



www.wikipower.ir

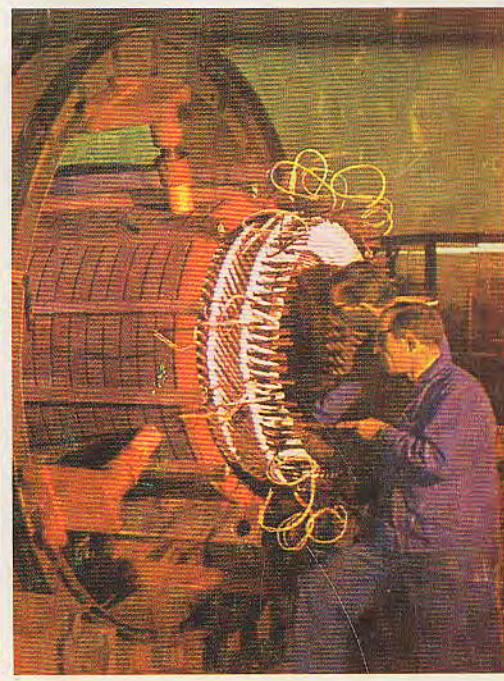
# مبانی ماشینهای الکتریکی

دانشگاه صنعتی امیرکبیر

جلد اول و دوم (DC + AC)

BASIC ELECTRICAL MACHINES

VOL. 1+2  
(DC)+(AC)



ترجمه:

دکتر محمد رضا حامدی

Pericles Franseschi

www.wikipower.ir

**www.wikipower.ir**

**www.wikipower.ir**

بِسْمِ الرَّحْمَنِ الرَّحِيمِ

# مبانی ماشینهای الکترونیکی

ماشینهای جریان مستقیم

ماشینهای جریان متناوب

تألیف Pericles Emanuel

ترجمه: دکتر مهرداد حامدی

استاد یارون اسلکده بر ق دانشگاه صنعتی امیرکبیر

آثارات جماد دانشگاهی

دانشگاه صنعتی امیرکبیر



عنوان : مبانی ماشینهای الکتریکی  
نویسنده : Pericles Emanuel  
مترجم : دکتر مهرداد عابدی  
ناشر : انتشارات جهاددانشگاهی دانشگاه صنعتی امیرکبیر  
چاپخانه :  
تیراز : ۳۰۰۰ نسخه  
تاریخ انتشار : بهار ۱۳۷۳ (پنجم)

## بسم الله الرحمن الرحيم

### پیشگفتار جهاد دانشگاهی

اکنون در دوران بازسازی مملکت اسلامیمان ایران، توجه به تقویت بنیه علمی دانشگاهها و دیگر نهادهای مقدس علمی یکی از وظایف همه آگاهان و دست اندکاران امور می‌باشد. از این‌رو جهاد دانشگاهی با علم و آگاهی نسبت به این مهم تمامی نیرو و توان خود را صرف تجهیز علمی و اقتصادی هرچه بیشتر دانشجویان و آینده‌سازان جامعه، نموده است. و در این راه از هیچ کوششی و تلاشی درین نخواهد ورزید.

در این راستا انتشارات جهاد دانشگاهی با این باور که داشتن استقلال اقتصادی و عقیدتی، مستلزم دارابودن قدرت بالای علمی و آشنایی با تکنولوژی مدرن، البته در کنار ایمان و اعتقاد به آرمانها، است. سعی می‌نماید با آماده‌سازی و انتشار متوجه متنوع و مختلفی علمی به هر دو زبان فارسی و لاتین که از سطح مطلوبی برخودار باشند، به وظیفه انسانی و اعتقادی خویش جامه عمل پوشاند. و امیدوار است که توانسته باشد کمکی

هرچند ناچیز به غلاقمندان و دلسوزان میهن اسلامی و پویندگان راه علم انعام دهد.  
با این باور و اعتقاد از همه عزیزان دانش پژوه جهت ارائه نظرات و پیشنهادات برای

هرچه بهتر شدن سطح امور انتشارات این جهاد، یاری می‌طلیم.

در انتها این کتاب را به روان پاک شهدای دانشگاهی بویژه شهدای دانشگاه صنعتی امیرکبیر تقدیم می‌نماییم. امید است کلیه داشتگاهیان استوار و ثابت قدم پوینده راه شهیدان در محیط مقدس دانشگاه باشند.

السلام على من اتبع الهدى

انتشارات جهاد دانشگاهی صنعتی امیرکبیر

بسم الله الرحمن الرحيم  
پیشگفتار مترجم

امروزه صفت برق در تمامی رشته‌های مهندسی سنتی سرگرفت ایفا می‌کند. و تمامی مهندسین ساید اطلاعات سی راجح به این صفت داشته باشد. در دنیا امروزی هر مهندسی با ا نوع موتورها، زیراتورها، ترانسفورماتورها سروکار دارد و ساید با اصول کار این دستگاهها آسانی سنتی داشته است. این کتاب ترجمه کتاب:

آفای P. Emanuel استاد دانشگاه City University New York، برتره سحربر درآمده **توسط کمیابی Printicehall** در سال ۱۹۸۵ میلادی به طبع رسیده است. ب سوچه ساینک درس مبانی برق حزء دروس اکثر رشته‌های مهندسی از قبیل ساخی، معدن، مکانیک، شیمی، صنایع میباشد و اینحاس چند ترمی مسئولیت تدریس آنرا داشته‌است، بر آن شدم کتاب فوق را در دو جلد ترجمه نمایم. حلقه اول مربوط به ماشین‌های حریان مستقیم (D.C) بوده که هم اکنون از نظر علاقمندان میگذرد و حلقه دوم مربوط به ماشین‌های حریان متناوب (A.C) میباشد که در آیدنیزدیک در اختیار دانشجویان فرازخواهد گرفت. یکی از ویژه‌گیهای این کتاب ساده‌گی نگارش آن است و آفای امانوئل بایان شیوه‌بطرز است. این‌ها مطالب را بصورت ساده بیان داشته‌اند. این کتاب حاوی مثال‌های متعددی است و در میتواند بصورت خودآموز از آن استفاده کند.

همچنین یکی دیگر از خصوصیات این کتاب آن است که مثال‌های خود را در دو سیستم احاد انگلیسی (English-System) و سیستم آحد بین‌المللی (SI-System) بیان داشته است. اینحاس امیدوارم توانسته باشم حداقل زحمات آقای امانوئل را بهدر نداده باشم و دانشجویان محترم نیز بتوانند از این کتاب سراحتی استفاده بینایند. در خاتمه از زحمات افراد و ارکانهای زیر کمال تشکر را دارم:

۱- گلیدانشجویان رشته‌های مختلف مهندسی در دانشگاه صنعتی امیر کبیر که حین تدریس درس مبانی مهندسی برق دائماً با پشتیبانی خود مرا در احجام این مهم تشویق مینمودند.

۲- جهاد دانشگاهی دانشگاه صنعتی امیر کبیر که دائماً "مشوق من در ترجمه این کتاب بوده‌اند".

۳- انتشارات حماد دانشگاهی دانشگاه صنعتی امیر کبیر که دائماً "این کتاب را بعد از ..."

# فصل اول

## آشنایی با مدارهای مغناطیسی

۳. صفحه

**INTRODUCTION TO MAGNETISM  
AND MAGNETIC CIRCUITS**

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## آشایی با مدارهای مغناطیس

### مقدمه:

امروزه دنیاگی که در آن زندگی میکیم، دنیاگی الکترونیک نامیده میشود. در جهان امروزی بشر بطرز عجیبی به الکتریسیته<sup>(۱)</sup> وابسته شده است و بدون آن زندگی بشر متمند تقریباً غیر ممکن است. اما باید خاطر نشان ساخت که پدیده حادوئی مغناطیس نیز نقش سیار عمدہ‌ای در زندگی بشر ایفا میکد. بدون پدیده مغناطیس لوازم الکتریکی متداول از قبیل رادیو، تلویزیون، یخچال، تهویه مطبوع، و موتورها قادر بکار نخواهند بود. بطور کلی میتوان گفت با آنکه بشر به الکتریسیته وابستگی شدید پیدا کرده است ولی بدون پدیده مغناطیس قادر باستفاده از الکتریسیته نخواهیم بود. بطور خلاصه میگوئیم که بدون پدیده مغناطیس زندگی بشر متمند غیر ممکن خواهد شد.

### ۱ - ۱ تشابه بین مغناطیس و الکتریسیته:

#### 1-1 SIMILARITIES BETWEEN MAGNETISM AND ELECTRICITY

دستگاههای<sup>(۲)</sup> که در این کتاب مورد مطالعه قرار میگیرند تحت عنوان لوازم الکترو مغناطیسی<sup>(۳)</sup> بررسی میشوند. بعبارت دیگر عملکرد این دستگاهها به خاصیت‌های الکتریکی و مغناطیسی آنها بستگی دارد. علاوه بر این باید خاطر نشان ساخت که عملکرد این دستگاهها به تاثیرات متقابل خواص الکتریکی و مغناطیسی آنها نیز بستگی خواهد داشت.

در این فصل لازم است مدارهای مغناطیسی<sup>(۴)</sup> نسبتاً "ساده‌ای را مطرح کنیم تا عملکرد دستگاههای الکترو مغناطیسی را بهتر درک نماییم. در این فصل درخواهیم یافت که مدارهای مغناطیسی بسیار شبیه مدارهای الکتریکی هستند.

##### 1-1-1 شار ( $\phi$ )

شار<sup>(۵)</sup> در یک مدار مغناطیسی مشابه حریان در یک مدار الکتریکی است. یک قانون کلی شرح زیر موجود است و در بیان مسائل تکیکی از آن استفاده میشود.

- 
- |                     |            |                    |
|---------------------|------------|--------------------|
| 1) Electricity      | 2) Devices | 3) Electromagnetic |
| 4) Magnetic-Circuit | 5) Flux    |                    |

$$( \text{effect} ) = \frac{\text{علت}}{\text{عكس العمل (مخالفت)}} = \frac{\text{cause}}{\text{opposition}}$$

طبق این قانون شار و حریان (۱) هر دو معلول هستند. شار را سویله خطوط فرسی و موهومی در مدار مغناطیسی نشان میدهند. مدارهای مغناطیسی از قسمتهای گوناگون تشکیل شده است و مواد مصرفی برای مدارهای مغناطیسی بگونهای است که خطوط شار (۲) بسهولت شکل میگیرند. این مواد را مواد فرومغناطیسی (۳) مینامند. مواد فرمغناطیسی در یک مدار مغناطیسی مشابه یک هادی (۴) خوب در یک مدار الکتریکی است. واحد شار در سیستم احاد انگلیسی، خط (۵) (یا ماسکول) (۶) میباشد و واحد آن در سیستم آحاد بین المللی وبر (۷) میباشد (wb). من بعد در این کتاب سیستم آحاد بین المللی را با علامت اختصاری SI و سیستم آحاد انگلیسی را با علامت اختصاری ENG نشان میدهیم. باید دانست که:

$$1 \text{ weber} = 10^8 \text{ lines (or } 10^8 \text{ maxwells)} \quad (1-1)$$

یکی از کمیت‌های مهم در مدارهای مغناطیسی، جگالی شار (B) میباشد. جگالی شار مقدار شار است که از سطحی بمساحت A که عمود بر شار میباشد عبور میکند. در سیستم ENG :

$$B = \frac{\phi \text{ lines}}{A \text{ in}^2} \quad (\text{or } \frac{\text{maxwells}}{\text{in}^2}) \quad (1-2a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$B = \frac{\phi \text{ Wh}}{A \text{ m}^2} \quad [\text{or tesla (T)}] \quad (1-2b)$$

- 
- |              |                  |                  |
|--------------|------------------|------------------|
| 1) Current   | 2) Lines of Flux | 3) Ferromagnetic |
| 4) Conductor | 5) Line          | 6) Maxwell       |
|              |                  | 7) Weber         |

**Example 1-1 (English)**

مثال ۱-۱ (سیستم ENG) : سطح مقطع یک هسته ۳ اینچ مربع میباشد، اگر چکالی شار ۸۰,۰۰۰ lines/in<sup>2</sup> باشد مطلوبست محاسبه شار در این هسته.

حل:

$$B = \frac{\phi}{A}$$

از رابطه (۲ - a) داریم :

$$\phi = BA = 80,000 \text{ lines/in}^2 \times 3 \text{ in}^2$$

در نتیجه :

$$= 240,000 \text{ lines (or maxwells)}$$

**Example 1-2 (SI)**

مثال ۱-۲ (سیستم SI) : سطح مقطع یک هسته ۴٪ متر مربع میباشد اگر چکالی شار (۱) ۱.۵ T (۲) باشد، شار در هسته را حساب کنید. تsla معادل ویر بر متر مربع میباشد.

حل:

$$B = \frac{\phi}{A}$$

از رابطه (۲ - b) داریم :

$$\phi = BA$$

در نتیجه :

$$= 1.5 \text{ T} \times 0.04 \text{ m}^2$$

$$= 0.06 \text{ Wb}$$

**۱-۱-۱ نیروی محرکه مغناطیسی:**

نیروی محرکه مغناطیسی (۳) که منبعد آنرا با MMF یا U نشان میدهیم مشابه نیروی محرکه الکتریکی (۴) (EMF) در مدارهای الکتریکی میباشد. همانطور که EMF باعث میگردد حریان در مدار الکتریکی برقرار شود، نیروی محرکه مغناطیسی (MMF) نیز باعث میشود که شار در مدارهای مغناطیسی بوجود آید، با توجه به قانون کلی ذکر شده در قبل EMF و MMF هردو "علت" محسب میشوند.

1) F] ux-Density 2) Tesla

3) Magnetic-Motive-Force 4) Electromotive-Force

در آینهای باید اختلاف بین مدارهای الکتریکی و مدارهای مغناطیسی توجه کرد.

الف: در مدارهای الکتریکی بدون وجود  $\text{EMF}$  ، حریان الکتریکی برقرار نمیشود.

ب: در مدارهای مغناطیسی بدون وجود  $\text{MMF}$  شار برقرار نمیشود.

مثال ساده مربوط به بند "ب" همان‌آن ریای دائمی (۱) (مغناطیس دائمی)

خواهد بود. آن ریای دائمی معمولاً "بشكل U" بوده و اکثر خوانندگان با آن آشنایی دارند.

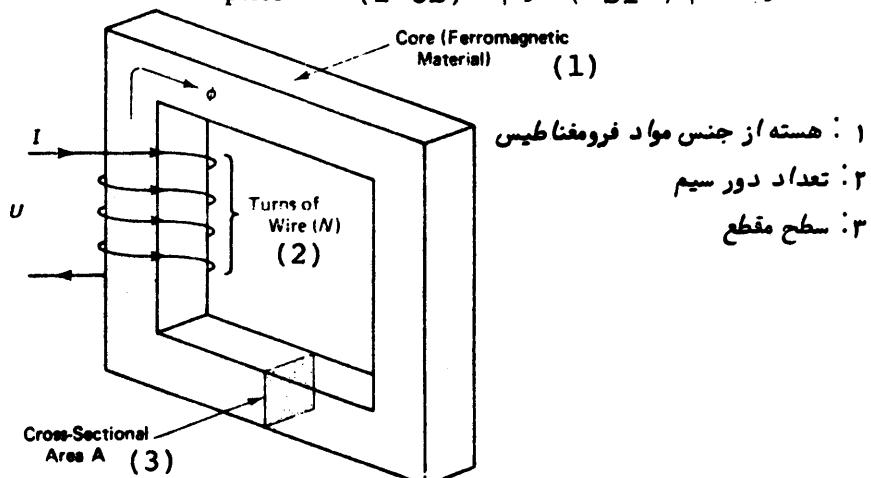
ساده‌ترین  $\text{EMF}$  در مبحث الکتریسیته همان باطری است. بر مدارهای مغناطیسی ساده‌ترین ( $U$ )  $\text{MMF}$  ، توسط سیمی (۲) که دور هسته فرو مغناطیسی پیچیده شده و توسط چریان مستقیم (۳) تغذیه میگردد بوجود می‌آید. (شکل ۱ - ۱

شکله کنید).

( $U$ ) از نظر عددی معادل حاصلضرب تعداد دورهای سیم ( $N$ ) و حریان سیم ( $I$ ) میباشد.

در سیستم (ENG) داریم:  $U = NI$       ampere-turns (۱-۳a)

در سیستم (SI) داریم:  $U = NI$       amperes (۱-۳b)



۱: هسته از جنس مواد فرومغناطیسی

۲: تعداد دور سیم

۳: سطح مقطع

شکل ۱ - ۱: نمونه ساده‌ای از طرز ایجاد نیروی محرکه مغناطیسی  $\text{MMF}$

- 1) Permanent-Magnet  
3) Direct - Current

- 2) Wire

در اینجا خاطر نشان می‌سازیم که  $\text{MMF}$  اعمال شده به مدار مغناطیسی در شکل (۱-۱) معادل مجموع افشهای  $\text{MMF}$  (۱) در کل حلقه (۲) می‌باشد. این قانون تغییر قانون ولتاژ کیرشوف (۳) است و در ادامه این فصل راجح به آن سیتر توصیح می‌شود. سرای پیدا کردن حجهت شارکافی است که دست راست خود را در حجهت شارکافی به دور هسته قرار دهیم، در این صورت حجهت شست دست راست، جهت شارکافی را نشان میدهیم.

(۱-۱) یکی دیگر از کمیت‌های مهم در مدارهای مغناطیسی، شدت میدان مغناطیسی

( $H$ ) است. از نظر عددی  $H$  اینچنین حساب می‌شود:

در سیستم (ENG) داریم:

$$H = \frac{NI}{l} \quad \text{ampere-turns/inch}$$

(1-4a)

$$H = \frac{B}{l} = \frac{F}{I \cdot L}$$

$$H = \frac{NI}{l} = \frac{\text{Amp}}{\text{Ampere-turns}} = \frac{\text{Amp}}{\text{Amp} \cdot \text{L}} = \frac{\text{Amp}}{\text{m}}$$

(1-4b)

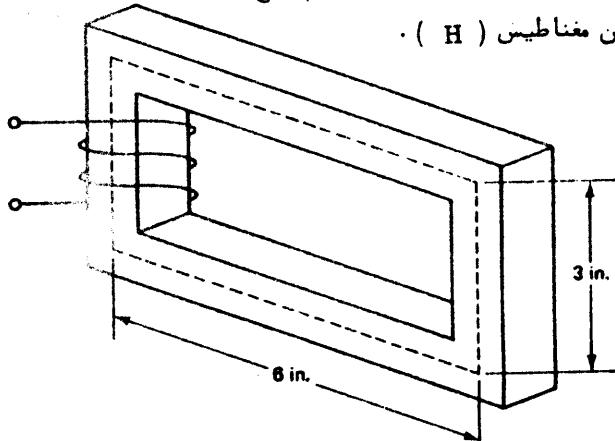
$$H = \frac{NI}{l} \quad \text{ampères/meter}$$

در روابط اخیر  $I$ ، طول متوسط مدار مغناطیسی می‌باشد.

### Example 1-3 (English)

مثال ۱-۳ (Sistem ENG):

یک هسته فرو مغناطیسی مطابق شکل (۱-۲) مفروض است و یک سیم پیچ ۱۰۰۰ دوری به دور آن پیچیده شده است. اگر حریان سیم پیچ ۲ امپر باشد، مطالعه می‌نماییم که شدت میدان مغناطیسی ( $H$ ) محاسبه  $\text{MMF}$  و شدت میدان مغناطیسی



شکل ۱-۲: هسته

مربوط به مثال (۱-۳)

1) MMF-Drops  
2) Loop  
Kirchhoff's Voltage Law

2) Loop  
Kirchhoff's Voltage Law

4) Magnetic-Field-Intensity

حل:

در اینجا فرض برآن است که سطح مقطع و جنس هسته در کل مسیر بکسان میباشد.  
از رابطه (۳-۱) داریم:

$$U = NI \\ = 1000(2) = 2000 \text{ A-turns}$$

$H$  را از رابطه (۴-۱) بدست میآوریم. ابتدا باید طول متوسط مسیر را حساب بکنیم ( $L$ ). طول متوسط مسیر با توجه به خط چین‌ها در شکل (۱-۲) بدست  $I = 3 \text{ in.} + 6 \text{ in.} + 3 \text{ in.} + 6 \text{ in.}$  می‌آید.

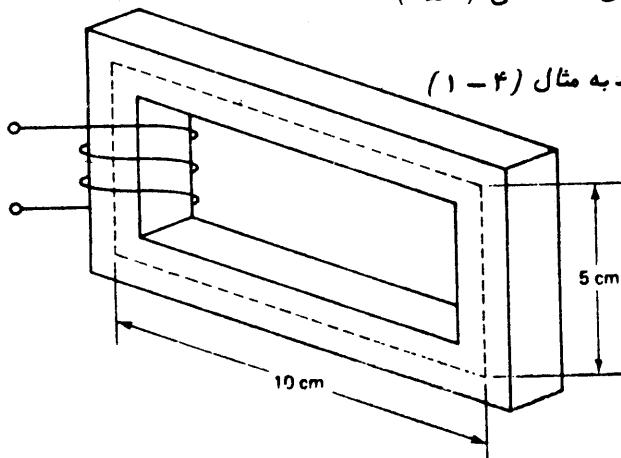
$$= 18 \text{ in.} \quad \text{لذا:}$$

$$H = \frac{NI}{L} \\ = 2000 \text{ A-turns}/18 \text{ in.} \\ = 111.11 \text{ A-turns/in.}$$

### Example ۱-۴ (SI)

مثال ۴-۱ (سیستم SI):

یک هسته فرو مغناطیسی مطابق شکل (۳-۱) مفروض است و یک سیم پیچ ۱۰۰۰ دوری به دور آن بیچیده شده است. اگر حریان سیم پیچ ۲ آمپر باشد، مطلوب است محاسبه MMF و شدت میدان مغناطیسی ( $H$ ) .



شکل ۳-۱: هسته مربوط به مثال (۳-۱)

حل:

در اینجا فرض برآن است که سطح مقطع و جنس هسته در کل مسیر بکسان میباشد.  
از رابطه (۳-۱) داریم:

$$U = NI$$

$$= 1000(2) = 2000 \text{ A}$$

$H$  را از رابطه (۱ - ۴) بدست می‌وریم ولی ایندا باید طول متوسط مسیر را حساب کنیم (۱ - ۲). طول متوسط مسیر را میتوان با توجه به خط چین‌ها در شکل (۱ - ۱) بدست آورد.

$$l = 5 \text{ cm} + 10 \text{ cm} + 5 \text{ cm} + 10 \text{ cm}$$

$$= 30 \text{ cm}$$

$$l = 30(0.01) = 0.3 \text{ m}$$

$$H = \frac{NI}{l} = \frac{2000 \text{ A}}{0.3 \text{ m}} = 6666.67 \text{ A/m} \quad \text{لذا:}$$

### 1-1-3 Reluctance ( $\mathcal{R}$ )

رلوکتانس (۱) (۹) در یک مدار مغناطیسی نظری مقاومت (۲) در یک مدار الکتریکی است. با توجه به قانون کلی ذکر شده در اوایل این فصل میتوان گفت که مقاومت (۳) ورلوکتانس هر دو عکس العمل (مخالفت) محسوب میشود. فرمول مقاومت یک سیم می‌شود:

$$R = \frac{\rho l}{A} \quad (1-5)$$

اگر بجای مقاومت ویژه (۴) (ρ) از هدایت ویژه (۵) (σ) استفاده شود داریم:

$$R = \frac{l}{\sigma A} \quad (1-6)$$

ار رابطه (۶ - ۱) در میان اینها که مقاومت یک سیم با طول سیم نسبت مسقیم داشته ولی با هدایت ویژه و سطح مقطع مقطع نسبت معکوس دارد.

در مدار مغناطیسی، رلوکتانس اینچنین تعریف میشود:

$$\mathcal{R} = \frac{l}{\mu A} \quad (1-7)$$

در رابطه (۷ - ۱) طول متوسط مدار مغناطیسی یا هسته مورد نظر میباشد. همچنین در این رابطه  $A$  سطح مقطع موثر مدار مغناطیسی بوده و در این فصل

1) Reluctance

2) Resistance

3) Copper Wire

4) Resistivity

5) Conductivity

فرض آن است که سطح مقطع در کل مسیر مدارهای مغناطیسی یکواخت می‌باشد. در رابطه (۱-۱)،  $\mu$  نفوذ پذیری مغناطیسی (پرمایلیت) (۱) مدار مغناطیسی مورد نظر نامیده شود. پر مایلیت یک ماده بیانگر شدت و ضعف آن ماده در رابطه با بوده آمدن در آن خواهد بود. عبارت دیگر تحت MMF مفروضی اگر پرمایلیت ماده بزرگ باشد، در این صورت شار بیشتری در آن ماده بوجود خواهد آمد و بالعکس اگر پرمایلیت ماده کوچک باشد در این صورت شار کمتری در آن ماده بوجود می‌آید. پرمایلیت هوا نشان میدهد.

نمایم (ENG) داریم:

$$\mu_0 = 3.19 \times 10^{-3} \frac{\text{kilolines/in}^2}{\text{A-turns/in.}} \quad (1-8a)$$

نمایم (SI) داریم:

$$\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7} \frac{\text{T}}{\text{A/m}} \quad (1-8b)$$

با آنکه پرمایلیت هوا عددی ثابت است ولی پرمایلیت مواد فرومغناطیسی عدد ثابتی نخواهد بود.

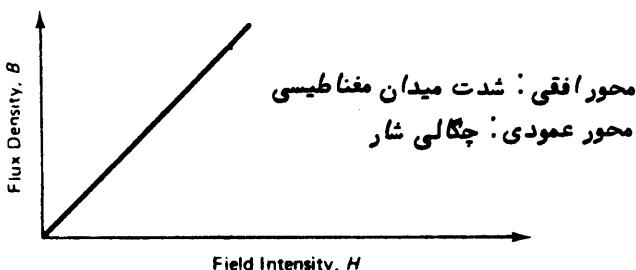
برمایلیت باعث پیوند چگالی شار مغناطیسی و شدت میدان مغناطیسی نیز میگردد. این رابطه زیر بیان می‌کند.

$$B = \mu H \quad (1-9)$$

اگر  $\mu$  عدد ثابتی باشد (هوا یا مواد غیر فرومغناطیسی (۲)، رابطه (۹-۱) را بق ترسیمی نشان داد (شکل ۴-۱). شب (۳) خط نشان داده شده در شکل پرمایلیت ماده غیر فرومغناطیسی را نشان میدهد.

$$\text{slope} = \mu = \frac{\Delta B}{\Delta H} = \frac{B}{H}$$

تووجه که در شکل (۴-۱) با افزایش  $H$ ،  $B$  نیز زیاد می‌شود و لذا این دو کمیت با رابطه خطی دارند. در اینجا یاد آور می‌شویم که اگر در مواد غیر فرومغناطیسی باشند  $B$  را میتوان از رابطه (۹-۱) بدست آورد (و بالعکس).



شکل ۴ - ۱: تغییرات  $B$  بر حسب  $H$  برای مواد غیر فرومغناطیسی (هوا، هوت، پلاستیک و ...)

**Example 1-5 (English)**

**مثال ۵ - ۱ (ENG)**

در محفظه‌ای پر از هوا شدت میدان مغناطیسی ( $H$ ) برابر ۳۰ A-turns/in. میباشد مطلوبست محاسبه  $B$  (چگالی شار) در این محفظه.

حل:

از رابطه (۹ - ۱) استفاده میکنیم و میدانیم برای هوا  $\mu = \mu_0$  است (رابطه

a - ۱ - ۸). لذا:

$$\begin{aligned} B &= \mu_0 H \\ &= 3.19 \times 10^{-3} \frac{\text{kilolines/in}^2}{\text{A-turns/in.}} (30 \text{ A-turns/in.}) \\ &= 95.7 \text{ lines/in}^2 \end{aligned}$$

**Example 1-6 (SI)**

**مثال ۶ - ۱ (SI)**

در محفظه‌ای پر از هوا، شدت میدان مغناطیسی ( $H$ ) برابر ۹۰۰ A/m میباشد، مطلوبست محاسبه  $B$  (چگالی شار) در این محفظه.

حل:

از رابطه (۹ - ۱) استفاده میکنیم و میدانیم برای هوا  $\mu = \mu_0$  است (رابطه

b - ۱ - ۸). لذا:

$$\begin{aligned} B &= \mu_0 H \\ &= 4\pi \times 10^{-7} \frac{\text{T}}{\text{A/m}} (900 \text{ A/m}) \\ &= 0.113 \times 10^{-2} \text{ T} \end{aligned}$$

**Example 1-7 (English)**

مثال ۲ - ۱ (سیستم ENG) : در محفظه‌ای پرازهوابه سطح مقطع ۴ اینچ مربع، شار معادل 200 000 lines میباشد، مطلوبست محاسبه  $H$  در این محفظه.

حل :

ابتدا از رابطه (۱-۲a) استفاده کرده و  $B$  را بدست می‌وریم:

$$B = \frac{\phi}{A}$$

$$= 200,000 \text{ lines}/4 \text{ in}^2$$

$$= 50,000 \text{ lines/in}^2 = 50 \text{ kilolines/in}^2$$

$$B = \mu_0 H$$

حال بسهولت میتوان گفت:

$$H = \frac{B}{\mu_0}$$

$$= \frac{50 \text{ kilolines/in}^2}{3.19 \times 10^{-3} \frac{\text{kilolines/in}^2}{\text{A-turns/in}}} = 15,670 \text{ A-turns/in.}$$

**Example 1-8 (SI)**

مثال ۱ - ۸ (سیستم SI) : در محفظه‌ای پراز هوا به سطح مقطع ۰/۱ متر مربع شار معادل 0.002 Wb میباشد مطلوبست محاسبه  $H$  در این محفظه.

$$\rho_{air} = \frac{1.27 \times 10^{-6}}{4\pi \times 10^{-7}}$$

حل :

ابتدا از رابطه (۱-۲b) استفاده کرده و  $B$  را حساب میکیم:

$$B = \frac{\phi}{A}$$

$$B = \frac{0.002 \text{ Wb}}{0.1 \text{ m}^2} = 0.02 \text{ Wb/m}^2 = 0.02 \text{ T}$$

$$B = \mu_0 H$$

$$H = \frac{B}{\mu_0}$$

$$= \frac{0.02 \text{ T}}{4\pi \times 10^{-7} \frac{\text{T}}{\text{A/m}}}$$

$$= 15.9 \times 10^3 \text{ A/m} = 15,900 \text{ A/m}$$

حال بسهولت میتوان گفت:

۲ - ۱ رابطه غیر خطی بین  $B$  و  $H$  در مواد فرومغناطیسی :

### **1.2 NONLINEAR EFFECTS OF FERROMAGNETIC MATERIALS**

هرگاه با مدارهای مغناطیسی شامل مواد غیر فرومغناطیسی سروکار داشتیم حل این مسائل با توجه به مثالهای قبلی بسیار ساده میباشد. اما هرگاه با مدارهای مغناطیسی شامل مواد فرومغناطیسی برخوردمودیم، در این صورت وضعیت قدری پیچیده‌تر میشود، زیرا پرماینده مواد فرو مغناطیسی عدد ثابتی نمیباشد. باید توجه داشت که در مواد فرو مغناطیسی اگر  $B$  افزایش یابد، تحت شرایطی خاص پرماینده کاهش پیدا میکند، علت این امر وجود پدیده اشباع (۱) میباشد. اگر به یک هسته فرومغناطیسی،  $MMF$  اعمال کنیم در این صورت شار در هسته (۲) بوجود می‌آید. هرچه  $MMF$  را بیشتر کنیم، شار نیز بیشتر میشود، اما بالاخره به نقطه‌ای خواهیم رسید که با افزایش  $MMF$  ( یا  $H$  ) شار و بالنتیجه  $B$  آن افزایش چشمگیر اویله را نخواهد داشت. در این صورت میگوئیم که هسته اشباع شده است.

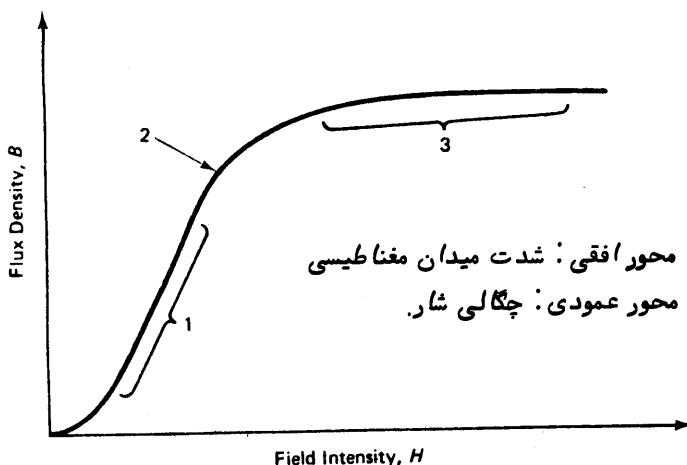
پدیده اشباع را میتوان با یک مثال ملموس بهتر توضیح داد. فرض کنید در ایستگاهی یک اتوبوس خالی وجود دارد. در ابتدا مسافران بسهولت وارد اتوبوس شده و هر مسافر یک حای خالی برای خود دست و پا میکند. هنگامی که اتوبوس پر از مسافر گردید سوار شدن مسافران بعدی خالی از اشکال نخواهد بود، در اینصورت اتوبوس نیز اشباع گردیده است (درست مثل هسته فرو مغناطیسی) البته اگر مسافران قدری بهم فشار بیاورند و بصورت فشرده درون اتوبوس قرار گیرند، همواره برای یک یا دو مسافر دیگر جای خالی باز نخواهد شد (درست مثل هسته فرو مغناطیسی) یعنی اگر هسته فرو مغناطیسی، بحال اشباع برود و باز  $H$  را زیاد کنیم، شار یا چگالی شار بمیزان ناچیزی افزایش خواهد یافت. شکل (۵-۱) منحنی تغییرات  $B$  بر حسب  $H$  را برای هسته‌های فرو مغناطیسی متداول نشان میدهد. به این منحنی‌ها، منحنیهای  $B-H$  یا منحنیهای مغناطیس شوندگی (۳) اطلاق میگردد. واضح است که منحنیهای  $B-H$  برای مواد فرو مغناطیسی مختلف پکسان نخواهد بود.

با توجه بشکل (۵-۱) در میباییم که منحنی  $B-H$  از سه ناحیه متمایز تشکیل شده است.

1) Saturation

2) Core

3) Magnetizing-Curve



شکل ۵ - ۱ : محنخی مغناطیس شوندگی یک ماده فرو مغناطیسی  
الف: ناحیه شماره ۱ :

در این ناحیه با افزایش  $H$  ، افزایش متناسبی از  $B$  خواهیم داشت .

ب: ناحیه شماره ۲ :

با افزایش بیشتر  $H$  از ناحیه شماره ۱ وارد ناحیه شماره ۲ میشویم و معمولاً "این ناحیه به پاشه منحنی  $(1)-(2)-H-B$ " معروف است . در این ناحیه اشباع شدن هسته شروع میشود .

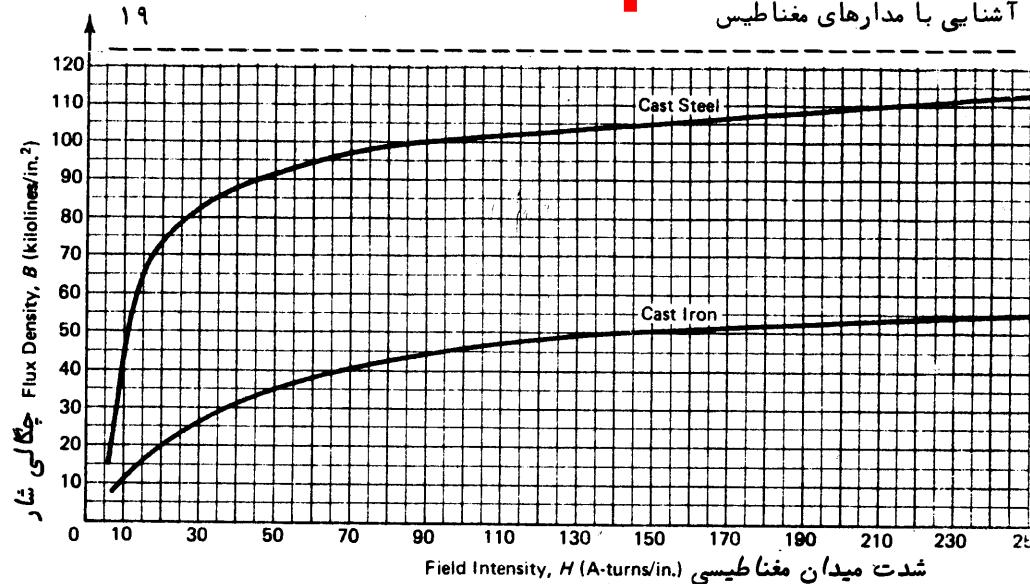
ج: ناحیه شماره ۳ :

در این ناحیه هسته کاملاً "اشباع شده است" . توجه نمائید که با افزایش  $H$  ،  $B$  بعیزان ناچیزی زیاد میشود .

شکل‌های (۱-۶) و (۲-۱) منحنیهای  $H-B$  را برای چدن (۲) و فولاد ریخته‌گری (۳) نشان میدهد .

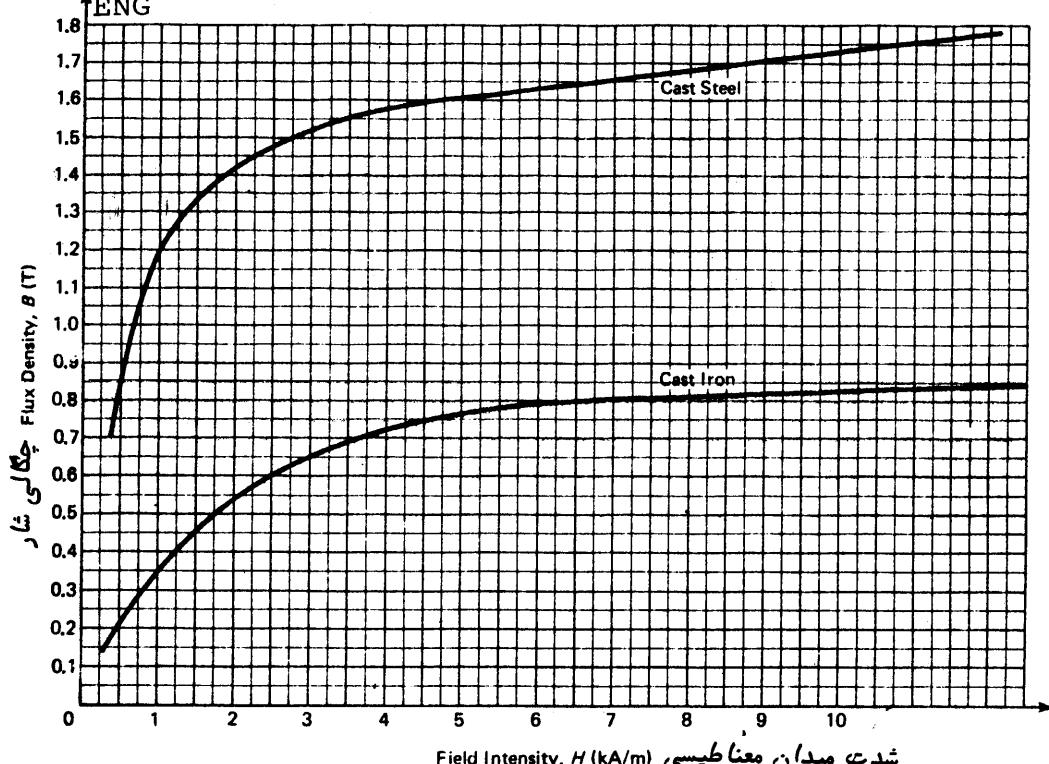
شکل (۶-۱) برای سیستم ( ENG ) رسم شده و شکل (۲-۱) برای سیستم ( SI ) ترسیم گردیده است .

1) Knee      2) Cast-Iron      3) Cast-Steel



شدت میدان مغناطیسی

شکل ۶ - ۱: منحنی مغناطیسی شوندگی برای فولاد ریخته‌گری و چدن در سیستم ENG



شدت میدان مغناطیسی

شکل ۲ - ۱: منحنی مغناطیسی شوندگی برای فولاد ریخته‌گری و چدن در سیستم SI

**Example 1-9 (English)**

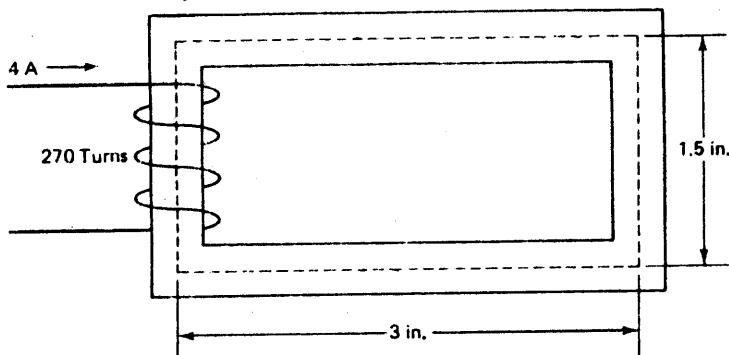
مثال ۹ - ۱ (سیستم ENG) : هسته‌ای مطابق شکل (۸ - ۸) مفروض است، حنس هسته از چدن بوده و سطح مقطع آن در کل مسیر یکواخت است. مطلوبست محاسبه چگالی شار (B) در این هسته :

$$l = 3 \text{ in.} + 1.5 \text{ in.} + 3 \text{ in.} + 1.5 \text{ in.} \\ = 9 \text{ in.}$$

حل :

$$H = \frac{NI}{l} \quad \text{از رابطه (۱ - ۴a) داریم :}$$

$$= \frac{270(4)}{9} = 120 \text{ A-turns/in.}$$



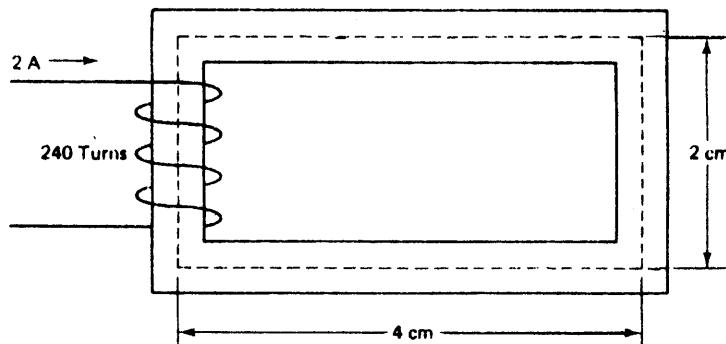
شکل ۸ - ۱ هسته مربوط به مثال ۹ - ۱

از منجتی B-H در شکل (۶ - ۱) استفاده می‌کیم. در اینجا H معلوم بوده و B را از روی منحنی می‌خوانیم (منحنی B-H برای چدن). در اینحال می‌بینیم که معادله  $249 \text{ Kilolines/in}^2$  خواهد بود. در اینجا متذکر می‌شویم که دیگر نمی‌توان از رابطه (۹ - ۱) استفاده کرد.

**Example 1-10 (SI)**

مثال ۱۰ - ۱ (سیستم SI) :

هسته‌ای مطابق شکل (۹ - ۱) مفروض است. جنس هسته از چدن بوده و سطح مقطع آن در کل مسیر یکواخت است. مطلوبست محاسبه چگالی شار (B) در این هسته.



شکل ۹ - ۱: هسته مربوط به مثال ۱ - ۱۰

$$\begin{aligned} l &= 4 \text{ cm} + 2 \text{ cm} + 4 \text{ cm} + 2 \text{ cm} \\ &= 12 \text{ cm} \\ &= 12(0.01) = 0.12 \text{ m} \end{aligned}$$

از رابطه (۴ - ۱) داریم:

$$H = \frac{NI}{l}$$

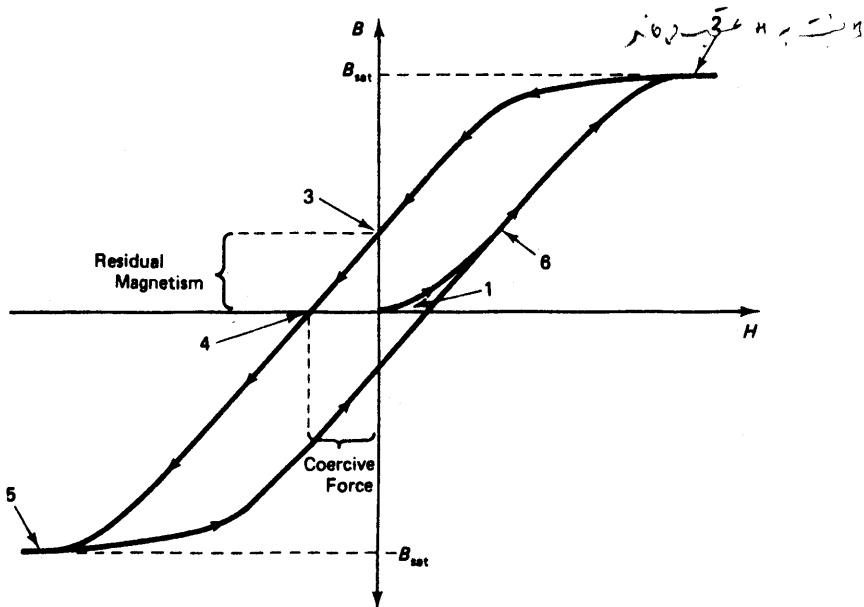
$$\begin{aligned} H &= \frac{240(2)}{0.12} \\ &= 4000 \text{ A/m} = 4 \text{ kA/m} \end{aligned}$$

حال از منحنی  $B-H$  در شکل (۷ - ۱) استفاده کرده و با دانستن  $H$ ،  $B$  را میخوانیم ملاحظه میکنیم  $B$  معادل  $4/21$  تスلا خواهد بود. توجه کنید که در اینجا دیگر رابطه (۹ - ۱) کارساز نخواهد بود.

### ۱ - ۲ - ۱ هیستریزیس:

یکی دیگر از پدیده‌های بسیار مهم و حالب که در مواد فرو مغناطیسی مشاهده میشود همان پدیده هیستریزیس است برای بیان این پدیده بهتر است از منحنی  $B-H$  مطابق شکل (۱۰ - ۱) کمک گرفت. فرض میکنیم به دور هسته فرو مغناطیسی سیم

پیچی بسته شده باشد و از آن جریان عبور کند. با افزایش MMF (افزايش  $H$ ) مقدار شار و  $B$  نیز افزایش میابد تا اینکه هسته اشباع شود (نقطه ۱ تا ۲ در شکل ۱۰-۱). حال اگر جریان سیم پیچ را کاهش دهیم و آنرا به صفر برسانیم در اینصورت  $MMF$  و  $H$  صفر میشوند ولی  $B$  صفر نخواهد شد (نقطه ۲ تا ۳ در شکل ۱۰-۱).



شکل ۱۰ - ۱ : منحنی مغناطیس شوندگی و حلقه هیسترزیس  
بعارت ساده‌تر هسته خاصیت مغناطیسی خود را حفظ میکند. این خاصیت مغناطیسی پدیدار شده در هسته را پسماند مغناطیسی (۱) مینامند.

حال اگر جهت جریان را عوض کیم و بتدریج آنرا افزایش دهیم (در حالت منفی) در اینصورت  $B$  صفر خواهد شد. شدت میدان مغناطیسی منفی ( $H$  منفی)، مورد نیاز جهت صفر نمودن  $B$  را نیروی Coercive یا نیروی خنثی کننده نامند. (نقطه ۴ در شکل ۱۰ - ۱). اگر جریان بیشتر منفی گردد، دوباره هسته اشباع خواهد شد. در اینصورت پلاریته  $B$  مخالف پلاریته اولیه خواهد بود (نقطه ۵ در شکل ۱۰ - ۱) حال اگر دوباره جریان را بسمت صفر بیاوریم و آنرا محدوداً "مثبت نمائیم منحنی

1) Residual-Magnetism

2) Coercive-Force

در نقطه  $U$  به منحنی اولیه ملحق خواهد شد . حلقه بسته حاصله از وصل نقاط  $2, 3, 4, 5$  را حلقه هیسترزیس (۱) مینامند و این پدیده را که هرگاه  $B$  صفر گردد ،

$\nabla$  صفر نخواهد شد را نیز پدیده هیسترزیس مینامند .

باید توجه داشت که :

الف : حلقه هیسترزیس نسبت به مرکز مختصات منحنی  $B-H$  متقارن است .

بعارت ساده‌تر اگر  $B_1$  مربوط به  $H_1$  باشد در اینصورت  $B_1 - H_1$  مربوط به خواهد بود .

ب : برای شدت میدان مغناطیسی ( $H$ ) مفروضی دو مقدار  $B$  از روی منحنی بدست خواهد آمد و این مورد بستگی به آن دارد که آیا در مرحله افزایش  $H$  هستیم و یا در مرحله کاهش آن :

ج : هرگاه یک ماده فرو مغناطیسی خاصیت مغناطیسی پیدا نمود تنها راه غیر مغناطیسی (۲) کردن آن ماده قراردادن آن ماده درون یک سیکل مغناطیسی شوندگی (۳) است . بعارت ساده‌تر اگر بخواهیم  $B$  و  $H$  هر دو صفر شوند ماده فرو مغناطیسی باید درون یک سیکل مغناطیسی شوندگی قرار گیرد .

د : حداقل چگالی شار (  $B_{max}$  ) ( چگالی شار ماکزیم ) در یک ماده فرو مغناطیسی تابعی از درجه حرارت میباشد . با افزایش درجه حرارت ، حداقل چگالی شار ( چگالی شار مربوط به ناحیه اشاع ) کاهش میباید . باید توجه کرد که در زیر درجه حرارت معینی ( موسوم به نقطه کوری ) (۴) ماده خاصیت فرو مغناطیسی خود را از دست میدهد .

ه : مواد مختلف دارای چگالی شارهای گوناگون در ناحیه اشاع خواهند بود . از این اختلاف چگالی شارها استفاده کرده و اندازه هسته را در دستگاههای الکترو مغناطیسی طراحی میکنند . مثالهای زیر این موضوع را بیشتر روشن میکنند .

مثال ۱۱ - ۱ ( سیستم ENG ) :  
میخواهیم در یک هسته مفروضی ، ماکزیم شاری (  $\phi_{max}$  ) معادل بود  $350,000$  lines

- 1) Hysteresis-Loop      2) Demagnetizing
- 3) Magnetization-Cycle      4) Curie-Point

هسته. اگر:

الف: جنس هسته از چدن با حد اکثر چگالی شار  $50 \text{ kilolines/in}^2$  باشد.

ب: جنس هسته فولاد ریخته‌گری با حد اکثر چگالی شار  $100 \text{ kilolines/in}^2$

باشد.

حل:

الف: از رابطه (۲a - ۱) داریم:

$$B_{\max} = \frac{\phi_{\max}}{A_{\min}}$$

$$A_{\min} = \frac{\phi_{\max}}{B_{\max}}$$

$$A_{\min} = \frac{350 \text{ kilolines}}{50 \text{ kilolines/in}^2} = 7 \text{ in}^2$$

لذا:

$$\begin{aligned} A_{\min} &= \frac{\phi_{\max}}{B_{\max}} \\ &= \frac{350 \text{ kilolines}}{100 \text{ kilolines/in}^2} \\ &= 3.5 \text{ in}^2 \end{aligned}$$

ب:

**مثال ۱۲ - ۱ (سیستم SI):**

میخواهیم در یک هسته مفروض ماقریم شاری ( $\phi_{\max}$ ) معادل  $0.035 \text{ Wb}$  و بر بوجود آوریم. مطلوب است محاسبه سطح مقطع مینیم برای این هسته. اگر:

الف: جنس هسته از چدن با حد اکثر چگالی شار  $0.8 \text{ T}$  تسلماً باشد.

(ب): جنس هسته فولاد ریخته‌گری با حد اکثر چگالی شار  $1.6 \text{ T}$  تسلماً باشد.

حل:

$$B_{\max} = \frac{\phi_{\max}}{A_{\min}} \quad \text{(الف): از رابطه (۲b - ۱) داریم:}$$

$$A_{\min} = \frac{\phi_{\max}}{B_{\max}} = \frac{3.5 \times 10^{-3} \text{ Wb}}{0.8 \text{ T}} = 4.375 \times 10^{-3} \text{ m}^2 \quad \text{(لذا:}$$

$$A_{\min} = \frac{\phi_{\max}}{B_{\max}} = \frac{3.5 \times 10^{-3} \text{ Wb}}{1.6 \text{ T}} = 2.1875 \times 10^{-3} \text{ m}^2 \quad \therefore \text{(ب)}$$

### 1-3 MAGNETIC CIRCUITS

#### ۱-۳ مدارهای مغناطیسی :

در این بخش چند مثال ساده از مدارهای مغناطیسی سری و موازی را ذکر میکنیم و بیشتر مفاهیم اینگونه مدارها را با مثالهای عددی بیان میداریم . معمولاً "مسائل مدارهای مغناطیسی را به دو طریق مطرح میسازند .

#### الف : طریق اول :

"یک مدار مغناطیسی موجود است . اگر بخواهیم در آن شار مفروضی بود آید ،  $MMF$  مورد نیاز را بدست می آوریم .

اینگونه مسائل مشابه مدارهای الکتریکی سری هستند که میخواهیم حریان مفروضی از این مدارها بگذرد و مجهول مساله همان نیروی محرکه الکتریکی یا  $EMF$  خواهد بود . همانطور که میدانیم حل اینگونه مدارهای الکتریکی بسیار ساده است ، یعنی تمامی افتہای  $RI$  را در کل مسیر حساب نموده و با یکدیگر حجم میکیم تا  $(EMF)$  مورد نظر بدست آید . در مدارهای مغناطیسی باید عملیات زیر را انجام داد .

۱ - با دانستن شار  $(\phi)$  و سطح مقطع باید  $B$  را حساب کرد .

۲ - با معلوم شدن  $B$  و دانستن چنس هسته از روی منحنیهای  $H$ - $B$  ،  $B-H$  را حساب میکنیم .

۳ - حال افتہای  $HL$  ( یا همان افتہای  $MMF$  <sup>(۱)</sup> ) را در دور حلقه حساب کرده و مجموع افتہای  $HL$  همان  $MMF$  مورد نیاز ( کل ) خواهد بود .

#### ب : طریق دوم :

"یک مدار مغناطیسی موجود است ، اگر  $MMF$  اعمال شده معلوم باشد ، شار در مدار مغناطیسی را بدست می آورید .

این گونه مسائل قدری پیچیده است و ما در این کتاب از طرح اینگونه مسائل خودداری میکیم ، زیرا هدف این کتاب ساده نگری نسبت به مسائل مدارهای مغناطیسی است .

۱) MMF - Drops

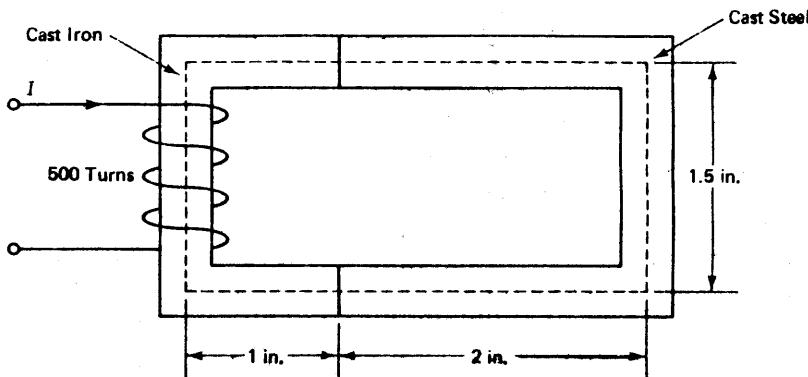
**Example 1-13 (English)**

مثال ۱۳ - ۱. (سیستم ENG :

هسته‌ای مطابق شکل (۱ - ۱۱) مفروض است سطح مقطع در کل هسته یکواخت بوده و معادل  $1/25$  اینچ مربع است. اگر بخواهیم شار در هسته باشد، مطلوبست:

(الف) : MMF مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ بوده آید.

(ب) : حریان در سیم پیچ.



شکل ۱۱ - ۱: هسته مربوط به مثال ۱۳ - ۱

: حل

برای حل این مساله خدولی مطابق حدول (۱ - ۱) تشکیل میدهیم. هسته مورد نظر در این مساله از دو قسمت تشکیل شده است. قسمت اول از جنس چدن بوده و قسمت دیگر از جنس فولاد ریخته‌گری است.

جدول ۱ - ۱

Part	$\phi$	A	B	H	I	$HI$
Cast iron	50 k	1.25	40 k	68	3.5	238
Cast steel	50 k	1.25	40 k	10	5.5	55
Total MMF						293

حال بینیم که اعداد این حدول چگونه پر شده است. برای هر دو قسمت هسته داریم:

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{50 \text{ k}}{1.25} = 40 \text{ kilolines/in}^2$$

با توجه به شکل (۶ - ۱) میتوان H را برای این دو قسمت بیدا کرد .  
برای چدن داریم :

$$\begin{aligned}l &= 1 \text{ in.} + 1.5 \text{ in.} + 1 \text{ in.} \\&= 3.5 \text{ in.}\end{aligned}$$

برای فولاد ریخته‌گری داریم :

$$\begin{aligned}l &= 2 \text{ in.} + 1.5 \text{ in.} + 2 \text{ in.} \\&= 5.5 \text{ in.}\end{aligned}$$

حال میتوان HL را برای هر دو قسمت بدست آورد .

(الف) : کل Mmf مورد نیاز مجموع افتهای HL است .

$$\text{total MMF} = 238 + 55 = 293 \text{ A-turns}$$

$$\text{Total MMF} = NI$$

ب :

$$293 = 500I$$

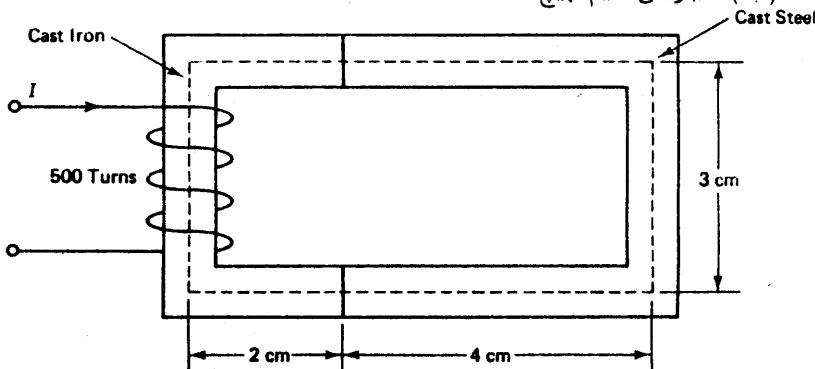
$$I = \frac{293}{500} = 0.586 \text{ A}$$

**مثال ۱۴ - ۱ (SI) :**

هسته‌ای مطابق شکل (۱۲ - ۱) مفروض است . سطح مقطع در کل هسته یکنواخت بوده و معادل  $9/0000$  متر مربع میباشد . اگر بخواهیم شار در هسته  $25/000$  وبر میباشد ، مطلوبست :

(الف) : Mmf مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ تولید شود .

(ب) : جریان سیم پیچ .



شکل ۱۲ - ۱ : هسته مربوط به مثال ۱۴ - ۱

حل :

برای حل این مساله جدولی مطابق حدول (۲ - ۱) تشکیل میدهیم . هسته مورد نظر در این مساله از دو قسمت تشکیل شده است ، قسمت اول از جنس چدن بوده و قسمت دیگر از جنس فولاد ریخته‌گری است .

Table 1-2

جدول ۲ - ۱

Part	$\phi$	A	B	H	I	HI
Cast iron	$0.75 \times 10^{-3}$	$9 \times 10^{-4}$	0.83	9.4 k	0.07	658
Cast steel	$0.75 \times 10^{-3}$	$9 \times 10^{-4}$	0.83	0.5 k	0.11	55
Total MMF						713

حال بینیم که اعداد این حدول چگونه پر شده است . برای هر دو قسمت هسته داریم :

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{0.75 \times 10^{-3}}{9 \times 10^{-4}} = 0.83 \text{ T}$$

از شکل (۲ - ۱) میتوان استفاده کرد و H را در هر دو قسمت حساب کرد .

برای چدن داریم :

$$l = 2 \text{ cm} + 3 \text{ cm} + 2 \text{ cm}$$

$$= 7 \text{ cm} = 0.07 \text{ m}$$

$$HL = 0.17 \times 9.4 \times 1000 = 758$$

$$l = 4 \text{ cm} + 3 \text{ cm} + 4 \text{ cm}$$

$$= 11 \text{ cm} = 0.11 \text{ m}$$

$$\text{برای فولاد ریخته‌گری داریم :}$$

$$HL = 0.11 \times 0.5 \times 1000 = 550$$

حال میتوان HL را برای هر دو قسمت بدست آورد .

(الف) : کل MMF مورد نیاز با مجموع افتہای HL برابر است .

$$\text{total MMF} = 658 + 55 = 713 \text{ A}$$

$$\text{Total MMF} = NI$$

:(ب)

$$713 = 500I$$

$$I = \frac{713}{500} = 1.43 \text{ A}$$

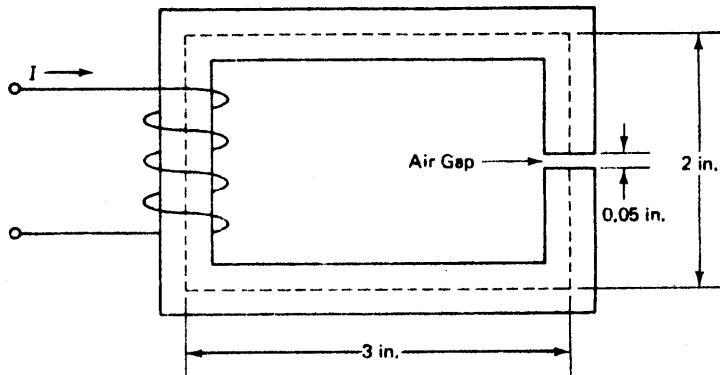
**Example 1-15 (English)**

مثال ۱۵ - ۱ (Sistem ENG)

هسته‌ای مطابق شکل (۱ - ۱۳) مفروض بوده و از جنس چدن ساخته شده است .

اگر بخوبیم شار در این مدار 150-kilolines باشد ، مطلوبست محاسبه MMF

مورد نیاز فرض بر آن است که سطح مقطع در کل هسته و نیز در فاصله هوایی (۱) یکسان بوده و معادل ۱۳ اینچ مربع میباشد.



شکل ۱۳ - ۱ : هسته مربوط به مثال ۱۵ - ۱

حل:

این مدار مغناطیسی نیاز دو قسمت تشكیل شده است . یک قسمت از حنس جدن بوده و قسمت دیگر همان فاصله هوایی است . برای حل این مساله نیز حدولی مطابق حدول (۱ - ۲) تشكیل میدهیم

جدول ۱ - ۲

Table 1-3

Part	$\phi$	A	B	H	I	HI
Cast iron	150k	3	50k	130	10	1300
Air gap	150k	3	50k	$15.67 \times 10^3$	0.05	783.5
Total MMF						2083.5

حال بینیم اعداد این جدول چگونه بدست آمداند . برای B داریم :

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{150k}{3} = 50k$$

برای H هوا اینچین حساب میشود :

$$B = \mu_0 H$$

$$H = \frac{B}{\mu_0} = \frac{50 \text{ kilolines/in}^2}{3.19 \times 10^{-3} \frac{\text{kilolines/in}^2}{\text{A-turns/in}}} = 15.67 \times 10^3 \text{ A-turns/in.}$$

1) Air-gap

برای آن قسمتی که از حنس چدن است (غیر از فاصله هوایی) داریم :

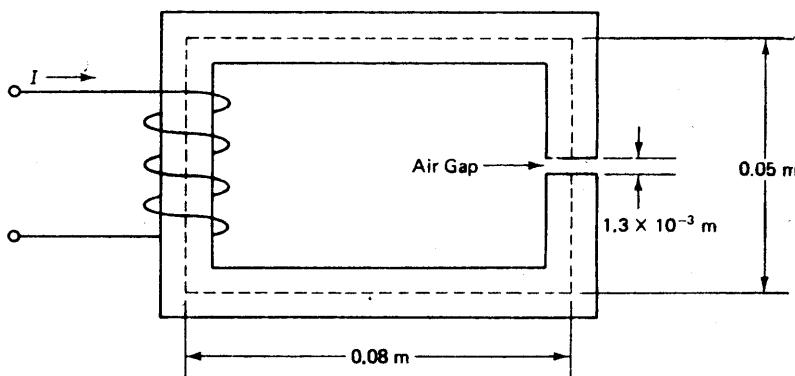
$$l = 3 \text{ in.} + 2 \text{ in.} + 3 \text{ in.} + 2 \text{ in.} = 10 \text{ in.}$$

از شکل (۶ - ۱) استفاده کرده و  $H$  را برای چدن بدست می‌وریم (۱۳۰ A-turns/in.) کل MMF مورد نیاز مجموع افتهای  $H L$  است. لذا:

$$\text{total MMF} = 1300 + 783.5 = 2083.5 \text{ A-turns}$$

### مثال ۱۶ - ۱ (سیستم SI)

هسته‌ای مطابق شکل (۱۴ - ۱) مفروض بوده و از حنس چدن ساخته شده است. اگر بخواهیم شار در این مدار  $15 \text{ A}$  باشد، مطلوبست محاسبه MMF مورد نیاز. فرض برآن است که سطح مقطع در کل هسته و نیز در فاصله هوایی یکسان بوده و معادل  $0.002 \text{ m}^2$  باشد.



شکل ۱۶ - ۱: هسته مربوط به مثال ۱۶ - ۱

: حل

این مدار مغناطیسی از دو قسمت تشکیل شده است یک قسمت از حنس چدن بوده و قسمت دیگر همان فاصله هوایی است. برای حل این مساله جدولی مطابق جدول (۶ - ۱) تشکیل میدهیم:

Table ۱-۴

جدول ۱ - ۴

Part	$\phi$	A	B	H	I	HI
Cast iron	$15 \times 10^{-4}$	$20 \times 10^{-4}$	0.75	$4.5 \times 10^3$	0.26	1170
Air gap	$15 \times 10^{-4}$	$20 \times 10^{-4}$	0.75	$5.97 \times 10^3$	$1.3 \times 10^{-3}$	776.1
Total MMF						1946.1

حال ببینیم اعداد این جدول چگونه بدست آمداند. برای  $B$  داریم :

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{15 \times 10^{-4}}{20 \times 10^{-4}} = 0.75 \text{ T}$$

$H$  را در فاصله هوایی اینچنین حساب میکیم :

$$B = \mu_0 H$$

$$H = \frac{B}{\mu_0} = \frac{0.75 \text{ T}}{4\pi \times 10^{-7} \frac{\text{T}}{\text{A/m}}}$$

$$= 5.97 \times 10^3 \text{ A/m}$$

$$h_L = 1.2 \times 1.2 \times 5.97 \times 10^3 = 776.1$$

برای ان قسمت که از چدن ساخته شده داریم :

$$l = 0.08 \text{ m} + 0.05 \text{ m} + 0.08 \text{ m} + 0.05 \text{ m}$$

$$= 0.26 \text{ m}$$

$$h_L = 1.2 \times 0.26 = 11.7$$

از شکل (۲ - ۱) استفاده کرده،  $H$  را بدست می‌وریم (۴.۵ kA/m). کل MMF مورد نیاز برابر مجموع افتتهای  $HI$  است. لذا:

$$\text{total MMF} = 1170 + 776.1 = 1946.1 \text{ A}$$

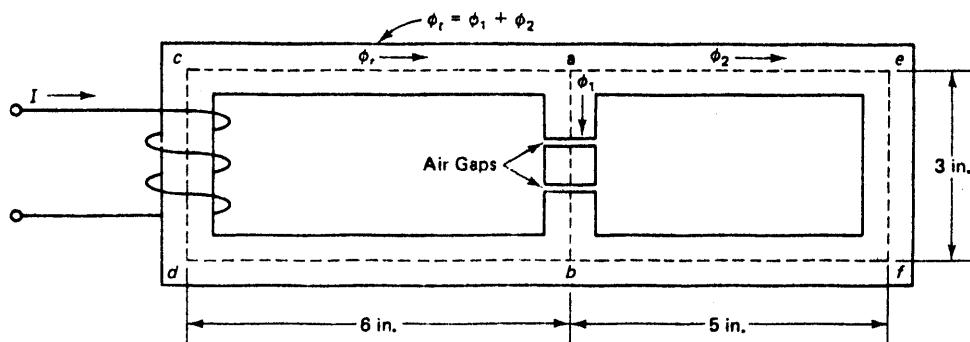
جالب توجه آن است که در مثالهای (۱۵ - ۱) و (۱۶ - ۱) با آنکه طول قسمت فلزی ۲۰۰ برابر طول فاصله هوایی است، اما ۴۵٪ از کل MMF در قسمت فاصله هوایی افت پیدا میکند. بهمین دلیل درستگاههای الکترومغناطیسی فاصله هوایی راحتی الامکان کوچک استخراج میکند. بعیارت دیگر هرچه فاصله هوایی کمتر باشد، کمتری حفظ ایجاد خواهد داشت، اما نباید این موضوع را فراموش کرد که در موتورها یا زنرаторها به فاصله هوایی نیاز داریم زیرا در غیر این صورت اصطکاک بین قسمتهای دوار و ساکن اینگونه ماشینها، فلسفه وجودی آنها را نفی خواهد کرد. معمولاً در ماشینهای الکتریکی فاصله هوایی  $\frac{1}{20}$  اینچ یا  $1$  تا  $2$  میلیمتر است.

**Example 1-17 (English)**

مثال ۱۷ - ۱ (ENG) :

هسته‌ای مطابق شکل (۱۵ - ۱) مفروض بوده و از حنس فولاد ریخته‌گری ساخته شده است. اگر بخواهیم شار در فاصله هوایی (φ) معادل

باشد، MMF مورد نیاز را حساب کنید. فرض برآن است که سطح مقطع در پایه وسطی هسته (a b) و همچنین سطح مقطع فواصل هوایی ۴ اینچ مربع باشد. سطح مقطع قسمت سمت راست هسته ۶ اینچ مربع و سطح مقطع قسمت سمت چپ هسته ۸ اینچ مربع می‌باشد. طول هر کدام از فواصل هوایی ۰/۵ اینچ است.



شکل ۱۵ - ۱: هسته مربوط به مثال ۱۷ - ۱

حل:

این هسته از سه قسمت متمایز تشکیل شده است.

۱ - قسمت مرکزی که شامل دو فاصله هوایی است (a b).

۲ - قسمت سمت چپ (acdb).

۳ - قسمت سمت راست (aefb).

Table 1-5

جدول ۱۵ - ۱

Part	$\phi$	A	B	H	I	HI	
Left acdb	870k $\rightarrow (\phi_1 + \phi_2) \longrightarrow$	8	109k	190	15	2850	
Center ab	240k $\rightarrow (\phi_1) \longrightarrow$	4	60k	12	3	36	
Two air gaps	240k $\rightarrow (\phi_1) \longrightarrow$	4	60k	18,810	0.1	1881	
Right aefb	630k $\phi_2 \leftarrow$	6	105k	147.46	13	1917	sum of MMFs

برای حل این مساله حدولی مطابق حدول (۵ - ۱) تشکیل میدهیم . حال ببینیم این جدول چگونه پر شده است .

در قسمت مرکزی هسته که شامل دو فاصله هوایی است داریم :

$$B = \frac{\phi}{A} = 60 \text{ kilolines/in}^2$$

از شکل (۶ - ۱) داریم :

$$H_{ab} = 12 \text{ A-turns/in.}$$

$$H_{\text{air gap}} = \frac{B}{\mu_0} = \frac{60}{3.19 \times 10^{-3}} = 18.81 \times 10^3 \text{ A-turns/in.}$$

حال افتهای  $HL$  را در قسمت مرکزی حساب کرده و مجموع آنها بمتابه MMF برای قسمت سمت راست (aeffb) عمل میکند .

$$H = \frac{Hl}{l} = \frac{1917}{13} = 147.46$$

از شکل (۶ - ۱) داریم :

$$B = 105 \text{ kilolines/in}^2$$

$$\phi_2 = B \times A = 105k(6) = 630 \text{ kilolines}$$

برای قسمت سمت چپ (acdb) داریم :

$$\phi_t = \phi_1 + \phi_2$$

$$= 240k + 630k = 870 \text{ kilolines}$$

$$B = \frac{870k}{8} \approx 109 \text{ kilolines/in}^2$$

از شکل (۶ - ۱) داریم :

$$H = 190 \text{ A-turns/in.}$$

$$Hl = 190 \times 15 = 2850 \text{ A-turns}$$

$$\text{total coil MMF} = 2850 + 1917$$

$$= 4767 \text{ A-turns}$$

$$2850 + 36 + 1881 = 4767 \text{ A-turns.}$$

یا :

### Example 1-18 (SI)

مثال ۱۸ - ۱ (Sistem SI)

هسته‌ای مطابق شکل (۱۶ - ۱) مفروض بوده و از حنس فولاد ریخته‌گری میباشد .

اگر بخواهیم شار در فاصله هوایی  $(\phi)$  معادل  $٥٠٢٤ / ٥٠٠$  وبر باشد ، MMF مورد نیاز

را حساب کنید . فرض برآن است که سطح مقطع در پایه وسطی هسته (a تا b) و همچنین سطح مقطع فواصل هوایی  $0.0028 \text{ m}$  متر مربع میباشد . سطح مقطع قسمت سمت راست هسته  $0.0035 \text{ m}^2$  متر مربع و سطح مقطع قسمت سمت چپ هسته  $0.005 \text{ m}^2$  متر مربع میباشد . طول هر کدام از فواصل هوایی  $0.051 \text{ m}$  متر است ،

حل :

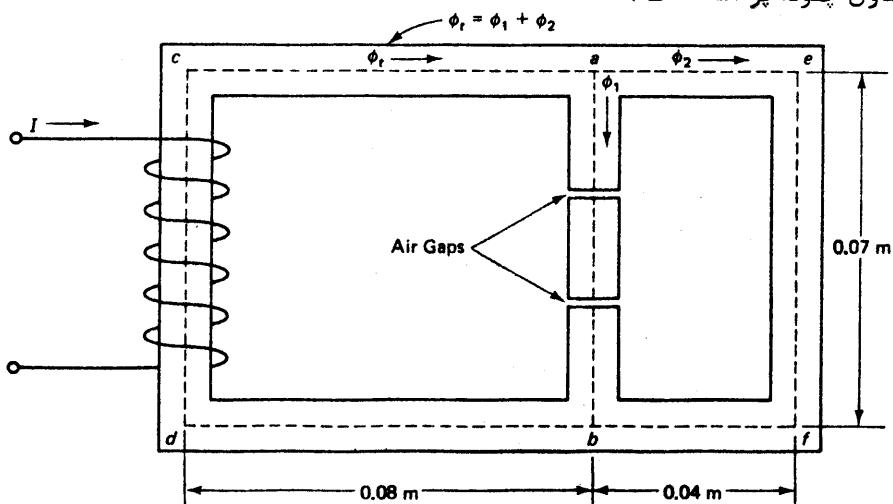
این هسته از سه قسمت متمایز ساخته شده است ،

۱ - قسمت مرکزی که شامل دو فاصله هوایی است ،

۲ - قسمت سمت چپ (acdb)

۳ - قسمت سمت راست (aefb)

برای حل این مساله جدولی مطابق جدول (۶ - ۱) تشکیل میدهیم حال ببینیم این جدول چگونه پر شده است ،



شکل ۱۶ - ۱ . هسته مربوط به مثال ۱۸ - ۱

در قسمت مرکز که شامل دو فاصله هوایی است داریم :

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{24 \times 10^{-4}}{28 \times 10^{-4}} = 0.86 \text{ T}$$

**Table 1-6**

جدول ٦ - ١

Part	$\phi$	A	B	H	$l$	$HI$
Left <i>acdb</i>	$84.2 \times 10^{-4}$ $(\phi_1 + \phi_2)$	$50 \times 10^{-4}$	1.68	7.75k	0.23	1782.5
Center <i>ab</i>	$24 \times 10^{-4}$ $(\phi_1)$	$28 \times 10^{-4}$	0.86	500	0.07	35
Two air gaps	$24 \times 10^{-4}$ $(\phi_1)$	$28 \times 10^{-4}$	0.86	684k	0.002	1368
Right <i>aefb</i>	$60.2 \times 10^{-4}$ $(\phi_2)$	$35 \times 10^{-4}$	1.72	9.35k	0.15	1403

sum of  
MMFs

از شکل (۱-۷) داریم:

$$H_{ab} = 0.5 \text{ kA/m} = 500 \text{ A/m}$$

$$H_{\text{air gap}} = \frac{B}{\mu_0} = \frac{0.86}{4\pi \times 10^{-7}} = 684 \text{ kA/m}$$

حال افتھای **HL** را در بخش مرکزی هسته حساب کرده و مجموع این افتھا بمثابه **MMF** برای قسمت سمت راست (**aefb**) عمل میکند.

$$Hl = 35 + 1368 = 1403 \text{ A}$$

$$H = \frac{Hl}{l} = \frac{1403}{0.15} = 9.353 \text{ kA/m}$$

از شکل (۱-۷) داریم:

$$B = 1.72 \text{ T}$$

$$\phi_2 = B \times A = 1.72 \times 35 \times 10^{-4} = 60.2 \times 10^{-4}$$

برای قسمت سمت چپ ( acdb ) داریم:

$$= 24 \times 10^{-4} + 60.2 \times 10^{-4} = 84.2 \times 10^{-4}$$

$$B = \frac{84.2 \times 10^{-4}}{50 \times 10^{-4}} \approx 1.68 \text{ T}$$

از شکل (۷-۱) داریم:

$$HI = 7.75 \text{ k} \times 0.23 = 1782.5 \text{ A}$$

$$k_{v0} / \text{Total coil MMF} = 1782.5 + 1403 = 3185.5 \text{ A}$$

$$1782.5 + 35 + 1368 = 3185.5 \text{ A.}$$

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 1

Symbol	Definition	Units	
		English	SI
۱ $\phi$	Magnetic flux	lines (or maxwells)	webers (Wb)
۲ $B$	Flux density	lines/in <sup>2</sup>	Wb/m <sup>2</sup> [or tesla (T)]
۳ $A$	Cross-sectional area	in <sup>2</sup>	m <sup>2</sup>
۴ $U$	Magnetomotive force	ampere-turns	amperes (A)
۵ $H$	Magnetic field intensity	A-turns/in.	A/m
۶ $l$	Mean length of magnetic circuit	inches	meters
۷ $N$	Number of turns of wire	turns	turns
۸ $R$	Reluctance	A-turns lines/in <sup>2</sup>	A/T
۹ $\mu$	Permeability of magnetic material	lines/in <sup>2</sup> A-turns/in.	T A/m
۱۰ $\mu_0$	Permeability of air	$3.19 \times 10^{-3}$ kilolines/in <sup>2</sup> A-turns/in.	$4\pi \times 10^{-7}$ T A/m

علام اختصاری بکار برده شده در فصل اول در دو سیستم آحادی انگلیسی و بین المللی .

- ۱ - شار مغناطیسی
- ۲ - چگالی شار
- ۳ - سطح مقطع
- ۴ - نیروی محرکه مغناطیسی (MMF)
- ۵ - شدت میدان مغناطیسی
- ۶ - طول متوسط مدار مغناطیسی
- ۷ - تعداد دور سیم پیچ
- ۸ - رلوکتانس ( مقاومت مغناطیسی )
- ۹ - نفوذ پذیری مغناطیسی ( پرمابلیته ) ماده مغناطیسی
- ۱۰ - پرمابلیته ( نفوذ پذیری مغناطیسی ) هوا

## فصل دوم

# چکوئی پیدا شوندگان و شرکت تماو

۳۲ صفحه

PRINCIPLES OF VOLTAGE AND  
TORQUE GENERATION

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## چگونگی پیدایش ولتاژ و کشاور

### مقدمه:

دینامو (۱) و سیلماست که انرژی مکانیکی را به انرژی الکتریکی و یا بالعکس انرژی الکتریکی را به انرژی مکانیکی تبدیل میکند. در حالتی که انرژی مکانیکی به انرژی الکتریکی تبدیل میشود، دینامورا ژنراتور (۲) نامند و در حالتی که انرژی الکتریکی به انرژی مکانیکی مبدل گردد، دینامورا موتور (۳) گویند. در فصل اول با مفاهیم شار، چگالی شار، فاصله‌هوازی و چگونگی پیدایش میدان مغناطیسی آشنا شدیم. در این فصل با اصول کار ژنراتورها و موتورها آشائی پیدا میکنیم. در این فصل اثرات متقابل دو پدیده مهم مغناطیسی و الکتریسته بر یکدیگر را مورد توجه قرار میدهیم.

### ۱-۲- ولتاژ القاء شده در یک هادی:

#### 2-1 VOLTAGE INDUCED IN A CONDUCTOR

حدود ۱۵۰ سال پیش فاراده (۴) پدیده بسیار ارزنهای را کشف نمود. او دریافت کاگریک سیم (۵) (هادی) درون میدان مغناطیسی طوری حرکت کند که خطوط شار را قطع نماید، در اینصورت در سیم (هادی) (۶) ولتاژ القاء خواهد شد. بعبارت ساده‌تر در سیم ولتاژ تولید میگردد. همچنین فاراده دریافت که اگر سیم در مدت یک ثانیه، شاری معادل یک وبر یا ۱۰۰ million lines را قطع نماید، ولتاژ القاء شده (۷) (ولتاژ تولید شده (۸)) معادل یک ولت خواهد بود. قانون فاراده در قالب ریاضی اینچنین بیان میگردد. در سیستم (ENG) داریم:

$$E = Blv(\sin \theta) \times 10^{-8} \quad (2-1a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$E = Blv(\sin \theta) \quad (2-1b)$$

برای استفاده صحیح از معادلات اخیر باید به آحاد مندرج در حدول (۲-۱) توجه نمود.

1) Dynamo      2) Generator      3) Motor

4) Faraday      5) Wire      6) Conductor

7) Induced-Voltage      8) Generated-Voltage

Table 2-1		جدول ۱ - ۲
English (Eq. 2-1a)	SI (Eq. 2-1b)	
$B$ lines/in <sup>2</sup>	$B$ tesla or Wb/m <sup>2</sup>	
$l$ inches	$l$ meters	
$v$ inches/s	$v$ meters/s	

در دو معادله فوق داریم :

۱ - (E) - ولتاژ لحظه‌ای (۱) القاء شده در سیم

۲ - (B) - چگالی شار

۳ - (L) - طول موثر سیم متحرک در میدان مغناطیسی

۴ - (U) - سرعت (۲) حرکت سیم

۵ - (θ) زاویه (۳) بین سیم و خطوط شار

لازم به تذکر است :

الف: اگر سیم موازی (۴) میدان حرکت کند زاویه  $\theta$  صفر خواهد بود.

ب: اگر سیم عمود (۵) بر میدان حرکت کند زاویه  $\theta$  مساوی ۹۰ درجه خواهد بود.

برای روش‌تر شدن مطلب شکل (۱-۲) را در نظر می‌گیریم. با توجه بشکل می‌توان گفت که:

۱-الف: هرگاه سیم در جهت پیکان a حرکت کند، سیم خطوط شار را قطع نمی‌کند ولذا ولتاژ القاء شده (تولید شده) در سیم صفر خواهد بود. زیرا در این حالت  $\theta$  نیز صفر است.

۲-ب: اگر سیم در جهت پیکان b حرکت کند، بیشترین خطوط شار توسط سیم قطع می‌گردد ولذا ولتاژ القاء شده (تولید شده) حداقل یا ماقریم خواهد بود. زیرا در این حالت زاویه  $\theta$  نیز ۹۰ درجه خواهد بود.

۳-ج: در صورتیکه سیم در جهت پیکان c پیش برود، برخی از خطوط شار توسط سیم قطع گردد در این حالت ولتاژ القاء شده (تولید شده) صفر نخواهد بود ولی کمتر از حالت "۲-ب" فوق‌الذکر خواهد بود.

1) Instantaneous-Voltage

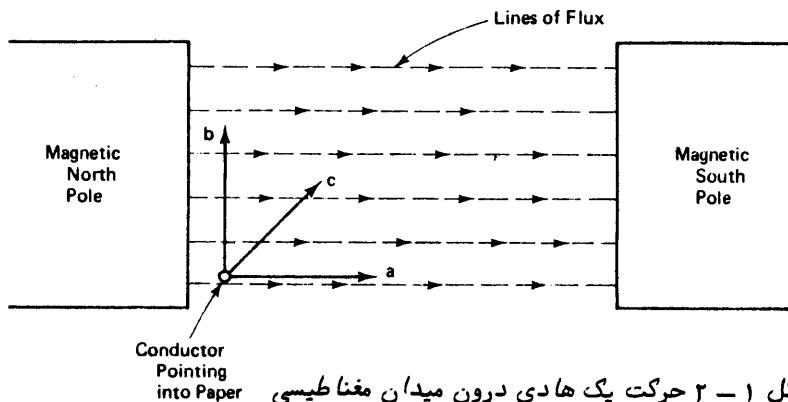
2) Velocity

3) Angle

4) Parallel

5) Perpendicular

۴-د: اگر حرکت سیم طوری باشد که فیالمثل بداخل کاغذ برود و یا از صفحه کاغذ خارج شود، در این صورت سیم هیچگونه خطوط شاری را قطع نمیکند و ولتاژ القا شده در این حالت نیز صفر است.



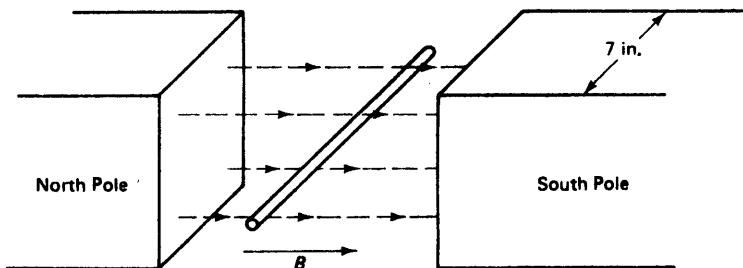
شکل ۱-۲ حرکت یک هادی درون میدان مغناطیسی

### مثال ۱-۲ (سیستم ENG)

شکل (۱-۲) را در نظر میگیریم. اگر طول سیم ۱۰ اینچ بوده و چگالی شار  $100,000 \text{ lines/in}^2$  باشد، مطلوبست محاسبه ولتاژ القا شده در سیم (هادی) مشروط بر آنکه سرعت حرکت هادی ۴۵ اینچ بر ثانیه باشد. این مثال را برای دو حالت زیر حساب کنید.

$$(a) \theta = 35^\circ$$

$$(b) \theta = 90^\circ (\text{maximum voltage})$$



شکل ۲-۲ دیاگرام مربوط به مثال ۱-۲

حل:

از رابطه (۱-۲) استفاده میکنیم . باید توجه کرد با آنکه طول سیم ۱۰ اینچ میباشد ولی فقط ۷ اینچ آن درون میدان قرار دارد (چرا؟)

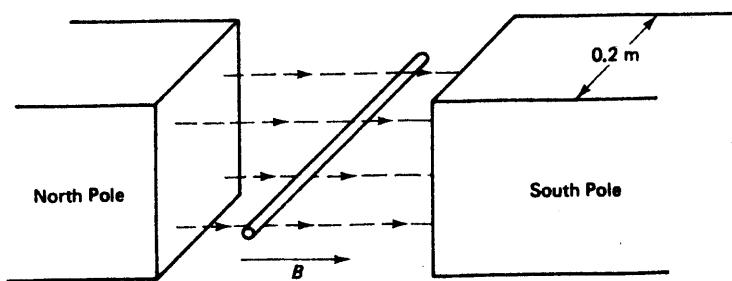
$$\begin{aligned}
 \text{(a)} \quad E &= Blv(\sin \theta) \times 10^{-8} \\
 &= 100 \times 10^3 (7)(40)(\sin 35^\circ) \times 10^{-8} \\
 &= 16,060.2 \times 10^{-5} \\
 &= 0.16 \text{ V}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \text{(b)} \quad E &= 100 \times 10^3 (7)(40)(\sin 90^\circ) \times 10^{-8} \\
 &= 28,000 \times 10^{-5} \\
 &= 0.28 \text{ V}
 \end{aligned}$$

**مثال ۲-۲ (سیستم SI):**

شکل (۲-۳) را در نظر میگیریم . اگر طول سیم ۵/۰ متر باشد و چگالی شار ۱/۵ تسللا در نظر گرفته شود ، مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده درسیم ، مشروط بر آنکه سرعت حرکت سیم ۱/۳ متر بر ثانیه باشد . این مثال را برای دو حالت زیر حساب کنید .

- (a)  $\theta = 35^\circ$
- (b)  $\theta = 90^\circ$  (maximum voltage)



شکل ۳-۲: دیاگرام مربوط به مثال ۲-۲

حل:

از رابطه (۱-۲) استفاده میکنیم . باید توجه کرد ، با آنکه طول سیم ۵/۰ متر است ولی فقط ۲/۰ متر (۲۰ سانتیمتر) آن درون میدان قرار دارد (چرا؟).

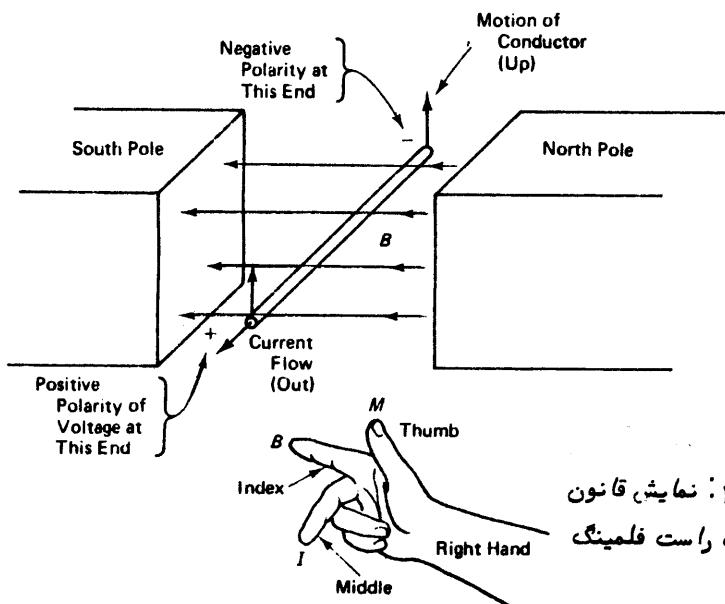
$$\begin{aligned}
 (a) \quad E &= Blv(\sin \theta) \\
 &= 1.5(0.2)(1.3)(\sin 35^\circ) \\
 &= 0.22 \text{ V}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 (b) \quad E &= 1.5(0.2)(1.3)(\sin 90^\circ) \\
 &= 0.39 \text{ V}
 \end{aligned}$$

۱ - ۲ - پلاریتیه (۱) ولتاژ القاء شده (ولتاژ تولید شده) :

### 2-1.1 Polarity of the Induced Voltage

از بحث قبل دریافتیم که چگونه در یک سیم (هادی) ولتاژ القاء میگردد. اما باید به نکات مهمتری درباره این ولتاژ توجه کرد. فرض میکنیم که بدوسر سیم مورد بحث یک مدار بسته متصل میسازیم، در اینصورت اگر در سیم ولتاژ القاء شود، در این مدار بسته نیز جریان برقرار میگردد. همچنین باید مذکور شد که جهت این چریان به چهت شار و جهت حرکت سیم (هادی) بستگی دارد، آقای فلمنگ توسط قانون خود مشهور به قانون دست راست فلمنگ (۲) جهت این جریان را مشخص نمود.

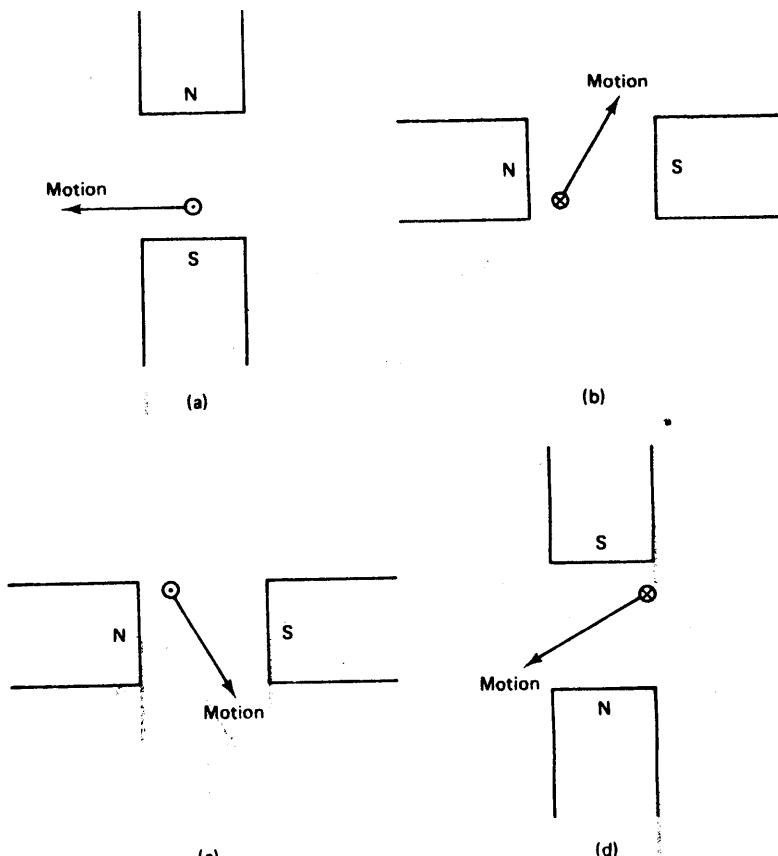


شکل ۴ - ۲ : نمایش قانون  
دست راست فلمنگ

1) Polarity

2) Fleming's-Right-Hand-Rule

شکل (۴ - ۲) را در نظر میگیریم . اگر انگشت سایه دست راست خود را در حبشه شار مغناطیسی قرار دهیم و انگشت شست همین دست را در حبته حرکت هادی (سیم) بگذاریم ، انگشت وسطی دست راست حبته حریان را در صورت بسته بودن مدار سیم (هادی) نشان میدهد . همچنین همین انگشت وسطی دست راست پلاریته ولتاژ القاء شده در هادی (سیم) را سنجایش میگذارد . البته باید توجه داشت که پلاریته مشتبه ولتاژ در امتداد انگشت وسطی دست راست خواهد بود . در اینجا یادآوری میکنیم که اگر حبته شار یا حبته حرکت هادی عوض شود (نه حبته هردو) در اینصورت حبته حریان و پلاریته ولتاژ القاء شده نیز عوض میگردد . اما اگر حبته شار و حبته حرکت هادی هردو با هم عوض شوند ، در اینصورت حبته حریان و پلاریته ولتاژ القاء شده عوض نمیگردد .



شکل ۵ - ۲ : حالتها مربوط به مثال ۳ - ۲

**Example 2-3**

مثال ۲-۳:

شکل (۲-۵) را در نظر بگیرید. با استفاده از قانون دست راست فلمینگ پلارتیه ولتاژهای القاء شده را پیدا کنید.

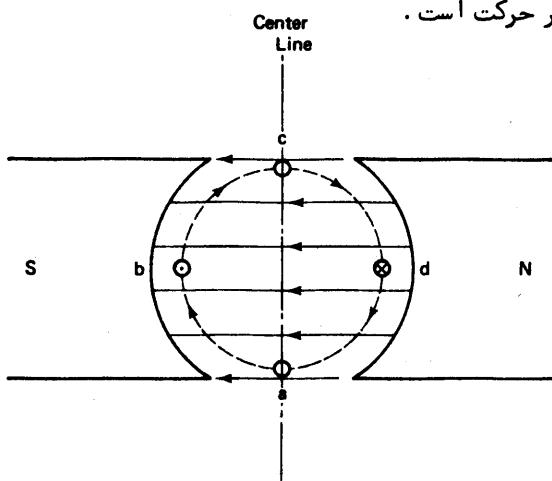
حل:

با توجه به قانون دست راست فلمینگ در مسیابیم که جهت حریان در شکل‌های a و c به طرف خارج صفحه کاغذ بوده و جهت حریان در شکل‌های b و d بطرف داخل صفحه کاغذ خواهد بود.

۲-۱-۲ بررسی وضعیت یک سیم (هادی) در یک مسیر دایرمای

**2-1.2 Single Conductor In a Circular Path**

"معمولاً" در ژنراتورها و موتورها مسیر حرکت هادی (سیم) یک مسیر دایرمای است و هادی داعماً این مسیر را طی می‌کند. شکل (۲-۶) یک حالت بسیار ساده از این مسیر دایرمای را نشان میدهد که هادی داعماً "بین قطبهای شمال (۱) و جنوب (۲) (مثبت و منفی)" در حرکت است.



شکل ۶-۲: نمایش یک هادی که یک مسیر دایرمای را در جهت عقربه ساعت می‌پیماید

1) North Pole = Positive Pole

2) Negative Pole = South Pole

هرگاه هادی ۳۶۰ درجه کامل را طی کند، در اینصورت یک سیکل کامل از ولتاژ القاء شده پدیدار خواهد شد. علت این امر بشرح ذیل است:

الف: در نقطه a هادی موازی خطوط شار حرکت کرده و لذا این خطوط را قطع نمیکند و بالتوجه ولتاژ القاء شده نیز صفر خواهد بود.

ب: هرگاه هادی از نقطه a رهسپار نقطه b گردد در اینصورت در طول این سفر خطوط شار بیشتری را قطع میکند ولذا ولتاژ القاء شده در هر لحظه بیشتر میگردد، تا بالاخره به نقطه b بررسد که در اینجا حرکت هادی عمود بر خطوط شار بوده و در نتیجه حداکثر ولتاژ القاء شده حاصل میگردد (ولتاژ ماکریم). با استفاده از قانون دست راست فلمینگ در میابیم که پلارتیه این ولتاژ در نقطه b بطرف خارج صفحه کاغذ میباشد.

ج: هرگاه هادی از نقطه b بگذرد و بطرف c برود در اینصورت در طول این مسیر در هر لحظه خطوط شار کمتری را قطع میکند تا بالاخره به نقطه c بررسد. لذا در طول مسیر b ولتاژ القاء شده سیر نزولی دارد تا بالاخره به نقطه c برود.

د: در نقطه c دوباره حرکت هادی موازی خطوط شار بوده و لذا خطوط شار قطع نمیگردد و در نتیجه ولتاژ القاء شده صفر خواهد بود.

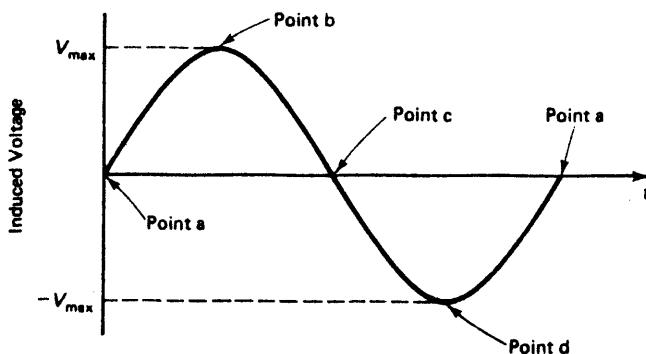
ه: اگر هادی از نقطه c بطرف نقطه d برود در اینصورت در هر لحظه خطوط شار بیشتری را قطع میکند و لذا ولتاژ القاء شده سیر صعودی خواهد داشت تا بالاخره به نقطه d بررسیم که در اینجا ولتاژ القاء شده باز حداکثر (ماکریم) خواهد بود. باید توجه داشت که:

۱-ه: در طول مسیر cd پلارتیه ولتاژ عوض میشود، زیرا دریافتیم که اگر جهت حرکت هادی عوض شود ولتاژ القاء شده در نقطه d حداکثر (ماکریم) ولتاژ نیز عوض خواهد شد.

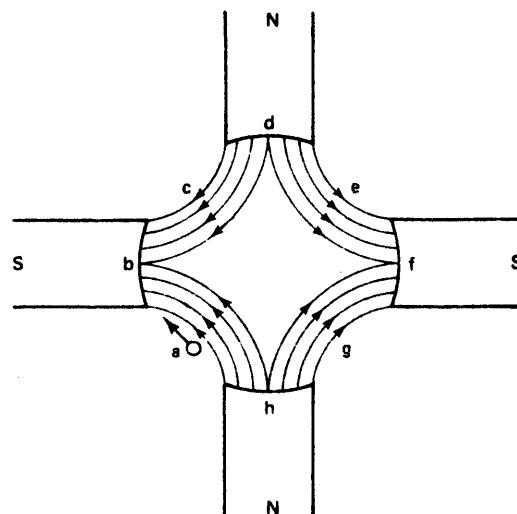
۲-ه: با توجه به مطالب فوق، ولتاژ القاء شده در نقطه d حداکثر (ماکریم) بوده ولی پلارتیه ولتاژ در این حالت بطرف داخل صفحه کاغذ است (عکس پلارتیه نقطه b).

و: هرگاه هادی به دوران خود ادامه دهد (مسیر da) در اینصورت دائماً خطوط شار کمتری را قطع میکند تا بالاخره به مبدأ اولیه (نقطه a) بررسد. در اینجا باز ولتاژ القائی صفر خواهد شد. باید خاطر نشان ساخت که پلارتیه ولتاژ در مسیر da مطابق پلارتیه ولتاژ در مسیر cd بوده ولی مقدار ولتاژ القاء شده بر عکس مسیر c d

که سیر صعودی داشت در اینحالت سیر نزولی پیدا می‌کند.  
 شکل (۲-۷) تغییرات ولتاژ القاء شده را بر حسب زمان نشان میدهد و نقاط مسیر حرکت (d, c, b, a) نیز بر روی شکل مشخص شده است، همانطور که از شکل پیداست پلاریته ولتاژ در مسیر abc مشتب و در مسیر cda منفی خواهد بود.

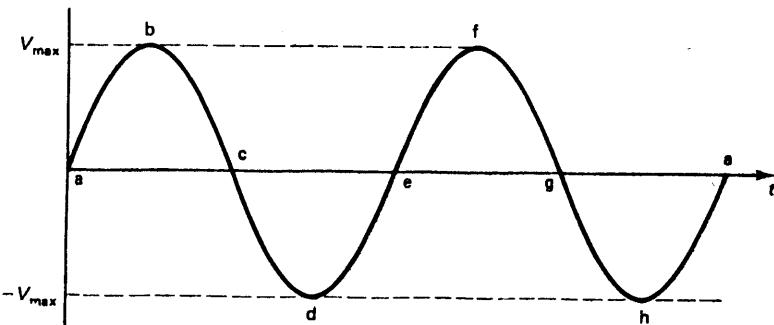


شکل ۲-۳: تغییرات ولتاژ القاء شده در یک هادی بر حسب زمان



شکل ۴: نمایش یک هادی که درون یک میدان ۴ قطبی در حبته عقریه ساعت می‌چرخد

اگر بجای دو قطب شمال و جنوب (مثبت و منفی) از ۴ قطب شمال و جنوب (مثبت و منفی) استفاده شود (شکل ۸ - ۲) و دوباره هادی را بین این قطبها به دوران درآوریم، در اینصورت با اندکی تفکر در میبایسیم که اگر هادی ۳۶۰ درجه کامل بچرخد در اینصورت ۲ سیکل کامل از ولتاژ القاء شده پدیدار میشود. همچنین باید خاطر نشان ساخت هرگاه هادی در مقابل هر یک از قطبها قرار گیرد ولتاژ القاء شده در هادی ماکزیمم (حداکثر) خواهد بود. البته در اینجا فرض برآن است که سرعت دوران در حالت ۴ قطبی با سرعت دوران در حالت ۲ قطبی<sup>(۱)</sup> یکسان میباشد. شکل (۹ - ۲) تغییرات ولتاژ القاء شده را برای یک سیستم ۴ قطبی<sup>(۲)</sup> نشان میدهد. در اینجا تذکر میدهیم که اگر تعداد قطبها دو برابر شود، فرکانس<sup>(۳)</sup> ولتاژ القاء شده نیز دو برابر میگردد. مشروط برآنکه سرعت دوران هادی تغییر ننماید.



شکل ۹ - ۲: تغییرات ولتاژ القاء شده در یک هادی بر حسب زمان در یک سیستم چهارقطبی

### ۳ - ۱ - ۲ ولتاژ القاء شده متوسط در یک هادی

#### 2-1.3 Average Voltage Induced by a Single Conductor

از رابطه (۱ - ۲) میتوان استفاده کرد و ولتاژ القاء شده لحظه‌ای<sup>(۴)</sup> را در یک هادی محاسبه نمود. اما باید قادر باشیم ولتاژ القاء شده متوسط<sup>(۵)</sup> را نیز برای یک هادی که مسیر دایره‌ای را طی میکند حساب کنیم. (شکل ۶ - ۲) را در نظر میگیریم. ولتاژ القاء شده متوسط برای این هادی در طول مسیر ab (ولتاژ صفر نا ولتاژ ماکزیمم)

1) Two-Pole

2) Four-pole

3) Frequency

4) Instantaneous-Voltage

5) Average-Voltage

اینچنین بدست می‌آید.

$$E_g = \frac{1}{2} \frac{\phi}{t} \times 10^{-8} \quad (2-2a) \quad \text{در سیستم (ENG) داریم:}$$

$$E_g = \frac{1}{2} \frac{\phi}{t} \quad (2-2b) \quad \text{در سیستم (SI) داریم:}$$

در روابط اخیر  $\phi$  میان شار بوده و باید به واحد آن در سیستمهای آحادی مختلف توجه نمود. همچنین در روابط فوق الذکر  $t$  نشانگر زمان بر حسب ثانیه میباشد و البته  $t$  همان زمانی است که هادی مسیر  $ab$  را طی میکند.

### مثال ۲-۴ (سیستم ENG):

شکل (۶-۲) را در نظر میگیریم که در آن هادی با سرعت ۱۲۵۰ دور در دقیقه دوران میکد، اگر شار هر قطب (۱) ۱۰۰ kilolines، باشد، مطلوب است محاسبه ولتاژ القاء شده متوسط در هادی.

حل:

از رابطه (۲-۲a) استفاده میکنیم. در اینجا باید زمان  $t$  را حساب نمود. اگر سرعت ۱۲۵۰ دور در دقیقه باشد داریم

$$1250 \frac{\text{rev}}{\text{min}} \times \frac{1}{60 \frac{\text{s}}{\text{min}}} = 20 \text{ rev/s}$$

یعنی اگر هادی در هر ثانیه ۲۰ دور بچرخد، در اینصورت هر دور دوران  $\frac{1}{30}$  ثانیه طول میکشد. برای سیستم دوقطبی  $t$  مدت زمان لازم برای  $\frac{1}{3}$  دور کامل خواهد بود (چرا؟) لذا:

$$t = \frac{1}{4} \times \frac{1}{20} = \frac{1}{80} \text{ s}$$

$$\begin{aligned} E_g &= \frac{1}{2} \frac{\phi}{t} \times 10^{-8} \\ &= \frac{1}{2} \left( \frac{100 \times 10^3}{0.0125} \right) \times 10^{-8} \\ &= 0.04 \text{ V} \end{aligned} \quad \text{در نتیجه:}$$

### مثال ۲-۵ (سیستم SI):

شکل (۶-۲) را در نظر میگیریم. اگر سرعت هادی ۱۲۵ رادیان بر ثانیه بوده و شار هر قطب ۰/۰۰۱ وبر باشد، مطلوب است محاسبه ولتاژ القاء شده متوسط در هادی.

حل:

از رابطه (۲-۲b) استفاده میکیم . در اینجا باید زمان (t) را حساب کرد . اگر سرعت ۱۲۵ رادیان بر ثانیه باشد ، در اینصورت زمان لازم سرای اینکه هادی یک رادیان بچرخد  $\frac{1}{125}$  ثانیه خواهد بود . در سیستم دو قطبی t زمان لازم برای دوران  $\pi/2$  رادیان (۹۰ درجه) خواهد بود (چرا؟) . لذا :

$$t = \frac{\pi}{2} \times \frac{1}{125} = 0.0126 \text{ s}$$

پس :

$$\begin{aligned} E_s &= \frac{1}{2} \frac{\phi}{t} \\ &= \frac{1}{2} \left( \frac{1 \times 10^{-3}}{0.0126} \right) \\ &= 0.397 \text{ V} \end{aligned}$$

از مثالهای فوق در میباییم که محاسبه زمان (t) قدری مشکل است . برای سهولتر کردن محاسبات ، میتوان معادلات (۲-۲) را بر حسب تعداد قطبها اینچنین نوشت :

در سیستم (ENG) داریم :

$$E_s = \frac{\phi P S \times 10^{-8}}{60} \quad (2-3a)$$

$$E_s = \frac{\phi P \omega}{2\pi} \quad (2-3b) \quad \text{در سیستم (SI) داریم :}$$

در روابط اخیر p نشانگر تعداد قطبهاست فی المثل در شکل (۲-۸) ، p مساوی ۴ میباشد . در روابط (۲-۲)  $\phi$  شار هر قطب بوده و S یا  $\omega$  سرعت زاویهای هادی میباشد . البته باید به آحاد این کمیت ها در دو سیستم آحادی مورد نظر توجه کرد .

**مثال ۶ - ۲ (سیستم ENG) :**

یک هادی با سرعت ۴۰۰۰ دور در دقیقه بین دو قطب میچرخد ، مطلوبست .

(الف) : ولتاژ القاء شده متوسط در هادی اگر شار هر قطب 300 kilolines باشد .

(ب) : اگر بخواهیم ولتاژ القاء شده متوسط یک ولت باشد ، شار هر قطب چقدر است .

حل :

الف: از رابطه (۲-۳a) کمک میگیریم . لذا :

$$E_s = \frac{300k(2)(4000) \times 10^{-8}}{60} = 0.4 \text{ V}$$

ب: از رابطه (۲-۳a) استفاده میکنیم و البته در اینحالت مجھول مورد

$$E_s = \frac{\phi PS \times 10^{-8}}{60} \quad \text{نظر شار خواهد بود.}$$

$$\phi = \frac{60E_s}{PS \times 10^{-8}} \quad \phi = \frac{60(1)}{2(4000) \times 10^{-8}} \\ = 750,000 \text{ lines} = 750 \text{ kilolines}$$

مثال ۲-۲ (SI) :

یک هادی بین دو قطب با سرعت ۴۰۰ رادیان در ثانیه میچرخد ، مطلوبست :

(a) ولتاژ القاء شده متوسط، مشروط بر آنکه شار هر قطب ۵۰۰ وولت باشد.

(b) اگر بخواهیم ولتاژ القاء شده متوسط یک ولت باشد ، شار هر قطب را حساب کنید .

حل :

$$E_s = \frac{3 \times 10^{-3} \times 2 \times 400}{2\pi} \quad \text{از رابطه (۲-۳b) داریم : (a)} \\ = 0.38 \text{ V}$$

(b) از رابطه (۲-۳b) استفاده میکنیم . البته در اینحالت مجھول مورد

$$E_s = \frac{\phi P\omega}{2\pi} \quad \text{نظر شار است.} \\ \phi = \frac{2\pi E_s}{P\omega} \quad \phi = \frac{2\pi(1)}{2(400)} \\ = 7.9 \times 10^{-3} \text{ Wb}$$

## ۲-۲ ولتاژ القاء شده در یک کلاف (۱) :

اگر مفهوم ولتاژ القاء شده در یک هادی را خوب درک کرده باشیم ، میتوان

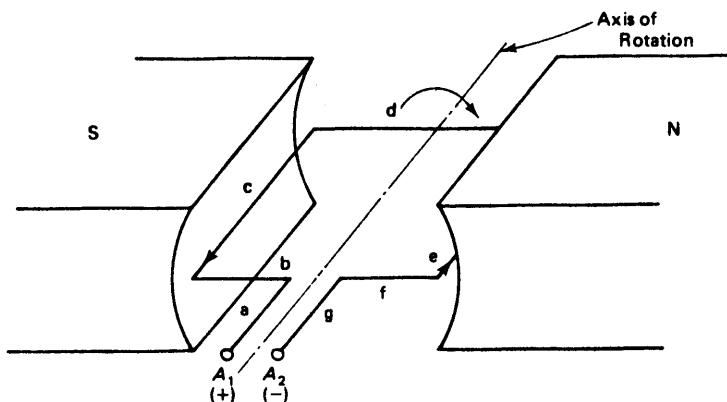
اثرات چند هادی دور را نیز مورد بررسی قرار دهیم . شکل (۲-۱۰) را در نظر میگیریم که در آن یک کلاف تک دوری (۲) بنمایش گذاشته شده است و این کلاف در چهت عقریهای ساعت (۳) بین دو قطب میچرخد . باید توجه داشت که فقط هادیهای C و

1)Coil      2)Single-turn-Coil

3)Clockwise=CW

e خطوط شار را قطع میکند و هادیهای d ، b و f در صفحاتی موازی خطوط شار میچرخد ولذا خطوط شار را قطع نمیکند. هادیهای a و g نیز خارج میدان مغناطیسی بوده و در نتیجه ایندو نیز خطوط شار را قطع نخواهد کرد. از این بحث نتیجه میشود که در یک کلاف تک دوری فقط در دو هادی ولتاژ القاء میگردد. بطور کلی اگر یک کلاف N دوری داشته باشیم، تعداد هادیهای موثر در ولتاژ القائی  $N/2$  خواهد بود.

$$z = 2N \quad (2-4)$$



شکل ۱۰ - ۲: نمایش دوران یک کلاف تک دوری درون یک میدان مغناطیسی حال دوباره شکل (۱۰ - ۲) را در نظر میگیریم و قانون دست راست فلمینگ را اعمال میکنیم. در اینصورت در میابیم که پلاریته ولتاژ القاء شده در هادی c بطرف خارج صفحه کاغذ بوده و پلاریته ولتاژ القاء شده در هادی e بطرف داخل صفحه کاغذ میباشد. نتیجه آنکه ولتاژ بین دو سر کلاف ( $A_1 A_2$ ) مجموع ولتاژ لحظه‌ای در هادیهای c و e میباشد. این واقعیت که این دو ولتاژ با هم جمع میشوند، ما را قادر میسازد که ولتاژ القاء شده متوسط در یک کلاف تک دوری را حساب کیم. این ولتاژ متوسط دو برابر ولتاژیست که برای یک هادی بدست آوریم. حال میتوان رابطه (۲ - ۳) را برای یک کلاف  $N$  دوری اینچنین نوشت:

$$E_s = \frac{z\phi PS \times 10^{-8}}{60} \quad (2-5a) \quad \text{در سیستم (ENG) داریم:}$$

$$E_s = \frac{z\phi P\omega}{2\pi} \quad (2-5b) \quad \text{در سیستم (SI) داریم:}$$

در روابط اخیر  $Z$  تعداد هادیهای موثر در کلاف محسوب میشود ، همچنین بر احتی  
میتوان روابط فوق را اینچنین نوشت :

در سیستم (ENG) داریم :

$$E_g = \frac{N\phi PS \times 10^{-8}}{30} \quad (2-6a)$$

در سیستم (SI) داریم :

$$E_g = \frac{N\phi P\omega}{\pi} \quad (2-6b)$$

در روابط (۶ - ۲)  $N$  تعداد دورهای کلاف خواهد بود .

**Example 2-8 (English)**

مثال ۲ - ۸ (سیستم ENG) :

یک کلاف ۲۰۰ دوری مفروض است و با سرعت ۱۸۰۰ دور در دقیقه درون یک  
سیستم ۴ قطبی میچرخد . اگر شار هر قطب ۳۰۰ kilolines، باشد ، ولتاژ القاء شده  
متوسط در کلاف را حساب کنید .

حل :

میتوان از هر یک از روابط (۲ - ۵ a) یا (۲ - ۶ a) کمک گرفت . از رابطه

$$E_g = \frac{400(300k)(4)(1800) \times 10^{-8}}{60} \quad (2-5a) \text{ داریم :}$$

$$= 144 V$$

**Example 2-9 (SI)**

مثال ۲ - ۹ (سیستم SI) :

یک کلاف ۲۰۰ دوری مفروض است و با سرعت ۱۹۰ رادیان در ثانیه درون یک  
سیستم ۴ قطبی میچرخد . اگر شار هر قطب  $50 \mu H$  وبر باشد ، ولتاژ القاء شده متوسط در  
کلاف را حساب کنید .

حل :

از هر یک از روابط (b - ۵) یا (b - ۶) میتوان استفاده کرد . با استفاده

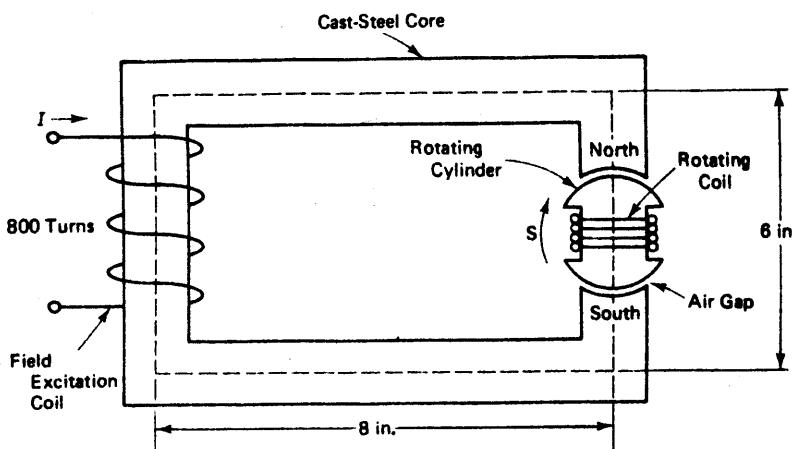
$$E_g = \frac{400(3 \times 10^{-3})(4)(190)}{2\pi} \quad (b-5) \text{ داریم :}$$

$$= 145.1 V$$

**Example 2-10 (English)**

مثال ۱۰ - ۲ (سیستم ENG) :

شکل (۱۱ - ۲) را در نظر میگیریم. در این سیستم یک کلاف ۵۰ دوری بدور استوانه‌ای از جنس فولاد ریخته‌گری پیچیده شده است و این استوانه با سرعت ۱۸۰۰ دور در دقیقه میچرخد. مطلوبست محاسبه جریان در سیم پیچ تحریک این سیستم، مشروط‌بهر آنکه بخواهیم ولتاژ القاء شده متوسط در کلاف دوار ۲۵ ولت باشد. سطح مقطع



شکل ۱۱ - ۲ : هسته مربوط به مثال ۱۰ - ۲

موثر هسته ساکن و استوانه را ۴ اینچ مربع در نظر بگیرید و فواصل هوایی را نیز ۵/۰ اینچ فرض کنید. جنس هسته ساکن نیز از نوع فولاد ریخته‌گری میباشد.

حل:

این مثال از دو قسمت تشکیل شده است.

الف: قسمت اول بر اساس مطالب فصل دوم (همین فصل) حل و فصل میگردد.

ب: قسمت دوم بر اساس مطالب فصل اول حل جایی میشود.

ابتدا شار مورد نظر جهت تولید ولتاژ را حساب میکنیم. برای این منظور از رابطه (۶-۲) کمک میگیریم. سپس بقیه مساله مشابه مثال (۱۵ - ۱) در فصل اول خواهد بود. یعنی با دانستن شار مورد نظر MMF سیم پیچ تحریک و جریان آنرا حساب میکنیم.

قسمت اول:

$$\phi = \frac{30E_s}{NPS \times 10^{-8}} \quad \text{با استفاده از رابطه (۲ - ۶) داریم:}$$

$$\phi = \frac{30(25)}{50(2)(1800)(10^{-8})} \quad \text{لذا:}$$

$$= 416,667 \text{ lines} = 416.67 \text{ kilolines}$$

قسمت دوم:

با دانستن شار ( $\phi$ ) میتوان حدول (۲ - ۲) را تکمیل نمود تا با توجه به

آن MMF مورد نیاز محاسبه گردد. در اینجا خاطر نشان میسازیم که قسمت اعظم این مدار مغناطیسی از جنس فولاد ریخته‌گری بوده و دو فاصله هوایی بسیار کوچک نیز وجود دارد.

Table 2-2

جدول ۲ - ۲

Part	$\phi$	A	B	H	I	$H \times I$
Cast steel	416.67k	4	104.2k	135	28	3780
Two air gaps	416.67k	4	104.2k	32,665	0.1	3267
Total MMF						7047

طرز بر کردن حدول فوق را بطور خلاصه شرح میدهیم. ابتدا چگالی شار را حساب میکنیم:

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{416.67k}{4} = 104.2 \text{ kilolines/in}^2$$

از شکل (۶ - ۱) استفاده کرده و H را برای قسمت فولاد ریخته‌گری بدست می‌وریم  
 ( ۱۳۵ A-turns/in ) برای دو فاصله هوایی H را اینچنین حساب میکنیم:

$$H = \frac{B}{\mu_0}$$

$$= \frac{104.2}{3.19 \times 10^{-3}}$$

$$= 32,665 \text{ A-turns/in.}$$

حال افتهای  $I \times H$  را محاسبه میکنیم. در نتیجه:

$$\text{total MMF} = 3780 + 3267 = 7047 \text{ A-turns}$$

از رابطه (۱ - ۳ a) داریم :

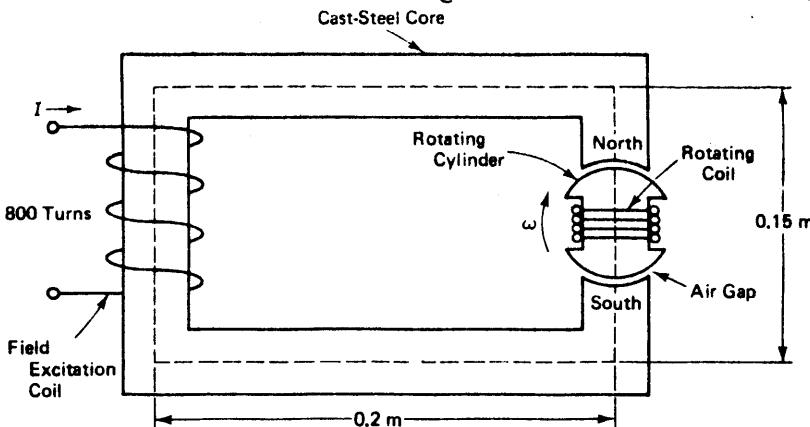
$$7047 = NI = 800I$$

$$I = \frac{7047}{800} = 8.8 \text{ A}$$

**Example 2-11 (SI)**

مثال ۱۱ - ۲ (سیستم SI) :

شکل (۲-۱۲) را در نظر میگیریم . در این سیستم یک کلاف ۵۰ دوری بدور استوانه ای از جنس فولاد ریخته‌گری پیچیده شده است و این استوانه با سرعت ۱۸۸ رادیان بر ثانیه میچرخد . مطابقت محاسبه حریان در سیم پیچ تحریک این سیستم مشروط بر آنکه بخواهیم ولتاژ القاء شده متوسط در کلاف دوران ۲۵ ولت گردد . سطح مقطع موثر هسته ساکن و استوانه را نیز  $0.0013 \text{ m}^2$  فرض کنید . جنس هسته ساکن نیز از نوع فولاد ریخته‌گری است .



شکل ۱۲ - ۲ : هسته مربوط به مثال ۱۱ - ۲ :

حل :

این مثال از دو قسمت تشکیل شده است .

الف : قسمت اول بر اساس مطالب فصل دوم (جنبین فصل) بررسی میشود .

ب : قسمت دوم بر اساس مطالب فصل اول حللاجی میگردد .

ابتدا شار مورد نظر جهت تولید ولتاژ را بدست میآوریم . برای این منظور از رابطه (۶ - ۲) استفاده میشود . سپس بقیه مساله مشابه مثال (۱۶ - ۱) خواهد بود ، یعنی با دانستن شار مورد نظر MMF سیم پیچ تحریک و حریان آنرا حساب مینماییم .

قسمت اول:

با استفاده از رابطه (۲-۶) داریم:

$$\phi = \frac{E_s \pi}{NP\omega} \quad Z = 2 \times 50 = 100$$

لذا:

$$\phi = \frac{25\pi}{50(2)(188)}$$

$$= 4.178 \times 10^{-3} \text{ Wb}$$

قسمت دوم:

با دانستن شار ( $\phi$ ) میتوان حدول (۲-۳) را پیر نمود تا با توجه به آن MMF مورد نیاز حساب شود. در اینجا متنذکر میشویم که قسمت اعظم این مدار مغناطیسی از جنس فولاد ریخته‌گری بوده و دو فاصله هوایی بسیار کوچک نیز وجود دارد.

۲-۳-۱ جدول های سازنده بسته میشوند

Table 2-3

Part	$\phi$	A	B	H	$l$	$H \times l$
Cast steel	$4.18 \times 10^{-3}$	$2.5 \times 10^{-3}$	1.67	7.3k	0.7	5110
Two air gaps	$4.18 \times 10^{-3}$	$2.5 \times 10^{-3}$	1.67	1329k	$2.6 \times 10^{-3}$	3455
Total MMF						8565

طرز پر کردن جدول فوق را بطور خلاصه شرح میدهیم. ابتدا چگالی شار را حساب میکنیم.

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{4.18 \times 10^{-3}}{2.5 \times 10^{-3}}$$

$$= 1.67 \text{ Wb/m}^2(\text{T})$$

از شکل (۲-۱) استفاده کرده و H را برای قسمت فولاد ریخته‌گری حساب میکنیم  
 از شکل (۲-۲) کیلوآمپر بر متر). برای دو فاصله هوایی، H اینچنین بدست می‌آید.

$$H = \frac{B}{\mu_0} \quad H = \frac{1.67}{4\pi \times 10^{-7}} = 1329 \text{ kA/m}$$

$$H = \frac{1.67}{4\pi \times 10^{-7}} = 1329 \text{ kA/m}$$

$$H = 1329 \text{ kA/m}$$

حال افتتهای  $H \times l$  را محاسبه مینماییم. در نتیجه

$$\text{total MMF} = 5110 + 3455 = 8565$$

محاسبه میشود

از رابطه (۳ b - ۱) داریم:

$$8565 = NI = 800I$$

$$I = \frac{8565}{800} = 10.7 \text{ A}$$

۳ - ۲ قانون لنز (۱):

### 2-3 LENZ'S LAW

حال دوباره بشكل (۱۰ - ۲) برミگردیم. اگر بخواهیم کلاف را در این شکل بدوران درآوریم در اینصورت با مشکل عده‌ای مواجه نخواهیم بود. فقط تنها عوامل مخالفت کننده نسبت به این دوران بشرح زیراند:

- الف. نیروی اصطکاک (۲) که همواره در هر حرکتی وجود دارد.
- ب: مقاومت هوا (باد) (۳)

اما اگر به کلاف فوق الذکر مدار بسته‌ای متصل کنیم در اینصورت حریان در کلاف برقرار میگردد. حال اگر بخواهیم کلاف را بدوران درآوریم در این صورت عوامل مخالفت کننده نسبت به این دوران بشرح زیراند.

الف: نیروی اصطکاک که در فوق بشرح دادیم.

ب: مقاومت هوا (باد) که در بالا ذکر نمودیم.

ج: نیروی مغناطیسی (۴) که با افزایش حریان کلاف زیاد میگردد.

باید گفت که بخاطر همین پدیده نیروی مغناطیسی است که چرخش ژنراتور باردار مشکل میباشد. حال درباره پدیده نیروی مغناطیسی که به قانون لنز مشهور است بیشتر صحبت میکنیم. شکل (۱۳ a - ۲) را در نظر میگیریم که در آن هادی درون میدان مغناطیسی قرار دارد و بسمت بالا حرکت میکند. اگر به این هادی یک مدار بسته‌ای متصل باشد بطوریکه از هادی حریان عبور نماید در این صورت جهت حریان هادی بطرف خارج صفحه کاغذ خواهد بود. حال بشكل (۱۳ b - ۲) توجه میکیم، در این صورت حریان عبوری از هادی نیز خود میدان مغناطیسی بوجود می‌آورد. قانون لنز اینچنین میگوید که این میدان مغناطیسی تولید شده همواره با حرکتی که منجر به القاء ولتاژ در هادی میگردد مخالفت میکند. شکل (۱۳ c - ۲) را در نظر میگیریم در این شکل منتجه برداری دو میدان بنمایش گذاشته شده است، با توجه به این شکل در میاییم که میدان در بالای هادی بمراتب پرترکم‌تر از میدان در زیر هادیست. بخاطر همین عدم تعادل در میدان

1) Lenz's -LAW      2) Friction

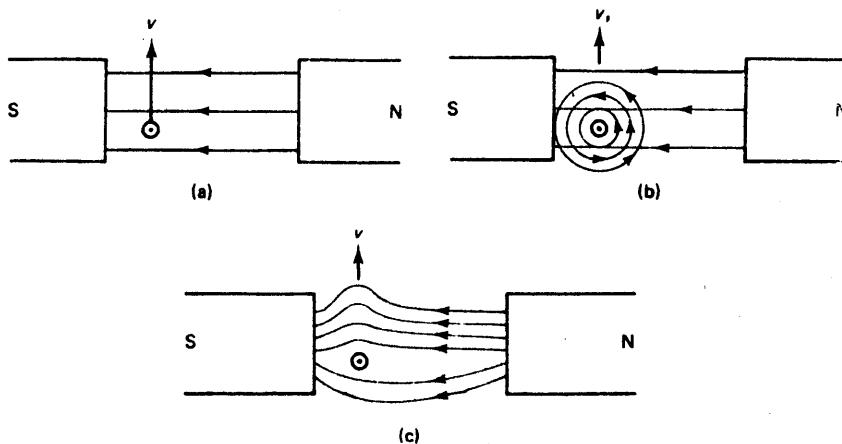
3) Wind-Resistance      4) Magnetic Force

است که نیروی مخالفت کننده (باز دارنده) در مقابل حرکت هادی پدیدار میشود. باید خاطر نشان ساخت که با افزایش جریان هادی عدم تعادل در میدان بیشتر شده و لذا نیروی باز دارنده نیز افزونتر میشود.

## ۴-۲- نیروی (۱) تولید شده توسط یک هادی (سیم) :

### 2-4 FORCE PRODUCED BY A CONDUCTOR

در قسمتهای (۱-۲) تا (۲-۳) این فصل راجع به اصول ولتاژ القاء شده (تولید شده) صحبت کردیم. گفتم که اگر بوسیله یک نیروی خارجی بتوانیم هادی را درون یک میدان مغناطیسی بدوران درآوریم، در هادی ولتاژ القاء میشود. در ادامه این فصل راجع به اصول پیدایش گشتاور (۲) (کوپل) در موتورها صحبت میکنیم.



شکل ۲-۱۳:

a: هادی متحرک درون میدان مغناطیسی. فقط میدان حاصله از قطبها نشان - داده شده است.

b: هادی متحرک درون میدان مغناطیسی، هر دو میدان حاصله از قطبها و جریان هادی بنخایش گذاشته شده است.

c: هادی متحرک درون میدان مغناطیسی، میدان منتجه رسم شده است.

1) Force

2) Torque

### 2-4.1 Biot-Savart Law

قانون بیاساوار از نظر ریاضی مطابق روابط (۲-۲) است و میتوان با استفاده از این روابط نیروی حاصله (نیروی تولید شده) توسط سیمی که از آن حریان میگذرد و درون میدان مغناطیسی قرار دارد را حساب نمود. در سیستم ENG داریم:

$$F = 0.885BIl \times 10^{-7} \quad (2-7a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$F = BIl \quad (2-7b)$$

برای استفاده از روابط (۲-۲) باید به آحاد مندرجه در حدول (۴-۲) استفاده کرد. در روابط (۲-۲)، با طول موثر هادی در میدان مغناطیسی محاسبه میشود.

Table 2-4

جدول ۴-۴

English (Eq. 2-7a)	SI (Eq. 2-7b)
$F$ pounds	$F$ newtons
$B$ lines/in <sup>2</sup>	$B$ webers/m <sup>2</sup> (tesla)
$l$ inches	$l$ meters
$I$ amperes	$I$ amperes

### 2-4.2 Direction of Force

۴-۲ جهت نیرو:

برای پیدا کردن جهت (۲) نیروی تولید شده توسط یک هادی حامل حریان که درون میدان مغناطیسی قرار دارد از قانون دست چپ (۳) استفاده میشود (شکل ۱۴-۲). اگر انگشت سایده دست چپ جهت شار را نشان دهد و انگشت وسط دست چپ جهت حریان هادی را بنمایش بگذارد، در اینصورت انگشت شست دست چپ جهت نیروی تولید شده توسط هادی را مشخص خواهد نمود.

#### Example 2-12

مثال ۱۲-۲:

شکل (۱۵-۲) را در نظر میگیریم، جهت نیروی تولید شده توسط هادی برای هر شکل مشخص شده است. با توجه به قانون دست چپ بگوئید آیا این جهت‌ها صحیح هستند یا نه.

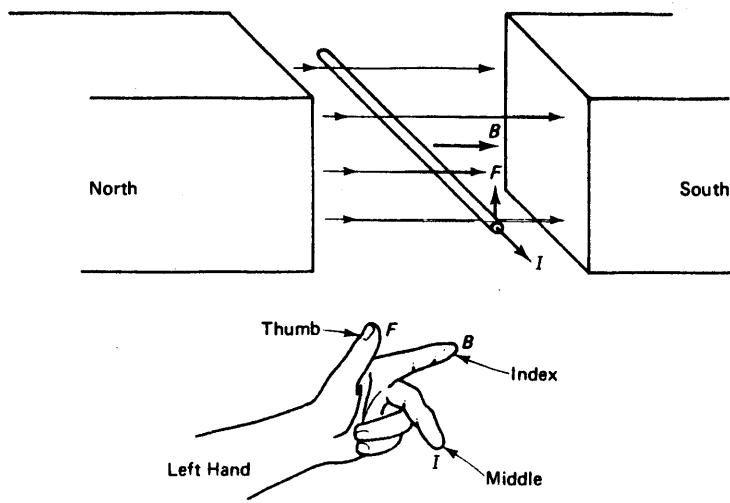
حل:

بلی همگی صحیح هستند.

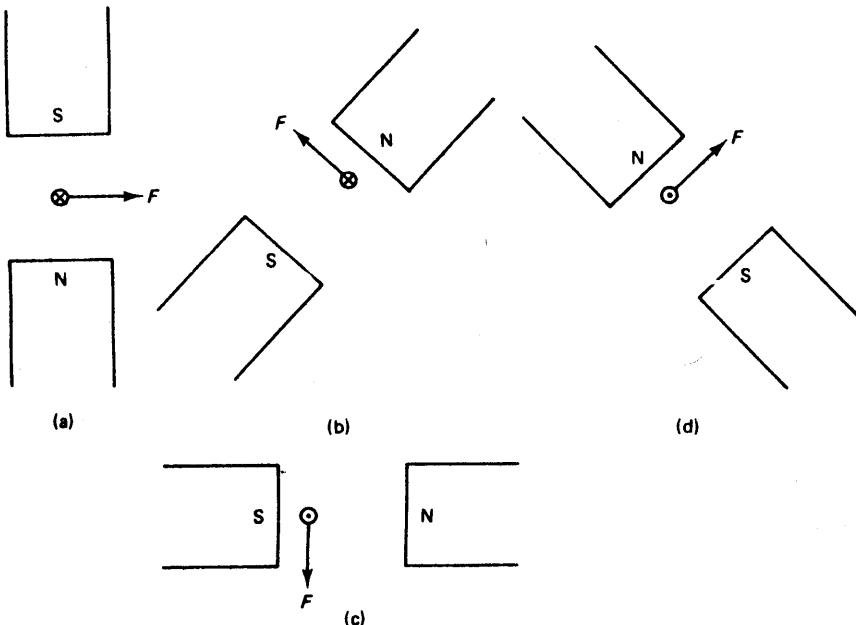
1) Biot-Savart-Law

2) Direction

3) Left-Hand-Rule



شکل ۱۴ - ۲ : نمایش قانون دست چپ



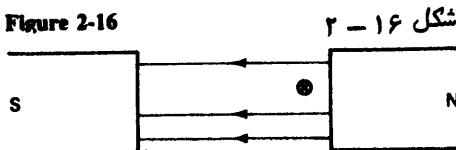
شکل ۱۵ - ۲ : در دو شکل ( a ) و ( b ) جهت حریان بطرف داخل صفحه گاغذی می باشد در دو شکل ( c ) و ( d ) جهت حریان بطرف خارج صفحه گاغذی می باشد

**Example 2-13 (English)**

: مثال ۱۳ - ۲ (Sistem ENG)

شکل (۱۶ - ۲) را در نظر میگیریم. طول هادی در این سیستم ۱۵ اینچ میباشد. مقطع قطبها مربع شکل و به ابعاد ۶ اینچ در نظر گرفته میشود. اگر شار (نیروی حاصله) ۴۰۰,۰۰۰ lines در نظر گرفته شود، مقدار و جهت نیروی تولید شده (نیروی حاصله) را پیدا کنید. فرض کنید که جریان هادی ۸ آمپر باشد و جهت آن بطرف داخل صفحه کاغذ در نظر گرفته شود.

Figure 2-16



شکل ۱۶ - ۲

: حل:

از رابطه (۲ - ۲a) استفاده میکنیم ولی باید توجه کرد که طول موثر هادی ۶ اینچ است (چرا؟) ابتدا از رابطه (۲ - ۱) استفاده کرده و چگالی شار (B) را حساب میکنیم. لذا

$$A = 6 \times 6 = 36 \text{ in}^2$$

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{400k}{36}$$

$$= 11.11 \text{ kilolines/in}^2$$

: پس:

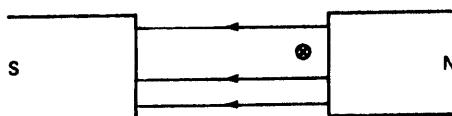
$$\begin{aligned} F &= 0.885Bil \times 10^{-7} \\ &= 0.885 \times 11.11 \times 10^3 \times 8 \times 6 \times 10^{-7} \\ &= 0.0472 \text{ lb} \end{aligned}$$

با استفاده از قانون دست چپ درمی یا بایم نیرو بسمت بالا خواهد بود.

**Example 2-14 (SI)**

: مثال ۱۴ - ۲ (Sistem SI)

شکل (۱۷ - ۲) را در نظر میگیریم. طول هادی در این سیستم ۳۵ سانتیمتر میباشد. مقطع قطبها مربع شکل و به ابعاد ۲۰ سانتیمتر در نظر گرفته میشود. اگر شار ۵۰۰۰ وبر باشد، مقدار و جهت نیروی حاصله (تولید شده) را حساب کنید، فرض بر آن است که جریان هادی ۸ آمپر باشد و جهت آن بطرف داخل کاغذ در نظر گرفته شود.



شکل ۱۲ - ۲

حل:

از رابطه (۲-۲b) استفاده میکنیم ولی باید توجه کرد که طول موثر هادی ۲۰ سانتیمتر است (چرا؟) ابتدا از رابطه (۲b-۱) استفاده کرده و چگالی شار (B) را حساب میکنیم لذا:

$$A = 0.2 \times 0.2 = 0.04 \text{ m}^2$$

$$B = \frac{\phi}{A} = \frac{4 \times 10^{-3}}{0.04}$$

$$= 0.1 \text{ Wb/m}^2 (\text{T})$$

پس:

$$F = Bill$$

$$= 0.1 \times 8 \times 0.2$$

$$= 0.16 \text{ N (newtons)}$$

با استفاده از قانون دست چپ درمی یابیم که جهت نیرو بسمت بالا است.

## ۲-۵ گشتاور (کوپل) تولید شده توسط یک هادی (یک سیم)

### 2-5 TORQUE DEVELOPED BY A CONDUCTOR

یک هادی را بر روی یک استوانه سوار میکنیم و فرض مینماییم که استوانه آزادانه بتواند دوران کند (شکل ۱۸ - ۲). اگر از این هادی حریان بگذرد نیرویی حاصل میشود (در قسمت قبل درباره این موضوع صحبت کردیم). میدانیم اگر نیرویی بر بدنی جسمی اثر کند و آن حسم آزادانه بتواند حول محوری بحرکت درآید، در این صورت گشتاور (کوپل) حاصل خواهد شد. گشتاور (کوپل) از نظر مقدار این چنین حساب میشود:

$$T = F \times r \quad (2-8a) \quad \text{در سیستم (ENG) داریم:}$$

$$T = F \times r \quad (2-8b) \quad \text{در سیستم (SI) داریم:}$$

در روابط اخیر  $F$  نیرو،  $r$  فاصله و  $T$  گشتاور (کوپل) میباشد. باید توجه کرد که:

الف: در سیستم (ENG) واحد  $F$  پوند بوده و در سیستم (SI) واحد  $F$  نیوتون است.

ب: در سیستم (ENG) واحد  $r$  فوت بوده و در سیستم (SI) واحد  $r$  متر است.

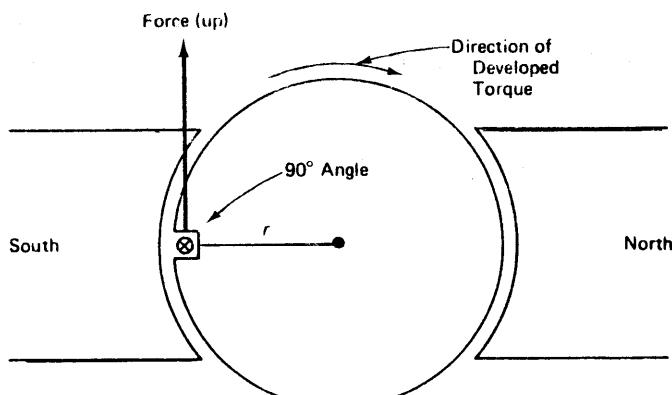
ج: در سیستم (ENG) واحد  $T$  پوند-فوت (Lb-Ft) بوده و در سیستم (SI) واحد  $T$  نیوتون متر (Nm) میباشد.

در اینجا یادآوری میکنیم که در روابط فوق  $r$  فاصله عمودی محل تاثیر نیرو تا محور دوران میباشد.

گشتاور حاصله در شکل (۱۸ - ۲) باعث میشود که استوانه بچرخد. با چرخش استوانه هادی وضعیتهای حدیدی اختیار میکند که بعنوان نمونه چند وضعیت در شکل (۱۹ - ۲) نمایش گذاشته شده است.

با توجه به این شکل در میاییم که با تغییر وضعیت هادی نسبت به وضعیت اولیه (شکل ۱۸ - ۲)، دائماً "فاصله عمودی نیرو تا محور دوران کاهش میابد. مثلًا" میتوان گفت که  $r_2$  از  $r_1$  کوچکتر است.

هرگاه هادی در وضعیتی قرار گیرد که نیروی حاصله مطابق  $F$  در شکل (۱۹ - ۲) باشد، در این صورت فاصله عمودی نیرو تا محور دوران صفر است و گشتاور حاصله



شکل ۱۸ - ۳. گشتاور حاصله توسط یک هادی که درون میدان مغناطیسی قرار دارد

نیز در این مرحله صفر خواهد بود. خاطر نشان میسازیم که در تمامی مراحل دوران پارامترهای ذیل ثابت است.

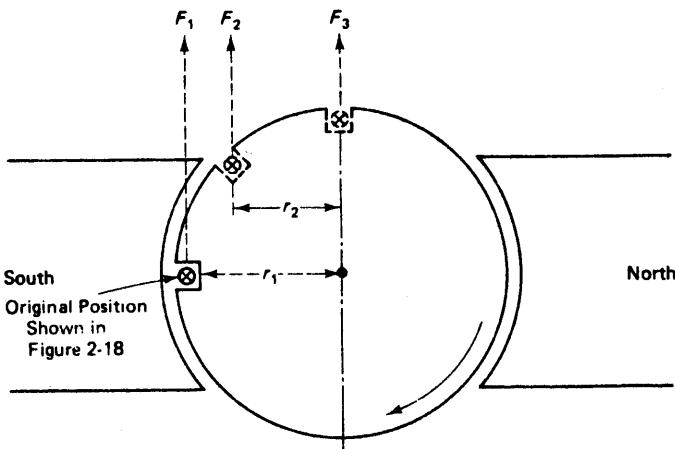
الف: چکالی شار (B)

ب: حریان هادی (I)

ج: طول هادی (L)

لذا مقدار نیرو (F) نیز در تمامی مراحل دوران ثابت میماند (چرا؟) اما باید

گفت در هنگام دوران فاصله  $\pi$  دائماً تغییر میکند، بالنتیجه گشتاور (کوپل) نیز در هنگام دوران متغیر بوده و ثابت نمیباشد. باید توجه داشت که هنگامیکه هادی درست مقابله قطب قرار دارد (شکل ۲-۱۸) در اینصورت گشتاور حاصله حداقل (ماکریم) میباشد، همچنین هرگاه هادی ۹۰° از قطب فاصله پیدا نمود در اینصورت  $\pi$  صفر بوده و گشتاور حاصله نیز صفر میشود (وضعیت  $F_3$  در شکل ۲-۱۹).



شکل ۲-۲: دوران یک هادی درون یک میدان مغناطیسی

میتوان اینچنین تعبیر کرد که تغییرات گشتاور مشابه تغییرات ولتاژ القاء است (بخش ۲-۱-۲ همین فصل) مثلاً "هرگاه هادی در یک سیستم دو قطبی در مقابل قطب قرار گیرد ولتاژ القاء شده و گشتاور هر دو ماکریم بوده و هرگاه هادی در نقطه‌ای درست وسط دو قطب قرار گیرد در اینصورت ولتاژ القاء شده و گشتاور هر دو صفر خواهد بود.

با جایگزینی روابط (۲-۲) در روابط (۸-۲) میتوان گشتاور ماکریم حاصله

توسط یک هادی را بدست آورد برای سیستم (ENG) داریم :

$$T = 0.885 B I l r \times 10^{-7} \quad (2-9a)$$

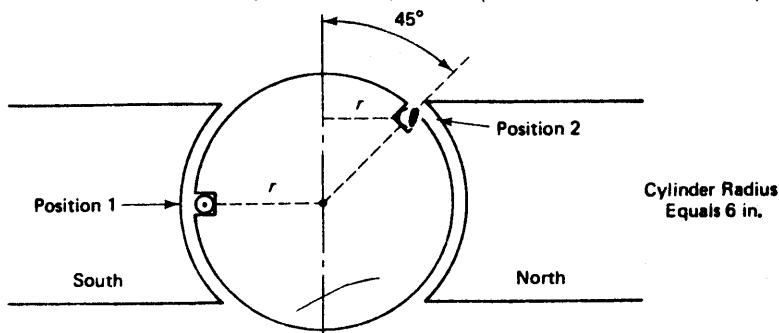
برای سیستم (SI) داریم :

$$T = B I l r \quad (2-9b)$$

در روابط اخیر  $\tau$  شعاع استوانه میباشد. روابط (۲ - ۹) را نیز میتوان برای محاسبه گشتاور لحظه‌ای حاصله در هر نقطه از دوران بکار برد. برای محاسبه  $\tau$  در روابط لحظه‌ای باید از قوانین مثلثات و جبرا استفاده کرد.

### مثال ۲ - ۱۵ (سیستم ENG) :

شکل (۲ - ۲۰) را در نظر میگیریم. برای دو وضعیت نشان‌داده شده در شکل مقدار و حجه گشتاور حاصله را بدست آورید. در این سیستم چگالی شار  $I = 150 \text{ kilolines/in}^2$ ،  $B = 5 \text{ اینچ}$  و جریان مساوی  $A = 8 \text{ مپراست}$ . همچنین اگر بخواهیم گشتاورها را دو برابر کنیم، در حریان چه تغییری باید داد.



شکل ۲ - ۲۰ : سیستم مربوط به مثال ۲ - ۱۵

حل :

در وضعیت (۱) با استفاده از قانون دست چپ در میباشیم که نیرو بطرف پائین بوده ولذا گشتاور در حجه خلاف عقربه ساعت (۱) (CCW) عمل میکند. با استفاده از رابطه (۲ - ۹a) میتوان گشتاور در وضعیت (۱) را بدست آورد و میدانیم گشتاور در این وضعیت ماقریم است. باید تذکر داد که  $\tau$  در اینحالت  $5/8$  فوت ( $6$  اینچ) میباشد. پس:

1) Counter-Clockwise = CCW

$$T = 0.885(150k)(8)(5)(\frac{1}{2}) \times 10 \\ = 0.2655 \text{ lb-ft}$$

در وضعیت (۲) با استفاده از قانون دست چپ در میابیم که نیرو بطرف پائین بوده ، اما در اینحالت گشتاور در جهت عقریه ساعت (cw) عمل میکند . در اینحالت فاصله ۲ دیگر همان شاع استواه نیست و باید ۲ حدید حساب گردد . لذا :

$$r = (\frac{1}{2} \text{ ft})(\sin 45^\circ) \\ = 0.5(0.707) = 0.3535 \text{ ft}$$

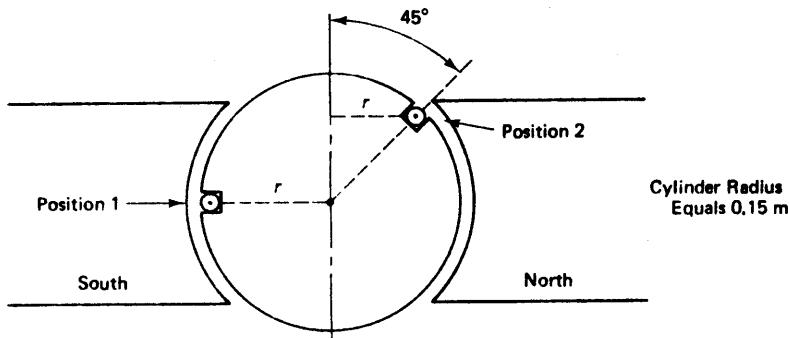
پس :

$$T = 0.885(150k)(8)(5)(0.3535) \times 10^{-7} \\ = 0.1877 \text{ lb-ft}$$

چون گشتاور متناسب با جریان میباشد ، لذا اگر بخواهیم گشتاور دو برابر شود ، لذا باید جریان را دو برابر نمود (۱۶ آمپر) .

### مثال ۱۶ - ۲ (سیستم SI) :

شکل (۲-۲۱) را در نظر میگیریم . مطلوبست محاسبه مقدار و جهت گشتاور حاصله در دو وضعیت نشان داده شده در شکل ، در صورتیکه بدانیم چکالی شار ۱/۵ تسلای ، ۱۲ سانتی متر و حریان ۸ آمپر باشد . همچنین اگر بخواهیم گشتاور دو برابر شود جریان را چقدر باید تغییر داد .



شکل ۲-۲۱ : سیستم مربوط به مثال ۱۶ - ۲

حل

در وضعیت (۱) با استفاده از قانون دست چپ در میابیم که نیرو بطرف پائین بوده و گشتاور در جهت خلاف عقربه ساعت (CCW) عمل میکند. از رابطه (۲ - ۹b) استفاده میکنیم و میدانیم که در این وضعیت گشتاور ماکریم است، همچنین باید داشت که  $\tau$  معادل ۱۵ سانتیمتر میباشد. لذا:

$$\begin{aligned} T &= 1.5 \times 8 \times 0.12 \times 0.15 \\ &= 0.216 \text{ N-m} \end{aligned}$$

در وضعیت (۲) با استفاده از قانون دست چپ در میابیم که نیرو بطرف پائین بوده و گشتاور در جهت عقربه ساعت (CW) عمل میکند. در اینحالت  $r$  دیگر مساوی شعاع استوانه نیست، بلکه باید آنرا حساب نمود.

$$r = (0.15 \text{ m})(\sin 45^\circ)$$

$$= (0.15)(0.707) = 0.1061 \text{ m}$$

$$T = 1.5 \times 8 \times 0.12 \times 0.1061$$

$$= 0.1528 \text{ N-m}$$

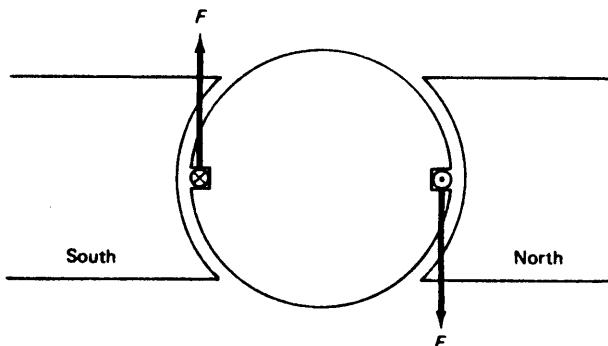
پس:

چون گشتاور با جریان متناسب است لذا برای دو برابر کردن گشتاور باید جریان را دو برابر نمود (۱۶ آمپر).

### ۱ - ۵ - ۲ گشتاور حاصله توسط یک کلاف:

اگر یک کلاف تک دوری (۱) بسازیم و بر روی استوانهای جا سازی کنیم سیستمی مطابق شکل (۲ - ۲۲) حاصل میشود. از آنحاییکه این کلاف یک حلقه را تشکیل میدهد اگر جریان از سمت چپ بدورون صفحه کاغذ برود از سمت راست از صفحه کاغذ خارج میگردد. در اینحالت یکی از نیروها بسمت بالا است و دیگری بسمت پائین خواهد بود (قانون دست چپ). هر دو نیرو گشتاوری در جهت عقربه ساعت (CW) تولید میکند و لذا گشتاور حاصله قوی تر از حالت تک سیمه بوده و استوانه بهتر میچرخد. تنها جیزی که در این بحث جای خالی دارد این است که باید به نحوی در سیم های سمت راست و سمت چپ کلاف دائمی "جریان حاری سازیم و این موضوع را در فصول بعدی شرح میدهیم.

1) Single-Turn-Coil



شکل ۲-۲۲

۶- ۲ نیروی ضد محرکه : (BEMF)

### 2-6 BACK ELECTROMOTIVE FORCE (BACK EMF)

شکل (۲-۱۹) بازنگری میکنیم و میبینیم که هادی بر اثر جریانی که از آن میگذرد میچرخد (حالت موتوری) باید گفت که در اینحالت نیز در هادی ولتاژ القاء میگردد. پلارتیه این ولتاژ القائی همواره مخالف حریانی است که باعث میشود هادی حرکت درآید. از آنجایی که ولتاژ القائی با حریان مخالف است به آن نیروی ضد محرکه گفته میشود. نیروی ضد محرکه نقش مهمی در عملکرد موتورها ایفا میکند و در فصل ۵ بیشتر راجع به آن صحبت میکنیم.

خوانندگان محترم میتوانند با استفاده از قانون دست راست دریابند که چرا پلارتیه ولتاژ القاء شده با جهت حریان مخالف است.

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 2

Symbol	Definition	Units	
		English	SI
۱ $v$	Velocity of a conductor	in./s	m/s
۲ $l$	Length of conductor in magnetic field	inches	meters
۳ $\theta$	Angle between wire's motion and lines of flux	degrees	degrees
۴ $t$	Time it takes for a conductor to go from zero flux to maximum flux cut	seconds	seconds
۵ $z$	Number of conductors	—	—
۶ $E_a$	Average induced voltage	volts	volts
۷ $r$	Radius	feet	meters
۸ $P$	Number of poles	—	—
۹ $S$	Rotational speed (English)	rev/min	—
۱۰ $\omega$	Rotational speed (SI)	—	rad/s
۱۱ $F$	Force produced by a conductor	pounds	newtons
۱۲ $T$	Torque	lb-ft	N-m

علائم اختصاری استفاده شده در فصل ۲ :

- ۱ - سرعت یک هادی
- ۲ - طول هادی که درون میدان مغناطیسی قرار دارد
- ۳ - زاویه بین حرکت سیم و خطوط شار
- ۴ - زمان لازم برای حرکت هادی از موقعیکه شاری را قطع نمی کند تا موقعیکه حد اکثر شار را قطع می کند
- ۵ - ولتاژ القاء شده متوسط
- ۶ - تعداد هادیها
- ۷ - ساعت
- ۸ - تعداد قطبها
- ۹ - سرعت دورانی در سیستم انگلیسی
- ۱۰ - سرعت دورانی در سیستم SI
- ۱۱ - نیروی تولید شده متوسط یک هادی
- ۱۲ - گشتاور (کوپل)

# فصل سوم

## ساخت ماشینهای DC

۲۳ صفحه

DC MACHINE CONSTRUCTION

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## ساختمان ماشینهای DC

### مقدمه:

قبل از اینکه وارد حوزه‌یات مربوط به زنراتورها و موتورهای DC شویم درباره ساختمان و شکل ظاهری ماشینهای DC صحبت میکیم. هدف از این فصل آشناشی با قسمتهای مهم ماشینهای DC است.

### ۳-۱ ARMATURE

#### ۱- آرمیچر:

در فصل قبل (فصل ۲) راجع به اصول تولید ولتاژ و کشتاور (کوپل) صحبت کردیم و دیدیم که:

الف: برای تولید ولتاژ باید کلاف درون یک میدان مغناطیسی بچرخد.

ب: برای تولید کشتاور (کوپل) باید از کلافی که آزادانه میتواند درون یک میدان مغناطیسی بچرخد، حریان عبور کند.

در ماشینهای DC کلافها بر روی قسمت دوار ماشین (رتور) جاسازی شده‌اند

(واصطلاحاً "به رتور ماشینهای DC آرمیچر گفته می‌شود") همچنین بدکلافهای آرمیچر، سیم پیچ آرمیچر (۱) اتلاق میگردد.

آرمیچر دارای یک محور (۲) بوده که بر روی آن صفحات دایره‌ای کار هم قرار میگیرند و یک هسته استوانه‌ای مورق (۳) را تشکیل میدهند. حنس این صفحات دایره‌ای

الیاز فولاد میباشد. علت اینکه هسته آرمیچر را مورق میسازند آن است که پدیده جریان گردابی (۴) تضعیف شود. درباره حریان گردابی در فصل ۴ صحبت خواهد شد. شکل

(۱-۳) آرمیچر یک ماشین DC را نشان میدهد. با توجه به این شکل شیارهای (۵)

"آرمیچر کاملاً" مشهود است و سیم پیچ آرمیچر درون این شیارها جاسازی میشود. معمولاً آرمیچر از چندین کلاف تشکیل شده است و نحوه سیم پیچی (سیم بندی) آرمیچر را در همین فصل (بخش ۶ - ۳) توضیح خواهیم داد.

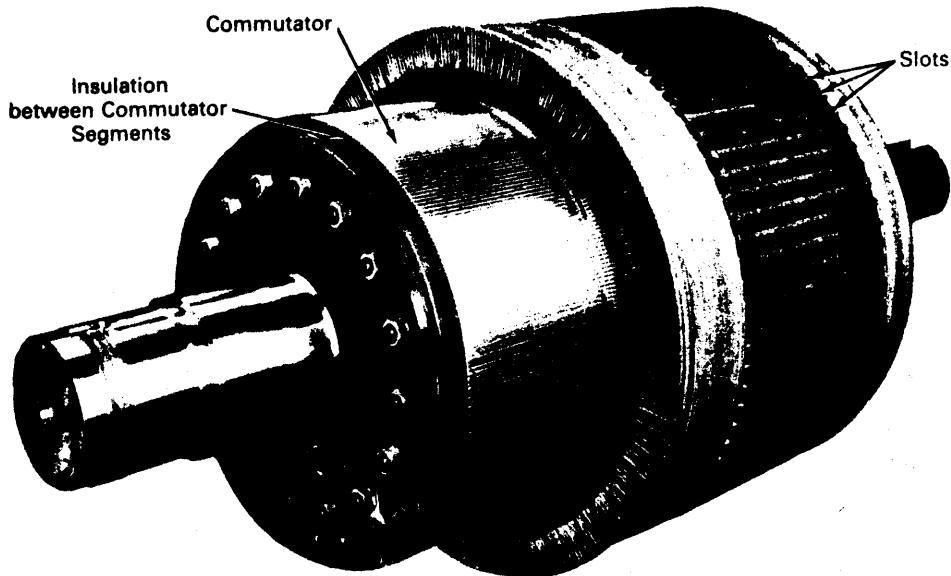
1) Armature-Winding

2) Shaft

3) Laminated

4) Eddy-Current

5) Slots



شکل ۱ - ۳: شمای ارمیچر یک ماشین DC

### 3-1.1 Commutation

### ۱ - ۳ کموتاسیون (یکسوسازی) :

در ماشینهای DC ترمینالهای سیم پیچ‌ها (ترمینالهای کلافهای آرمیچر) به کموتاتور (۱) وصل می‌شود. باید گفت که کموتاتور از تیغه‌های مسی تشکیل شده که در امتداد محور آرمیچر قرار گرفته‌اند. این تیغه‌های مسی نسبت به هم عایق بوده و همچنین بین این تیغه‌ها و قسمتهای فلزی دیگر آرمیچر نیز عایق وجود دارد و باید خاطر نشان ساخت که از طریق همین کموتاتور است که ماشین DC با جهان خارج ارتباط پیدا می‌کند.

در حالت زیراتوری جریان سیم پیچ آرمیچر (کلافها) از طریق کموتاتور به مصرف کننده (۲) می‌رود و در حالت موتوری جریان از طریق کموتاتور به سیم پیچ آرمیچر (کلافها) می‌رسد.

در فصل قبل (فصل ۲) دیدیم که اگر یک هادی درون یک میدان مغناطیسی بجرخد، ولتاژ متناوب در هادی تولید می‌شود (ولتاژ القابی - شکل ۷ - ۲). یکی دیگر از وظایف کموتاتور تبدیل این ولتاژ متناوب (AC) به ولتاژ مستقیم (DC) خواهد بود.

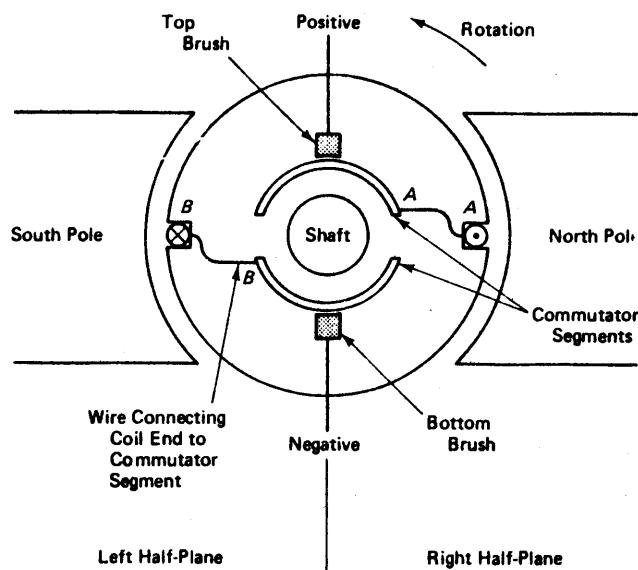
1) Commutator

2) Load

در حقیقت کموتاتور یک نوع عمل یکسو سازی را انحصار میدهد تا خروجی DC حاصل شود . شکل (۲ - ۳) یک کلاف تک دوری را نشان میدهد که درون یک میدان مغناطیسی دو قطبی میچرخد . هنگام دوران آرمیچر، یکی از ترمینالهای کلاف (A) همواره به تیغه مسی A در کموتاتور متصل است و ترمینال دیگر کلاف (B) همیشه به تیغه مسی B در کموتاتور وصل میباشد . باید گفت که ولتاژ القاء شده را میتوان توسط دو چاروبک (۱) نشان داده شده در شکل (۲ - ۳) حس نمود .

جاروبکها به قاب (بدنه) (۲) زنراتور DC متصل اند و دوران نمیکنند . لذا جاروبکهای فوقانی و تحتانی دائماً " به ترتیب با سیم پیچهای سمت راست و چپ کلاف سروکارخواهند داشت ، در شکل (۲ - ۳) فرض برآن است که قطب شمال (قطب مثبت) در سمت راست ماشین قرار دارد . با اندکی تفکر در میباشیم که عمل یکسو سازی بسهولت انجام میگیرد زیرا جهت حریان همواره طوریست که حریان از جاروبک فوقانی خارج و به جاروبک تحتانی وارد میگردد . باید گفت که هرگاه هادیهای A ، B در مقابل جاروبکها قرار گیرند (A در مقابل جاروبک فوقانی و B در مقابل جاروبک تحتانی) در این صورت عمل سوئیچینگ (کلیدزنی) رخ میدهد . در اینحالات تماس جاروبک بالائی با تیغه مسی A قطع شده و همزمان با آن تماس این جاروبک با تیغه مسی B برقرار میشود . در اینجا مذکور میشیم که هنگام عمل سوئیچینگ (کلید زنی) ولتاژ القاء شده در هر یک از هادیهای A و B صفر میشود ، زیرا در این لحظه هیچ شاری توسط کلاف قطع نمیگردد . در ماشینهای DC پدیده‌ای بنام عکس العمل آرمیچر (۳) وجود دارد و بخارطه

همین پدیده است که هنگام عمل سوئیچینگ (کلید زنی) ولتاژ القاء شده در هادیهای A و B فوق الذکر کاملاً " صفر نخواهد بود . درباره این پدیده در همین فصل صحبت خواهیم کرد . در اینجا مذکور میشیم که بخارطه همین صفر نبودن ولتاژ القاء شده ، چرقه‌هایی (۴) حین عمل سوئیچینگ در ماشین دیده میشود . علت بروز جرقه آن است که هنگام عمل سوئیچینگ ، جاروبک دو تیغه کموتاتور را بهم وصل مینماید و در این لحظه بین دو تیغه مسی A ، B حریان برقرار شده و بصورت حرقه خودنمایی میکند . در حالت ایده‌آل هنگام عمل سوئیچینگ ولتاژ القاء شده در دو هادی A ، B صفر است ولذا جرقه پدیدار نمیشود ، زیرا بین دو تیغه مسی اختلاف ولتاژ وجود ندارد . اما در عمل



شکل ۲-۳: نمایش ساده کموتاتور در یک ژراتور DC دوقطبی اوضاع فرق میکند و ولتاژ القاء شده کاملاً "صفر" نیست.

### ۲-۱-۳ جاروبکها :

برای اینکه عمل کموتاتیون (یکسازی) بنحو احسن صورت پذیرد ، جاروبکها باید دارای مزایای زیر باشند .

۱- ازهادی خوب تهیه شوند .

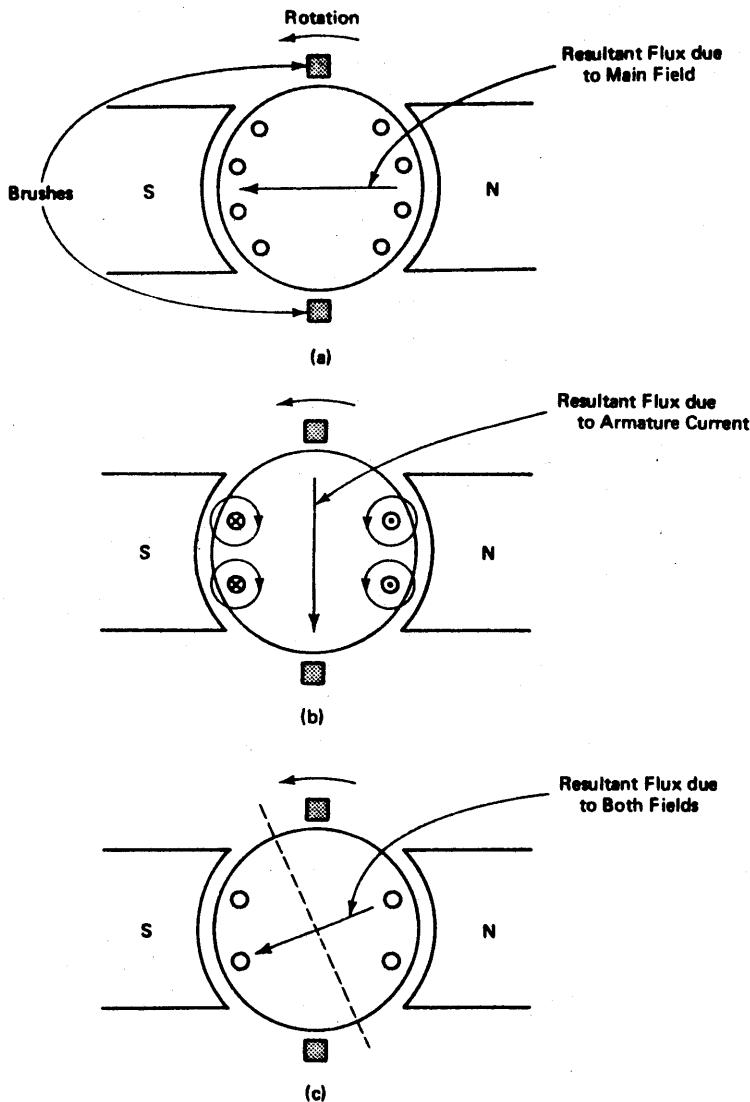
۲- جنس آنها خوب باشد و زود سائیده نشوند .

۳- حتی الامکان نرم باشد نا با تیغه های مسی اصطکاک (۱) زیادی ایجاد نکند .

(**بخاطر دلایل فوق حاروبکها را از کربن ، گرافیت و برخی اوقات از مخلوطی از مس و کربن میسازند**). باید گفت که پس از آنکه ماشین مدت زیادی کار نمود جاروبکها سائیده میشوند و باید عوض شوند . جاروبکها توسط گیره مخصوصی بنام گیره چاروبک (۲) در وضعیت ثابتی قرار میگیرند و دائماً "با تیغه های مسی کموتاتور در تماس هستند .

1) Friction

2) Brush Rigging



شکل ۳ - ۳ : میدان های مغناطیسی در یک ژنراتور DC دو قطبی

- شار اصلی فقط نشان داده شده است
- فقط شار گل ارمیچر نشان داده شده است
- شار منتجه نشان داده شده است

گیره‌های فوق الذکر توسط عایقی خاص به بدنه ماشین متصل است. این گیره‌ها حاوی فنر (۱) نیز هستند تا به جاروبکها فشار لازم حفظ تماس خوب با کموتاتور اعمال شود.

### ۳ - ۱ - ۳ عکس العمل آرمیچر:

یک ژنراتور DC را در حالت بارداری در نظر می‌گیریم. واضح است که از سیم پیچهای ارمیچر حریان می‌گذرد (شکل ۳ - ۳). در نتیجه حریان عبوری از سیمهای ارمیچر، شاری نیز حاصل می‌گردد که به آن شار آرمیچر گفته می‌شود. باید گفت که هر چه بار زیادتر شود، حریان ارمیچر نیز افزونتر شده ولذا شار ارمیچر نیز زیاد می‌شود. همانطور که از شکل (۳ - ۳b) پیداست مسیر شارهای ارمیچر دایره‌ای بوده و هادی را دور می‌زند. همانطور که از شکل پیداست این شارهای دایره‌ای با هم جمع شده و شار کل آرمیچر را تشکیل می‌دهند و حجت این شار کل بطرف پائین است. اما باید گفت که در ماشینهای DC شار حاصل از قطبها مانین نیز وجود دارد (شار مدار تحریک). لذا درون ماشین DC دو نوع شار وجود خواهد داشت.

الف: شار حاصل از قطبها مانین (شار مدار تحریک) که به شار اصلی معروف است.

ب: شار کل آرمیچر

لذا در می‌باییم که درون ماشین DC همواره منتجه دو شار فوق الذکر وجود دارد. این شار منتجه (۲) را می‌توان در شکل (۳ - ۳c) مشاهده کرد. در اینجا احساس می‌کنیم که با دوران ماشین، هادیها موقعی موازی میدان مغناطیسی منتجه حرکت می‌کنند که محور خط چین نشان داده شده در شکل (۳ - ۳c) را قطع نمایند (چرا؟). در این لحظه هادیها خطوط شار را قطع نمی‌کنند ولذا ولتاژ القاء شده در هادیها صفر است. پس بهتر است جاروبکها را در امتداد این محور خط چین قرار دهیم. تا جرقه پدیدار نشود اما اگر جاروبکها مطابق شکل (۳ - ۳a) قرار گیرند، در اینصورت حتماً "جرقه حین عمل کوموتاتیون" بوجود خواهد آمد.

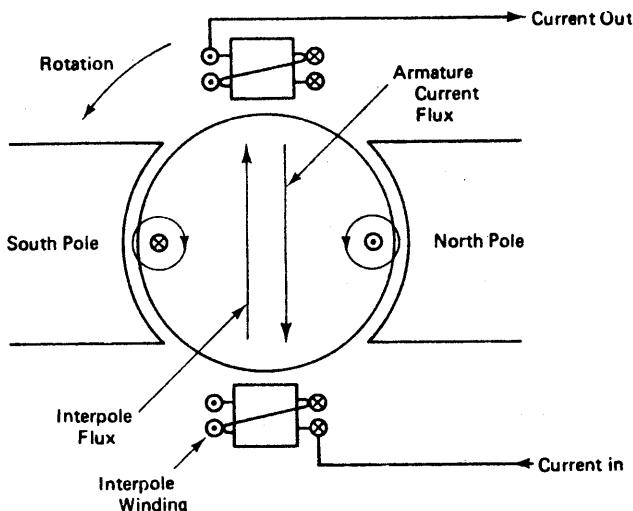
از بحث فوق نتیجه می‌شود که عکس العمل آرمیچر ایجاد می‌کند که جاروبکها از وضعیت ایده آل خود تغییر مکان دهند، بخاطر همین امر گاهی اوقات به عکس العمل آرمیچر، پدیده جابجا کردن جاروبکها (۳) نیز گفته می‌شود.

- 1) Spring
- 2) Resultant-Flux
- 3) Brush - Shifting

### 3-2 INTERPOLES

۲-۲ قطبها کمکی (قطبها فرعی) :

یکی از روش‌های موجود در حبّت کاهش عکس‌العمل آرمیچر، نصب قطبها فرعی (۱) در بین قطبها اصلی است (شکل ۴-۳) :



شکل ۴-۳: ماشین DC دو قطبی با قطب‌های کمکی (فرعی)

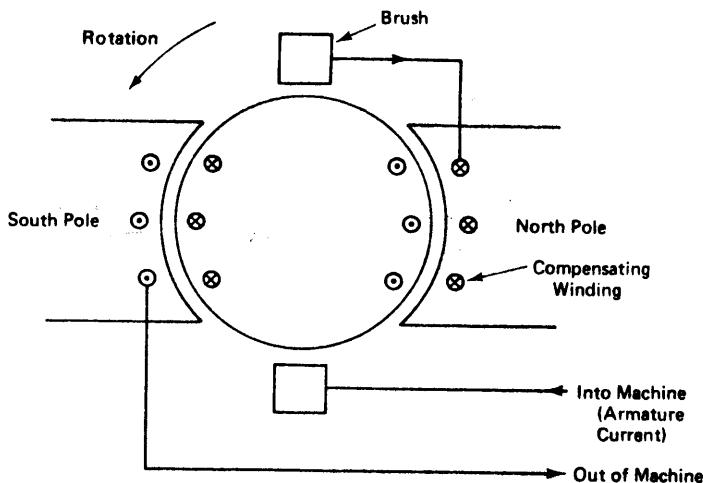
قطبها فرعی توسط سیم پیچ تغذیه می‌شوند و پلاریته میدان حاصله طوریست که با شار کل آرمیچر (شکل ۴-۳) در تضاد است. باید گفت که سیم پیچ قطبها فرعی با سیمهای آرمیچر سری شده‌اند، لذا اگر شار آرمیچر افزایش یابد (بعثت افزایش حریان آرمیچر)، شار متضاد حاصله از قطبها فرعی (کمکی) نیز متناسبآ افزون می‌گردد. باید گفت که چون سیمهای آرمیچر با سیمهای قطبها فرعی (کمکی) سری شده‌اند، لذا: مقاومت سیم پیچ قطبها کمکی + مقاومت سیم پیچ آرمیچر = کل مقاومت مدار آرمیچر

۳-۳ سیم پیچهای جبران کننده (ترمیم کننده) :

### 3-3 COMPENSATING WINDINGS

یکی دیگر از روش‌های موجود جهت کاهش عکس‌العمل آرمیچر استفاده از سیم

1) Interpole



شکل ۵-۳: ماشین DC دو قطبی با سیم پیچ جبران کننده

پیچهای جبران کننده (۱) است. این سیمها بر روی قطبهای اصلی جاسازی می‌شوند. (شکل ۵-۳) و باید گفت که این سیمها همانند نیز با سیمها آرمیچر از نظر الکتریکی سری شده‌اند. لذا با افزایش حریان در سیمها آرمیچر (حریان بار) (۲) شار سیمها آرمیچر و شار سیمها جبران کننده هر دو افزایش می‌باید. اما طرز اتصال سیم پیچهای جبران کننده طوریست که شار حاصله از این سیمها با شار آرمیچر در تضاد خواهد بود. لذا اثرات یکدیگر را خنثی می‌کنند. در اینجا می‌توان گفت:

مقاومت سیم پیچ جبران کننده + مقاومت سیم پیچ آرمیچر = کل مقاومت مدار آرمیچر

#### ۴- ۳ قطبهای اصلی ماشینهای DC (قطبهای تحریک) (۳) :

تا حال هرچه درباره ماشینهای DC گفته‌ایم مبتنی بر این نکته بود که شار اصلی توسط قطبهای شمال و جنوب (مثبت و منفی) تولید می‌گردد. به این قطبها معمولاً "قطبهای اصلی" یا "قطبهای تحریک" گفته می‌شود. قطبهای اصلی به دو طریق ساخته می‌شود.

- ۱ - در ماشینهای کوچک بویژه اسباب بازی‌ها، قطبهای اصلی از آهن ریای دائم ساخته می‌شود.
- ۲ - در اکثر ماشینهای DC متداول، میدان اصلی را توسط یک سیم پیچ که به دور قطبها

1) Compensating winding  
3) Field-Pole

2) Load Current

پیچیده شده است تولید میکند.

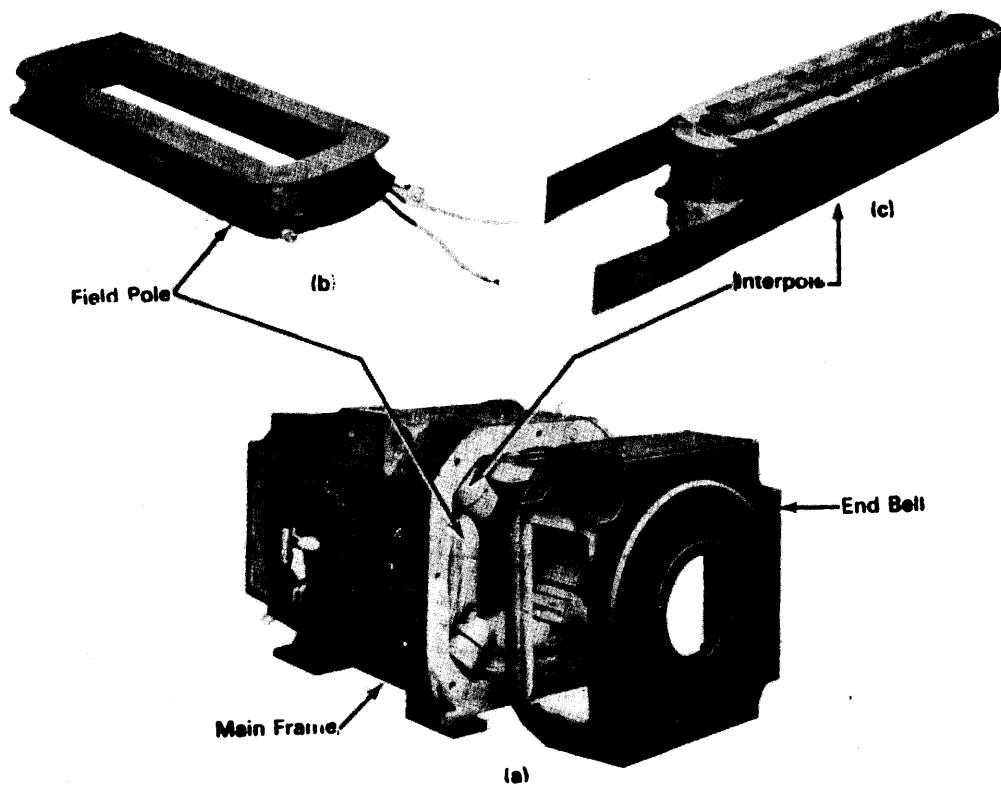
حال قدری راجع به میدان های مغناطیسی فوق الذکر بیشتر توضیح میدهیم . در بندیک فوق الذکر راجع به آهن ربای دائمی صحبت کردیم . آهن ربای دائمی از حنس مواد فرو مغناطیسی بوده که در ابتدای امر بوسیله یک منبع خارجی تحریک میشود . این تحریک خارجی میتواند توسط حریان یک سیم پیچ که به دور هسته پیچیده شده است عملی گردد (شکل ۱ - ۱ در فصل ۱) ، یا میتوان هسته فرو مغناطیسی را در محاورت یک میدان مغناطیسی بسیار قوی قرار داد . در هر دو حالت هرگاه تحریک خارجی برداشته شود ، هسته خاصیت مغناطیسی خود را با خاطر پدیده هیسترزیس و پس ماند مغناطیسی (فصل ۱) حفظ میکند .

باید خاطر نشان ساخت که شدت و ضعف این آهن ربای دائم به تحریک خارجی و نوع تحریک بستگی دارد . یکی از موادی که امروزه برای تهیه آهن ربای دائم از آن استفاده میکند الیکو<sup>(۱)</sup> میباشد که آلیازیست از آلومینیم ، کبات ، نیکل ، مس و آهن .

در بند "۲" فوق گفتیم که در اکثر ماشینهای DC میدان اصلی را توسط سیم پیچی که به دور قطبها پیچیده شده است ایجاد میکند . باید گفت که شدت و ضعف این میدان به تعداد دور سیم پیچ و حریان آن بستگی دارد . در اینجا متذکر میشویم که همواره برای تحریک سیم پیچهای قطبها اصلی به یک منبع ولتاژ DC نیاز داریم تا حریان سیم پیچهای قطبها اصلی را تامین کند . البته باید گفت که هرگاه مدار تحریک قطبها قطع گردد ، پس ماند مغناطیسی کمی در ماشین باقی میماند . اگر در ماشینهای DC از قطبها اخیر استفاده شود در اینصورت معمولاً "با دونوع سیم پیچی برای تحریک قطبها مواجه هستیم .

- ۱ - سیم پیچهای نازک ولی با تعداد دور زیاد که حریان کمی را تحمل میکند .
- ۲ - سیم پیچهای کلفت ولی با تعداد دور کم که حریان زیادی را از خود عبور میدهد . در فصل بعد که ماشینهای DC سری و شنت آشنازی پیدا میکنیم ، با این دو نوع سیم پیچ بیشتر آشنا میشویم . شکل (۶ - ۳) قطبها اصلی (قطبها تحریک) و قطبها فرعی ماشینهای DC را نشان میدهد .

1) Alnico



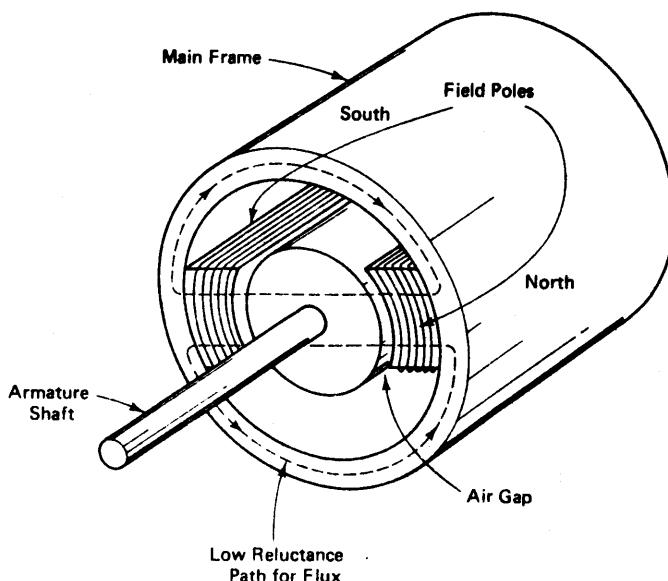
شکل ۶-۳:

a : ماشین DC با درپوش انتهاهای

b : قطب‌های اصلی (تحریک)

c : قطب‌های کمکی (فرعی)

**۳-۵ ساختمان مکانیکی ماشینهای DC :** از آنجایی که آرمیچر باید آزادانه و با اصطکاک کمی بچرخد، محور آرمیچر را بر روی یاطلاقانهای (۱) دردو طرف ماشین قرار می‌دهند. یاطلاقانها نیز بر روی صفحات مدوری بنام درپوش (۲) قرار دارند و درپوشها در دو انتهای ماشین نصب شده‌اند. باید گفت که درپوشها ماشین به بدنی یا قاب اصلی (۳) ماشین متصل می‌شوند. در اینجا مذکور می‌شویم که بدنی یا قاب اصلی ماشین علاوه بر اینکه درپوشها را تحمل می‌کند، متتحمل آرمیچر، جاروبکها، قطب‌های اصلی و قطب‌های کمکی نیز می‌گردد. همچنین بدنی یا قاب اصلی ماشین یک مسیر بارلوکتانس کم حبّت برگشت شار میدان اصلی (میدان تحریک) بوجود می‌آورد. بخاطر همین امر ضخامت این قاب (بدنه اصلی) معمولاً "بیش از حد نیاز می‌باشد (به شکل‌های ۶-۳ و ۷-۳ رجوع شود)



شکل ۷-۳: دیاگرام ساده‌ای از یک ماشین DC دو قطبی

1) BEARING

2) END-BELL

3) Main-Frame

**۳-۶ ARMATURE WINDINGS :** DC سیم پیچ آرمیچر در ماشینهای DC یکی از عوامل مهم و تعیین کننده مشخصه های ماشین است. معمولاً دو نوع سیم پیچی متداول برای آرمیچر ماشینهای DC وجود دارد.

۱- سیم پیچی مجاور (LW<sup>(۱)</sup>)

۲- سیم پیچی موجی (WW<sup>(۲)</sup>)

ابتدا سیم پیچی LW را شرح میدهیم (شکل ۸-۳). همانطور که از این شکل پیداست مشخصات ماشین بقرار زیر است:

الف: تعداد قطب های اصلی (قطبهای تحریک) چهار میباشد.

ب: تعداد شیار های آرمیچر هشت عدد است.

ج: تعداد تیغه های مسی کموتاتور هشت عدد میباشد (S<sub>۱</sub> تا S<sub>۸</sub>).

د: تعداد حاروب کها چهار عدد است (B<sub>۱</sub> تا B<sub>۴</sub>).

در شکل (۸-۳) مقطع آرمیچر شنان داده شده و فرض میکنیم ماشین در حالت خلاف عقربه ساعت (CCW) می چرخد. همانطور که از شکل پیداست، تعداد کلافهای آرمیچر هشت عدد است و با حروف A تا H کلافها را مشخص کردہ ایم.

فرض میکنیم هر کلاف از N دور سیم تشکیل شده باشد و ابتدا و انتهای هر کلاف با حروف خاصی مشخص شده است، مثلاً "ابتدا و انتهای کلاف B با حروف b و b' متمایز گردیده اند (و غیره) . برای وضعیت شکل (۸-۳) میتوان گفت:

۱- کلافهای A ، E ، C ، G خطوط شار را قطع کرده ولذا در آنها ولتاژ القاء میشود.

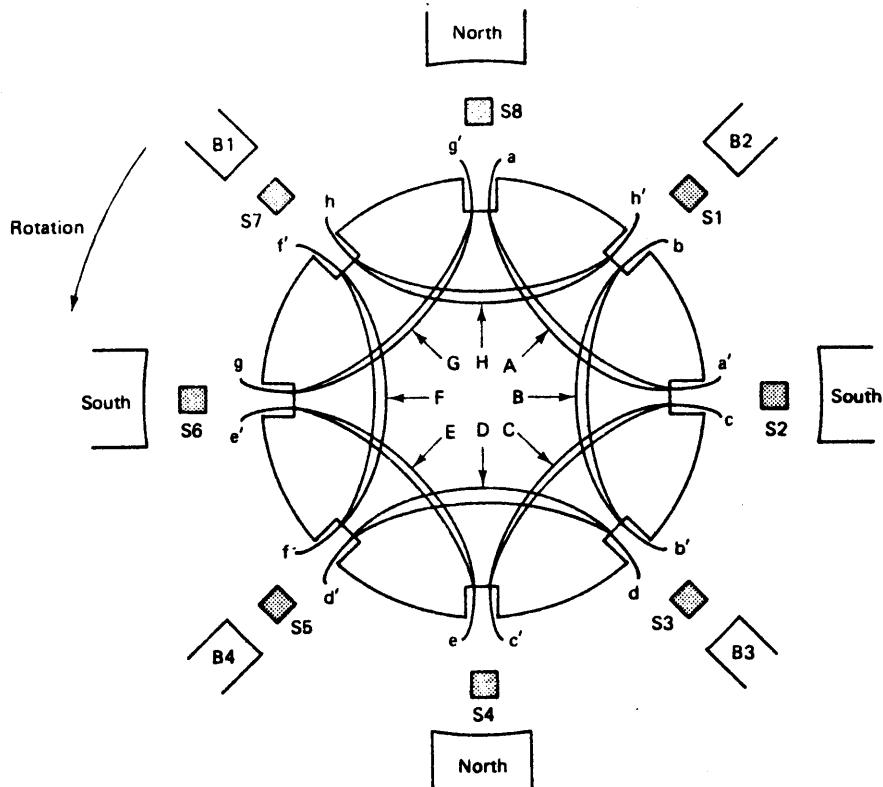
۲- کلافهای B ، D ، F ، H موازی خطوط شار حرکت میکنند ولذا در آنها ولتاژ القاء نمیشود.

با توجه بشکل (۸-۳) میتوان بهتر به نحوه سیم پیچی LW پی برد.

البته باید توجه کرد که تفاوت بین سیم پیچی LW و WW به نحوه اتصال کلافها با تیغه های مسی و تعداد این تیغه ها بستگی دارد.

1) Lap-Winding

2) Wave-Winding



شکل ۱-۳: شمای ساده یک ماشین DC، ۴ قطبی که ارمیچر آن شامل ۸ کلاف می‌باشد

## ۱-۶-۳ سیم پیچی مجاور از نوع سیمپلکس SLW

### 3-6.1 Simplex Lap Singly Reentrant Winding

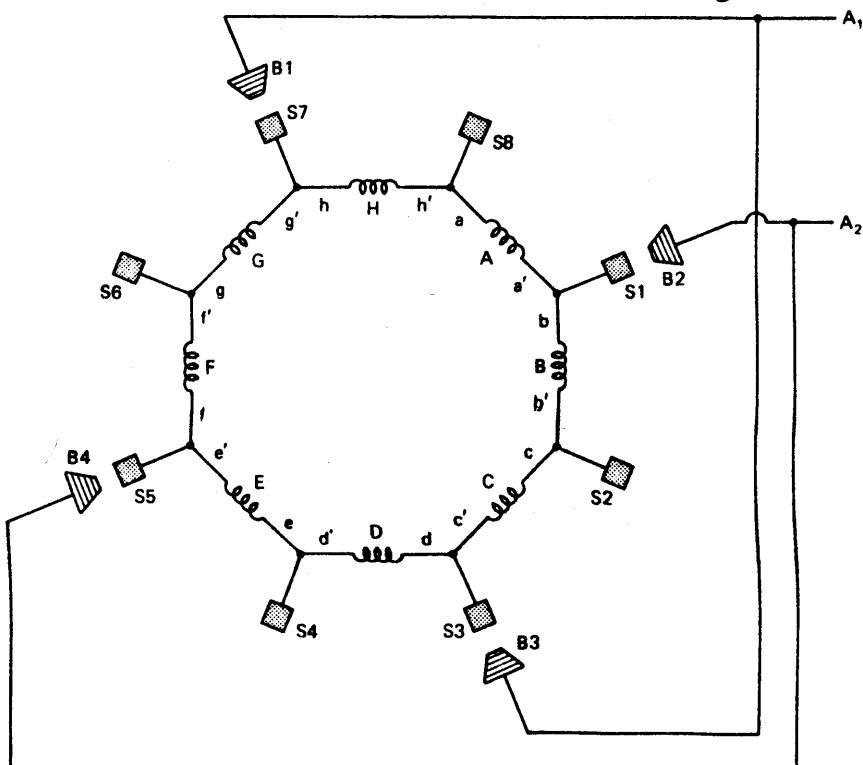
در این نحوه سیم پیچی باید توجه داشت که هرگاه یک طرف کلاف در زیر قطب شمال (ثبت) قرار گیرد، طرف دیگر کلاف در زیر قطب منفی (جنوب) قرار میگیرد. این امر با تصوری ذکر شده در فصل ۲ (بخش ۲-۲) تطابق دارد.

در سیم پیچی SLW انتهای کلاف اول (کلاف A) به ابتدای کلاف شیار مجاور وصل میشود ( $\alpha$  به  $\beta$ ) و این اتصال بر روی تیغه مسی  $S$  انحصار میگیرد.

حال انتهای کلاف  $B$  به ابتدای کلاف شیار محاور وصل میگردد ( $b$  به  $c$  بر روی تیغه مسی  $S2$ ) . این عمل را در کل محیط آرمیچر انعام میدهیم یعنی :

- ۱  $c'$  به  $d$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S3$ ) .
- ۲  $d'$  را به  $e$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S4$ ) .
- ۳  $e'$  را به  $f$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S5$ ) .
- ۴  $f'$  را به  $g$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S6$ ) .
- ۵  $g'$  را به  $h$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S7$ ) .
- ۶  $h'$  را به  $a$  وصل میکنیم (بر روی تیغه مسی  $S8$ ) .

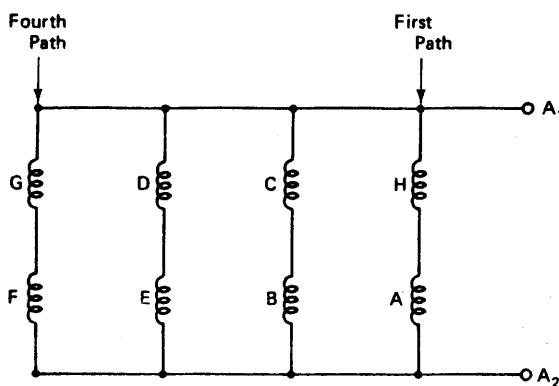
در اینجا خاطر نشان میسازیم که حاروبکهای  $B_1$  و  $B_3$  بهم متصل شده‌اند و ترمینال  $A_1$  ماشین را میسازد و حاروبکهای  $B_2$  و  $B_4$  را بهم متصل میسازیم و ترمینال  $A_2$  بدست می‌آید .



شکل ۹ - ۳: شماتی ساده یک سیم پیچ از نوع SLW

با توجه به اتصالات فوق الذکر شمای ساده سیم پیچ آرمیچر مطابق شکل (۳ - ۹) حاصل میگردد . باید توجه داشت که وضعیت قرار گرفتن آرمیچر در دو شکل (۳ - ۸) و (۳ - ۹) مشابه یکدیگرند . حال میتوان شکل (۹ - ۳) را بصورت شکل (۱۰ - ۳) درآورد و تصویر ساده‌تری از سیم پیچی SIW ترسیم نمود .

همانطور که از شکل (۱۰ - ۳) پیداست ۴ مسیر موازی در این نوع سیم پیچی وجود دارد . حال اگر آرمیچر ۴۵ درجه بچرخد ، مسیرهای چهارگانه موازی در شکل (۱۰ - ۱۰) برقرار خواهند بود ، فقط در اینحالت مسیر اول شامل کلافهای A و B مسیر دوم



شکل ۱۰ - ۳: شمای ساده شده یک سیم پیچ از نوع SIW

شامل کلافهای C و D مسیر سوم شامل کلافهای E و F و مسیر چهارم شامل کلافهای G و H خواهد بود . باید گفت که در هر حالت تعداد کلافها (تعداد دور کلافها و تعداد سیمها) برای هر مسیر یکسان خواهد بود . بطور خلاصه میتوان برای سیم پیچی اینچنین گفت .

۱ - در سیم پیچی SIW تعداد مسیرهای موازی با تعداد قطبها اصلی برابر است .

۲ - ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر معادل ولتاژ مربوط به هر مسیر موازی میباشد .

۳ - جریان اسمی آرمیچر برابر حاصل ضرب جریان هر مسیر در تعداد مسیرهاست .

البته جریان اسمی هر مسیر تابعی از ضخامت سیم ها می باشد .

**Example 3-1**

مثال ۱ - ۳:

یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۶ = تعداد قطبها

SLW = نوع سیم پیچی آرمیچر

عدد ۶۰۰ = تعداد کل هادیها

اهم %۴ = مقاومت هر هادی

ولت ۴۸٪ = ولتاژ القا شده متوسط برای هر هادی

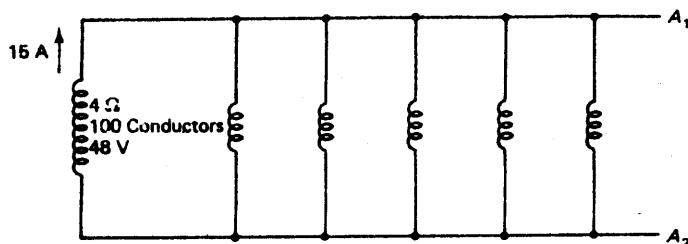
مطلوبست محاسبات زیر مشروط بر آنکه سیم بکار برده شده تحمل ۱۵ آمپر را بنماید.

(الف) : مقاومت آرمیچر

(ب) : ولتاژ آرمیچر

(ج) : جریان اسمی آرمیچر

(د) : توان خروجی آرمیچر هنگامیکه آرمیچر جریان اسمی خود را تحويل میدهد.



شکل ۱۱ - ۳: مدار مربوط به مثال ۱ - ۳

حل:

چون ژنراتور DC ، ۶ قطبی است، لذا شش مسیر موازی وجود دارد (شکل ۱۱ - ۳).

چون تعداد کل هادیها ۶۰۰ عدد است، لذا هر مسیر حاوی ۱۰۰ عدد هادی است. همانطور که از این شکل پیداست، هادیهای هر مسیر با هم سری شده‌اند، لذا مقاومت هر مسیر اینچنین حساب می‌شود:

$$(100 \text{ cond./path}) \times (0.04 \Omega/\text{cond.}) = 4 \Omega/\text{path}$$

ولتاژ مربوط به هر مسیر عبارتست از :

$$(100 \text{ cond./path}) \times (0.48 \text{ V/cond.}) = 48 \text{ V}$$

چون هر مسیر ۱۵ آمپر میتواند تامین کند لذا محاسبات مربوط اینچنین است .

(الف) : مقاومت آرمیچر از موازی نمودن ۶ مقاومت ۴ اهمی بددست می‌آید .

$$R_a = \frac{4 \Omega}{6} = 0.67 \Omega$$

(ب) : چون مسیرها موازیند ، لذا ولتاژ آرمیچر اینچنین است .

$$V_a = 48 \text{ V}$$

(ج) : چون مسیرها موازیند جریان اسمی آرمیچر عبارتست از :

$$I_a = 6 \text{ paths} \times 15 \text{ A/path} = 90 \text{ A}$$

(د) : هنگام تامین جریان اسمی توسط زنراتور ، توان خروجی اینچنین است :

$$P = V_a I_a$$

$$= 48 \text{ V} \times 90 \text{ A} = 4320 \text{ W}$$

۲ - ۳ - سیم پیچی موجی از نوع سیمپلکس ( SWW )

### 3-6.2 Simplex Wave Singly Reentrant Winding

سیم پیچی موجی را میتوان همانند سیم پیچی مجاور تحلیل نمود ، ما در اینجا نکات برجسته این نوع سیم پیچی را ذکر کرده و زیاد وارد حزاییات آن نمیشویم ، زیرا این نوع سیم پیچی تا حدودی پیچیده و غامض است . مشخصات کلی سیم پیچی SWW عبارتست از :

۱ - در سیم پیچی SWW فقط دو مسیر موازی خواهیم داشت و تعداد مسیرهای موازی به تعداد قطبها بستگی ندارد .

۲ - چون در سیم پیچی SWW فقط دو مسیر موازی داریم ، لذا تعداد هادیهای هر مسیر نیمی از کل هادیهای آرمیچر خواهد بود .

۳ - ولتاژ تولید شده توسط سیم پیچی SWW معادل ولتاژ تولید شده توسط نیمی از هادیهای آرمیچر است ( چرا؟ )

۴ - در سیم پیچی SWW همواره به یک حفت جاروبک مثبت و منفی نیاز داریم ، این خود

یکی از مزایای سیم پیچی SWW است که فقط به دو جاروبک، نیاز می‌باشد. این امر ساختمان ماشین را سهولت‌تر می‌کند.

۵- جریان اسمی آرمیجر در سیم پیچی SWW دو برابر حریان اسمی هر مسیر است و همچنین حریان اسمی هر مسیر تابعی از سطح مقطع سیم مورد استفاده در هر کلاف می‌باشد.

### Example 3-2

مثال ۲ - ۳:

یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۶ = تعداد قطبها

طرز سیم پیچی آرمیجر = SWW

عدد ۶۰۰ = تعداد کل هادیها

اهم %۴ = مقاومت در هادی

ولت ۵/۴۸ = ولتاژ متوسط القا شده در هر هادی

آمپر ۱۵ = حریان اسمی سیم مورد استفاده

مطلوبست:

(الف) : مقاومت آرمیجر

(ب) : ولتاژ آرمیجر

(ج) : جریان اسمی آرمیجر

(د) : توان خروجی آرمیجر هنگامیکه ژنراتور حریان اسمی را تغذیه می‌کند.

حل:

سیم پیچی SWW همواره دارای دو مسیر موازیست (شکل ۱۲ - ۳). چون تعداد هادیها ۶۰۰ عدد است، لذا هر مسیر حاوی ۳۰۰ عدد هادیست و هادیهای هر مسیر سری شده‌اند.

لذا مقاومت هر مسیر اینچنین است:

$$(300 \text{ cond./path}) \times (0.04 \Omega/\text{cond.}) = 12 \Omega/\text{path},$$

ولتاژ هر مسیر عبارت است از:

$$(300 \text{ cond./path}) \times (0.48 \text{ V/cond.}) = 144 \text{ V/path}$$

و میدانیم جریان هر مسیر  $15 \text{ A}$  است، لذا:

$$R_a = \frac{12 \Omega}{2} = 6 \Omega$$

(الف) : مقاومت آرمیچر اینچنین است:

(ب) : ولتاژ آرمیچر اینچنین است:

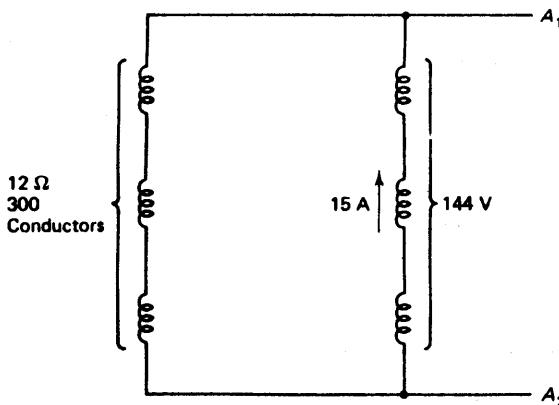
$$V_a = 144 \text{ V}$$

(ج) : جریان اسمی آرمیچر اینچنین است:

$$I_a = 2 \text{ paths} \times 16 \text{ A/path} = 30 \text{ A}$$

(د) : توان خروجی آرمیچر هنگامیکه زنراتور جریان اسمی را تغذیه میکند اینچنین است:

$$\begin{aligned} P &= V_a I_a \\ &= 144 \text{ V} \times 30 \text{ A} = 4320 \text{ W} \end{aligned}$$



شکل ۱۲ - ۳: مدار مربوط به مثال ۲ - ۳

### ۳-۶-۳ مقایسه سیم پیچهای مجاور (SWW) و موجی (SLW)

#### 3-6.3 Comparison of Lap and Wave Windings

در مثالهای (۱ - ۳) و (۲ - ۳) یک زنراتور DC را یکبار با سیم پیچی موجی و یکبار با سیم پیچ مجاور مورد بررسی قرار دادیم و در هر دو حالت تعداد قطبها، هادیها و مشخصات دیگرماشین یکسان در نظر گرفته شد. حال میتوان گفت:

- ۱ - سیم پیچهای (SLW)، (SWW) در مشخصه ماشین تاثیر بسزایی دارند.
- ۲ - ۱: در سیم پیچی (SLW) جریان اسمی زیاد است ولی ولتاژ تولید شده کم میباشد.

- ۱: در سیم پیچی (SWW) حریان اسمی کم است ولی ولتاژ تولید شده زیاد میباشد.
- ۲: توان اسمی در هر دو سیم پیچی بیکسان است.
- ۳: در سیم پیچی (SLW) تعداد مسیرهای موازی مساوی تعداد قطبهاست.
- ۴: در سیم پیچی (SWW) تعداد مسیرهای موازی همواره معادل ۲ میباشد.
- ۵: در یک ماشین DC دو قطبی اگر سیم پیچ از نوع (SLW) باشد، مشخصه آن با هنگامیکه سیم پیچ از نوع (SWW) باشد بیکسان است، (چرا؟).
- ۶: در سیم پیچ (SWW) فقط به دو حاروبک نیاز است.
- ۷: در اینجا میتوان معادلات اساسی دیگری تعریف نمود. این معادلات مشابه معادلات (۲-۵) در فصل ۲ است.
- ۸: در سیستم (ENG) داریم:

$$E_s = \frac{z\phi PS \times 10^{-8}}{60a} \quad (3-1a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$E_s = \frac{z\phi P\omega}{2\pi a} \quad (3-1b)$$

همانطور که میدانیم معادلات (۵-۲) میین ولتاژ تولید شده توسط یک آرمیچر تک کلافی بود که آن کلاف حاوی  $Z$  هادی میباشد. اما در اینجا باید تعداد مسیرهای موازی را نیز منظور نمود ( $a$ ). بقیه کمیت‌های ذکر شده در روابط بالا مشابه کمیت‌های مندرج در روابط (۵-۲) است.

**مثال ۲-۳ (سیستم ENG):**

یک زنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

$\text{ع} = \text{تعداد قطبها}$

$\text{عدد } ۳۰۰ = \text{تعداد کل هادیها}$

$\text{دور در دقیقه } ۱۸۰۰ = \text{سرعت آرمیچر}$

$200 \text{ kilolines} = \text{شار هر قطب}$

مطلوبست ولتاژ متوسط تولید شده توسط آرمیچر در دو حالت زیر:

(الف) سیم پیچی از نوع **SLW** باشد.

(ب) سیم پیچی از نوع **SWW** باشد.

حل:

از رابطه (۳ - ۱۲) استفاده میکنیم:

(الف): در حالتی که سیم پیچی از نوع **SLW** باشد داریم:

$$E_s = \frac{300(200k)(6)(1800) \times 10^{-8}}{60(6)} = 18 \text{ V}$$

(ب): در حالتی که سیم پیچی از نوع **(SWW)** باشد داریم:

$$E_s = \frac{300(200k)(6)(1800) \times 10^{-8}}{60(2)} = 54 \text{ V}$$

### مثال ۴ - ۳ (سیستم SI):

**Example 3-4 (SI)** یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

= تعداد کل قطبها

عدد ۳۰۰ = تعداد کل هادیها

رادیان بر ثانیه ۱۸۰ = سرعت آرمیچر

و بر ۵/۰۰۲ = شار هر قطب

مطلوبست ولتاژ متوسط تولید شده توسط آرمیچر در دو حالت زیر:

(الف): سیم پیچی از نوع **SLW** باشد.

(ب): سیم پیچی از نوع **SWW** باشد.

حل:

از رابطه (۳ - ۱۳) استفاده میکنیم:

(الف): در اینحالت داریم:

$$E_s = \frac{300(2 \times 10^{-3})(8)(180)}{2(\pi)(8)}$$

$$= 17.2 \text{ V}$$

(ب): در اینحالت داریم:

$$E_s = \frac{300(2 \times 10^{-3})(8)(180)}{2(\pi)(2)} = 68.75 \text{ V}$$

**Example 3-5 (English)**

مثال ۳-۵ (سیستم ENG E) :

یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است :

تعداد قطبها = ۳۲

نوع سیم پیچی آرمیچر = SWW

تعداد هادیها = ۸۰۰

دور در دقیقه = ۶۰ سرعت آرمیچر

مطلوبست محاسبه شار در قطب مشروط بر آنکه بخواهیم ولتاژ متوسط القاء شده در آرمیچر ۱۲۰ ولت باشد.

حل :

از رابطه (۳-۱a) استفاده میکنیم لذا :

$$E_s = \frac{z\phi PS \times 10^{-8}}{60a}$$

$$\begin{aligned}\phi &= \frac{60aE_s}{zPS \times 10^{-8}} \\ &= \frac{60(2)(120)}{800(32)(60) \times 10^{-8}} \\ &= 937.5 \text{ kilolines}\end{aligned}$$

**Example 3-6 (SI)**

( ) SI مثال ۳-۶ (سیستم

یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است :

تعداد قطبها = ۳۲

نوع سیم پیچی آرمیچر = SWW

تعداد کل هادیها = ۸۰۰

رادیان بر ثانیه = سرعت آرمیچر

مطلوبست شار هر قطب مشروط بر آنکه بخواهیم ولتاژ متوسط القاء شده در آرمیچر ۱۲۰ ولت باشد.

حل:

از رابطه (b - ۳) استفاده میکنیم: لذا:

$$E_R = \frac{z\phi P\omega}{2\pi a}$$

$$\begin{aligned}\phi &= \frac{2\pi a E_g}{z P \omega} \\ &= \frac{2(\pi)(2)(120)}{800(32)(6)} \\ &= 0.0098 = 9.8 \times 10^{-3} \text{ Wb}\end{aligned}$$

### SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 3

Symbol	Definition	Units: English and SI
۱ a	Number of parallel paths	—
۲ z	Number of armature conductors	—
۳ V <sub>a</sub>	Armature voltage	volts
۴ R <sub>a</sub>	Armature resistance	ohms
۵ I <sub>a</sub>	Full-load armature current	amperes
۶ E <sub>g</sub>	Average (dc) generated voltage of a rotating armature (Note: Although neglected in this chapter, this is greater than V <sub>a</sub> by an amount equal to the internal voltage drop across R <sub>a</sub> )	volts

علام اختصاری ذکر شده در فصل ۳:

- ۱ - تعداد مسیرهای موازی
  - ۲ - تعداد هادیهای ارمیچر
  - ۳ - ولتاژ ارمیچر
  - ۴ - مقاومت ارمیچر
  - ۵ - جریان ارمیچر در بار کامل (جریان اسمی ارمیچر)
  - ۶ - ولتاژ متوسط تولید شده توسط ارمیچر.
- این ولتاژ از  $V_a$  بزرگتر است و درباره آن بعداً صحبت می‌کنیم.

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

# فصل چهارم

مشخصه های زرآتور DC

۶۵ صفحه

DC GENERATOR CHARACTERISTICS

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## مشخصه‌های ژنراتور DC

### مقدمه:

در این فصل راجع به مدار معادل ژنراتورهای DC صحبت میکنیم و معادلات ساده‌ای برای این ژنراتورها پیدا خواهیم کرد. تحلیل این مدارها مشابه مدارهای ساده در درس تئوری مدار است.

### ۱ - ۴ - معادلات اساسی ژنراتور DC

با توجه به معادلات (۱ - ۳) در میباییم که اگر ژنراتوری طراحی و ساخته شده باشد، تنها در صورتی میتوان ولتاژ تولید شده را تغییر داد که شار تحریک یا سرعت ماشین تغییر نماید. اگر تعداد هادیها ( $Z$ ) ، تعداد قطبها (P) و تعداد مسیرهای موازی (a.) را یک کاسه به صورت عدد ثابتی در نظر بگیریم، در اینصورت روابط (۱ - ۳) اینچنان نوشته میشود.

برای سیستم (ENG) داریم:

$$E_s = K\phi S \quad (4-1a)$$

برای سیستم (SI) داریم:

$$E_s = K' \phi \omega \quad (4-1b)$$

$$K = \frac{zP \times 10^{-8}}{60a} \quad \text{در روابط فوق ضرایب بشرح زیراند:}$$

$$K' = \frac{zP}{2\pi a} \quad \text{در روابط فوق آhad بشرح زیراند:}$$

الف:  $S$  بر حسب دور در دقیقه بیان میشود.

ب:  $\omega$  بر حسب رادیان بر ثانیه خواهد بود.

ج:  $\phi$  در سیستم (ENG) بر حسب lines میباشد.

د:  $\phi$  در سیستم (SI) بر حسب وبر بیان گردد.

در روابط (۱ - ۴) ولتاژ تولید شده با شار تحریک و سرعت (۱) دوران آرمیچر نسبت مستقیم دارد. لذا اگر سرعت یا شار دو برابر گردد، ولتاژ تولید شده نیز دو برابر میگردد. اگر هم سرعت و هم شار دو برابر گردد، در اینصورت ولتاژ تولید شده چهار برابر خواهد شد.

اگر شار را با  $\phi$  و سرعت را با  $s$  نشان دهیم در اینصورت ولتاژ تولید شده (۲) اینچنین نوشته میشود.

$$E_{g1} = K\phi S_1$$

اگر شار را ثابت نگهداشیم و سرعت را تغییر دهیم (۲) در اینحال ولتاژ تولید شده اینچنین است:

$$E_{g2} = K\phi S_2$$

از تقسیم دو رابطه اخیر داریم:

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{K\phi S_1}{K\phi S_2}$$

در سیستم (ENG) داریم:

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{S_1}{S_2} \quad (4-2a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\omega_1}{\omega_2} \quad (4-2b)$$

همچنین اگر سرعت ثابت نگهداشته شود و شار تغییر نماید در اینصورت بسهولت داریم:

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\phi_1}{\phi_2} \quad (4-3)$$

اگر هم شار و هم سرعت تغییر کند میتوان چنین گفت:

در سیستم (ENG) داریم:

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\phi_1 S_1}{\phi_2 S_2} \quad (4-4a)$$

در سیستم ( SI ) داریم :

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\phi_1 \omega_1}{\phi_2 \omega_2}$$

**Example 4-1 (English)**

مثال ۱ - ۴ ( سیستم ENG ) :

یک زیراتور DC با سرعت ۱۸۰۰ دور در دقیقه می‌چرخد و ۱۴۰ ولت تولید می‌کند . اگر شار ثابت بماند و سرعت به ۱۶۵۰ دور در دقیقه تقلیل یابد ، ولتاژ تولید شده حدید چیست ، اگر بخواهیم به ولتاژ اولیه بر سیم شار را چقدر باید تغییر دهیم ؟

حل :

برای قسمت اول مساله از رابطه ( ۴-۲a ) استفاده می‌کنیم لذا :

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{S_1}{S_2}$$

$$\frac{140 \text{ V}}{E_{g2}} = \frac{1800 \text{ rev/min}}{1650 \text{ rev/min}}$$

$$E_{g2} = \frac{1650}{1800} (140) = 128.33 \text{ V}$$

برای قسمت دوم مساله از رابطه ( ۴-۴a ) استفاده می‌کنیم :

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\phi_1 S_1}{\phi_2 S_2}$$

پس :

$$\frac{140 \text{ V}}{140 \text{ V}} = 1 = \frac{\phi_1 (1800)}{\phi_2 (1650)}$$

لذا :

$$\phi_2 = \frac{1800}{1650} \phi_1 = 1.091 \phi_1$$

پس شار را باید بمیزان ۹۹٪ اضافه کرد .

**Example 4-2 (SI)**

مثال ۲ - ۴ ( سیستم SI ) :

یک زیراتور DC با سرعت ۲۰۰ رادیان بر ثانیه می‌چرخد و ۲۰ ولت تولید

میکند. اگر شار ثابت بماند و سرعت به ۱۸۵ رادیان بر ثانیه تقلیل یابد، ولتاژ تولید شده جدید چیست. اگر بخواهیم دوباره به ولتاژ اولیه بررسیم شار را باید چقدر تغییر دهیم؟

حل:

برای قسمت اول مساله از رابطه (4-2b) استفاده میکنیم.

$$\frac{E_{R1}}{E_{R2}} = \frac{\omega_1}{\omega_2}$$

$$\frac{220 \text{ V}}{E_{R2}} = \frac{200 \text{ rad/s}}{185 \text{ rad/s}}$$

$$E_{R2} = \frac{185}{200} (220) = 203.5 \text{ V}$$

برای قسمت دوم از رابطه (4-2b) استفاده میکنیم.

$$\frac{E_{R1}}{E_{R2}} = \frac{\phi_1 \omega_1}{\phi_2 \omega_2}$$

پس:

$$\frac{220 \text{ V}}{220 \text{ V}} = 1 = \frac{\phi_1 (200)}{\phi_2 (185)}$$

لذا:

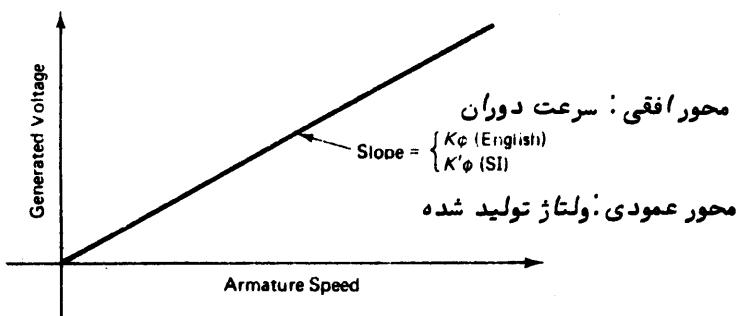
$$\phi_2 = \frac{200}{185} (\phi_1) = 1.081 \phi_1$$

در نتیجه شار را باید بمیزان ۱/۸% افزایش داد.

## ۴-۱-۱ - تحلیل ترسیمی معادله ژنراتور DC

### 4-1.1 Graphical Analysis of the Generator Equation

اگر روابط (4-1a) یا (4-1b) را تحت شرایط شار ثابت رسم کنیم یک منحنی مطابق شکل (۱-۴) حاصل میشود. این منحنی تغییرات ولتاژ تولید شده را بر حسب سرعت، تحت شار ثابت نشان میدهد و پر واضح است که خط مستقیم میباشد.



شکل ۱ - ۴: تغییرات ولتاژ تولید شده برحسب سرعت، تحت شارثابت

**Example 4-3 (English)** : ( ENG )  
 داده های (۱) چدول (۱ - ۴) را در نظر میگیریم و این اعداد از آزمایشی در آزمایشگاه ماشین های الکتریکی دانشگاه گرفته شده و در طول آزمایش شارثابت نگهداشته شده است.

Table 4-1

جدول ۱ - ۴

$E_f$ (V)	115	120	124	126	130	137
$S$ (rev/min)	1500	1550	1600	1650	1700	1750

(الف) : تغییرات ولتاژ برحسب سرعت را رسم کنید.

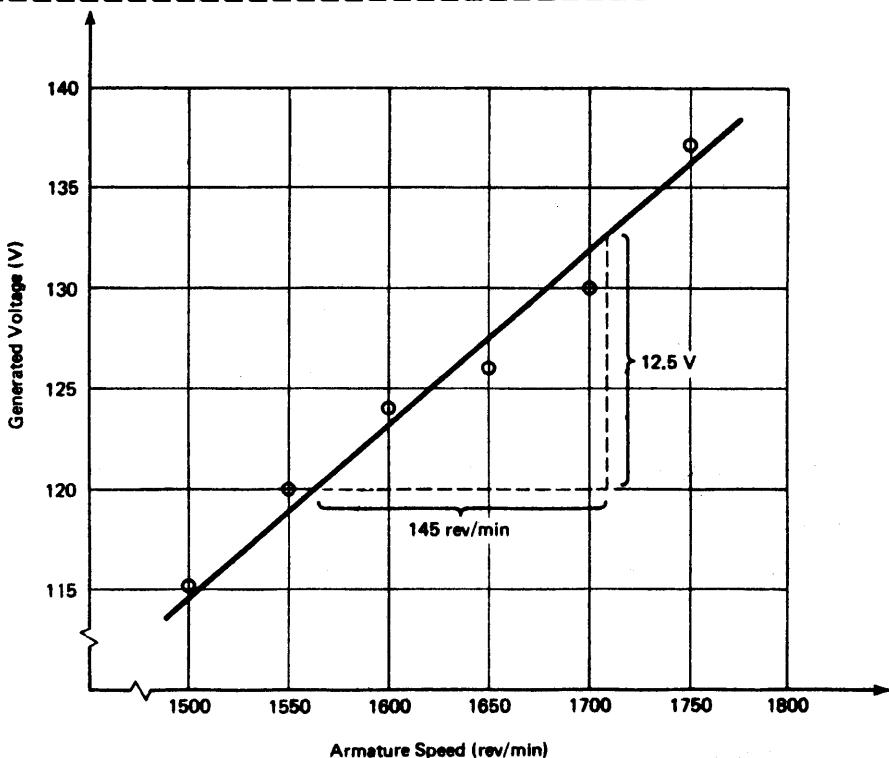
(ب) : شب (۲) خط ( $K\phi$ ) را بدست آوردید.

حل:

(الف) : رسم داده های فوق بر روی کاغذ شطرنجی مطابق شکل (۱ - ۴) میباشد. باید توجه داشت که تمامی نقاط بر روی خط مستقیم قرار نمیگیرند و خط طوری رسم شده است که حتی امکان از نزدیک نقاط بگذرد. علت اینکه خط مستقیم رسم

1) DATA

2) Slope



شکل ۲ - ۴: رسم داده‌های مربوط به مثال ۳ - ۴

نمودیم این است که با تئوری مطابقت نماید. داده‌ها در عمل بر روی خط مستقیم قرار نمی‌گیرند زیرا:

- ۱ - دقت (۱) ولت‌متر (۲) آزمایشگاه کافی نیست.
  - ۲ - دور سنج (۳) (سرعت سنج) آزمایشگاه دقیق نمی‌باشد.
  - ۳ - خطای باصره اشخاص، مثلاً "مکن است ۱۲۸ ولت را ۱۲۶ ولت بخوانند.
- (ب) : با توجه بشکل (۲ - ۴) براحتی می‌توان شب خطر را بدست آورد و الزاماً نباید از اعداد جدول (۱ - ۴) استفاده شود. لذا

$$K\phi = \text{slope} = \frac{\text{change in voltage}}{\text{change in speed}} = \frac{12.5 \text{ V}}{145 \text{ rev/min}} = 0.086 \text{ V/(rev/min)}$$

1) Accuracy

2) Voltmeter

3) Tachometer

**مثال ۴-۴ (سیستم SI)** :

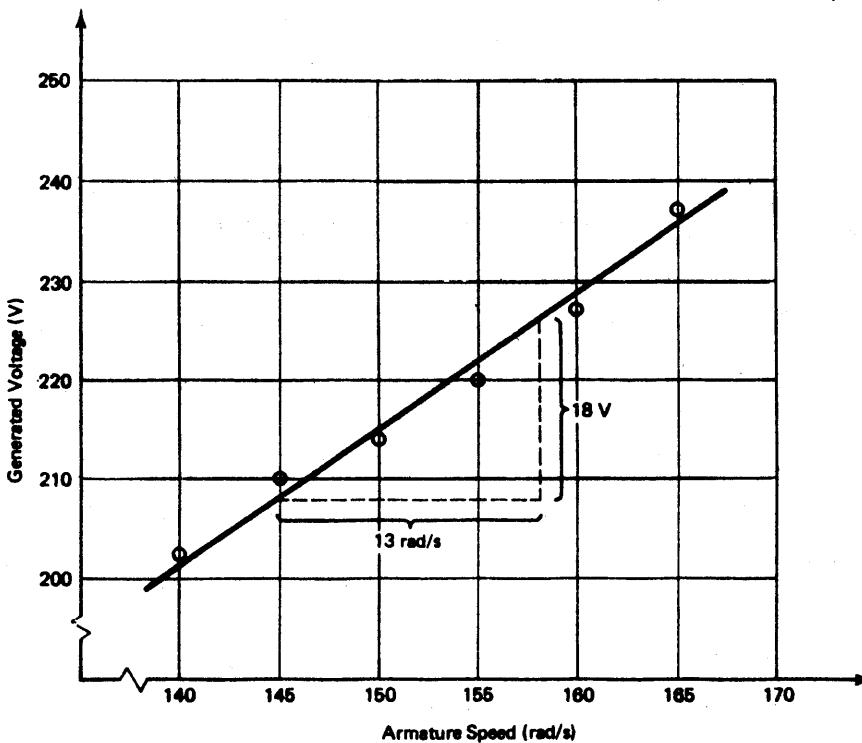
داده‌های جدول (۴-۲) را در نظر می‌گیریم و این اعداد از آزمایشی در آزمایشگاه ماشین‌های الکتریکی دانشگاه برداشت شده و در طول آزمایش شار ثابت نگهداشته می‌شود.

جدول ۴-۲

$E_s$ (V)	202	210	214	220	227	237
$\omega$ (rad/s)	140	145	150	155	160	165

(الف) : تغییرات ولتاژ بر حسب سرعت را رسم کنید.

(ب) : شب خطي ( $K'\phi$ ) را بدست آورد.



شکل ۳-۴: رسم داده‌های مربوط به مثال ۴-۴

## حل

(الف) : رسم داده‌های فوق بر روی کاغذ شطرنجی مطابق شکل (۴-۳) می‌باید دقت کرد که تمامی نقاط بر روی خط مستقیم قرار نمی‌گیرند و خط طوری رسم شده که حتی امکان از نزدیک نقاط عبور نمی‌کند . علت اینکه خط مستقیم رسم نموده‌ایم آن است که یا تئوری مطابقت نماید داده‌ها در عمل بر روی خط مستقیم قرار نمی‌گیرند زیرا :

- ۱) دقت ولتمتر آزمایشگاه کافی نیست .
  - ۲) دور سنج (سرعت سنج) آزمایشگاه دقیق نمی‌باشد .
  - ۳) خطای باصره اشخاص ، مثلاً "ممکن است ۲۲۹ را ۲۲۷ ولت بخوانند .
- (ب) : با توجه بشکل (۴-۳) برآحتی می‌توان شب خطا را بدست آورد .

الزاماً "نماید از اعداد جدول (۴-۲) استفاده شود لذا

$$K' \phi = \text{slope} = \frac{\text{change in voltage}}{\text{change in speed}}$$

$$= \frac{18 \text{ V}}{13 \text{ rad/s}} = 1.38 \text{ V/(rad/s)}$$

## ۴-۲ مدار معادل ژنراتور DC

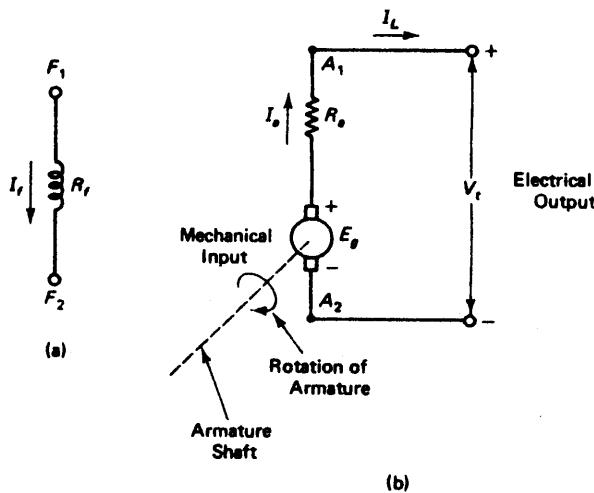
### 4-2 EQUIVALENT CIRCUIT OF A DC GENERATOR

در رشته‌های علوم و مهندسی تحلیل وسائل و فرایندها بوسیله پیدا کردن مدار معادل (۱) ساده و دقیق ، سهولت‌انجام می‌گیرد . در ژنراتورهای DC نیز تحلیل آنها بوسیله مدار معادل راحت‌تر بوده و خواهیم دید که مدار معادل اینگونه ژنراتورها بسیار ساده است .

شکل (۴-۴) را در نظر می‌گیریم که در آن یک مدار معادل بسیار ساده برای ژنراتور DC بناییش گذاشته شده است . با تعمیم دادن شکل (۴-۴) می‌توان به مدل‌های گوناگون برای انواع ژنراتورهای DC دست یافت . مدار تحریک (۲) ، نشان دهنده آن قسمت از ماشین است که شار ( $\phi$ ) را در هسته مغناطیسی تولید می‌کند . کل مقاومت مدار تحریک را با  $R_f$  و جریان مدار تحریک را با  $I_f$  نشان میدهیم . در مدار معادل ، آرمیچر را توسط دو قسمت متمایز نشان میدهند .

1) Equivalent-Circuit

2) Field-Circuit



شکل ۴ - ۴: طرز نمایش ژنراتور DC (حالت گلی)

a : مدار تحریک

b : مدار آرمیچر

الف - قسمت اول شامل ولتاژ تولید شده در اثر دوران آرمیچر می‌باشد ( Eg )

ب - قسمت دوم شامل کل مقاومت آرمیچر می‌باشد (  $R_a$  )

پایدتوخه داشت که

۱ - الف - ( Eg ) توسط روابط ( ۱ - ۴ ) محاسبه می‌شود .

۱ - ب -  $R_a$  - مطابق مطالب ذکر شده در مثالهای ( ۱ - ۳ ) و ( ۳ - ۲ ) محاسبه می‌گردد . ( فصل ۳ )

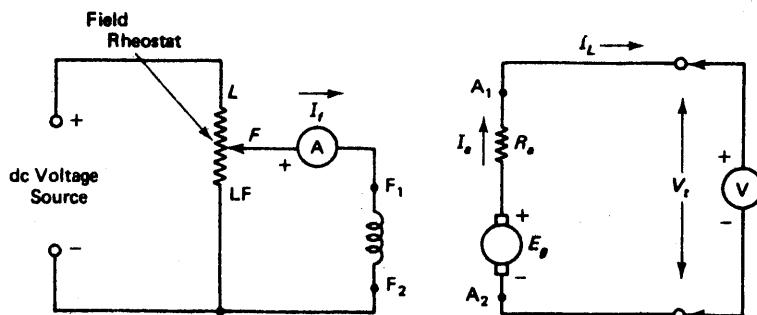
در شکل ( ۴ - ۴ ) ،  $I_a$  نیز حریان آرمیچر می‌باشد . حریان  $I_L$  میین حریان تحویلی به مصرف کننده ( بار ) ( ۱ ) بوده و  $V_t$  ولتاژ خروجی ( ۲ ) ( ولتاژ ترمینال ) ژنراتور DC است . از طریق همین ترمینال خروجی است که توان الکتریکی از طریق ژنراتور تحویل بار ( مصرف کننده ) می‌شود . در حالت خاصی که در شکل ( ۴ - ۴ ) نشان داده شده است ، حریان آرمیچر با حریان بار برابر است .

(۱) خطی که بصورت نقطه چین بر روی شکل (۴-۴) رسم شده میین محور زنراتور میباشد از طریق همین محور است که توان مکانیکی به زنراتور DC اعمال میشود . چرخش محور زنراتور توسط محرک اولیه (۲) صورت میگیرد . ساده‌ترین نوع محرک اولیه همان توربین‌ها (۳) یا موتورها میباشند .

### ۴-۳ زنراتورهای DC از نوع تحریک جداگانه

#### 4-3 SEPARATELY EXCITED GENERATOR

ساده‌ترین نوع زنراتورهای DC همان زنراتورهای با تحریک جداگانه (۴) میباشد ولی از مقبولیت کمی برخوردار است (شکل ۵-۴) . علت کمی مقبولیت نیاز به منبع ولتاژ DC) جداگانه حفظ تغذیه سیم پیچ تحریک میباشد . باید توجه کرد که مدار تحریک شامل یک رعوستا بوده که بوسیله آن میتوان حریان تحریک را تغییر داد . با تغییرات جریان تحریک ، شار ( $\phi$ ) نیز تغییر میکند و بالنتیجه طبق روابط (۱-۴) میتوان ولتاژ تولید شده را تنظیم نمود . آمپر متر (A) و ولتمتر (V) به ترتیب در مدار تحریک و ولتاژ ترمینال قرار میگیرند تا هنگام آزمایش بر روی ماشین بتوان داده‌ها را مشخص نمود . با توجه به شکل (۵-۵) در میابیم که با تنظیم رعوستا میتوان جریان تحریک را صفر نمود (چرا؟) .



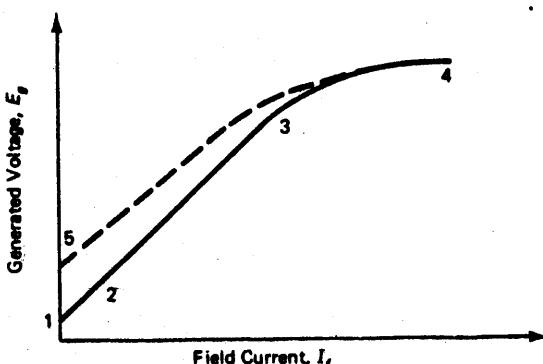
شکل ۵-۴: زنراتور DC با تحریک جداگانه

- 1) Shaft
- 2) Prime-mover
- 3) Turbines
- 4) SEPERATELY-Excited

۱ - ۳ - ۴ منحنی مغناطیسی شوندگی در حالت بی‌باری در یک زنراتور DC با

### 4-3-1 No-Load Magnetization Curve تحریک جداگانه

هنگامیکه یک مدار الکترونیکی طراحی می‌شود از مشخصه‌های زنراتورها برای تعیین رفتار مدار استفاده می‌کند. همچنین از منحنیهای مغناطیسی شوندگی برای تعیین مشخصه‌های داخلی (۱) زنراتورهای DC استفاده می‌شود. منحنیهای مغناطیسی شوندگی نشان دهنده تغییرات ولتاژ تولید شده (Eg) بر حسب حریان تحریک (If) در تحت سرعت مفروض می‌باشد. با افزایش حریان تحریک، شار نیز زیاد می‌گردد و در نتیجه ولتاژ تولید شده متعاقباً افزونتر می‌شود. از روابط (۱ - ۴) در می‌باییم که این تغییرات باید خطی باشد. اما اگر مطالب بخش (۱ - ۲) در فصل اول را بخاطر آوریم در می‌باییم که رفتار مواد فرو مغناطیسی با مواد غیر فرو مغناطیسی متفاوت بوده و مشخصه‌هایی مانند شکل (۵ - ۱) برای مواد فرو مغناطیسی حاصل گردید. در نتیجه این انتظار نیز می‌رود که تغییرات ولتاژ تولید شده (Eg) بر حسب حریان تحریک مطابق شکل (۴ - ۶) می‌باشد.



شکل ۶ - ۴ : منحنی مغناطیسی شوندگی در حالت بی‌باری

از مدار شکل (۵ - ۴) میتوان کهک گرفت و منحنی شکل (۶ - ۴) را رسم نمود. حالت بی‌باری زنراتور DC موقی است که حریان مصرفی بار صفر باشد ( $I_L = 0$ ). در این حالت خاص  $I_a$  و  $I_L$  که مساوی یکدیگرند هر دو صفر می‌گردند و در دو سر مقاومت  $\Delta$  می‌جراحت ولتاژی (۲) پدیدار نمی‌شود. در نتیجه در حالت بی‌باری  $E_g$  و  $V_t$  با

1) Internal-Characteristic

2) Voltage-Drop

هم مساوی خواهد بود . در حقیقت ولتمنتر (  $V_t$  ) که  $V_t$  را اندازه گیری میکد ، Eg را نیز میخواند .

حال آزمایش را آغاز میکنیم . با آنکه در ابتدای آزمایش جریان تحریک صفر است اما شار با مقدار اولیه‌ای ناشی از پس ماند مغناطیسی وارد عمل میشود . در نتیجه در هنگامیکه جریان تحریک صفر است ولتاژ کمی حاصل میگردد . ( نقطه ۱ در شکل ۶ - ۴ ) . با افزایش جریان تحریک (  $I_f$  ) ولتاژ تولید شده نیز بطور خطی افزایش میباید ( نقاط ۲ و ۳ در شکل ۶ - ۴ ) . در حوالی نقطه ۳ اشباع شدن هسته آغاز میگردد و در نتیجه افزایش چشمگیر جریان تحریک (  $I_f$  ) باعث افزایش بسیار ناچیز شار و در نتیجه افزایش بسیار کم ولتاژ تولید شده ( Eg ) میشود . "زنراتور معمولاً" در ناحیه اشباع کار میکند . حال اگر جریان تحریک را کاهش دهیم ، در اینصورت بر روی منحنی خط چین برمیگردیم ( نقطه ۴ تا ۵ در شکل ۶ - ۴ ) . این امر بخارط پدیده هیسترزیس میباشد ( به فصل اول رجوع شود ) . بدلیل پدیده هیسترزیس است که هنگام آزمایش جریان تحریک را داعماً زیاد کرده تا به حد اکثر خود برسد و در حین آزمایش جریان تحریک را کم و زیاد نمیکنیم و اگر اتفاقاً چنین امری بوقوع پیوست ، منحنی از دقت کافی برخوردار نخواهد بود .

### مثال ۵ - ۴ (English)

( ENG سیستم )

جدول ( ۴ - ۳ ) را در نظر میگیریم که در آن داده‌های مربوط به آزمایش سی‌باری زنراتور DC با تحریک جداگانه مندرج است مدار این آزمایش مطابق شکل ( ۵ - ۵ ) بوده و فرض میکنیم سرعت دوران زنراتور در این آزمایش ۱۷۵۰ دور در دقیقه باشد .

(الف) : منحنی مغناطیسی شوندگی را در سرعت فوق الذکر رسم کنید .

(ب) : منحنی مغناطیس شوندگی را برای سرعت ۱۴۰۰ دور در دقیقه رسم کنید .

Table 4-3

جدول ۳ - ۴

$I_f$ (A)	0	0.1	0.16	0.22	0.3	0.35	0.45
$E_{gi}$ (V)	5	22	40	50	80	88	91

حل

(الف) : منحنی مورد نظر در شکل ( ۷ - ۴ ) بصورت مشکی توبیر رسم شده است .

(ب) : برای هر شار ذکر شده در جدول ( ۴ - ۳ ) میتوان ولتاژ تولید شده را

در سرعت جدید حساب نمود. از رابطه ( ۴-۲a ) داریم .

$$\frac{E_{s1}}{E_{s2}} = \frac{S_1}{S_2}$$

$$E_{s2} = \frac{S_2}{S_1} (E_{s1})$$

بعنوان مثال برای دو نقطه میتوان گفت

$$I_f = 0: \quad E_{s2} = \frac{1400}{1700} (5) = 4.1 \text{ V}$$

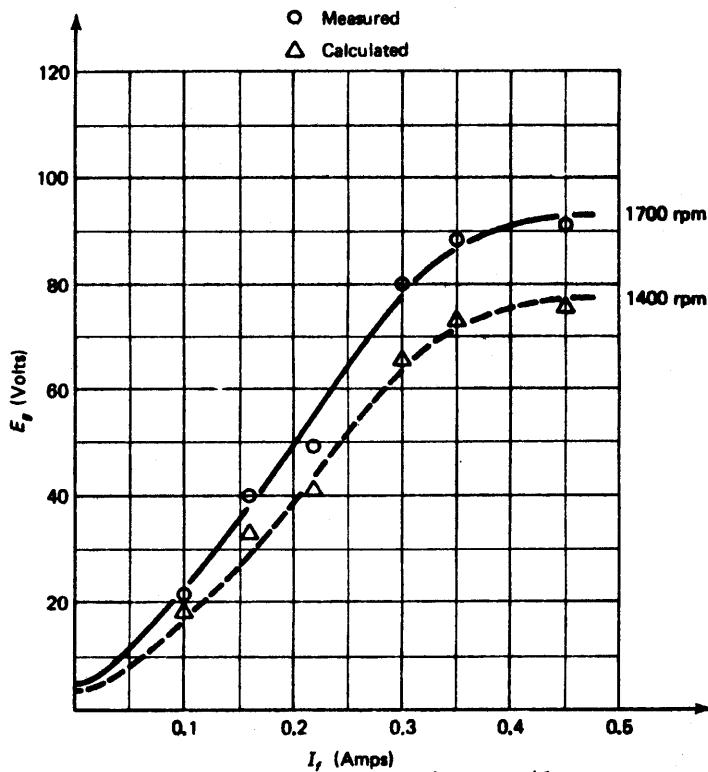
$$I_f = 0.1: \quad E_{s2} = \frac{1400}{1700} (22) = 18.1 \text{ V}$$

پس بسهولت قادریم جدول ( ۴-۴ ) را برای سرعت جدید بسازیم .

جدول ۴-۴

Table 4-4

$I_f (\text{A})$	0	0.1	0.16	0.22	0.3	0.35	0.45
$E_{s2} (\text{V})$	4.1	18.1	32.9	41.2	65.9	72.5	74.9



شکل ۴-۴: منحنی های مربوط به مثال ۵-۵

منحنی مربوط به جدول ( ۴-۴ ) در شکل ( ۴-۷ ) بصورت خط چین رسم شده است .

**Example ۴-۶ (SI)**
**مثال ۶ - ۴ (سیستم SI)**

مداری مطابق شکل (۴-۵) میبیندیم. داده‌های مربوط به آزمایش بی‌باری در جدول (۴-۵) آمده است. فرض میکنیم این اعداد مربوط به سرعت ۲۰۰ رادیان بر ثانیه باشد.

(الف) : منحنی مغناطیسی شوندگی را در سرعت فوق الذکر رسم کنید.

(ب) : اگر سرعت زنرатор به ۱۲۵ رادیان بر ثانیه تقلیل یابد منحنی مغناطیسی شوندگی را رسم نمایید.

**Table ۴-۵**
**جدول ۶ - ۵**

$I_f$ (A)	0	0.2	0.36	0.5	0.65	0.82	1.0
$E_{g1}$ (V)	8	30	65	102	118	132	137

۱

حل:

(الف) : با استفاده از جدول (۶-۵) میتوان منحنی را مطابق شکل (۴-۸) رسم نمود. (منحنی توپر مشکی).

(ب) : برای هر شار ذکر شده در جدول (۶-۵) میتوان ولتاژ تولید شده را در سرعت جدید حساب نمود. از رابطه (۴-۲b) داریم.

$$\frac{E_{g1}}{E_{g2}} = \frac{\omega_1}{\omega_2}$$

$$E_{g2} = \frac{\omega_2}{\omega_1} (E_{g1})$$

عنوان مثال بروای دو نقطه داریم

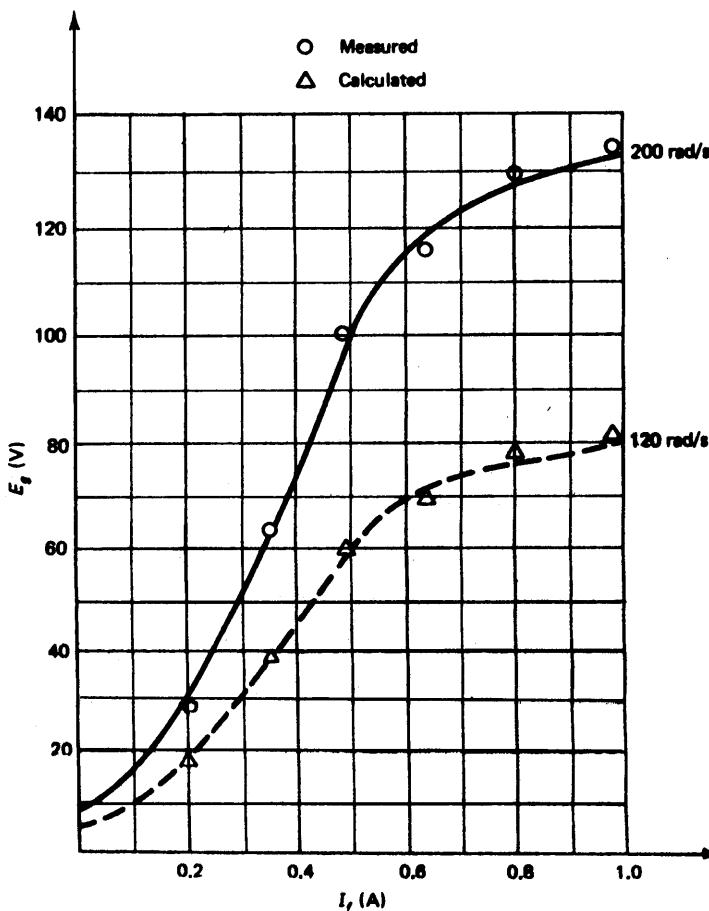
$$I_f = 0: \quad E_{g2} = \frac{120}{200} (8) = 4.8 \text{ V}$$

$$I_f = 0.2: \quad E_{g2} = \frac{120}{200} (30) = 18 \text{ V}$$

پس بسهولت قادریم جدول (۶-۶) را برای سرعت جدید بسازیم

**Table ۶-۶**
**جدول ۶ - ۶**

$I_f$ (A)	0	0.2	0.36	0.5	0.65	0.82	1.0
$E_{g2}$ (V)	4.8	18	39	61.2	70.8	79.2	82.2



شکل ۸-۴: منحنی‌های مربوط به مثال ۶-۴

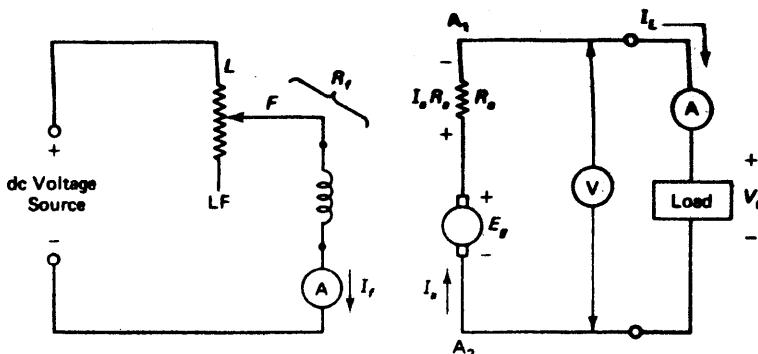
منحنی مربوط به جدول (۶-۴) در شکل (۸-۴) بصورت خط‌چین رسم شده است.

## ۴-۴ VOLTAGE REGULATION

### ۴-۴- تنظیم ولتاژ

معمولًا "ژنراتور DC" در شرایط بارداری کار میکند. بعارت دیگر ترمینال ژنراتور به مصرف کننده (بار) متصل است و این مصرف کننده به نوعی توان الکتریکی یا جریان از ژنراتور طلب میکند. اتصال بار به ژنراتور DC با تحریک جداگانه مطابق شکل (۴-۹) میباشد. اتصال رئوستا در این حالت با حالت بی‌باری (شکل ۵-۵) متفاوت است، اما در این روش نیز شار قابل کنترل خواهد بود. در این مدار  $R_a$  مبین مجموع مقاومت مدار تحریک و آن قسمت از رئوستاست که در مدار قرار میگیرد چون در این حالت بار نیز به ژنراتور متصل است در این صورت جریان بار ( $I_a$ ) نیز برقرار میگردد. همانطور که میبینیم بار با آرمیچر نیز بطور سری قرار گرفته و در نتیجه  $I_a$  و  $I_L$  با هم برابرند. چون در این حالت جریان در آرمیچر برقرار میشود، لذا در دو سر مقاومت آرمیچر افت ولتاژ خواهیم داشت ( $I_a R_a$ ). نتیجه آنکه ولتاژ ترمینال ( $V_t$ ) همواره از ولتاژ تولید شده ( $E_g$ ) کمتر خواهد بود. بعارت ساده‌تر داریم

$$V_t = E_g - I_a R_a \quad (4-5)$$



شکل ۹-۴: ژنراتور DC با تحریک جداگانه در تحت شرایط بارداری تنظیم ولتاژ معنی تغییرات ولتاژ ترمینال در ازاء افزایش جریان بار ( $I_a$ ) میباشد. با آنکه میتوان تنظیم ولتاژ را در تحت هر شرایطی از بار محاسبه کرد، ولی معمولاً "تنظیم ولتاژ در تحت شرایط اسمی ماشین محاسبه میگردد و به آن تنظیم ولتاژ در بار اسمی (بار کامل) (۲) گفته میشود شرایط اسمی ماشین بر روی پلاک (۳) آن نوشته شده است

1) Load-Current

2) Full-Load

3) nameplate

بعارت ساده‌تر، توان اسمی<sup>(۱)</sup> ماشین، مقدار توانی است که زنراتور می‌تواند بدون اینکه صدمای بسیند به بار تحویل دهد (بر حسب کیلووات). همچنین ولتاژ اسمی<sup>(۲)</sup> ماشین آن ولتاژیست که تحت آن توان اسمی می‌تواند بدون دردسر تحویل بار گردد. سرعت اسمی<sup>(۳)</sup> ماشین نیز معمولاً "سرعتی است که باید زنراتور مطابق آن چرخانده شود. تنظیم ولتاژ طبق رابطه<sup>(۴-۶)</sup> محاسبه می‌شود و معمولاً "بر حسب درصد نوشته می‌گردد.

$$\% \text{ voltage regulation} = \frac{V_{NL} - V_{FL}}{V_{FL}} \times 100 \quad (4-6)$$

در رابطه اخیر داریم

۱ -  $\frac{V_{NL}}{V_{FL}}$  - ولتاژ ترمینال در حالت بی‌باری می‌باشد.

۲ -  $\frac{V_{FL}}{V_{NL}}$  - ولتاژ ترمینال در حالت بار اسمی (بار کامل) خواهد بود.

بعارت ساده‌تر  $\frac{V_{FL}}{V_{NL}}$  همان ولتاژ اسمی ماشین است.  
باید گفت که از رابطه فوق می‌توان برای انواع زنراتورهای DC استفاده نمود.

#### مثال ۴-۷

یک زنراتور DC با تحریک جداگانه طبق مشخصات ذیل مفروض است

۱ - کیلووات ۵ = توان اسمی

۲ - ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

هرگاه بار از روی زنراتور برداریم، ولتاژ ترمینال ۱۳۸ ولت می‌گردد، تنظیم ولتاژ را بدست آورید.

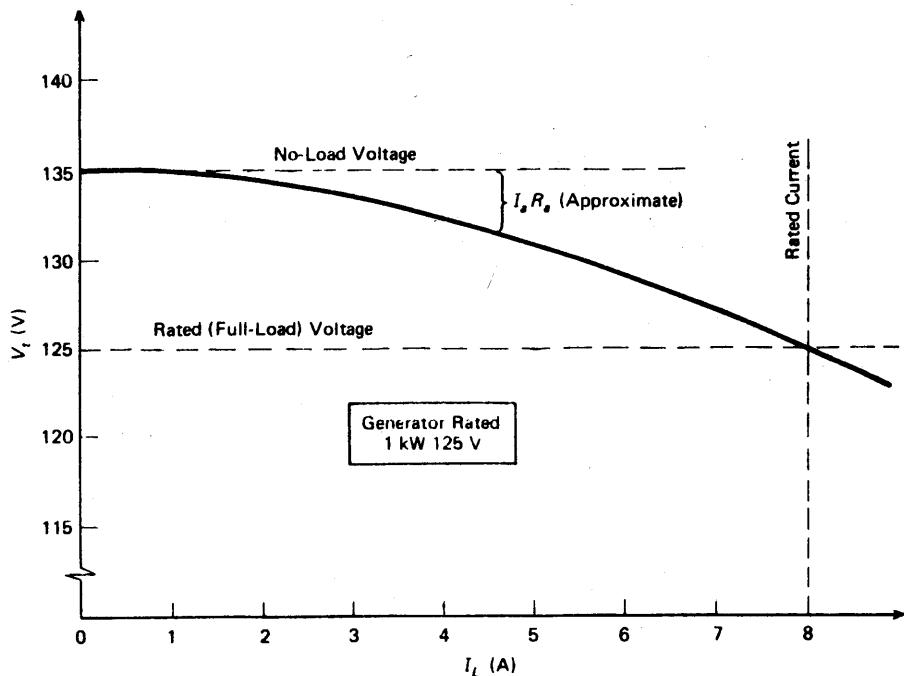
حل

با استفاده از رابطه<sup>(۶-۴)</sup> داریم

$$\% \text{ V.R.} = \frac{138 - 120}{120} \times 100 = 15\%$$

منحنی مغناطیس‌شوندگی تصویری از مشخصه‌های داخلی زنراتور ترسیم می‌کند. اما منحنی دیگری نیز وجود دارد که برای تحلیل زنراتورهای DC از نظر بار خارجی با اهمیت تلقی

میگردد . به این منحنی ، مشخصه بار (۱) گفته میشود . منحنی مشخصه بار تغییرات ولتاژ ترمینال را بر حسب حریان بار نشان میدهد . شکل (۱۰ - ۴) نشان دهنده یک منحنی مشخصه بار برای یک ژنراتور DC با تحریک حد اگانه میباشد . توان اسمی این ژنراتور یک کیلو وات و ولتاژ اسمی ترمینال آن ۱۲۵ ولت است خط چین های افقی و عمودی در این شکل مشخص کننده شرایط اسمی ماشین است . اختلاف بین منحنی مشخصه بار و منحنی مربوط به حالت بی باری ، باید در حقیقت همان افت ولتاژ  $R_a I_a$  باشد ( به رابطه ۵ - ۴ رجوع شود ) . طبق این استدلال منحنی مشخصه بار باید بصورت خطی نزول نماید . اما باید گفت که بخاطر عکس العمل آرمیچر ( فصل سوم ) ، شار ثابت نمانده و با افزایش حریان آرمیچر بمیزان کمی کاهش میباید . در نتیجه منحنی مشخصه بار در هنگام نزول انحصار خواهد داشت ( شکل ۱۰ - ۴ ) .



شکل ۱۰ - ۴ : منحنی مشخصه بار برای یک ژنراتور DC با تحریک حد اگانه

### 1) Load- Characteristic

## مثال ۴-۸

مشخصه بار ژنراتوری در شکل (۴-۱۰) رسم شده است (ژنراتور DC با تحریک حداگانه)

(الف) : درصد تنظیم این ژنراتور DC چیست.

(ب) : ثابت کنید حریان اسمی ژنراتور ۸ آمپر است.

حل:

(الف) : ولتاژ ترمینال در حالت بی‌باری موقعی حاصل می‌شود که  $I_L = 0$  باشد. در نتیجه  $VNL = 125$  مساوی ۱۲۵ ولت خواهد بود. ولتاژ اسمی (ولتاژ دربار کامل) موقعی بدست می‌آید که حریان بار، همان حریان اسمی ماشین باشد (۸ آمپر)، لذا معادل ۱۲۵ ولت خواهد بود. با استفاده از رابطه (۴-۶) داریم

$$\% V.R. = \frac{135 - 125}{125} \times 100 = 8\%$$

(ب) : حریان اسمی را میتوان از روی پلاک ماشین نیز حساب کرد، لذا

$$\text{rated power output} = \text{rated voltage} \times \text{rated current}$$

$$1 \text{ kW} = 125 \text{ V} \times I_{\text{rated}}$$

$$I_{\text{rated}} = \frac{1000 \text{ W}}{125 \text{ V}} = 8 \text{ A}$$

## ۴-۵ راندمان ژنراتور DC

بطور کلی راندمان هر ژنراتور DC نسبت توان الکتریکی خروجی به توان مکانیکی ورودی می‌باشد. فرم ریاضی برای تعیین راندمان طبق معادله (۴-۷) خواهد بود.

$$\text{efficiency} = \eta(\%) = \frac{P_e}{P_i} \times 100 \quad (4-7)$$

در رابطه اخیر  $P_e$  توان الکتریکی خروجی و  $P_i$  توان مکانیکی ورودی می‌باشد. این توانها را میتوان بر حسب وات، کیلووات، اسپ بخار و غیره بیان نمود. البته هنگام استفاده از رابطه فوق آحاد هر دو توان باید یکسان باشد. عمولاً "بخاطر تلفات درونی

ژنراتور DC توان ورودی همواره از توان خروجی بزرگتر است و در نتیجه راندمان نیز کمتر از ۱۰۰٪ خواهد بود.

### مثال ۴-۹

*Example 4-9* یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است

کیلووات ۱ = توان اسمی

ولت ۱۲۵ = ولتاژ اسمی ترمینال

اگر توان ورودی ۲ اسب بخار باشد، راندمان ژنراتور DC را حساب کنید.

حل:

توان خروجی یک کیلووات بوده و توان ورودی ۲ اسب بخار میباشد لذا هر دو را در یک سیستم آحادی بیان میداریم.

$$P_o = 1 \text{ kW} = 1000 \text{ W}$$

$$P_i = 2 \text{ hp} = 2 \text{ hp}(746 \text{ W/hp}) = 1492 \text{ W}$$

پس

$$\eta = \frac{1000}{1492} \times 100 = 67\%$$

### 4-5.1 Stray Power Losses

### ۱-۵-۴ تلفات توان سرگردان

قبل از اینکه در ژنراتور DC انرژی مکانیکی به انرژی الکتریکی تبدیل شود، قسمتی از انرژی مکانیکی ورودی به ژنراتور که از طرف محرک اولیه تامین میگردد، تلف خواهد شد و به آن تلفات توان سرگردان<sup>(۱)</sup> یا تلفات چرخشی<sup>(۲)</sup> اطلاق میگردد. در زیر چند نوع تلفات را شرح میدهیم که همگی در زیر چتر تلفات توان سرگردان قرار میگیرند.

### ۱-۱-۵-۴ تلفات ناشی از اصطکاک

همانطور که میدانیم در ژنراتورهای DC حاروبکها ساکموناتور تماس دارند و در اثر چرخش رتور و کموناتور، بین حاروبکها و کموناتور اصطکاک بوجود میآید. در نتیجه در اثر این اصطکاک تلفات انرژی بصورت گرما حاصل میشود.

1) Stray power losses

2) Rotational losses

همچنین محور ژنراتورهای DC بر روی یا طاقانهایی قرار گرفته که بخوبی روغنکاری شده است. در اثر دوران رتور باز هم بین محور و یا طاقانهای روغنکاری شده (۱) اصطکاک بوجود می‌آید و این اصطکاک با سرعت متناسب می‌باشد. باید توجه داشت که این اصطکاک در سرعتهای پائین کمتر بوده ولی در سرعتهای بالا قابل ملاحظه خواهد بود.

## ۲ - ۱ - ۵ - ۴ تلفات ناشی از تهويه

در اثر دوران رتور مقاومت باد و هوای اطراف رتور نیز با حرکت رتور مخالفت می‌کند لذا باید مقدار انرژی بیشتری به ماشین وارد کرد تا بتواند این مخالفت را جبران کد. همچنین در ماشینهای بسیار بزرگ به محور ماشین پنکه‌هایی (۲) متصل است که برای خنک کردن ماشین مورد استفاده قرار می‌گیرند، درنتیجه باد این پنکه‌ها نیز با حرکت رتور مخالفت می‌کند و باید انرژی بیشتری جهت خنکی کردن اصطکاک باد پنکه‌ها به ماشین اعمال نمود.

## ۳ - ۱ - ۵ - ۴ تلفات هیسرزیس

هنگامیکه ارمیچر در وضعیت مفروضی قرار گیرد، خاصیت مغناطیسی پیدا می‌کند. هرگاه بخواهیم ارمیچر را بچرخانیم، شار درون ارمیچر نیز باید وضعیت خود را تغییر دهد، لذا جهت انجام این امر باید انرژی مصرف گردد. این مطلب شبیه حالتی است که دو قطب مشبیت و منفی همدیگر را جذب کرده‌اند و مقداری انرژی لازم است تا آنها را از هم جدا سازیم. این تغییرات سیکلی شار در ارمیچر باعث تلفات هیسرزیس می‌شود و این تلفات با سرعت و شار متناسب است.

## ۴ - ۱ - ۵ - ۴ تلفات جریان گردابی

در فصل ۲ دریافتیم که اگر یک هادی درون میدان مغناطیسی طوری حرکت کند که خطوط شار را قطع کند، در آن هادی ولتاژ القاء می‌گردد. (قانون فاراده). هنگام دوران آرمیچرنه تنها سیمه‌ای آرمیچر خطوط شار را قطع می‌کنند، بلکه هسته آرمیچر نیز

1) Lubricated-Bearings

2) Fans

خطوط شار را قطع خواهد نمود . از آنجائی که هسته‌ها نیز هادی محسوب می‌شوند ، لذا طبق قانون فاراده در آنها ولتاژ القاء شده و بالنتیجه در هسته‌ها نیز حریان بنام جریان گردابی<sup>(۱)</sup> بحرکت درمی‌باید . از آنجائیکه هسته‌ها نیز مقاومت نیز دارند ، لذا تلفات جریان گردابی بصورت  $R_I^2$  بوده و باعث گرم شدن آرمیچر می‌شود . برای کاهش تلفات ناشی از حریان گردابی باید هسته آرمیچر را از ورقهای نازک بهم چسبیده سازیم و از فلز یک تک استفاده نکیم . علت این امر آن است که مورق کردن آرمیچر مقاومت الکتریکی آنرا بالا برده و لذا جریان گردابی کاهش می‌باید که غایت امر به کاهش تلفات منجر می‌گردد . باید گفت که مورق کردن فقط مقاومت الکتریکی هسته را افزایش میدهد و در رلوکتانس هسته تغییر چندانی ایجاد نمی‌کند ، لذا شار کاهش پیدا نخواهد کرد . لازم به تذکر است که تلفات ناشی از جریان گردابی با محدود سرعت و شار متناسب است . از بحث فوق میتوان توان تلفات سرگردان فوق الذکر به دو گروه تقسیم کرد .

**الف - گروه اول شامل تلفات ناشی از اصطکاک و تهווیه که اصطلاحا " به تلفات مکانیکی<sup>(۲)</sup> معروفند .**

**ب - گروه دوم شامل تلفات ناشی از هیسرزیس و جریان گردابی که به تلفات هسته<sup>(۳)</sup> مشهور هستند .**

### 4-5.2 Copper Losses

### ۲ - ۵ - ۴ تلفات مسی

میدانیم اگر از یک مقاومت جریان I میدانیم اگر از یک مقاومت جریان  $I_R^2$  عبور کند ، تلفات توان بصورت  $\mathfrak{R}I^2$  بوده و به فرم حرارت می‌باشد . شکل (۹-۹) را باز نگری می‌کنیم در اینصورت می‌بینیم که در مدار تحریک تلفات توان بصورت  $R_{fI_f^2}$  بوده و در مدار آرمیچر تلفات بفرم  $R_{aI_a^2}$  خواهد بود . چون سیمهای آرمیچر و مدار تحریک مسی هستند ، اصطلاحا " به تلفات فوق الذکر تلفات مسی نیز اطلاق می‌گردد .

### 4-5.3 Stray Load Loss

### ۳ - ۵ - ۴ تلفات بار سرگردان

نحوه محاسبه تلفات بار سرگردان نسبتاً " پیچیده و از حوصله این کتاب

1) Eddy Current  
3) Core-losses

2) Mechanical losses

خارج است فقط در اینجا ذکر می‌کنیم که :

الف - برای ماشینهای DC کوچک از این تلفات صرف‌نظر می‌کنیم

ب - برای ماشینهای DC ، ۱۵۰ کیلوواتی به بالا این تلفات را ۱٪ توان اسمی ماشین در نظر می‌گیریم

#### 4-5.4 Power Flow Diagram

#### ۴-۵ نمودار (دیاگرام) پخش توان

برای درک بهتر پخش توان در ژنراتور DC بهتر است از نمودار (دیاگرام) شکل (۱۱-۴) استفاده شود . از طریق محور ماشین<sup>۱</sup>، توان مکانیکی به ژنراتور اعمال می‌شود . قبل از اینکه توان مکانیکی ورودی به توان تبدیل شود ، مقداری از توان مکانیکی ورودی بصورت تلفات توان سرگردان هدر می‌رود (به بخش قبل مراجعه شود) . لذا تفاضل توان مکانیکی ورودی و تلفات توان سرگردان به توان الکتریکی تبدیل خواهد شد (EgIa) . از این توان الکتریکی بدست آمده مقدار نیز بصورت تلفات مسی هدر می‌رود . لذا توان الکتریکی خالص خارج شده از ژنراتور معادل تفاضل توان الکتریکی EgIa . و تلفات مسی درون ماشین خواهد بود . با توجه به نکات فوق می‌توان رابطه زیر را نوشت

$$P_t = P_o + \text{losses} \quad (4-8)$$

که در آن

$P_t$  = توان مکانیکی ورودی به ژنراتور

$P_o$  = توان خالص الکتریکی خارج شده از ژنراتور

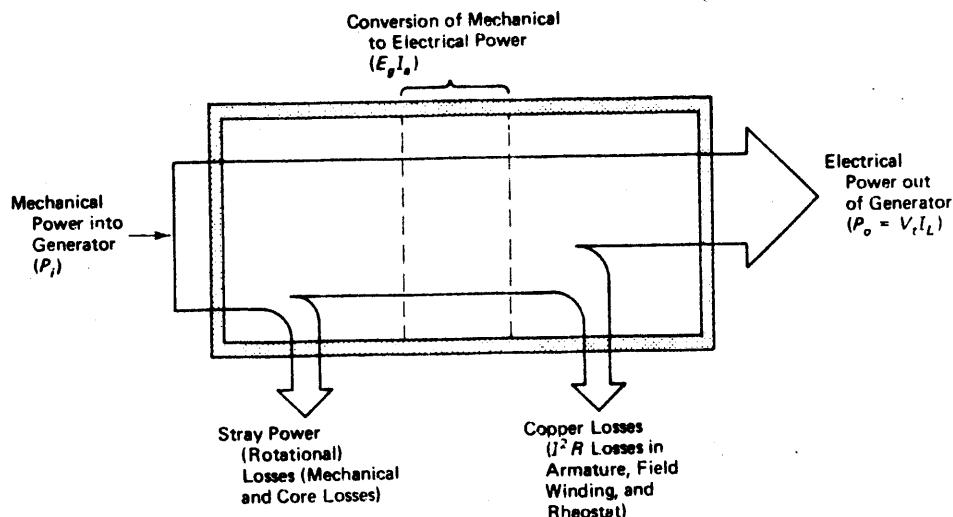
Losses = کل تلفات اعم از تلفات مسی و تلفات توان سرگردان

با جایگزینی رابطه (۴-۸) در معادله (۴-۷) راندمان ژنراتور DC حاصل می‌شود .

$$\text{efficiency} = \eta(\%) = \frac{P_o}{P_o + \text{losses}} \times 100 \quad (4-9)$$

رابطه (۴-۹) بسیار با ارزش است زیرا می‌توان بدون داشتن توان ورودی راندمان را حساب کرد . علت اینکه از توان ورودی در معادله راندمان پرهیز می‌کنیم آن است که توان ورودی یک توان مکانیکی بوده و اندازه‌گیری آن قدری مشکل است . البته

باید خاطر نشان ساخت که توان خروجی و تلفات مس سهولت قابل محاسبه و اندازه گیری هستند. همچنین برای محاسبه تلفات توان سرگردان میتوان ژنراتور را بحالت موتور بی بار درآورد. درباره این موضوع در فصل ۵ (بخش ۳ - ۵ - ۵) بیشتر صحبت میکنیم. در اینجا متذکرمیشیم که هر ژنراتور میتواند بحالت موتوری درآید و همچنین هر موتوری را میتوان بصورت ژنراتور درآوریم. بعنوان مثال اگر محور ماشین بوسیله محرک اولیه چرخانده شود، در اینصورت در ترمینال ماشین ولتاژ DC اعمال گردد، بر روی محور ماشین (حالت ژنراتوری) و اگر به ترمینال ماشین ولتاژ DC اعمال نماییم، بر روی محور ماشین توان مکانیکی ظاهر خواهد شد و محور بچرخش در می آید (حالت موتوری). در خاتمه متذکر می شویم که نمودار پخش توان فوق الذکر برای تمامی ژنراتورهای DC عمومیت دارد.



شکل ۱۱ - ۴: دیاگرام پخش توان در ژنراتور DC

### Example 4-10

مثال ۱۰ - ۴

یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

کیلووات ۲ = توان اسمی

ولت ۲۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

وات ۱۵۰ = مقدار ثابت = تلفات توان سرگردان

وات ۲۸۰ = تلفات مسی دربار اسمی

اگر این ژنراتور توسط موتوری بچرخش درآید . توانی را که موتور باید بر محور ژنراتور اعمال کند چقدر است و همچنین راندمان ژنراتور را حساب کنید (توجه کنید که تمام محاسبات باید در شرایط بار اسمی صورت گیرد ) .

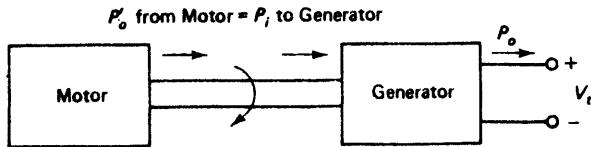
### حل

توان ورودی به محور ژنراتور DC از طریق موتور که محرک اولیه محسوب می‌گردد

$P_i = P_o + \text{losses}$  (شکل ۱۲ - ۴) . با توجه به رابطه (۴ - ۸) داریم .

در رابطه اخیر  $P_i$  توان اسمی ژنراتور است لذا

$$\begin{aligned} P_i &= 2000 \text{ W} + \underbrace{150 \text{ W} + 280 \text{ W}}_{\text{total losses}} \\ &= 2430 \text{ W} \end{aligned}$$



شکل ۱۲ - ۴ : دیاگرام مربوط به مثال ۱۰ - ۴

در نتیجه توانی که باید از طریق موتور بر محور ژنراتور اعمال شود این چنین حساب می‌شود :

$$(\text{from motor}) \quad P'_o = \frac{2430 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 3.26 \text{ hp}$$

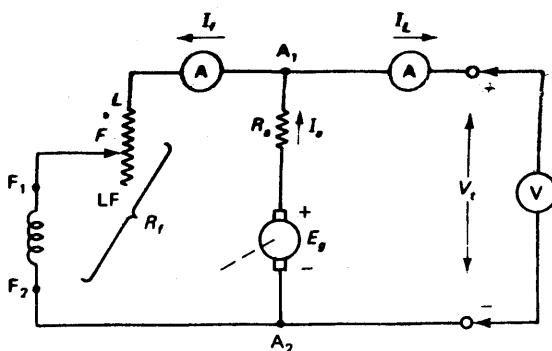
علت اینکه در رابطه اخیر توان را بر حسب اسب بخار ( hp ) بیان کرد هم این است که توان ورودی به محور ژنراتور یک کمیت مکانیکی است . حال از رابطه (۴ - ۷) استفاده کرده و راندمان را بدست می‌وریم .

$$\eta = \frac{2000 \text{ W}}{2430 \text{ W}} \times 100 = 82.3\%$$

## ۶-۴ ژنراتور DC موازی یا شنت SHUNT GENERATOR

امروزه ژنراتورهای DC با تحریک خودی<sup>(۱)</sup> از مقولیت بیشتری برخوردارند زیرا به یک منبع DC<sup>۱</sup> جداگانه برای مدار تحریک نیازی نمیباشد (بر عکس سیستم شکل ۶-۹ که یک ژنراتور با تحریک جداگانه است).

در ژنراتورهای DC با تحریک خودی، مدار تحریک توسط ولتاژ تولید شده توسط خود ژنراتور تغذیه میگردد. شاید این سوال برای شما مطرح شود که در ابتدای خلقت تخم مرغ بوجود آمد یا در ابتدای مرغ وجود داشت. علت اینکه این ضرب المثل را مطرح میسازیم این است که در ژنراتورهای DC با تحریک خودی نیز این سوال مطرح است که آیا در ابتدای جریان تحریک در مدار برق قرار میگردد یا ابتدا ولتاژ در دو سر ژنراتور پدیدار میشود. در اینجا به این سوال اینچنین پاسخ میدهیم که همواره بخارط اثر هیسترزیس (فصل اول) و پدیده پسماند همواره مقداری شار در هسته وجود دارد. یکی از متداولترین ژنراتورهای DC با تحریک خودی همان ژنراتور DC شنت (موازی) میباشد (شکل ۶-۱۳).



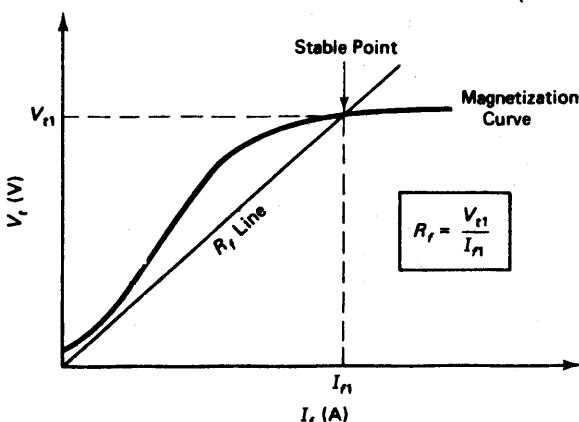
شکل ۶-۱۳: ژنراتور DC شنت (موازی)

علت اینکه به این ژنراتورها صفت شنت یا موازی اضافه میگردد آنستکه سیم پیچ تحریک با سیم پیچ آرمیچر موازی میباشد. در این سیستم نیز میتوان در مدار تحریک یک رئوستا نصب نمود و به آن رئوستای تحریک موازی (رئوستای تحریک شنت) اتصال میگردد. نقش این رئوستا کنترل جریان تحریک و بالنتیجه کنترل ولتاژ تولید شده توسط ماشین

1) Self-excited

است. هرگاه ژنراتور DC شنت را از حالت سکوت در حالت بی‌باری بچرخش درآوریم، پس‌ماند مغناطیسی در هسته برای تولید ولتاژ اولیه نسبتاً کم کافی می‌باشد. این ولتاژ باعث می‌شود که در سیم پیچ آرمیچر حریان برقرار گردد. این حریان آرمیچر وارد مدار تحریک شنت شده و بالنتیجه حریان تحریک افزایش می‌باید که خود باعث افزونتر شدن ولتاژ تولید شده توسط ژنراتور می‌گردد (شکل ۴-۱۳). با زیاد شدن ولتاژ دوباره حریان آرمیچر و بالمال حریان تحریک شنت بیشتر می‌گردد و این پروسس افزونتر شدن حریان تحریک شنت و ولتاژ تولید شده آنقدر ادامه می‌باید تا بحالت پایدار برسیم. منظور از حالت پایدار آن است که به نقطه‌ای خواهیم رسید که حریان تحریک شنت (I<sub>F</sub>) بتواند شاری تولید کند که در نتیجه آن ولتاژ مناسبی حفظ بوده آمدن I<sub>F</sub> در ماشین ایجاد شود. نقطه پایدار بوسیله مقاومت مدار تحریک شنت مشخص می‌شود (RF). بسطهولت می‌توان نقطه پایدار را با رسم منحنی مقاومت مدار تحریک شنت که یک خط مستقیم می‌باشد بدست آورد.

البته باید این خط را بر روی محور مختصات مربوط به منحنی مغناطیس شوندگی رسم نمود. محل تلاقی دو منحنی (خط و منحنی مغناطیس شوندگی) نقطه پایدار را نشان میدهد (شکل ۴-۱۴).



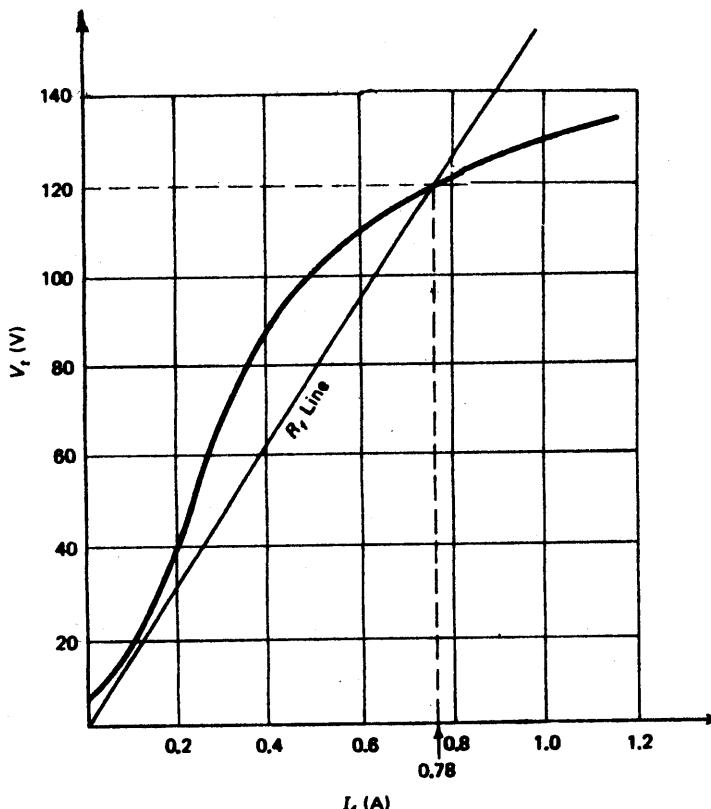
شکل ۴-۱۴: رسم خط مربوط به مقاومت مدار تحریک شنت بر روی منحنی مغناطیس شوندگی ژنراتور DC شنت

1) Shunt-Field-Current

اگر بخواهیم در دو سر ژنراتور DC ولتاژی خاص حاصل شود، در اینصورت با بازی کردن با مقاومت  $\underline{U}_f$  میتوان این ولتاژ مورد نظر را بدست آورد. پیدا کردن این مقاومت بسیار ساده است و میتوان اینچنین آنرا حساب نمود.

$$R_f = \frac{\text{ولتاژ مورد نظر}}{\text{حریان تحریک مورد نظر}}$$

البته در رابطه اخیر حریان تحریک مورد نظر را میتوان با استفاده از منحنی مفهاطیس شوندگی بدست آورد (شکل ۱۴ - ۴). در اینجا تذکر میدهیم هرچه مقاومت تحریک بیشتر باشد در اینصورت حریان تحریک کمتر بوده و بالنتیجه ولتاژ نیز کاهش مییابد.



شکل ۱۵ - ۴: منحنی مربوط به مثال ۱۱ - ۴

**Example 4-11****مثال ۴-۱۱**

منحنی مغناطیس شوندگی مربوط به یک ژنراتور DC شنت (موازی) در شکل ۴-۱۵ رسم شده است. منحنی مقاومت مدار تحریک شنت را رسم کنید مشروط بر اینکه بخواهیم ژنراتور DC ولتاژ ۱۲۰ ولت را تولید کند.

حل:

ابتدا بر روی منحنی مغناطیس شوندگی نقطه مربوط به ولتاژ مورد نظر (۱۲۰ ولت) را مشخص مینماییم. اگر این نقطه را به مبدأ مختصات وصل کنیم، خط مستقیم حاصله، منحنی مقاومت مدار تحریک شنت خواهد بود. مقاومت مدار تحریک ( $R_F$ ) شبیه این خط میباشد لذا

$$R_F = \text{slope} = \frac{120 \text{ V}}{0.78 \text{ A}} = 153.85 \Omega \quad R_F \approx 154 \Omega$$

**۱-۶-۴ عدم تولید ولتاژ در ژنراتور DC شنت****4-6.1 Failure of a Generator to Build Up**

در برخی از شرایط موقعی که ژنراتور DC شنت با سرعت ثابتی میچرخد، قادر به تولید ولتاژ نمیباشد. دلایل متعددی ممکن است باعث این حالت گردد.

الف - گاهی اوقات در آزمایشگاه به این موضوع برخورد میکنیم که ولتاژ اولیه بخارتر پس ماند مغناطیسی شاری تولید میکند که با شار پس ماند در هسته مخالفت میورزد و تغییرات ریوستا در مدار تحریک نیز اثری نخواهد داشت. برای فاقه ۵۰ مدن بر این مساله دو راه وجود دارد.

۱- الف - جهت چرخش ژنراتور را عوض میکنیم. طبق قانون فلمنگ در اینحالت پلاریته ولتاژ عوض شده و لذا شار حاصله به شار پس ماند کمک میکند و ولتاژ در ژنراتور به نحو مطلوبی تولید میشود.

۲- الف - اگر نخواهیم جهت چرخش ژنراتور را عوض کنیم، میتوان سرهای مدار تحریک را جایجا کنیم. بعنوان مثال میتوان در شکل (۴-۱۳) اتصال ترمینالهای  $F_1$  و  $F_2$  را عوض نمود.

ب - باز بودن مدار تحریک شنت "مثلاً" ممکن است فیوز آمپر متر مدار تحریک سوخته باشد. یا ممکن است پاره‌گی در مدار تحریک وجود داشته باشد یا لحیم سیم پیچ تحریک باز شده باشد.

- ج - کثیف بودن کموتاتور .
- د - سالم نبودن حاروبکها و سائیدگی حاروبکها
- ه - سوختگی سیم پیچ آرمیچر
- و - مقاومت بیش از حد رئوستای مدار تحریک شنت
- ز - اگر پسمند مغناطیسی هسته ناچیز باشد و یا اصلاً "پس ماند مغناطیسی نداشته باشیم در اینصورت ولتاژ تولید نمیشود ، فی المثل اگر از ژنراتور مدت مديدة استفاده نشود ، در این صورت پس ماند مغناطیسی یا از دست خواهد رفت یا بمیزان ناچیزی تقلیل میباید . در چنین حالتی باید ابتدا برای چندین دفعه ژنراتور را بصورت تحریک جداگانه بکار ببریم تا پس ماند مغناطیسی محدوداً "قوت خود را بازیابد .

## ۲ - ۶ - ۴ مشخصه بار در ژنراتور DC شنت

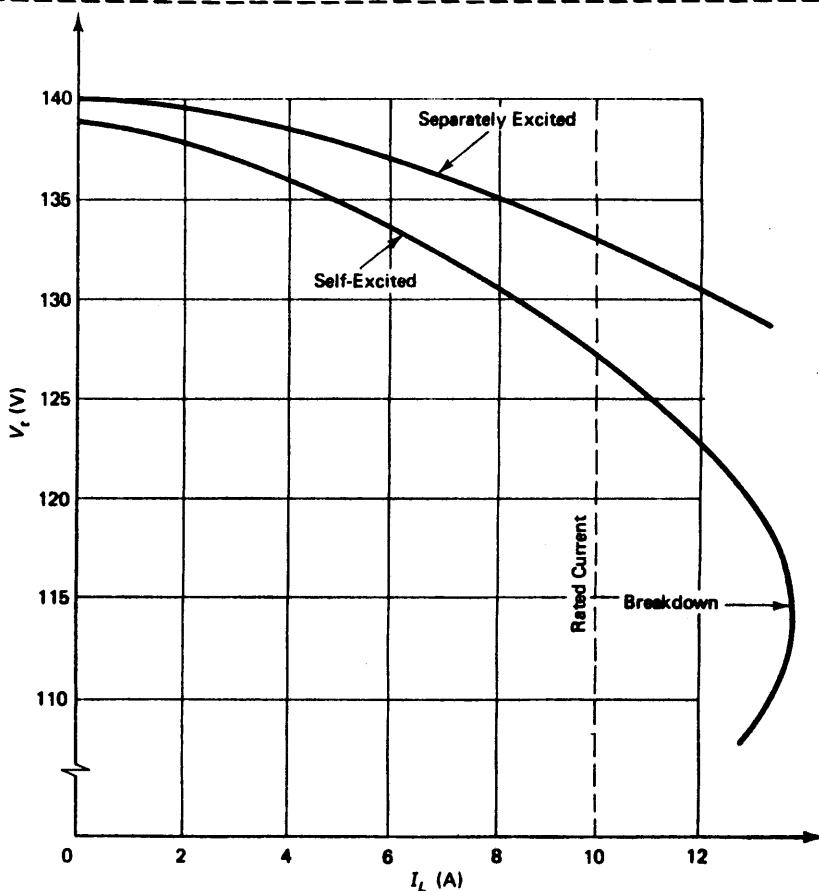
### 4-6.2 Shunt Generator Load Characteristic

با بارگیری ژنراتور DC شنت ، جریان بیشتری از ژنراتور میگذرد و مشخصه باری همچون ژنراتور با تحریک جداگانه (شکل ۱۵ - ۴) خواهیم داشت . البته در ژنراتور شنت کاهش ولتاژ ترمینال در اثر افزایش جریان بار بعراقب چشمگیرتر از حالتی است که ماشین از نوع تحریک جداگانه باشد . در نتیجه تنظیم ولتاژ بدتری برای ژنراتور DC شنت حاصل میگردد . در ژنراتور DC شنت نه تنها افت ولتاژ ترمینال خروجی بخاطر افت آرمیچر  $I_a R_a$  و عکس العمل آرمیچر میباشد ، بلکه عامل دیگری نیز در این افت شنت کمتر شده (چرا؟) و در نتیجه شار کاهش میباید و ولتاژ تولید شده نیز کم میشود ، که خود باعث کم شدن ولتاژ ترمینال میگردد .

با ادامه کاهش ولتاژ ، هسته ژنراتور از حالت اشباع در میآید . این نقطه را نقطه فروپاشی (1) گویند . در این حالت تغییرات ولتاژ باعث تغییرات متناسبی از شار شده و ولتاژ سریعاً "بسمت صفر نزول میکند .

شکل (۱۶ - ۴) مشخصه بار ژنراتور DC را برای دو حالت تحریک جداگانه و تحریک خودی (شنت) نشان میدهد .

1) Breakdown-point



شکل ۱۶ - ۴: مقایسه دو ژنراتور DC در دو حالت تحریک خودی (شنت) و تحریک جداگانه

#### Example 4-12

#### مثال ۱۲ - ۴

منحنی مشخصه بار دو ژنراتور DC در شکل (۱۶ - ۴) نشان داده شده است. در صد تنظیم را برای این دو ژنراتور حساب کنید.

حل

برای ژنراتور DC با تحریک جداگانه داریم

$$V_{NL} = 140 \text{ V} \quad \text{and} \quad V_{FL} \approx 133 \text{ V}$$

$$\% \text{ V.R.} = \frac{140 - 133}{133} \times 100 \\ = 5.26\%$$

برای ژنراتور DC با تحریک خودی (شنت) نیز می‌توان از رابطه تنظیم ولتاژ فوق استفاده کرد.

$$V_{NL} = 139 \text{ V} \quad \text{and} \quad V_{FL} \approx 128 \text{ V}$$

$$\% \text{ V.R.} = \frac{139 - 128}{128} \times 100 \\ = 8.59\%$$

میبینیم که ژنراتور DC با تحریک حد اگانه وضع بهتری از حالت تنظیم ولتاژ دارد.

### مثال ۴-۱۳

یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است

اهم ۱۴۰ = مقاومت مدار تحریک شنت

کیلووات ۵/۵ = توان اسمی

وات ۲۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

اهم ۰/۵ = مقاومت آرمیچر

وات ۹۵ = تلفات توان سرگردان در بار اسمی

مطلوبست محاسبات زیر در تحت شرایط بار اسمی

(الف) : جریان تحریک

(ب) : جریان بار

(ج) : جریان آرمیچر

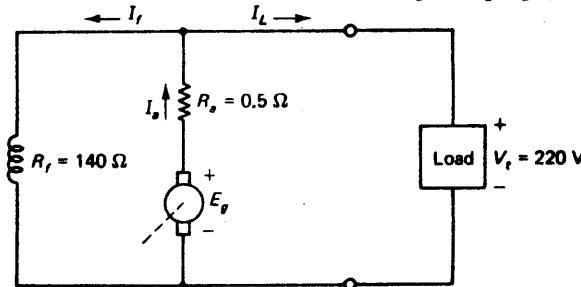
(د) : ولتاژ تولید شده

(ه) : کل تلفات مسی

(و) : راندمان

(ز) : تنظیم و ولتاژ در این قسمت فرض کنید که شار و در نتیجه Eg ثابت است زیرا ماشین در ناحیه اشباع کار میکند، لذا اگر تغییرات کوچکی در  $\frac{V}{U}$  پدیدار شود (از

حالت بی‌باری نا بار کامل ) ،  $I_f$  نیز کمی تغییر میکند و اما با خاطر پدیده اشباع ، تغییرات شار ناچیز خواهد بود .



شکل ۱۷ - ۴ : مدار مربوط به مثال ۱۳ - ۴

حل

ابتدا مدار این مساله را رسم میکنیم (شکل ۱۷ - ۴) . سپس پارامترهای معلوم را بر روی این مدار مینویسیم . برای سهولت رئوستاتی مدار تحریک شنت در شکل رسم نشده است .

(الف) : ولتاژ ترمیناں در بار کامل توسط ولتاژ اسمی ترمیناں مشخص میشود . از آنجائی که این ولتاژ در دو سر مدار تحریک شنت اعمال میشود ، داریم .

$$I_f = \frac{V_f}{R_f} = \frac{220 \text{ V}}{140 \Omega} = 1.57 \text{ A}$$

(ب) : جریان بار در تحت شرایط اسمی از مقادیر اسمی حاصل میشود . پس :

$$\begin{aligned} \text{Current} &= \frac{\text{power}}{\text{voltage}} \\ I_L &= \frac{5.5 \text{ kW}}{220 \text{ V}} = 25 \text{ A} \end{aligned}$$

(ج) : جریان آرمیجر را با استفاده از قانون جریان کیرشف بدست می‌وریم

$$\begin{aligned} I_a &= I_L + I_f \\ &= 25 \text{ A} + 1.57 \text{ A} = 26.57 \text{ A} \end{aligned}$$

(د) : ولتاژ تولید شده را با استفاده از قانون ولتاژ کیرشف حساب میکنیم .

$$\begin{aligned} E_g &= I_a R_a + V_f \\ &= 26.57 \text{ A} \times 0.5 \Omega + 220 \text{ V} \\ &= 13.3 + 220 = 233.3 \text{ V} \end{aligned}$$

(ه) : تلفات مسی از دو قسمت تشکیل شده است قسمت اول متعلق به سیمهای آرمیچر و قسمت دوم مربوط به سیم پیچ تحریک است، لذا کل تلفات مسی اینچنین حساب میشود .

$$P_{arm} = R_a I_a^2 = 0.5 \Omega \times (26.57 \text{ A})^2$$

$$P_{arm} \approx 353 \text{ W}$$

$$P_f = R_f I_f^2 = 140 \Omega \times (1.57 \text{ A})^2$$

$$P_f \approx 345 \text{ W}$$

$$\text{total } P_{Cu} = 353 \text{ W} + 345 \text{ W} = 698 \text{ W}$$

(و) : طرز محاسبه راندمان مطابق مطالب بخش (۵ - ۴) انجام میگیرد و آن مطالب برای ژنراتور DC شنت نیز صادق است .

$$\begin{aligned} P_t &= P_o + P_{Cu} + \text{stray power loss} \\ &= 5.5 \text{ kW} + 698 \text{ W} + 95 \text{ W} \\ &= 6293 \text{ W} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{efficiency} &= \eta = \frac{P_o}{P_t} \times 100 \\ &= \frac{5500 \text{ W}}{6293 \text{ W}} \times 100 \\ &= 87.4\% \end{aligned}$$

(ز) با فرض اینکه شار ثابت است، لذا مقدار  $E_g$  نیاز از حالت بی‌باری تا بار کامل تغییر نمیکند . در حالت بی‌باری شکل (۱۷ - ۴) بشکل (۱۸ - ۴) تبدیل میگردد . لذا

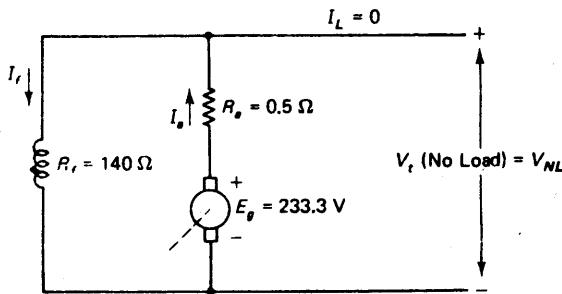
$$\begin{aligned} I_a &= I_f = \frac{E_g}{R_a + R_f} \\ &= \frac{233.3 \text{ V}}{0.5 \Omega + 140 \Omega} \\ &= 1.66 \text{ A} \end{aligned}$$

پس

$$\begin{aligned} V_{NL} &= I_f R_f = 1.66 \text{ A} \times 140 \Omega \\ &= 232.4 \text{ V} \end{aligned}$$

$$\% \text{ V.R.} = \frac{V_{NL} - V_{FL}}{V_{FL}} \times 100$$

$$= \frac{232.4 - 220}{220} \times 100 \\ = 5.64\%$$



شکل ۴-۱۸

#### 4-7 SERIES GENERATOR

#### ۴-۷ ژنراتور DC سری

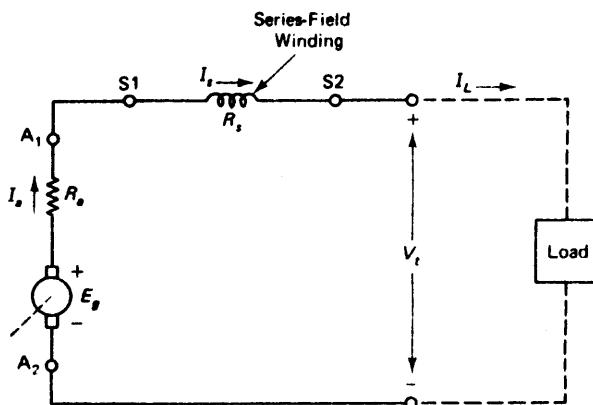
اگر سیم پیچ تحریک با سیم پیچ آرمیچر سری بسته شود، ژنراتور DC سری بدست می‌آید (شکل ۴-۱۹). علاوه بر آنکه مشخصه‌های این ژنراتور با ژنراتورهای شنت متفاوت است، ساختمان این ژنراتورها نیز با ژنراتورهای شنت متفاوت است. تفاوت در ساختمان این ژنراتورها از این قرار است.

الف – در ژنراتور DC شنت، سیم پیچ تحریک از سیم نازک ساخته شده و تعداد دورهای این سیم پیچ بسیار زیاد است. (چرا؟).

ب – در ژنراتور DC سری، سیم پیچ تحریک از سیم کلفت ساخته شده و تعداد دورهای این سیم پیچ بسیار کم است (چرا؟). لذا:

۱- الف – در ژنراتور DC شنت چون تعداد دورهای سیم پیچ تحریک زیاد است پس اگر جریان کمی از مدار تحریک بگذرد شدت میدان (H) نسبتاً کافی حاصل می‌شود.

۲- ب – در ژنراتور DC سری از نجایی که جریان بار نسبتاً زیادی از ژنراتور کشیده می‌شود و این جریان از مدار تحریک نیز عبور می‌کند، لذا سیم پیچ تحریک باید کلفت بوده و تعداد دورهای این سیم پیچ کم باشد.



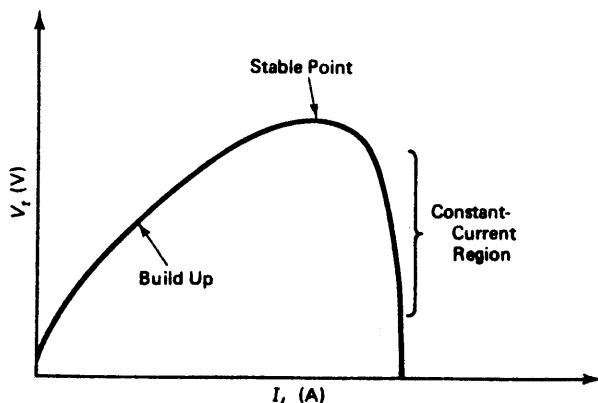
شکل ۱۹ - ۴: مدار معادل یک ژنراتور DC سری با توجه بشکل (۱۹ - ۴) در میابیم که هر سه جریان نشان داده شده در شکل مساوی هستند . ( $I_a = I_s = I_L$ ).

در تحت شرایط بی‌باری، جریانها صفر بوده و ولتاژ ترمینال  $V_t$  با  $E_g$  برابر است. باید گفت که ولتاژ تولید شده که در اثر پس ماند مغناطیسی ایجاد میشود بسیار کم خواهد بود. اگر ژنراتور را به بار وصل کنیم، در اینصورت حریان برقار میشود و لذا شار شروع به زیاد شدن می‌کند. در نتیجه  $E_g$  نیز زیاد میگردد و لذا حریان نیز بیشتر خواهد شد و بالمال حریان تحریک سری افزونتر خواهد شد. این پروسس آنقدر ادامه میابد تا هسته بحالت اشباع درآید و شرایط پایدار حاصل گردد. اگر سعی شود حریان از حریان نقطه پایدار باز هم بیشتر گردد یا بعارت دیگر اگر بار را بیش از بار نقطه پایدار نماییم، ولتاژ ترمینال شدیداً "سقوط خواهد نمود زیرا ماشین در حالت اشباع بوده و شار را نمیتوانیم زیاد کنیم. مشخصه بار ژنراتورهای DC سری در شکل (۱۹ - ۴) رسم شده است.

اگر با افزایش بار در ترمینال ژنراتور سری، ولتاژ حاصل نگردد، ممکن است نقض در اتصال مدار تحریک سری باشد. باید خاطر نشان ساخت اگر شار حاصله بوسیله حریان بار با پس ماند مغناطیسی مخالفت کند ولتاژ در ترمینال ژنراتور سری بدست نمی‌آید. لذا باید انتقال سرهای مدار تحریک سری عوض شوند ( $S_1$  و  $S_2$  در شکل ۱۹ - ۴). همچنین اگر حبته چرخش ژنراتور صحیح نباشد میتوان حبته چرخش را عوض نمود. در نتیجه پلاریته  $E_g$  عوض شده و بالمال حبته حریان در مدار تحریک سری نیز عوض

خواهد شد. لذا شار حاصله به پس ماند مغناطیسی حالت موافق نشان خواهد داد. با توجه به مشخصه بار موتورهای DC سری (شکل ۲۰-۴) میتوان دریافت که تغییرات ولتاژ ترمینال نسبت به جریان بار بسیار جدی است و لذا تنظیم ولتاژ سیار ضعیف است. بهمین خاطر ژنراتورهای DC سری بعنوان منابع ولتاژ ثابت مورد استفاده قرار نمیگیرند بلکه بعنوان ژنراتور حریان ثابت مورد توجه قرار میگیرند. اگر به ناحیه نشان داده شده در شکل (۲۰-۴) توجه شود در میباییم که جریان بار، هنگامیکه ولتاژ بار تغییرات نسبتاً "زیادی راشمل شود، بالنسبه ثابت میماند. اگر بشکل (۲۰-۴) نگاه کیم یکی دیگر از محسنات ژنراتورهای DC سری نمایان میشود در این ژنراتورها همانطور که میبینیم تا قبل از اینکه به نقطه پایدار برسند ولتاژ ترمینال نسبت به تغییرات بار سیر صعودی نسبتاً "مطلوبی دارد لذا میتوان از آنها برای حیران یا تقویت ولتاژ DC استفاده کرد.

"عمولاً" در ژنراتورهای سری کنترل ولتاژ بوسیله رئوستائی که مواری سیم پیچ تحریک سری نصب میشود انجام میگیرد، و به آن رئوستای منحرف کننده (Divortor) (۱) گفته میشود. اما باید گفت که تغییرات بار آنچنان ولتاژ را تغییر میدهد که دیوتور کنترل چندانی بر آن نخواهد داشت.



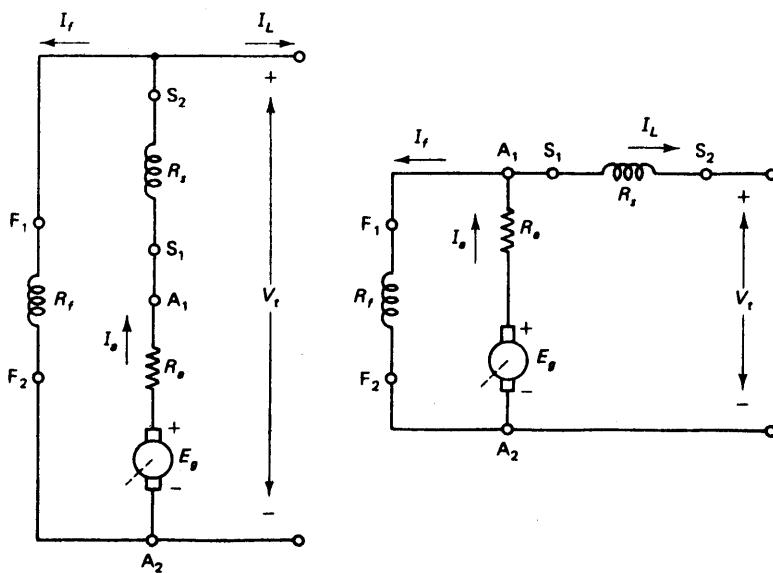
شکل ۲۰-۴: مشخصه بار برای یک ژنراتور DC سری

1) Divertor

## 4-8 COMPOUND GENERATOR

## ۴-۸ ژنراتور DC کمپوند

برای حبران و بهبود بخشیدن به مشخصه بار ژنراتور DC شنت و حلولگری از نزول این مشخصه، معمولاً "یک سیم پیچ تحریک سری نیز به این ژنراتورها افزوده می‌گردد و بدین ترتیب ژنراتورهای DC کمپوند حاصل می‌شوند. بدینترتیب خاصیت حبران یا تقویت ولتاژ ژنراتورهای DC سری که در بخش قبل راجع به آن صحبت کردیم تا حد زیادی نزول منحنی مشخصه بار ژنراتور DC شنت را در اثر افزایش بار حبران می‌کند.



شکل ۲۱-۴: ژنراتور DC کمپوند

a : شنت بلند

b : شنت کوتاه

معمولًا دو نوع ژنراتور DC کمپوند وجود دارد (شکل ۲۱-۴).

۱ - ژنراتور DC کمپوند با شنت بلند (۱)

۲ - ژنراتور DC کمپوند با شنت کوتاه (۲)

1) LONG-Shunt

2) Short-shunt

- فرق این دو ژنراتور این است که
- ۱ - در ژنراتور DC کمپوند با شنت بلند از سیم پیچ تحریک سری جریان آرمیجر (Ia) عبور می‌کند.
  - ۲ - در ژنراتور DC کمپوند با شنت کوتاه از سیم پیچ تحریک سری جریان بار (Ib) میگذرد.
  - ۳ - در حالت بی‌باری سیم پیچ تحریک سری در ژنراتور کمپوند با شنت بلند تحریک میگردد ولی در حالت بی‌باری سیم پیچ تحریک سری در شنت کوتاه تحریک نمی‌گردد. در اینجا خاطرنشان می‌سازیم که مشخصه‌های این دو ژنراتور کمپوند اصولاً " مشابه یکدیگرند .

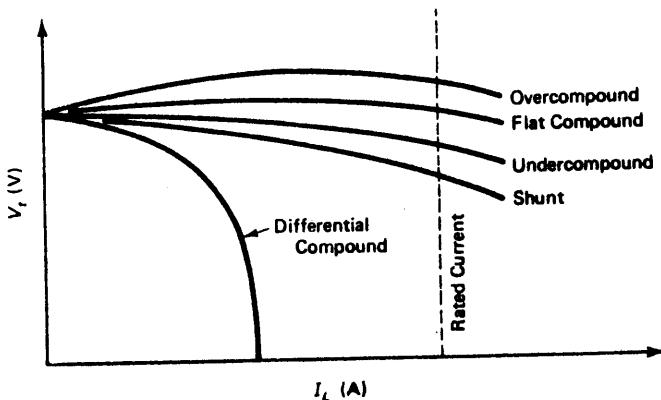
در آزمایشگاه ابتدا سیم پیچ سری را بوسیله کلید یا رعوستای منحرف کننده با مقاومت صفر (دیورتور) از مدار خارج می‌کنیم . در این حالت فقط ژنراتور DC شنت خواهیم داشت . هنگامیکه پلارتیه صحیح در دو سر تحریک شنت برقرار شد و ولتاژ در ترمینال ماشین بدست آمد ، در اینحال سیم پیچ تحریک سری را برق دار مینماییم . باید گفت در این مرحله پلارتیه صحیح سیم پیچ تحریک سری معلوم نیست . اگر میدان حاصله از سیم پیچ سری مخالف میدان سیم پیچ تحریک شنت باشد ، ژنراتور DC کمپوند را از نوع کمپوند نقصانی تلقی مینمایند بر عکس اگر میدان حاصله از سیم پیچ سری موافق میدان سیم پیچ تحریک شنت باشد به ژنراتور DC ، کمپوند اضافی گفته می‌شود .

#### ۱ - ۸ - ۴ ژنراتور DC کمپوند نقصانی

##### 4-8.1 Differentially Compounded Generator

هرگاه از سیم پیچ تحریک سری این ژنراتورها جریان بگذرد شار منتجه که حاصل شار مدار تحریک سری و مدار تحریک شنت می‌باشد ، سیر نزولی خواهد داشت زیرا این دو شار با هم در تضاد هستند . بالنتیجه ولتاژ تولید شده نیز سیر نزولی دارد . با افزایش حریان کشیده شده از ژنراتور ، ولتاژ بشدت سقوط می‌کند زیرا همانگونه که گفتم شار بشدت کم می‌گردد . مشخصه‌این ژنراتورها در شکل (۴ - ۲۲) رسم شده‌اند . با مقایسه این شکل با شکل (۴ - ۲۰) می‌بینیم که اینگونه ژنراتورها شباهتی با ژنراتورهای سری دارند . لذا نتیجه می‌شود که از اینگونه ژنراتورها نیز در کاربردهایی که نیاز به جریان ثابت دارند ، استفاده می‌شود . از این ژنراتورها برای کاربردهایی که به منبع ولتاژ DC نیاز دارند

استفاده نمیکند.



شکل ۴-۲۲: مقایسه مشخصه‌های ژنراتورهای DC

## ۴-۸-۴ ژنراتور DC کمپوند اضافی

### 4-8.2 Cumulatively Compounded Generator

هنگامیکه پلارتیه مدار تحریک سری کامل و صحیح باشد در اینصورت دو میدان سری و شنت باهم جمع شده ولذا ژنراتور DC کمپوند اضافی حاصل میشود. در اینحال منحنی مشخصه بار این ژنراتورهای دیگر مانند ژنراتورهای DC شنت خالص، نزول ناگهانی و سریع ندارد. در حقیقت باید گفت اگر میدان تحریک سری قوی باشد، منحنی مشخصه بار سیر صعودی نیز پیدا میکند. بشارایطی که ولتاژ ترمینال در تحت بار کامل بیش از ولتاژ ترمینال در حالت بی‌باری باشد حالت فوق کمپوند<sup>(۱)</sup> گفته میشود. همچنین میتوان گفت که

- الف - اگر در شرایطی ولتاژ ترمینال تحت بار کامل حدوداً "مساوی ولتاژ ترمینال در شرایط بی‌باری باشد، در اینصورت این حالت را کمپوند افقی یا کمپوند مسطح<sup>(۲)</sup> مینامند.
- ب - اگر در شرایطی ولتاژ ترمینال ژنراتور تحت بار کامل کمتر از ولتاژ ترمینال در بی‌باری باشد، در اینصورت به حالت زیر کمپوند<sup>(۳)</sup> مشهور است. برای مشخص شدن

1) OVER-Compound

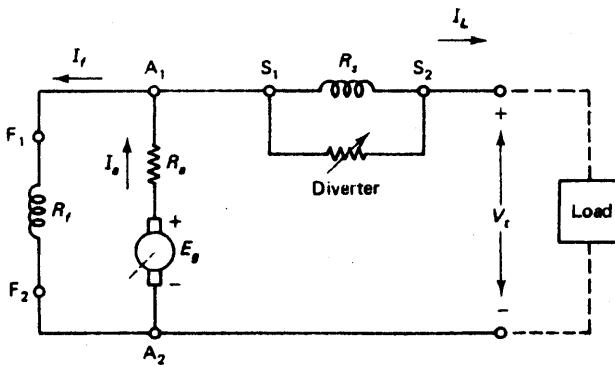
2) Flat-Compound

3) Under-Compound

حالتهای ذکر شده در فوق و ارزیابی بهتر مشخصه‌های ژنراتورهای DC کمپوند اضافی میتوانید بشکل (۴ - ۲۲) نگاه کنید.

برای رسیدن به مشخصه‌های فوق میتوان MMF یا نیروی محرکه مغناطیسی سیم پیچ تحریک سری را تغییر داد. اما اگر ژنراتور ساخته شده باشد و نتوانیم تعداد دورهای سیم پیچ تحریک سری را تغییر دهیم در اینصورت از رئوستای منحرف کننده (دیورتور) کمک میگیریم. و شکل (۴ - ۲۳) .

با استفاده از دیورتور میتوان حریان سیم پیچ تحریک سری را کم و زیاد نمود و در نتیجه بر شدت ضعف میدان سری اثر خواهد گذاشت. لذا حالتهای سه گانه فوق به سهولت قابل دسترسی هستند. البته در مدار تحریک موازی نیز رئوستا قرار میدهیم که در این شکل رسم نشده است.



شکل (۴ - ۲۳) : نصب (دیورتور) در مدار تحریک سری یک ژنراتور کمپوند با شنت کوتاه

#### Example 4-14

مثال ۴ - ۱۴

یک ژنراتور DC کمپوند با شنت کوتاه یا مشخصات زیر مفروض است

کیلووات ۳ = توان اسمی

ولت ۲۰۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

وات ۱۲۰ = تلفات توان سرگردان در بار کامل

اهم ۱۰۰ = مقاومت تحریک شنت (Rf)

اهم ۰/۹ = مقاومت ارمیجر (Ra)

اهم ۰/۲ = مقاومت تحریک سری (Rs)

اگر از دیورتور استفاده نشود ، محاسبات زیر را دربار کامل انجام دهید .

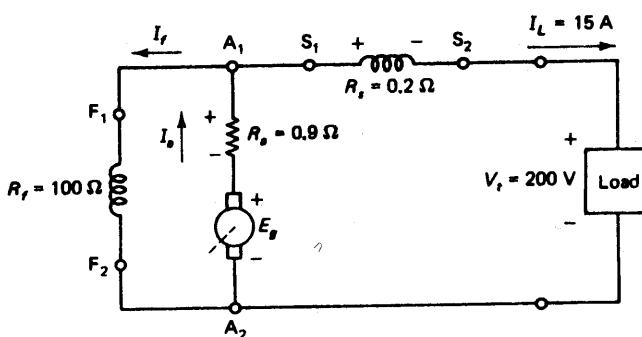
- (الف) : جریان بار
- (ب) : جریان مدار تحریک شنت
- (ج) : جریان آرمیچر
- (د) : ولتاژ تولید شده در درون ماشین
- (ه) : توان مکانیکی تبدیل شده به توان الکتریکی در ماشین
- (و) : تلفات مسی
- (ز) : راندمان

حل

(الف) : جریان بار در بار کامل از مقادیر اسمی بدست می‌آید ، لذا

$$I_L = \frac{3 \text{ kW}}{200 \text{ V}} = \frac{3000 \text{ W}}{200 \text{ V}} = 15 \text{ A}$$

برای سهولت درک بقیه مساله ، شکل (۲۶ - ۴) را در نظر میگیریم



شکل ۲۶ - ۴ : مدار مربوط به مثال ۱۶ - ۴

(ب) : برای محاسبه  $I_F$  ، ابتدا ولتاژ دو سر مدار تحریک شنت ( $V_F$ ) را حساب میکنیم . با استفاده از قانون ولتاژ کیرشف داریم

$$\begin{aligned} V_F &= 200 \text{ V} + R_s(I_L) \\ &= 200 \text{ V} + (0.2 \Omega \times 15 \text{ A}) \\ &= 200 + 3 = 203 \text{ V} \end{aligned}$$

پس

$$I_f = \frac{V_f}{R_f} = \frac{203 \text{ V}}{100 \Omega} = 2.03 \text{ A}$$

(ج) با توجه به مقادیر فوق داریم

$$\begin{aligned} I_a &= I_L + I_f = 15 \text{ A} + 2.03 \text{ A} \\ &= 17.03 \text{ A} \end{aligned}$$

(د) با استفاده از قانون ولتاژ کیرشوف داریم

$$\begin{aligned} E_g &= (17.03 \text{ A} \times 0.9 \Omega) + (15 \text{ A} \times 0.2 \Omega) + 200 \text{ V} \\ &= 15.33 \text{ V} + 3 \text{ V} + 200 \text{ V} = 218.33 \text{ V} \end{aligned}$$

(ه) توان مکانیکی ورودی تبدیل شده به توان الکتریکی با  $E_g I_a$  معادل می‌باشد. لذا:

$$\begin{aligned} E_g I_a &= 218.33 \text{ V} \times 17.03 \text{ A} \\ &= 3718.2 \text{ W} \end{aligned}$$

(و) تلفات مس در مدار تحریک شنت عبارتست از:

$$P_f = R_f I_f^2 = 100 \Omega \times (2.03 \text{ A})^2 = 412 \text{ W}$$

تلفات مس در آرمیچر اینچنین است

$$P_a = R_a I_a^2 = 0.9 \Omega \times (17.03 \text{ A})^2 = 261 \text{ W}$$

تلفات مس در سیم پیچ تحریک سری عبارتست از

$$P_s = R_s I_s^2 = 0.2 \Omega \times (15)^2 = 45 \text{ W}$$

لذا

$$\text{total copper losses} = P_f + P_a + P_s = 718 \text{ W}$$

(ز) راندمان نیز در ژنراتورهای کپوند مطابق مطالب بخش (۵ - ۴) بدست

$$\begin{aligned} P_t &= P_o + \text{copper losses} + \text{stray power loss} \\ &= 3 \text{ kW} + 718 \text{ W} + 120 \text{ W} \\ &= 3000 \text{ W} + 718 \text{ W} + 120 \text{ W} \\ &= 3838 \text{ W} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \eta &= \frac{P_o}{P_t} \times 100 = \frac{3000}{3838} \times 100 \\ &= 78.2\% \end{aligned}$$

**Example 4-15**

مثال ۴-۱۵

یک ژنراتور DC کمپوند با شنت بلند مفروض بوده و دارای مشخصات زیر است

کیلووات ۵ = توان اسمی

ولت ۱۲۵ = ولتاژ اسمی ترمینال

= راندمان %۸۰ (در بار اسمی)

( مقاومت تحریک شنت )  $R_F = 125$  اهم

( مقاومت آرمیچر )  $R_A = ۰/۲$  اهم

( مقاومت تحریک سری )  $R_S = \% ۵$  اهم

محاسبات زیر را در بار اسمی انحصار دهید

(الف) : جریان بار

(ب) : جریان تحریک

(ج) : جریان آرمیچر

(د) : تلفات مسی

(ه) : تلفات توان سرگردان

حل

(الف) : با استفاده از مقادیر اسمی داریم

$$I_L = \frac{5 \text{ kW}}{125 \text{ V}} = \frac{5000 \text{ W}}{125 \text{ V}} \\ = 40 \text{ A}$$

حال برای سهولت درک بقیه مساله بشکل (۴-۲۵) توجه میکنیم

(ب) : ولتاژ دو سر مدار تحریک شنت همان ۱۲۵ V است. لذا

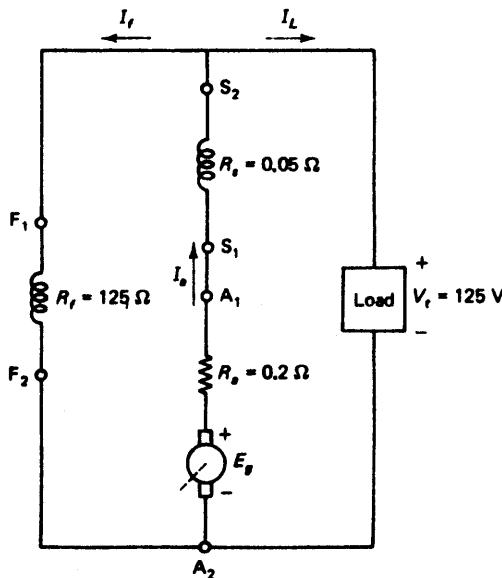
$$I_F = \frac{V}{R_F} = \frac{125 \text{ V}}{125 \Omega} = 1 \text{ A}$$

(ج) : با توجه به اعداد فوق داریم

$$I_a = I_L + I_F \\ = 40 \text{ A} + 1 \text{ A} = 41 \text{ A}$$

(د) : تلفات مس در مدار تحریک شنت عبارتست از

$$P_F = V_I F = 125 \text{ V} \times 1 \text{ A} = 125 \text{ W}$$



شکل ۲۵-۴: مدار مربوط به مثال ۱۵-۱

تلفات مس در آرمیچر عبارتست از

$$P_a = R_a I_a^2 = 0.2 \Omega \times (41 \text{ A})^2 = 336.2 \text{ W}$$

تلفات مس در مدار تحریک سری عبارتست از

$$P_s = R_s I_a^2 = 0.05 \Omega \times (41 \text{ A})^2 = 84.05 \text{ W}$$

پس

$$\text{total copper loss} = P_f + P_a + P_s = 545.25 \text{ W}$$

(ه) : ابتدا توان ورودی را حساب می‌کنیم (با توجه به مطالب بخش ۵-۵)

$$\eta(\%) = \frac{P_o}{P_i} \times 100 \quad 80 = \frac{5 \text{ kW}}{P_i} \times 100$$

پس

$$P_i = 5000 \times \frac{100}{80} = 6250 \text{ W}$$

از رابطه (۴-۸) داریم :

$$\text{total losses} = P_i - P_o = 6250 \text{ W} - 5000 \text{ W} = 1250 \text{ W}$$

اما میدانیم:

تلفات توان سرگردان + تلفات مس = کل تلفات

$$\text{stray power loss} = 1250 \text{ W} - 545.25 \text{ W} = 704.75 \text{ W} \quad \text{لذا:}$$

۴-۹ موازی کردن (پارالل کردن) ژنراتورهای DC  
معمولًا "در صفت رسم برآنست که اگر یک ژنراتور DC بعلت تعقیب فنی از مدار خارج گردید، بارهای DC موجود باید به عملکرد خود ادامه دهنند. لذا معمولًا "برای تغذیه بارهای DC چند ژنراتور DC را با هم موازی (پارالل) می‌سازند. در این حالت بار بین این ژنراتورها تقسیم شده و اگر یکی از آنها بعللی از مدار خارج شود، ژنراتورهای باقی مانده تمامی یا قسمتی از بار مربوط به ژنراتور معیوب را تامین خواهند نمود.

دلایل دیگر برای موازی کردن ژنراتورها وجود دارد که اهم آنها عبارتند از

الف - معمولًا "تعمیرات" (۱) سالیانه باید بر روی ژنراتورهای DC انجام گیرد. لذا باید به نوبت آنها را از مدار خارج کنیم. در نتیجه ژنراتورهای باقی مانده بار مربوط به ژنراتور تحت تعمیر را تامین خواهند کرد.

ب - معمولًا "راندمان ژنراتور DC" موقعی حد اکثر است که در شرایط بار کامل کار کند در شرایطی که بار متغیر است از روش پارالل سازی استفاده می‌کند. در هنگامیکه بار بسیار زیاد است چند ژنراتور موازی می‌شوند و هنگامیکه بار کم می‌شود، برخی از آنها را از مدار خارج می‌کنند تا بقیه آنها بتوانند بار بیشتری را تامین کنند و بالنتیجه به بار کامل خود نزدیک شوند. لذا راندمان واحدهای باقی مانده بیشتر خواهد شد.

ج - اگر بار زیاد باشد ممکن است نتوانیم یک ژنراتور بزرگ برای تامین آن نصب کنیم، بلکه شاید سهله‌تر آن باشد که چند ژنراتور کوچکتر بصورت موازی آن بار را تامین کنند. هنگام موازی کردن ژنراتورهای DC باید به نکات ذیل توجه کرد.

۱- ژنراتورها باید هم نوع انتخاب شوند (شنت یا کمپوند اضافی)

۲- ولتاژ اسمی آنها باید یکسان باشد تا بتوان مطمئن بود که در تامین توان مورد نیاز مصرف کننده وار عمل خواهد شد

۳- ترمینالهای هم نام ژنراتورها باید به یکدیگر متصل شوند.

1) maintenance

در اینجا قدری درباره مفهوم شین (باس بار) <sup>(۱)</sup> صحبت می‌کنیم . شین‌ها "معمولاً" از میله‌های فلزی که هادی نیز هستند تشکیل شده و ولتاژ در طول شین‌ها یکسان می‌باشد . شین بینهایت (باس بار بینهایت) <sup>(۲)</sup> آنچنان شینی است که از نظر تئوری میتوان جریان نامحدودی را تامین کند بدون آنکه ولتاژ شین تغییر نماید . عبارت دیگر در صد تنظیم ولتاژ شین بینهایت صفر درصد می‌باشد . در اینجا خاطر نشان می‌سازیم که اگر ولتاژ ژنراتور کمتر از ولتاژ شین باشد در اینصورت بعضی اینکه از طرف ژنراتور بطرف شین توان فرستاده شود ، ژنراتور از شین توان دریافت می‌کند (حالت موتوری) . اگر ولتاژ ژنراتور در حالت بی‌باری بیشتر از ولتاژ شین باشد ، توان از طرف ژنراتور بطرف شین فرستاده می‌شود .

## ۱ - ۹ - ۴ موازی کردن ژنراتورهای DC شنت

### 4-9.1 Shunt Generators In Parallel

موازی کردن ژنراتورهای شنت با یک شین یا بار مقاومتی بسیار پایدار بوده و تحلیل آن نیز بسیار ساده است . در هر دو حال تا آنجا که ولتاژ ترمینال ژنراتوری که میخواهیم وارد مدار سازیم مساوی یا قدری بیشتر از ژنراتورهای موجود باشد ، حالت پایدار حاصل می‌گردد و واحد جدید باردار می‌گردد . اگر دو ژنراتور که دارای مشخصه یکسان می‌باشد ، موازی گردند هر کدام نیمی از بار را تامین می‌کند . اگر مشخصه آنها متفاوت باشد هر کدام بخشی از بار را بر دوش می‌کشند . باید گفت که هنگامیکه ژنراتورها بحالات پایدار می‌رسند ، ولتاژ ترمینال‌ها مساوی خواهد بود . علاوه بر این باید خاطر نشان ساخت که در سیستم موجود هیچگاه نباید ژنراتوری که ولتاژ آن کمتر از ولتاژ سیستم فعلی باشد بصورت موازی وارد مدار گردد ،

اگر این کار را انجام دهیم ، در اینصورت ژنراتور فوق الذکر از سیستم توان می‌کشد و بمثابه یک بار تحمیلی خواهد بود (حالت موتوری) .

**Example ۴-۱۶**

مثال ۱۶ - ۴

یک ژنراتر DC شنت با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۲۳۰ = ولتاژ ترمینال ژنراتور در حالت بی‌باری

$$اهم ۰/۵ = مقاومت آرمیچر R_a$$

$$اهم ۱/۵ = مقاومت مدار تحریک شنت R_f$$

اگر این ژنراتور به شین ۲۱۰ ولتی وصل شود، محاسبات زیر را انجام دهید.

۱ - حریان ژنراتور پس از وصل شدن به شین

۲ - توان تحویل شده از طرف ژنراتور به شین

حل

برای سهولت امر ابتدا شکل سیستم را رسم می‌کنیم (شکل ۴-۲۶) حال Eg را قبل از وصل کردن ژنراتور به شین حساب می‌کنیم.

$$I_f = \frac{V_t}{R_f} = \frac{230 \text{ V}}{115 \Omega} = 2 \text{ A}$$

$$I_a = I_f = 2 \text{ A}$$

پس

$$E_g = V_t + I_a R_a$$

$$E_g = 230 \text{ V} + 2 \text{ A} \times 0.5 \Omega = 231 \text{ V}$$

پس از اینکه کلید بسته شود (ژنراتور به شین وصل شود) در اینصورت ولتاژ ترمینال ژنراتور معادل ولتاژ شین می‌شود، لذا

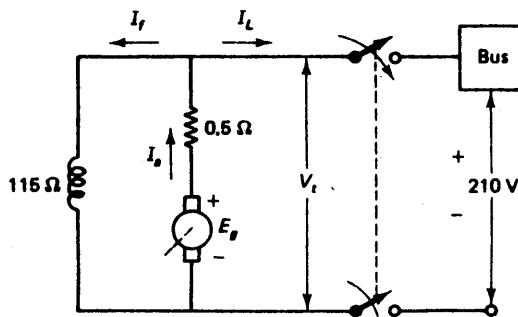
$$I_f = \frac{V_t}{R_f} = \frac{210 \text{ V}}{115 \Omega} = 1.83 \text{ A}$$

$$I_a = \frac{E_g - V_t}{R_a} = \frac{(231 - 210) \text{ V}}{0.5 \Omega}$$

$$= \frac{21 \text{ V}}{0.5 \Omega} = 42 \text{ A}$$

$$I_L = I_a - I_f = 42 \text{ A} - 1.83 \text{ A} = 40.17 \text{ A}$$

$$P = V_t I_L = 210 \text{ V} \times 40.17 \text{ A} = 8435.7 \text{ W}$$



شکل ۲۶-۴: مدار مربوط به مثال ۱۶-۴

### مثال ۱۲-۴

یک زنراتور DC شنت مفروض است (زنراتور شماره ۱). این زنراتور یک بار متغیر را تغذیه می‌کند. هنگامیکه بار تحت ولتاژ ۱۲۰ ولت به ۱۵ آمپر افزایش یابد، زنراتور شنت دیگری بصورت موازی با زنراتور اولیه وارد مدار می‌شود تا قسمتی از بار را تأمین نماید و بالنتیجه از گرم شدن زنراتور اول بکاهد. مطلوبست محاسبه بار تأمین شده از طرف هر زنراتور. جدول (۲-۴) مشخصات سیستم را نشان میدهد.

جدول ۲-۴

Generator 1	Generator 2
$R_f = 100 \Omega$	$R_f = 100 \Omega$
$R_o = 0.98 \Omega$	$R_o = 1 \Omega$
$E_g = 131 \text{ V}$	$E_g = 128 \text{ V}$

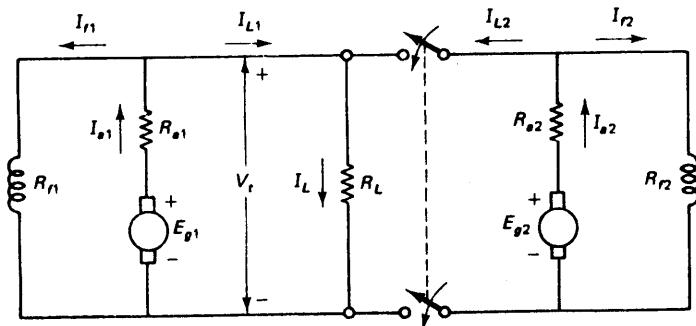
حل

از آنجاییکه زنراتورها به بار متصل اند و به شین متصل نمی‌شوند، لذا ولتاژ ترمیمال ثابت نبوده و تغییر می‌کند. برای حل این مساله باید مقاومت بار هنگامیکه زنراتورها بهم وصل می‌شوند، محاسبه گردد و با توجه بصورت مساله و شکل (۲-۲۷) داریم.

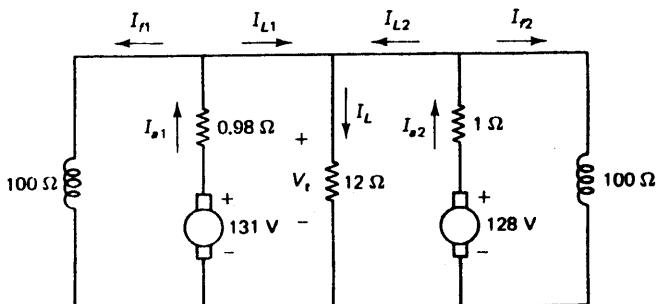
$$R_L = \frac{V_L}{I_L} = \frac{120 \text{ V}}{10 \text{ A}} = 12 \Omega$$

حال میتوان با دانستن پارامترهای سیستم (جدول ۲-۴) مدار معادل این سیستم را رسم نمود (شکل ۲۸-۴) می‌بینیم مساله به یک مدار ساده DC تبدیل شده است با

روش‌های متعددی می‌توان  $V_t$  و  $I_L$  را حساب کرد.



شکل ۲۷-۴: مدار مربوط به مثال ۱۲-۴



شکل ۲۸-۴: مدار معادل مربوط به مثال ۱۲-۴

ابتدا مدار معادل نورتن شکل (۲۸-۴) را رسم می‌کنیم (شکل ۲۹a-۴) حال شکل (۲۹b-۴) را ساده کرده و بصورت (۲۹b-۴) درمی‌آوریم. با توجه بشکل (۲۹b-۴) داریم:

$$I_L = \frac{261.67 \text{ A} \times 0.49 \Omega}{12.49 \Omega} = 10.266 \text{ A}$$

$$V_t = R_L I_L = 12 \Omega \times 10.266 \text{ A} = 123.2 \text{ V}$$

حال دوباره بشکل (۲۸-۴) بر می‌گردیم و سایر حریانها را حساب می‌کنیم

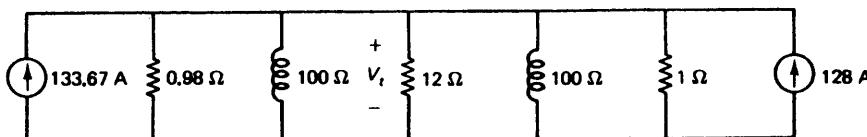
$$I_{L1} = I_{L2} = \frac{V_t}{100 \Omega} = 1.232 \text{ A}$$

$$I_{n1} = \frac{131 \text{ V} - V_t}{0.98 \Omega} = 7.96 \text{ A}$$

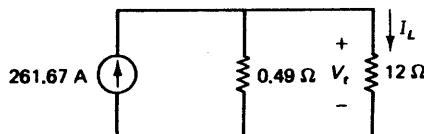
$$I_{L1} = I_{a1} - I_{f1} = 7.96 \text{ A} - 1.232 \text{ A} = 6.73 \text{ A}$$

$$I_{a2} = \frac{128 \text{ V} - V_t}{1 \Omega} = 4.8 \text{ A}$$

$$I_{L2} = I_{a2} - I_{f2} = 4.8 \text{ A} - 1.232 \text{ A} = 3.57 \text{ A}$$



(a)



(b)

شکل ۲۸-۴ :

۴-۲۸ : مدار نورتن شکل ۲۸-۴ a

۴-۲۹ : مدار نورتن ساده شده b

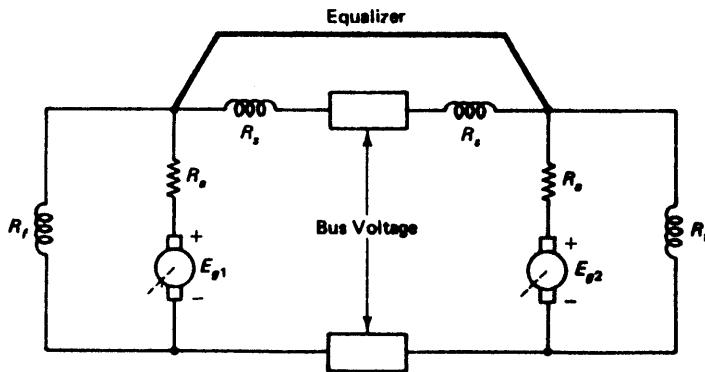
## ۲-۹-۴ موازی کردن ژنراتورهای DC کمپوند

### 4.9.2 Compound Generators in Parallel

اگر نزول مشخصه‌های ژنراتورهای DC کمپوند مشابه ژنراتورهای DC شنت باشد، در اینصورت اتصال موازی اینگونه ژنراتورها نیز پایدار است. در اینصورت بار بین ژنراتورها تقسیم شده و از اضافه بار هر واحد جلوگیری خواهد شد. اما باید گفت در حالتی که ژنراتورها فوق کمپوند باشند، ممکن است شرایط ناپایداری حاصل گردد. دو ژنراتور موازی DC کمپوند را در نظر میگیریم و فرض میکنیم مشغول تامین بار هستند. اگر اختلال ناگهانی پدیدار شود و باعث گردد ولتاژ تولید شده در ژنراتور شماره ۱ زیاد شود، در اینصورت ژنراتور شماره ۱ مایلست بار بیشتری را تغذیه کند. در اثر این امر جریان سیم پیچ تحریک یک سری در واحد شماره ۱ زیادتر شده که خود ولتاژ تولید شده در ماشین را افزونتر میسازد و این پروسس داعماً "تکرار میگردد". در این شرایط که واحد شماره ۱ بار بیشتری را داده است "بر عهده میگیرد"، بار واحد شماره ۲ داعماً "کاهش میابد". با از دست رفتن بار واحد شماره ۲ شار تحریک سری در واحد ۲ رو به کاهش میرود و در نتیجه ولتاژ تولید شده در ماشین شماره ۲ نیز کاهش پیدا میکند. باید گفت این کاهش ولتاژ باعث میگردد که ماشین شماره ۲ بار کمتری را تغذیه کند و در نتیجه شار بنحو چشمگیرتری پائین بیاید. اگر دو پروسس فوق الذکر شروع شد، بالاخره بجائی میرسیم که واحد شماره ۱ تمامی بار را تامین کرده و واحد شماره ۲ بی بار میشود. در حالت بحرانی که مدارهای حفاظتی مثل مدار شکن در مدار نباشد، واحد شماره ۲ ممکن است بصورت موتور عمل نماید. البته ممکن است قبل از اینکه حالت موتوری واحد ۲ پدیدار گردد، واحد ۱ بحال اشباع برود و سیکل پروسس فوق الذکر متوقف شود. برای پایدار کردن شرایط فوق الذکر، از سیم متعادل کننده<sup>(۱)</sup> استفاده میشود که یک سیم نسبتاً "کلفت با مقاومت ناچیز (حدود صفر) میباشد. عمل متعادل کننده آن است که اگر ولتاژ تولید شده در یک ژنراتور بالا رفت، شار مدار تحریک سری ژنراتور دیگر افزایش یابد. شکل (۳۵) شما متعادل کننده را نشان میدهد.

با وجود متعادل کننده ولتاژ آرمیچرها همواره یکسان میشود، لذا ولتاژ دو سر هر دو مدار تحریک سری نیز مشابه خواهد بود. در حالت عادی حریان در متعادل کنند صفر است.

1) Equilizer



شکل ۴-۳۰ - موازی کردن ژنراتورهای DC کمپوند

حال اگر اختلالی پیش آید و فی المثل  $E_{g_1}$  زیاد شود، ولتاژ آرمیجر واحد شماره ۱ زیاد می‌شود. از آنجاییکه ولتاژ آرمیجر ژنراتور ۱ بیش از ولتاژ آرمیجر در ژنراتور شماره ۲ میگردد، لذا از طریق متعادل کننده جریان بسمت مدار تحریک سری واحد شماره ۲ سرازیر می‌شود (چرا؟). این امر باعث می‌شود که  $E_{g_2}$  نیز زیادتر شود تا بالاخره ولتاژ آرمیجر دو واحد ۱ و ۲ یکسان شوند.

### مثال ۴-۱۸

دو ژنراتور DC کمپوند با شنت کوتاه مفروض است و در شرایط فوق کمپوند قرار دارند. مشخصات دو ژنراتور در جدول (۴-۸) آمده است. مشخصه‌های این دو ژنراتور قدری با هم متفاوت‌اند و متعادل کننده نیز در مدار قرار دارد و ولتاژهای آرمیجرها برابرند. اگر این دو ژنراتور به شین ۲۱۰ ولتی متصل باشند، بار هر کدام را حساب کنید (شکل ۴-۳۰).

جدول ۴-۸

Unit 1	Unit 2
$R_f = 100 \Omega$	$R_f = 100 \Omega$
$R_o = 1 \Omega$	$R_o = 1 \Omega$
$R_s = 0.5 \Omega$	$R_s = 0.4 \Omega$
$E_g = 234 \text{ V}$	$E_g = 234 \text{ V}$

حل

ابتدا شکل (۴-۳۱) را رسم میکنیم که مشابه شکل (۴-۳۰) میباشد . بر روی شکل جدید تمام مقادیر معلوم و محبوث را مشخص میسازیم . برای ژنراتور شماره ۱ داریم

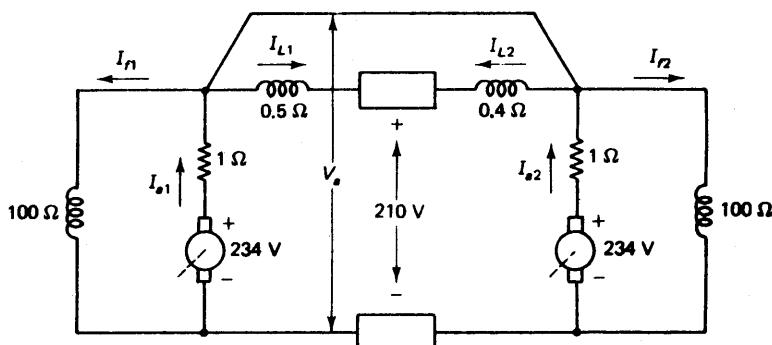
$$I_{f1} = \frac{V_a}{100 \Omega} \quad (4-10)$$

$$I_{L1} = \frac{V_a - 210 \text{ V}}{0.5 \Omega} \quad (4-11)$$

$$I_{a1} = \frac{234 \text{ V} - V_a}{1 \Omega} \quad (4-12)$$

چون جریان در متعادل کننده صفر است ، لذا

$$I_{a1} = I_{L1} + I_{f1} \quad (4-13)$$



شکل ۴-۳۱ : مدار مربوط به مثال ۱۸-۴

با حایگرینی سه رابطه (۴-۱۰) ، (۴-۱۱) ، (۴-۱۲) در معادله (۴-۱۳) داریم

$$\frac{234 - V_a}{1} = \frac{V_a - 210}{0.5} + \frac{V_a}{100}$$

پس

$$234 - V_a = 2V_a - 420 + \frac{V_a}{100}$$

$$654 = 3V_a + \frac{V_a}{100}$$

$$65,400 = 300V_a + V_a$$

$$65,400 = 301V_a$$

$$V_a = 217.28 \text{ V}$$

در نتیجه

$$\begin{aligned} I_{L1} &= \frac{V_a - 210 \text{ V}}{0.5} \\ &= \frac{217.28 - 210}{0.5} \\ &= 14.56 \text{ A} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} I_{L2} &= \frac{V_a - 210 \text{ V}}{0.4} \\ &= \frac{217.28 - 210}{0.4} \\ &= 18.2 \text{ A} \end{aligned}$$

با آنکه در عمل میتوان واحدهای مشابهی را انتخاب و موازی نمود، اما همواره تفاوت‌های کوچکی وجود دارد که باعث عدم توزیع یکنواخت بار بین دو واحد میگردد. برای حبران این عدم تعادل یک منحرف کننده سری (دیورتور) با سیم پیچهای تحریک سری موازی مینمایند. با تنظیم دقیق منحرف کننده‌ها (دیورتور) میتوان سیستم را طوری تنظیم کرد که هر دو واحد بار مشابهی را تغذیه نمایند.

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 4

Symbol	Definition	Units: English and SI
۱ $E_s$	Generated voltage	volts
۲ $V_t$	Terminal voltage	volts
۳ $V_{NL}$	Terminal voltage at no load	volts
۴ $V_{FL}$	Terminal voltage at full (rated) load	volts
۵ $V_a$	Armature voltage	volts
۶ $I_f$	Shunt-field current	amperes
۷ $I_a$	Armature current	amperes
۸ $I_s$	Series-field current	amperes
۹ $I_L$	Load current	amperes
۱۰ $R_f$	Shunt-field resistance	ohms
۱۱ $R_a$	Armature resistance	ohms
۱۲ $R_s$	Series-field resistance	ohms
۱۳ $P_f$	Shunt-field power loss	watts
۱۴ $P_{arm}$	Armature power loss	watts
۱۵ $P_{Cu}$	Total copper losses	watts
۱۶ $P_s$	Series-field power loss	watts
۱۷ $\eta$	Efficiency	percent
۱۸ $V.R.$	Voltage regulation	percent
۱۹ $P_i$	Generator input power	hp or watts
۲۰ $P_o$	Generator output power	watts

علام اختصاری بکار برده شده در فصل ۴

۱ - ولتاژ تولید شده در درون ژنراتور ۲ - ولتاژ ترمینال ۳ - ولتاژ ترمینال در حالت سی باری ۴ - ولتاژ ترمینال در بار کامل (بار اسمی) ۵ - ولتاژ ارمیچر ۶ - حریان تحریک شنت ۷ - حریان ارمیچر ۸ - حریان تحریک سری ۹ - حریان بار ۱۰ - مقاومت تحریک شنت ۱۱ - مقاومت ارمیچر ۱۲ - مقاومت تحریک سری ۱۳ - تلفات مس در مدار تحریک شنت ۱۴ - تلفات مس در ارمیچر ۱۵ - کل تلفات مسی در ژنراتور ۱۶ - تلفات مس در مدار تحریک سری ۱۷ - راندمان

۱۸ - تنظیم ولتاژ

۱۹ - نیروی ورودی ژنراتور

۲۰ - نیروی خروجی ژنراتور

فصل پنجم

موتورهای DC

۵۴ صفحه

DC MOTOR CHARACTERISTICS

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## موتورهای DC

### مقدمه

در بررسی موتورهای DC از همان روشهای فصل ۴ (ژنراتورهای DC) استفاده میکیم. بعبارت ساده‌تر در این فصل نیز برای موتورهای DC مدارهای معادل ساده‌ای معرفی کرده و برای آنها روابط سه‌لی بdst می‌وریم. اما باید خاطرنشان ساخت که موتورها با ژنراتورها از نظر عملکرد متفاوت‌اند. بعبارت ساده‌تر در ژنراتورها توان الکتریکی از ژنراتور تحويل مصرف کننده می‌شود، اما در موتورها بر عکس توان الکتریکی از شبکه اخذ شده و به توان مکانیکی تبدیل می‌شود. چون توان مکانیکی حاصله بر روی محور برای ما مفید است لذا توان موتورها اکثراً بر حسب اسب بخار (سیستم ENG) یا کیلووات (سیستم SI) بیان می‌شود. هم چنین باید گفت که جهت حریان در موتورها بر عکس ژنراتورها می‌باشد. علت این امر آن است که همانطور که گفته‌یم موتورها توان از شبکه اخذ می‌کنند.

### 5-1 BASIC MOTOR EQUATION

### ۱-۵ معادله موtor DC

در فصل ۱ اصول تولید گشتاور (کوپل) را مورد بحث قرار دادیم. همچنین دیدیم که طبق معادلات (۹-۲) می‌توان گشتاور ماکزیمم (۱) برای یک هادی در حال دوران بdst آورد. همچنین می‌توان گشتاور متوسط (۲) را تعیین داد و گشتاور (کوپل) متوسط (۲) را برای یک دور کامل بdst آورد علاوه بر این می‌توان تمامی پارامترهای ثابت در معادله گشتاور را از قبیل طول، تعداد هادیها، شعاع آرمیچر، سطح مقطع هسته و غیره را یک‌ساند و بصورت پارامتر ثابتی نشان داد. در اینصورت معادله (۱-۵) حاصل می‌شود که گشتاور متوسط حاصله توسط دوران آرمیچر را نشان میدهد.

$$T = K\phi I_a \quad (5-1)$$

در رابطه اخیر،  $K$  عدد ثابتی است و به پارامترهای فیزیکی موتور بستگی دارد. باید گفت که مقدار  $K$  در دو سیستم ENG و SI متفاوت می‌باشد و همچنین

1) Maximum-Torque

2) Average-Torque

در رابطه (۱ - ۵) باید به واحد شار ( $\phi$ ) در دو سیستم آحادی فوق الذکر توجه نمود.

در اینجا یاد آور می‌شویم که در معادله (۱ - ۵) آن جریان آرمیجر است.

رابطه (۱ - ۵) در درک رفتار موتور بسیار مهم است و در این فصل با این

معادله بسیار سروکار داریم. از این رابطه در می‌باییم که

الف - کوپل حاصله (۱) توسط موتور DC با شار هسته نسبت مستقیم دارد

ب - کوپل حاصله توسط موتور DC با جریان آرمیچر نسبت مستقیم خواهد داشت.

در درس مکانیک اجسام دوران خواندیم که:

$$\alpha = \frac{T}{J} \quad (5-2)$$

که در آن

(α) شتاب زاویه‌ای جسم دوران (مانند آرمیچر) می‌باشد. لذا در می‌باییم که  $\alpha$  با گشتاور اعمال شده  $T$  نسبت مستقیم داشته و با ممان اینرسی (۲) (لنگر لختی) جسم دوران نسبت معکوس دارد (۲) ممان اینرسی می‌باشد). رابطه (۲ - ۵) در دو سیستم آحادی ENG و SI معتبر است ولی فعلاً از ذکر آحاد مریبوط به این معادله در این دو سیستم خودداری می‌کنیم.

## ۱ - ۱ - ۵ رابطه بین گشتاور (کوپل) و توان

### ۵-۱-۱ Relationship between Torque and Power

هنگامیکه با موتورهای DC سروکار داریم، کمیت خروجی آن گشتاور یا توان

می‌باشد و البته مشخص کردن یکی از این دو کمیت به موارد استعمال موتور بستگی دارد.

هنگامیکه یکی از این دو کمیت معلوم باشد، باید قادر باشیم دیگری را محاسبه کنیم و باید دقت کرد که این دو کمیت ماهیتاً "متفاوت هستند، باید گفت که:

الف - توان، میزان کار انجام شده در یک مدت زمان مشخص می‌باشد.

ب - گشتاور مقیاس برای اندازه‌گیری سرعت چرخش جسم دوران می‌باشد (رابطه ۲ - ۵) رابطه گشتاور و توان اینچنین است

در سیستم (ENG) داریم

$$T = \frac{7.04 P}{S} \quad (5-3a)$$

1) Developed-Torque

2) Moment-of-Inertia

در سیستم (SI) داریم

$$T = \frac{1000 P}{\omega} \quad (5-3b)$$

هنگام استفاده از روابط اخیر باید به آن حاد ذکر شده در جدول (۱ - ۵) توجه نمود. باید خاطر نشان ساخت که در این روابط اگر  $P$  توان حاصله توسط موتور باشد،  $T$  گشتاور حاصله بوده و اگر  $P$  توان خروجی موتور منظور شود،  $T$  گشتاور خروجی خواهد بود در همین فصل (بخش ۵ - ۵) خواهیم دید که توان حاصله و توان خروجی با هم کاملاً "متفاوت" اند.

جدول ۱ - ۵

English (Eq. 5-3a)	SI (Eq. 5-3b)
$P$ watts	$P$ kilowatts
$S$ rev/min	$\omega$ rad/s
$T$ ft-lb	$T$ N-m

**مثال ۱ - ۵ (سیستم ENG)**  
 اگر گشتاور خروجی (۱) موتوری دربار کامل (۲) فوت - پوند باشد، توان اسمی موتور را در دو سرعت زیر بر حسب اسب بخار بدست آورید.  
 (الف) : ۱۸۰۰ دور در دقیقه  
 (ب) : ۶۰۰ دور در دقیقه  
 حل

از رابطه (۵ - ۳a) داریم

$$P = T \times \frac{S}{7.04}$$

(الف) : لذا

$$P = 50 \text{ ft-lb} \times \frac{1800 \text{ rev/min}}{7.04}$$

$$= 12,784 \text{ W}$$

$$P = \frac{12,784 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 17.14 \text{ hp}$$

(ب) : همچنین

$$P = 50 \text{ ft-lb} \times \frac{600 \text{ rev/min}}{7.04}$$

$$= 4261.4 \text{ W}$$

$$P = \frac{4261.4 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}}$$

$$= 5.71 \text{ hp}$$

### *Example 5-2 (SI)*

مثال ۲ - ۵ (سیستم SI)

اگر گشتاور خروجی موتوری دربار کامل ۷۰ نیوتن - متر باشد توان اسمی موتور را در دو سرعت زیر بر حسب کیلو وات حساب کنید.

(الف) : ۲۱۰ رادیان بر ثانیه

(ب) : ۷۵ رادیان بر ثانیه

حل

از رابطه (۵-۳b) داریم

$$P = T \times \frac{\omega}{1000}$$

(الف) : لذا

$$P = 70 \text{ N-m} \times \frac{210 \text{ rad/s}}{1000}$$

$$= 14.7 \text{ kW}$$

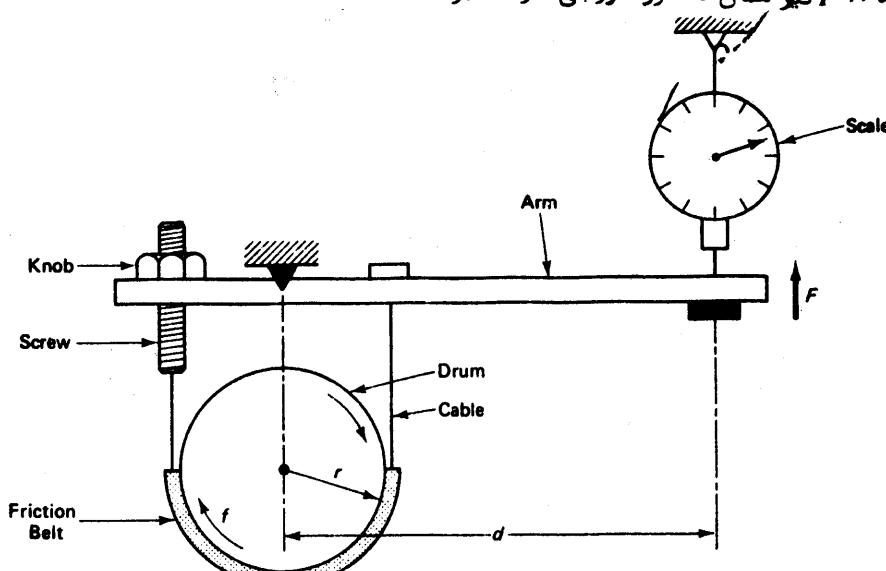
(ب) : همچنین

$$P = 70 \text{ N-m} \times \frac{70 \text{ rad/s}}{1000} = 4.9 \text{ kW}$$

### ۱ - ۵ اندازهگیری گشتاور (کوبیل)

هرگاه موتوری DC را مورد آزمایش قرار دهیم، اولین نکته‌ای که توجه ما را بخود معطوف میکند همان توان خروجی موتور DC است، اما باید گفت که اندازهگیری توان قدری پیچیده است، اما اگر گشتاور خروجی را اندازه بگیریم در اینصورت میتوان با استفاده از روابط (۵-۳)، توان مربوطه را بدست آورد. ساده‌ترین روش اندازهگیری گشتاور استفاده از سیستم ترمی شکل (۱-۵) میباشد. موتور را در پشت ترمز قرار

مید هیم (۱) و محور آن را به استوانه وصل می کیم . برای وضعیت نشان داده شده در شکل ، موتور باید در جهت عقربه های ساعت (۲) ( CW ) بچرخد . هنگامیکه موتور استوانه را می چرخاند ، بازی کردن با پیچ (۳) و مهره (۴) نشان داده شده ، کمر بند اصطکاک (۵) را بدور استوانه سفت تر می نماییم . لذا باید گشتاور بیشتری در خروجی ماشین ظاهر شود تا بر گشتاور مخالف که همان گشتاور تولید شده توسط اصطکاک کمر بند بدور استوانه مینباشد فائق گردد . این گشتاور ( $r \times f$ ) بوسیله کابل به بازوی اهرم منتقل می شود . چون اهم در تعادل قرار دارد ، لذا  $r \times f$  باید با  $F \times d$  مساوی باشد (  $F$  نیروی نشان داده شده توسط ترازوست ) . اما میدانیم ( $f \times r$ ) همان گشتاور خروجی موتور است . لذا  $F \times d$  نیز همان گشتاور خروجی خواهد بود



شکل ۱ - ۵ : سیستم ترنس برای اندازه گیری گشتاور

**Example 5-3 (English)**

( ENG ) سیستم

سیستم ترمی مطابق شکل (۱ - ۵) مفروض است و برای اندازه گیری توان خروجی موتور DC بکار می رود . در تحت بار تنظیم شده ای سرعت ۱۲۰۰ دور در دقیقه می باشد و

- |          |                  |          |
|----------|------------------|----------|
| 1) Brake | 2) Clockwise     | 3) Screw |
| 4) Knob  | 5) Friction-belt |          |

ترازو نیروی ۱۶ پوند را نشان میدهد . مطلوبست محاسبه توان خروجی موتور بر حسب اسپ بخار مشروط بر آنکه فاصله  $d$  معادل  $0.5$  فوت باشد .

حل

ابتدا گشتاور خروجی را حساب میکنیم

$$T_o = F \times d = 16 \text{ lb} \times 0.5 \text{ ft} = 8 \text{ ft-lb}$$

حال از رابطه (۵-۳a) داریم

$$\begin{aligned} P_o &= T_o \times \frac{\omega}{7.04} \\ &= 8 \text{ ft-lb} \times \frac{1200 \text{ rev/min}}{7.04} \\ &= 1363.64 \text{ W} \\ &= \frac{1363.64 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 1.83 \text{ hp} \end{aligned}$$

#### Example 5-4 (SI)

مثال ۴-۵ (سیستم SI)

سیستم ترمی مطابق شکل (۱-۵) مفروض است و برای اندازه‌گیری توان خروجی موتور DC بکار می‌رود . در تحت بار تنظیم شده‌ای سرعت  $100$  رادیان بر ثانیه میباشد و ترازو و نیروی  $50$  نیوتون را نشان میدهد . توان خروجی موتور را بر حسب کیلووات حساب کنید مشروط بر آنکه فاصله  $d$  معادل  $0.2$  سانتیمتر باشد .

حل

ابتدا گشتاور خروجی را بدست می‌وریم

$$\begin{aligned} T_o &= F \times d = 50 \text{ N} \times 0.2 \text{ m} \\ &= 10 \text{ N-m} \end{aligned}$$

حال از رابطه (۵-۳b) داریم

$$\begin{aligned} P_o &= T_o \times \frac{\omega}{1000} \\ &= 10 \text{ N-m} \times \frac{100 \text{ rad/s}}{1000} \\ &= 1 \text{ kW} \end{aligned}$$

## ۲-۵- نیروی ضد محرکه (BEMF)

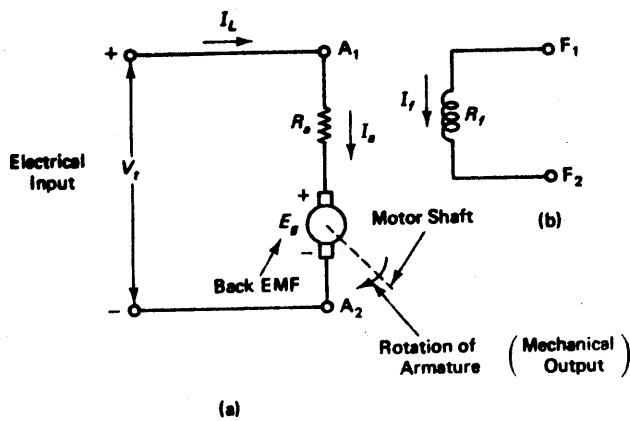
### 5-2 BACK ELECTROMOTIVE FORCE (BACK EMF)

میدانیم که اگر به دو سر آرمیچر ولتاژ اعمال گردد، از سیمهای آرمیچر جریان میگذرد. همچنین دریافتیم که اگر آرمیچر حاوی جریان درون یک میدان مغناطیس قرار گیرد، گشتاور (کوپل) حاصل میشود (رابطه ۱-۵). علاوه بر این دیدیم اگر گشتاور (کوپل) به یک جسم که قابلیت دوران دارد اعمال شود، این جسم شتاب میگیرد و سرعت آن بالا می‌رود. (رابطه ۲-۵)، تمام مطالب فوق الذکر برای موتورهای DC صادق است. یعنی هرگاه ولتاژ به دو سرتاسر میدان موتور اعمال شود جریان در موتور برقرار میگردد. این جریان باعث بوجود آمدن گشتاور شده که در اثر آن محور موتور به دوران می‌آید. اما در این تحلیل ما یک نکته را ذکر نکردیم و آن این است که آیا هنگام اعمال ولتاژ، شتاب موتور دائمی است؟ یعنی آیا سرعت موتور دائمی است؟ اما این واقعیت وجود دارد که سرعت موتور بینهایت نمیشود و بالاخره موتور تحت سرعت معینی خواهد چرخید و شتاب موتور متوقف میگردد حال این مطلب را از جهت عکس مورد مطالعه قرار میدهیم. یعنی هنگامیکه سرعت معین و ثابت است، لذا شتاب صفر میباشد. با توجه به رابطه (۲-۵) در میباییم که در اینحال گشتاور نیز باید صفر باشد. اگر فرض کنیم که شار وجود داشته باشد، لذا طبق رابطه (۱-۵) در میباییم که از نظر تئوری جریان آرمیچر نیز باید هنگامیکه موtor تحت سرعت ثابتی میچرخد صفر باشد. البته بعداً در این فصل ثابت میکنیم که حتی موقعی که شتاب صفر است جریان آرمیچر برقرار خواهد بود. لذا از صفر شدن تئوریک جریان نتیجه میگیریم که باید ولتاژ دیگری مساوی ولی در جهت مخالف ولتاژ شکده در بحث ما وارد گردد. این ولتاژ مخالف را نیروی ضد محرکه یا BEMF مینامند. در این مرحله، تئوری زیراتورهای DC را بخاطر می‌آوریم. دیدیم که اگر هادیها در میدان مغناطیسی بدوران درآیند، ولتاژ تولید خواهد شد و اگر هادیها شار را سریعتر قطع کند، ولتاژ تولید شده نیز افزایش میباید.

از نظر تئوری در حالت موتوری، ولتاژ اعمال شده باعث برقراری جریان در آرمیچر میشود و لذا گشتاور حاصل میگردد. این گشتاور باعث شتاب موtor خواهد شد. با سرعت گرفتن موtor نیروی ضد محرکه (BEMF) افزایش میباید تا بالاخره مساوی و

مخالف ولتاژ شبکه تغذیه موتور شود. در این مرحله جریان آرمیچر و گشتاور صفر شده و شتاب موتور نیز متوقف می‌شود (شتاب صفر) در نتیجه موتور با سرعت ثابتی می‌چرخد. اما واقع امر آن است که جریان آرمیچر صفر نشده بلکه بسیار کم خواهد بود. و گشتاور کمی نیز برای جبران اصطکاک داخلی موتور باقی خواهد ماند در اینجا خاطر نشان می‌سازیم که با استفاده از قانون دست راست فلمنینگ درخواهیم یافت که این پلاریته ولتاژ با جریان آرمیچر که باعث به دوران آمدن موتوری گردد مخالف است.

همچنین متذکرمی‌شویم که در عمل  $BEMF$  با ولتاژ ترمینال موتور هیچگاه مساوی نمی‌شود و حتی در حالت بی‌باری اختلاف جزئی وجود دارد تا جریان کمی برای ایجاد گردد گشتاور بدست آید تا محور ماشین به دوران خود ادامه دهد.



شکل ۲ - ۵: طرز نمایش موتور

a : مدار آرمیچر

b : مدار تحریک

### ۳ - ۵ مدار معادل موتور

با دانستن مفهوم نیروی ضد حرکه (BEMF) میتوان مدار معادل موتور DC را بدست آورد. شکل (۲ - ۵) یک موتور DC با تحریک جداگانه را نشان میدهد. اگر

آنرا با مدار معادل ژنراتور مقایسه کنیم (شکل ۴ - ۴) مشاهده میشود که این دو مدار تقریباً مشابه‌اند. فقط سه فرق عده بین آنها وجود دارد.

الف: در ژنراتور  $V_t$  ولتاژ ترمینال بوده و به آن بار متصل میشود ولی در موتور  $V_t$  همان ولتاژ شبکه تغذیه موتور است. لذا حبّت جریان در ژنراتور از طرف ژنراتور بطرف بار و در موتور از طرف شبکه بطرف موتور است.

ب: در ژنراتور به محور ماشین توان مکانیکی اعمال میشود ولی در موتورها توان مکانیکی بر روی محور موتور حاصل میگردد.

ج: در ژنراتور  $E_g$  بزرگتر از  $V_t$  بوده ولی در موتورها  $V_t$  بزرگتر از  $E_g$  است، البته در ژنراتور به  $E_g$  ولتاژ تولید شده و در موتور به  $E_g$  نیروی ضد محرکه (BEMF) گفته میشود. باید گفت که:

۱ - در ژنراتورها به  $I_L$  جریان بار میگویند.

۲ - در موتورها به  $I_L$  جریان خط‌گفته میشود.

همچنین خاطرنشان میسازیم که  $R_f$  ،  $R_a$  ،  $I_f$  ،  $I_a$  ، در موتورها همان معنی را دارند که در ژنراتورها درباره آنها گفته شده است.

۱ -  $R_f$  : مقاومت مدار تحریک

۲ -  $R_a$  : مقاومت آرمیچر

۳ -  $I_f$  : جریان تحریک

۴ -  $I_a$  : جریان آرمیچر

## ۱ - ۳ - ۵ رفتار موتور DC در تحت شرایط بارداری (موتور DC با تحریک جداگانه)

### 5-3.1 Behavior of the Motor under Load

فرض میکنیم به محور موتور نشان داده شده در شکل (۵ - ۲) هیچگونه باری متصل نباشد (حالت بی‌باری) (۱) و موتور در حالت پایدار و مانا (۲) تحت سرعت مشخصی بچرخد. در لینحالت  $V_t$  قدری بیشتر از  $E_g$  است و جریان آرمیچر عبارت است از:

$$I_a = \frac{V_t - E_g}{R_a} \quad (5-4)$$

1) NO-Load

2) Steady-State

این حریان ناچیز گشتاور کمی را تولید میکند که بر اصطکاک داخلی موتور فائق میشود ، البته فرض بر آن است که شار ثابت باشد . حال اگر به محور موتور بار اعمال شود (بار موتور از نوع مکانیکی است) ، در اینصورت سرعت موتور کاهش پیدا میکند . چون نیروی ضد محركه (  $E_g$  ) نابعی از سرعت است (رابطه (۴-۱)) ،  $E_g$  نیز کم میشود ، با توجه به رابطه (۴-۵) در میابیم که با کاهش  $E_g$  ، حریان  $I_a$  زیاد میشود . با افزایش حریان آرمیجر گشتاور نیز افزوده میگردد . این پروسس آنقدر ادامه میابد که موتور به سرعتی برسد تا در آن سرعت گشتاور موتور بتواند بار را ارضا کند . حال اگر یکباره بار را از روی موتور برداریم ، در اینصورت گشتاور نسبتاً " قوی موجود در ماشین ، موتور را شتاب داده تا بسرعت اولیه (حالت بی باری) برسیم .

## ۲-۳-۵ منحنی گشتاور سرعت (منحنی TS) :

### 5-3-2 Torque-Speed Curve

برای اینکه بحث فوق را بصورت ترسیمی تشریح کنیم ، میتوان منحنی گشتاور سرعت ( TS ) موتور را رسم نمود . البته در این بحث موتور DC با تحریک جداگانه مورد تحلیل قرار گرفته است ولی این روش را میتوان برای سایر موتورهای DC تعمیم داد .

اگر شار ثابت فرض شود ، لذا رابطه (۱-۵) را اینچنین مینویسیم :

$$T = K'I_a \quad (5-5)$$

که در آن :

$$K' = K\phi$$

اگر ماشین تحت سرعت ثابتی بچرخد (شتاب صفر) در اینصورت گشتاور حاصله معادل گشتاور بار <sup>(۱)</sup> ( $T_L$ ) خواهد بود . لذا رابطه (۵-۵) اینچنین میشود .

$$T_L = K'I_a \quad (5-6)$$

با جایگزینی رابطه (۴-۵) در رابطه اخیر داریم :

$$T_L = \frac{K'(V_i - E_g)}{R_a} \quad (5-7)$$

1) Load-Torque

حال از روابط (۱-۴) استفاده کرده و بحای  $Eg$  مقادیر مربوطه را قرار میدهیم (توجه کنید که شار ثابت فرض شده است). لذا:

$$T_L = \frac{K'V_i}{R_a} - \frac{K'K''S}{R_a}$$

لذا رابطه اخیر در سیستم (ENG) اینچنین نوشته میشود.

$$T_L = K_m V_i - K_B S \quad (5-8a)$$

و در سیستم (SI) داریم:

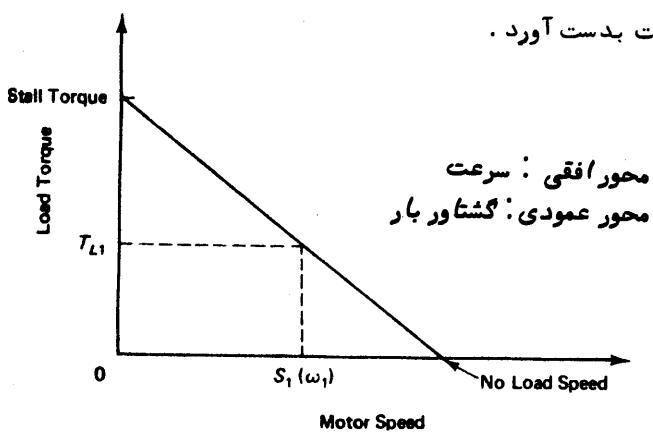
$$T_L = K_m V_i - K_B \omega \quad (5-8b)$$

منحنیهای ذکر شده توسط معادلات (۵-۸) منحنیهای گشتاور - سرعت (TS) موتور نامیده میشود (شکل ۳-۵). با توجه به این منحنی میتوان گفت:

- الف. موقعی که گشتاور بار صفر است، موتور تحت سرعت بی باری میچرخد.
- ب. اگر گشتاور بار به ( $T_{L1}$ ) افزایش یابد سرعت به  $s_1$  یا  $\omega_1$  کاهش پیدا میکند.

ج: با افزایش هر چه بیشتر گشتاور بار، سرعت موتور نیز دائماً کم میشود تا بالاخره موتور میایستد.

در اینجا متذکر میشویم که به کمترین گشتاور باری که باعث سکون موتور میشود، گشتاور سکون (۱) گفته میشود. ملاحظه میشود که با داشتن منحنی TS میتوان سرعت ماشین را در هر موقعیت بدست آورد.



شکل ۳-۵: منحنی گشتاور - سرعت (TS) موتور DC

1) Stall Torque

*Example 5-5 (English)*

مثال ۵ - ۵ (سیستم ENG)

یک موتور DC با تحریک حداکانه با مشخصات زیر مفروض است :

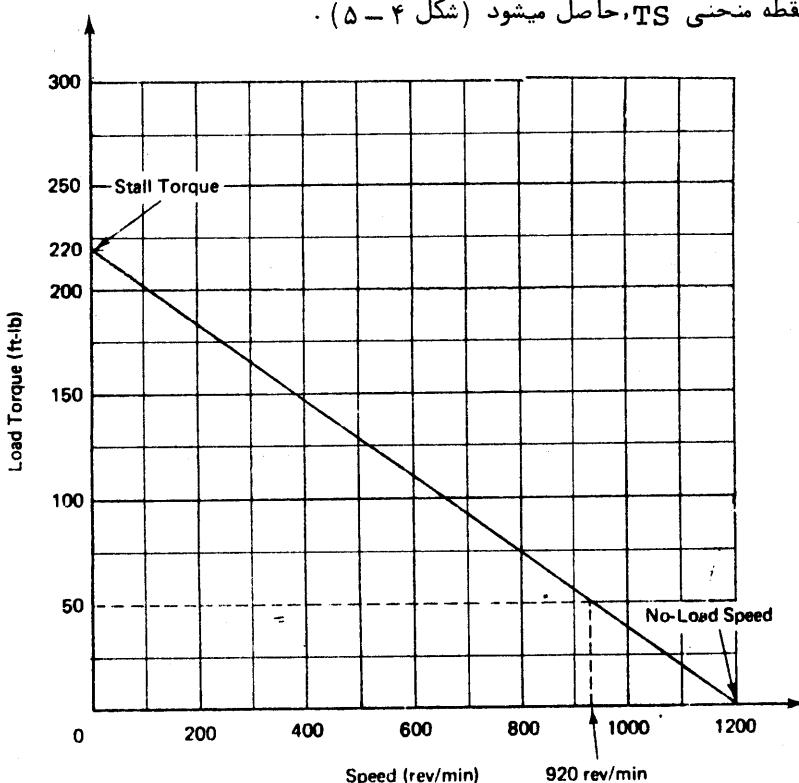
دور در دقیقه  $1200 =$  سرعت در حالت بی‌باری

"فوت - پوند"  $= 220$  = گشتاور سکون

اگر گشتاور بار اعمال شده بر موتور  $50$  فوت - پوند باشد سرعت موتور را بدست آورده و توان خروجی موتور را در حالت بارداری حساب کنید . شار را ثابت در نظر بگیرند .

حل :

ابتدا منحنی TS را رسم میکنیم . برای این منظور گشتاور سکون بر روی محور عمودی و سرعت در حالت بی‌باری بر روی محور افقی مشخص میگردد . با وصل کردن این دو نقطه منحنی TS حاصل میشود (شکل ۴ - ۵) .



شکل ۴ - ۵ : منحنی گشتاور - سرعت برای مثال ۵ - ۵

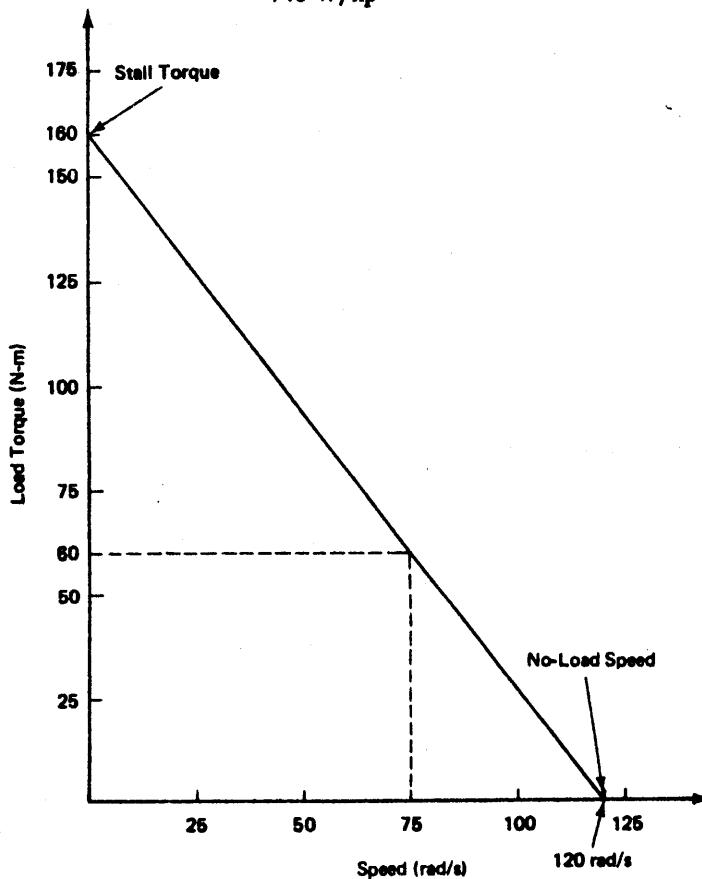
با توجه به شکل در میبایسیم که در حالت بارداری ( $T_L = 50$ ) سرعت موتور ۹۲۰ دور در دقیقه میشود. برای محاسبه توان خروجی از رابطه  $P_o = \frac{TS}{7.04}$  کمک میگیریم. لذا:

$$P_o = \frac{TS}{7.04}$$

$$= \frac{50 \text{ ft-lb} \times 920 \text{ rev/min}}{7.04}$$

$$= 6534 \text{ W}$$

$$P_o = \frac{6534 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 8.76 \text{ hp}$$



شکل ۵ - ۵: منحنی گشتاور - سرعت برای مثال ۴ - ۵

### مثال ۶-۵ (سیستم SI) :

یک موتور DC با تحریک جداگانه با مشخصات زیر مفروض است:

رادیان بر ثانیه  $= 120$  = سرعت در حالت بی‌باری

نیوتن - متر  $= 160$  = گشتاور سکون

اگر بار موتور  $6$  نیوتن متر باشد، سرعت آنرا بدست آورید و توان خروجی موتور را تحت این بار حساب کنید. شار را ثابت در نظر بگیرید

حل:

ابتدا منحنی TS موتور را رسم می‌کنیم. روی محور عمودی گشتاور سکون و بر روی محور افقی سرعت بی‌باری را مشخص کرده و بهم متصل می‌سازیم (شکل ۵-۵).

با توجه به شکل در می‌باییم که اگر گشتاور بار  $6$  نیوتن متر باشد، سرعت  $75$  رادیان بر ثانیه خواهد شد. همچنین از رابطه (۵-۳b) داریم:

$$\begin{aligned} P_o &= \frac{T\omega}{1000} \\ &= \frac{60 \text{ N-m} \times 75 \text{ rad/s}}{1000} \\ &= 4.5 \text{ kW} \end{aligned}$$

### 5.4 SPEED REGULATION

### ۴-۵- تنظیم سرعت:

در فصل ۴ راجع به تنظیم ولتاژ زنراتور DC صحبت کردیم. در موتورها باید راجع به تنظیم سرعت بحث کنیم. تنظیم سرعت به مفهوم آن است که سرعت محور موتور از حالت بی‌باری تا بار کامل چه میزان تغییر می‌کند. این تعریف برای انواع موتورها صادق بوده و لذا روابط زیر برای انواع موتورها DC بکار می‌روند.

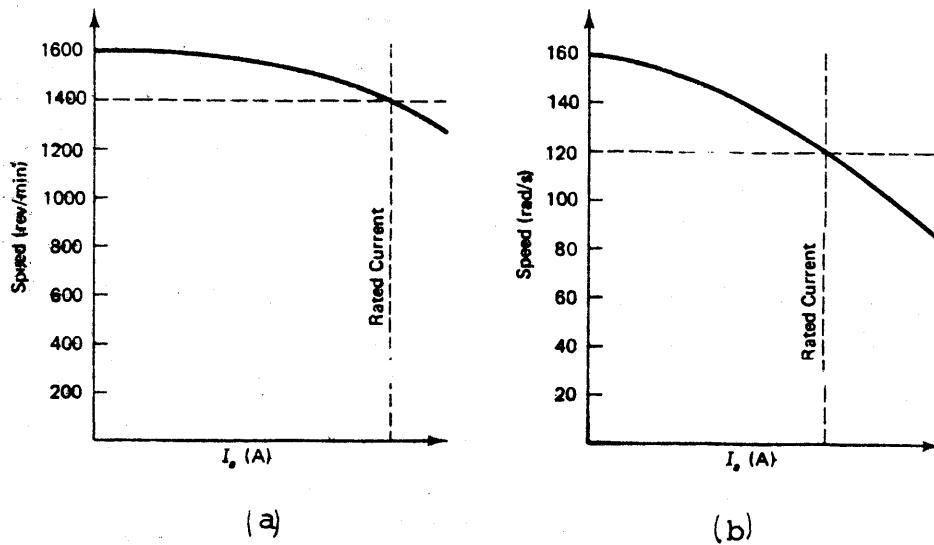
در سیستم (ENG) درصد تنظیم سرعت اینچنین است:

$$\% \text{ speed regulation} = \frac{S_{NL} - S_{FL}}{S_{FL}} \times 100 \quad (5-9a)$$

در سیستم (SI) درصد تنظیم سرعت عبارتست از:

$$\% \text{ speed regulation} = \frac{\omega_{NL} - \omega_{FL}}{\omega_{FL}} \times 100 \quad (5-9b)$$

هرچه درصد تنظیم کمتر باشد مشخصه موتور بهتر است. حالت ایده‌آل آن است که درصد تنظیم صفر درصد باشد. شکل (۶-۵) مشخصه‌های بار (۱) موتورهای معمولی را نشان میدهد و این مشخصه‌ها تغییرات سرعت موتور نسبت به حریان آرمیجر خواهد بود. علت استفاده از حریان آرمیجر آن است که نشان دهنده میزان بار موتور بوده (بخش ۱-۳-۵ در همین فصل) و بسیار آسان حاصل می‌گردد.



(a)

(b)

شکل ۶-۵: مشخصه‌های بار موتور

ENG : سیستم a

SI : سیستم b

### Example 5-7 (English)

مثال ۶-۲ (سیستم ENG) :

منحنی مشخصه سرعت یک موتور DC مطابق شکل (۶-۵a) می‌باشد. درصد تنظیم سرعت این موتور را بدست آورید.  
حل:

از روی منحنی سرعت در حالت بی‌باری و بار کامل را بدست می‌آوریم و سپس

$$S.R. = \frac{1600 - 1400}{1400} \times 100 = 14.3\%$$

از رابطه (۶-۹a) کمک می‌گیریم:

### 1) Load-Characteristic

**Example 5-8 (SI)**

مثال ۵-۸ (SI) :

منحنی مشخصه سرعت یک موتور DC مطابق شکل (۵-۶b) میباشد، درصد تنظیم سرعت این موتور را بدست آورید.

حل:

ابتدا از روی منحنی سرعت در حالت بی‌باری و بار کامل را بدست می‌وریم و سپس از رابطه (۵-۹b) کمک میگیریم.

$$\% \text{ S.R.} = \frac{160 - 120}{120} \times 100 \\ = 33.3\%$$

**5-5 MOTOR EFFICIENCY**

**5-5 راندمان موتور DC**

در فصل ۴ راجع به راندمان زنراتور DC مفصل " صحبت کردیم . در اینجا درباره راندمان موتورهای DC بطور مختصر بحث میکنیم . فقط چند فرق اساسی برای محاسبه راندمان موتورها نسبت به زنراتورها وجود دارد .

در موتورهای توان ورودی الکتریکی بوده و توان خروجی مکانیکی است . لذا تبدیل انرژی در آرمیچر از نوع الکتریکی به مکانیکی است (برخلاف زنراتور) . رابطه (۴-۷) را برای موتورها اینچنین مینویسیم :

$$\text{efficiency} = \eta(\%) = \frac{P_o}{P_i} \times 100 \quad (5-10)$$

از آنجاییکه توان ورودی موتورها الکتریکی است و سهله‌تر اندازه‌گیری میشود ، لذا توان خروجی موتور را اینچنین مینویسیم (چرا؟)

$$P_o = P_i - \text{losses} \quad (5-11)$$

در نتیجه:

$$\text{efficiency} = \eta(\%) = \frac{P_i - \text{losses}}{P_i} \times 100 \quad (5-12)$$

معمولًا راندمان موتورها برروی پلاک بدن آنها نوشته شده است و عبارت فوق برای انواع موتورهای DC صادق است .

**Example 5-9 (English)****مثال ۹ - ۵ (Sistem ENG)**

یک موتور DC با مشخصات ذیل مفروض است :

اسب بخار ۲ = توان اسمی موتور

ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمیر ۱۵ = جریان اسمی

راندمان نوشته شده بر روی پلاک موتور چیست .

حل :

با توجه به اعداد فوق توان الکتریکی ورودی عبارتست از :

$$P_i = V_i I_L = 120 \text{ V} \times 15 \text{ A} = 1800 \text{ W}$$

از طرفی توان خروجی اینچنین است :

$$P_o = 2 \text{ hp} \times 746 \text{ W/hp} = 1492 \text{ W}$$

پس :

$$\eta = \frac{1492 \text{ W}}{1800 \text{ W}} \times 100 = 82.9\%$$

**Example 5-10 (SI)****مثال ۱۰ - ۵ (Sistem SI)**

یک موتور DC با مشخصات ذیل مفروض است ، راندمان نوشته شده بر روی پلاک موتور چیست .

کیلووات ۲ = توان اسمی

ولت ۲۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمیر ۱۲ = جریان اسمی

حل :

توان الکتریکی ورودی با استفاده از اعداد فوق حاصل میشود .

$$P_i = V_i I_L = 220 \text{ V} \times 12 \text{ A} = 2640 \text{ W}$$

از طرفی توان خروجی اینچنین است :

$$P_o = 2 \text{ kW} = 2000 \text{ W}$$

پس :

$$\eta = \frac{2000 \text{ W}}{2640 \text{ W}} \times 100 = 75.8\%$$

### 5.5.1 Power Flow Diagram

۱-۵-۵ دیاگرام (نمودار) بخش توان:

شکل (۲-۵) دیاگرام پخش توان در یک موتور DC را نشان میدهد. اگر این شکل را با شکل (۱۱-۴) مقایسه کنیم در میابیم که فقط نوع توان در ورودی، خروجی و هنگام تبدیل با هم متفاوت است. باید گفت که شکل (۲-۵) و مطالب این بخش برای انواع موتورهای DC صادق می‌باشد.

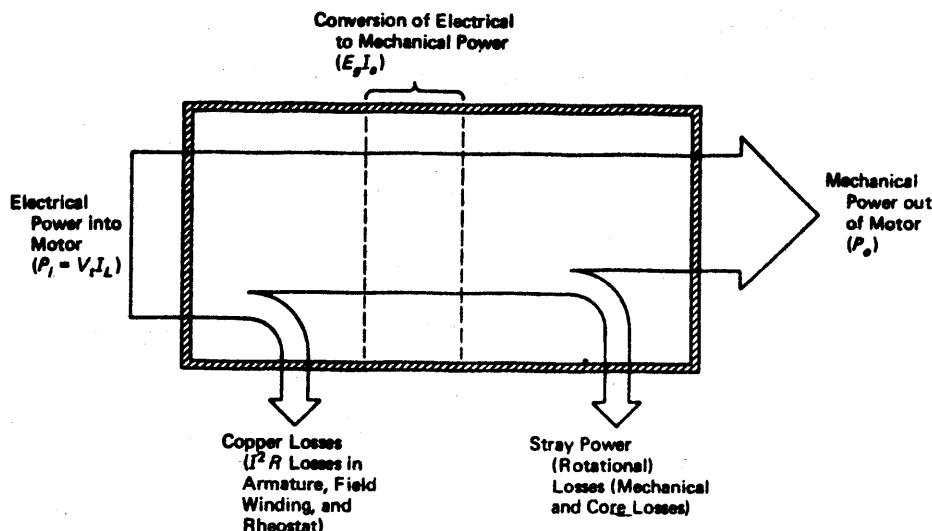
در موتورها توان لکتریکی از طریق ترمینال ماشین وارد ماشین می‌گردد و اگر تمامی تلفات مسی را از آن بکاهیم، توان الکتریکی باقی‌مانده توسط آرمیچر موتور به توان مکانیکی تبدیل می‌شود.

$$P_i - \text{copper losses} = E_g I_a \quad (5-13)$$

توان تبدیل شده ( $E_g I_a$ ) به توان حاصله (Developed-Power)

معروف است که در موتورها نهایتاً "از نوع مکانیکی است اما توانی نیست که بر روی محور موتور ظاهر می‌شود. برای محاسبه توان ظاهر شده بر روی محور موتور باید از تلفات توان سرگردان (تلفات هسته بعلاوه تلفات مکانیکی) را کمربندیم. لذا:

$$P_o = P_i - \text{copper losses} - \text{stray power losses} \quad (5-14)$$



شکل ۲-۵ پخش توان در موتور DC

## ۲ - ۵ - اندازه‌گیری تلفات توان سرگردان در موتورهای DC

### 5.5.2 Measurement of Stray Power Losses

اگر موتور DC را در حالت بی‌باری بچرخانیم ( $P_i = 0$ ) ، رابطه (۵ - ۱۴) را میتوان بصورت زیر نوشت :

$$\text{stray power loss} = P_i - \text{copper losses} \quad (5-15)$$

در رابطه اخیر توان ورودی و تلفات مسی کمیتهای الکتریکی هستند و بسهولت میتوان آنها را اندازه‌گرفت . با آنکه تلفات توان سرگردان فوق الذکر که از رابطه (۵ - ۱۵) بدست می‌آید ، در حالت بی‌باری محاسبه شده ولی بدلا لیل زیر مبین تلفات توان سرگردان در بار اسمی نیز خواهد بود :

- ۱ - تلفات مکانیکی با سرعت مناسب است ، لذا اگر در آزمایش بی‌باری موتور با سرعت اسمی بچرخد تلفات مکانیکی مشابه بار اسمی میباشد .
- ۲ - تلفات هسته مناسب با شار و سرعت است . لذا اگر شار را در حالت بی‌باری بمیزان شار در بار اسمی قرار دهیم و سرعت موتور نیز همان سرعت اسمی باشد ، تلفات هسته در این آزمایش خاص بی‌باری مشابه حالت بار اسمی خواهد بود .

### مثال ۱۱ - ۵ :

#### *Example 5-11*

یک موتور DC مطابق شکل (۲ - ۵) مفروض است و در حالت بی‌باری آنرا مورد آزمایش قرار میدهیم تلفات مسی از مقاومت‌ها و حریانها حاصل میگردد و ۲۱۰ وات است . ولتاژ ترمینال و جریان خط بترتیب ۱۲۰ ولت و  $2\frac{1}{5}$  آمپر میباشد . اگر موتور تحت سرعت اسمی بچرخد ، تلفات توان سرگردان را بدست آورید .

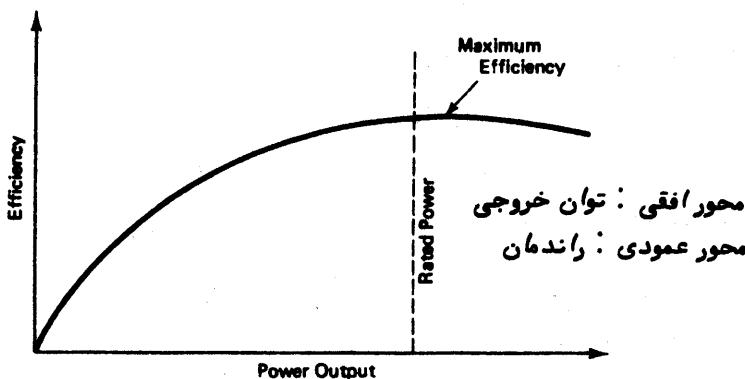
حل :

$$P_i = V_i I_L = 120 \text{ V} \times 2.5 \text{ A} = 300 \text{ W}$$

از رابطه (۵ - ۱۵) داریم :

$$\begin{aligned} \text{stray power} &= P_i - \text{copper losses} \\ &= 300 \text{ W} - 210 \text{ W} \end{aligned}$$

$$\text{stray power loss} = 90 \text{ W}$$



شکل ۸ - ۵ تغییرات راندمان بر حسب توان خروجی در موتور DC

### 5-5-3 Maximum Efficiency

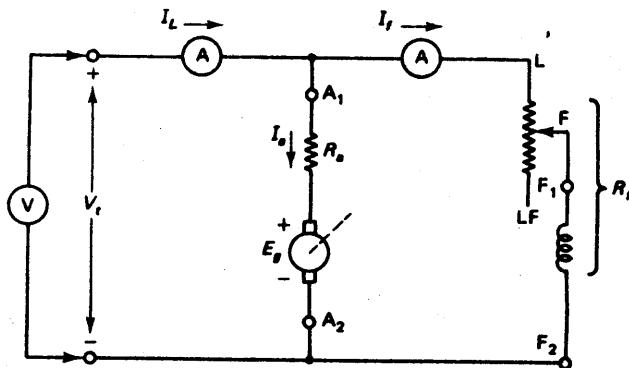
معمولاً منحنی راندمان انواع موتورهای DC مطابق شکل (۸-۵) است. این منحنی تغییرات راندمان را بر حسب توان خروجی موتور نشان میدهد. موتورها طوری طراحی میشوند که راندمان ماکریم موقعی بدست آید که توان خروجی نزدیک به توان اسمی خروجی باشد. البته این موضوع را میتوان بوسیله ریاضیات نیز اثبات نمود ولی ما در اینجا فقط نتیجه را بیان میکنیم. مثلاً "اگر موتوری شنت با سرعت ثابتی بجرخد، و توان خروجی تغییر کند، تلفات توان سرگردان ثابت میماند. (البته در تحت شار ثابت) همچنین در موتور DC شنت تلفات تحریک نیز ثابت خواهد بود. تنها تلفاتی که متغیر میباشد همان تلفات مسی آرمیچر (RaIa<sup>2</sup>) است که با افزایش بار زیاد میشود. راندمان ماکریم موقعی حاصل میشود که تلفات ثابت (سرگردان + تحریک شنت) مساوی تلفات متغیر (تلفات مسی آرمیچر) باشد.

$$\frac{\text{fixed losses}}{\text{stray power loss} + \text{shunt field loss}} = \frac{\text{variable loss}}{\text{armature loss}} \quad (5-16)$$

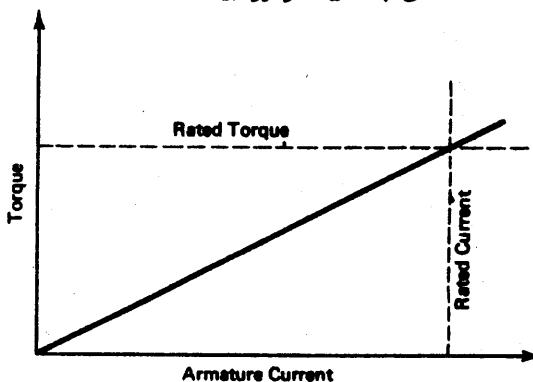
### 5-6 SHUNT MOTOR

۶-۵ موتور DC شنت (موازی) :

موتور DC شنت همانطور که از نام مشید است دارای مدار تحریکی است که موازی آرمیچر نصب شده است (شکل ۹-۵). این مدار معادل شبیه ژنراتور DC شنت بوده با این تفاوت که جهت جریانها در حالت موتوری با جهات ژنراتوری فرق دارد. همانطور که از شکل (۹-۵) پیداست، ولتاژ شبکه ( $V_t$ ) باعث تغذیه مدار تحریک نیز میشود و چون ولتاژ شبکه ثابت است و مستقیماً "به دو سر مدار تحریک شنت اعمال میشود، لذا جریان تحریک شنت نیز ثابت میباشد. در نتیجه شار نیز ثابت بوده و مستقل از تغییرات بار موتور است. لذا از روابط (۱-۵) و (۵-۵) در میابیم که در موتور DC شنت همواره گشتاور حاصله فقط با جریان آرمیچر متناسب است (شکل ۱۰-۵).



شکل ۹-۵: موتور DC شنت



شکل ۱۰-۵: تغییرات گشتاور موتور DC شنت بر حسب جریان آرمیچر

### ۵-۶-۱ جهت چرخش موتور DC شنت:

هرگاه موتور DC شنت به شبکه وصل شود، حریان در مدار تحریک شنت برقرار میشود و میدان مغناطیسی حاصله درون موتور پلارتیته مشخصی خواهد داشت. در همین اثنا حریان از آرمیچر عبور میکند (شکل ۹-۵). با توجه به جهت حریان آرمیچر و جهت شار مدار تحریک و اعمال قانون دست چپ در میباشیم که موتور در جهت معین خواهد چرخید.

شکل (۹-۵) را در نظر میگیریم. با توجه به جهت حریانها، فرض کنید موتور در جهت عقربه ساعت (CW) میچرخد، آزمایش‌های زیر را میتوان انجام داد.

۱- فرض میکنیم در ابتدا ماشین در جهت عقربه ساعت (CW) میچرخد اگر آنرا از شبکه جدا کنیم و سرهای مدار تحریک ( $F_1$  و  $F_2$ ) را حابحا سازیم، در اینصورت جهت حریان تحریک و شار عوض شده و اگر دوباره موتور به شبکه وصل شود در اینحالت جهت چرخش خلاف عقربه ساعت ('CCW') خواهد بود.

۲- حال اگر موتور در جهت خلاف عقربه ساعت بچرخد (CCW) و آنرا از شبکه جدا کنیم و سرهای آرمیچر ( $A_1$ - $A_2$ ) را حابحا میسازیم، و دوباره ماشین را به شبکه وصل کنیم، جهت حریان آرمیچر عوض شده و دوباره موتور در جهت عقربه ساعت (CW') میچرخد.

۳- حال اگر موتور در جهت عقربه ساعت (CW') بچرخد و آنرا از شبکه جدا کنیم و پلارتیه ولتاژ شبکه را عوض نمائیم (پلارتیه ولتاژ ترمینال را تغییر دهیم) و دوباره ماشین را به شبکه وصل نمائیم، در این صورت جهت چرخش فرقی نمیکند یعنی در همان جهت اولیه عقربه ساعت (CW') میچرخد. علت این امر واضح است. بشکل (۹-۵) نگاه میکنیم اگر پلارتیه ترمینال ماشین عوض شود، جهت حریان آرمیچر و تحریک هر دو عوض میگردد. با توجه به بندهای ۱ و ۲ عوض شدن جهت حریان در هر یک از سیم‌های آرمیچر و تحریک به تنهاشی جهت گردش را عوض خواهد کرد. در نتیجه تعویض جهت حریان در هر دو سیم پیچ تغییری در جهت گردش ماشین ایجاد نمیکند.

### ۵-۶-۲ اثر بار بروی موتور DC شنت:

#### ۵-۶-۲ Effect of Load on the Shunt Motor

در بالا گفتیم که گشتاور موتور با بار تغییر میکند. یعنی با افزایش بار گشتاور

حاصله در موتور نیز افزایش میباشد تا آنکه گشتاور خروجی در موتور با بار جدید مساوی و هم‌انگ گردد. همچنین دیدیم که جریان‌رمیچر در موتور DC شنت متناسب با گشتاور موتور می‌باشد (شکل ۱۰-۵). لذا جریان‌رمیچر با گشتاور بار نیز متناسب خواهد بود. با توجه بشکل (۹-۵) واستفاده از قانون ولتاژ کیوش داریم:

$$V_t - I_a R_a = E_s \quad (5-17)$$

اگر  $E_s$  در رابطه (۱-۴) را در رابطه اخیر جایگزین کنیم میتوان در سیستم (ENG) می‌توان چنین نوشت:

$$S = \frac{V_t - I_a R_a}{K\phi} \quad (5-18a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$\omega = \frac{V_t - I_a R_a}{K' \phi} \quad (5-18b)$$

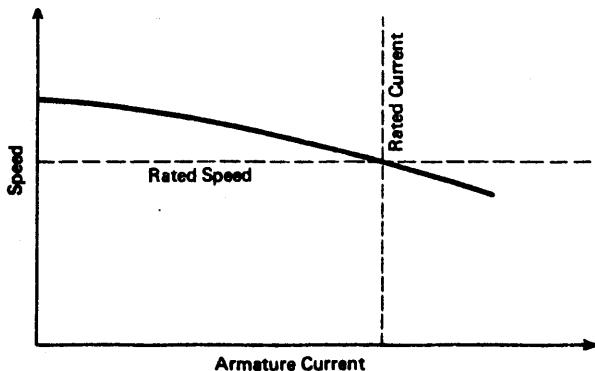
در روابط اخیر کمیتهای زیر بجز  $I_a$  ثابت هستند:

۱- ولتاژ شبکه (ترمینال) یا  $V_t$

۲- مقاومت‌رمیچر، یا  $R_a$

۳- شار یا  $\phi$

اگر بار افزایش باید، در اینصورت  $I_a$  زیاد شده و صورت کسرهای ذکر شده در روابط (۱۸-۵) کم میشود. لذا سرعت کاهش میباشد. پس منحنی مشخصه سرعت برای موتورهای DC شنت مطابق شکل (۱۱-۵) میباشد.



شکل ۱۱-۵: تغییرات سرعت بر حسب جریان‌رمیچر در موتور DC شنت

## ۳-۶-۵- اثر شار بروی موتورهای DC شنت :

### 5-6-3 Effect of Flux on the Shunt Motor

اگر در رابطه (۱۸-۵) فرض شود که افت  $R_a I_a$  نسبت به  $V_t$  ناچیز است . در اینصورت بطور تقریب سرعت اینچنین حساب می شود .

$$\text{speed} \approx \frac{V_t}{K\phi} \quad (5-19)$$

البته باید گفت که این فرضیه در بارهای کم صادق تر است . از رابطه اخیر در میابیم که سرعت با شار نسبت معکوس دارد . یعنی با افزایش شار (یا  $\Phi$ ) سرعت کم میشود و با کاهش شار سرعت زیاد میگردد . بهمین دلیل است که در مدار تحریک شنت یک رعوستا قرار میدهد (شکل ۹-۵) . با افزایش مقاومت مدار تحریک ، جریان تحریک (شار) کم شده و سرعت بالا میرود و بالعکس با کاهش مقاومت مدار تحریک ، جریان تحریک (شار) زیاد شده و سرعت کم میگردد .

اثر شار بر سرعت ممکن است شرایط حادی را پدید آورد . هرگاه هنگام چرخش موتور مدار تحریک شنت باز شود ، جریان تحریک بسمت صفر میرود و شار بمیزان ناچیز پسمند موجود در هسته سقوط میکند . با توجه به رابطه (۵-۱۹) سرعت بطور وحشتناکی بالا میرود و ممکن است به اشیاء مجاور و خود ماشین صدماتی بزند . در آزمایشگاه ماشین ممکن است علت باز شدن مدار تحریک سوختن فیوز آمیر مترا مدار تحریک شنت باشد . زیرا هنگام آزمایش در موقعی که بخواهیم سرعت را پائین بیاوریم با بازی کردن با رعوستا مجبور هستیم جریان تحریک شنت را افزایش دهیم و ممکن است فیوز آمیر مترا بسوزد ولذا مدار تحریک شنت باز شود .

**مثال ۱۲-۵ (English) :** ( ENG

یک موتور DC شنت مطابق شکل (۹-۵) مورد آزمایش قرار گرفته و جدول (۵-۲) در آزمایشگاه تحت بارهای گوناگون بدست آمده است .

Table 5-2

جدول ۵-۲

$I_L$ (A)	2.8	3.6	4.7	5.8	7.0	8.5
$I_f$ (A)	0.5	0.5	0.5	0.5	0.5	0.5
$S$ (rev/min)	1800	1780	1750	1720	1680	1650

مشخصات موتور بقرار زیر است :

اسب بخار	۱	= توان اسمی
اهم	۱/۵	= مقاومت آرمیچر (Ra)
وات	۵۰	= ثابت = تلفات توان سرگردان
ولت	۱۲۰	= ولتاژ ترمینال (شبکه)

منحنیهای زیر را بر روی یک محور مختصات رسم کنید :

الف : جریان خط بر حسب توان خروجی

ب : سرعت موتور بر حسب توان خروجی

ج : راندمان بر حسب توان خروجی

د : گشتاور خروجی بر حسب توان خروجی

همچنین راندمان ماکریم را بدست آورده و آنرا با منحنی رسم شده چک کنید :

Table 5-3

جدول ۵ - ۳

$I_L$ (A)	2.8	3.6	4.7	5.8	7.0	8.5
$I_o$ (A)	2.3	3.1	4.2	5.3	6.5	8.0
Armature loss (W)	7.9	14.4	26.5	42.1	63.4	96
Total losses (W)	117.9	124.4	136.5	152.1	173.4	206
$P_i$ (W)	336	432	564	696	840	1020
$P_o$ (W)	218.1	307.6	427.5	543.9	666.6	814
$P_o$ (hp)	0.29	0.41	0.57	0.73	0.89	1.09
$\eta$ (%)	65	71	76	78	79	80
$T_o$ (ft-lb)	0.85	1.22	1.72	2.23	2.79	3.47
$S$ (rev/min)	1800	1780	1750	1720	1680	1650

حل :

با توجه به جدول (۵ - ۲) جدول (۵ - ۵) را بر میکنیم . حال بطور مثال چند

نمونه محاسبه را جهت پی بردن به اعداد جدول (۵ - ۲) ذکر مینماییم .

$$I_a = I_L - I_f = 8.5 \text{ A} - 0.5 \text{ A} = 8 \text{ A}$$

$$\text{field loss} = V_f I_f = 120 \text{ V} \times 0.5 \text{ A} = 60 \text{ W}$$

(constant at each point)

$$\text{armature loss} = R_a I_a^2 = 1.5 \Omega \times (8 \text{ A})^2 = 96 \text{ W}$$

$$\text{total losses} = \text{field loss} + \text{armature loss} + \text{stray power}$$

$$= 60 \text{ W} + 96 \text{ W} + 50 \text{ W} = 206 \text{ W}$$

$$P_i = V_i I_L = 120 \text{ V} \times 8.5 \text{ A} = 1020 \text{ W}$$

$$P_o = P_i - \text{total losses} = 1020 \text{ W} - 206 \text{ W} = 814 \text{ W}$$

یا بر حسب اسپ بخار داریم :

$$P_o = \frac{814 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 1.09 \text{ hp}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100 = \frac{814}{1020} \times 100 = 80\%$$

$$T_o = \frac{7.04 P_o}{S} = \frac{7.04 \times 814 \text{ W}}{1650 \text{ rev/min}} = 3.47 \text{ ft-lb}$$

با استفاده از جدول (۳ - ۵) منحنیهای خواسته شده را رسم می‌کیم (شکل ۱۲ - ۵).

برای محاسبه راندمان ماکریم از رابطه (۵ - ۱۶) کمک می‌گیریم :

$$\text{S.P. loss} + \text{field loss} = \text{armature loss}$$

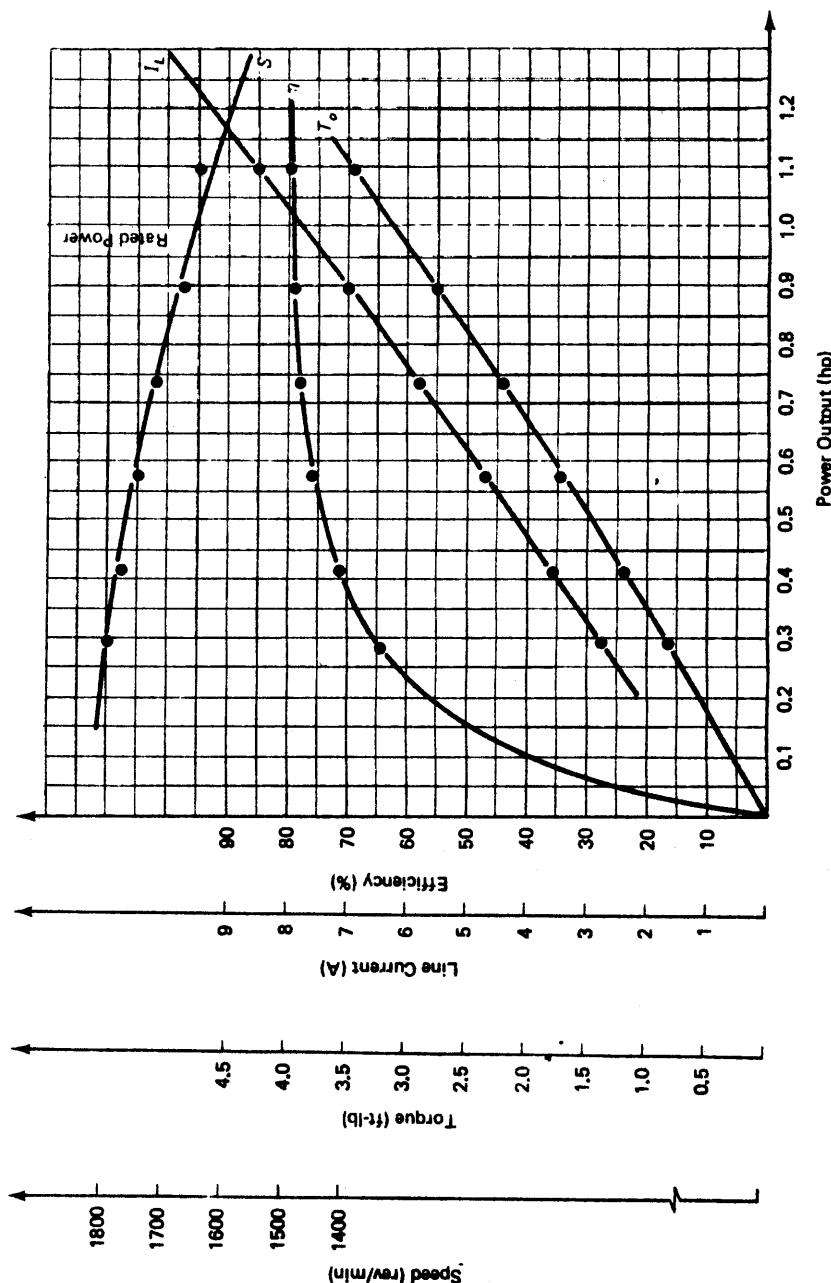
$$50 \text{ W} + 60 \text{ W} = R_a I_a^2$$

$$110 \text{ W} = 1.5 \Omega \times I_a^2$$

$$I_a^2 = \frac{110 \text{ W}}{1.5 \Omega} = 73.33$$

$$I_a = 8.5 \text{ A}$$

با آنکه محاسبت اخیر برای سرعت ثابت معتبر است ولی تغییرات سرعت ناچیز می‌باشد.  
از روی منحنی مربوط براندمان در می‌باییم که راندمان ماکریم در ۱/۱ اسپ بخار حاصل  
می‌شود که حدود ۸/۵ آمپر حریان آرمیچر را بدنبال خواهد داشت، مشاهده می‌شود که با  
محاسبات اخیر نیز تقریباً "بهمنین نتیجه رسیده بودیم".



شکل ۲۱-۵: منحنی های مربوط به مثال ۲۱-۴

**Example 5-13 (SI)**
**مثال ۱۳ - ۵ (سیستم**

یک موتور DC شنت مطابق شکل (۵-۹) مفروض بوده و بر روی آن آزمایش‌های بارداری انجام شده است. جدول (۵-۴) اعداد مربوط به این آزمایشها را نشان میدهد.

مشخصات این موتور بقرار زیر است:

۱	= توان اسمی	کیلووات
$R_a/8$	= مقاومت آرمیچر	اهم
۳۰	= ثابت = تلفات توان سرگردان	وات
۲۳۰	= ولتاژ ترمینال	ولت

مطلوب است رسم منحنیهای زیر:

- ۱ - منحنی جریان خط بر حسب توان خروجی
- ۲ - منحنی سرعت موتور بر حسب توان خروجی
- ۳ - منحنی راندمان بر حسب توان خروجی
- ۴ - منحنی گشتاور خروجی بر حسب توان خروجی

همچنین راندمان ماکزیمم را حساب کرده و آنرا با منحنی رسم شده چک کنید.

**جدول ۵ - ۴**

$I_L$ (A)	1.1	1.9	2.8	4.0	5.1	6.2	7.2
$I_f$ (A)	0.2	0.2	0.2	0.2	0.2	0.2	0.2
$\omega$ (rad/s)	200	197	194	190	187	183	180

حل:

با استفاده از جدول (۵-۴) جدول (۵-۵) را می‌سازیم. در زیر چند نمونه از طرز ساخت جدول (۵-۵) را ذکر می‌کنیم.

$$I_a = I_L - I_f = 7.2 \text{ A} - 0.2 \text{ A} = 7 \text{ A}$$

$$\text{field loss} = V_f I_f = 230 \text{ V} \times 0.2 \text{ A} = 46 \text{ W} \quad (\text{constant at each point})$$

$$\text{armature loss} = R_a I_a^2 = 1.8 \Omega \times (7 \text{ A})^2 = 88.2 \text{ W}$$

$$\text{total losses} = \text{field loss} + \text{armature loss} + \text{stray power}$$

$$= 46 + 88.2 + 30 = 164.2 \text{ W}$$

$$P_i = V_i I_L = 230 \text{ V} \times 7.2 \text{ A} = 1656 \text{ W}$$

$$\begin{aligned} P_o &= P_i - \text{total losses} = 1656 \text{ W} - 164.2 \text{ W} = 1491.8 \text{ W} \\ &= 1.49 \text{ kW} \end{aligned}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100 = \frac{1492}{1656} \times 100 = 90\%$$

$$T_o = 1000 \frac{P}{\omega} = 1000 \times \frac{1.49}{180} = 8.3 \text{ N-m}$$

Table 5-5

جدول ۵-۵

$I_L$ (A)	1.1	1.9	2.8	4.0	5.1	6.2	7.2
$I_a$ (A)	0.9	1.7	2.6	3.8	4.9	6.0	7.0
Armature loss (W)	1.5	5.2	12.2	26	43.2	64.8	88.2
Total losses (W)	77.5	81.2	88.2	102	119.2	140.8	164.2
$P_i$ (W)	253	437	644	920	1173	1426	1656
$P_o$ (W)	176	356	556	818	1054	1285	1492
$P_o$ (kW)	0.176	0.356	0.556	0.818	1.054	1.285	1.492
$\eta$ (%)	69.5	81.5	86.3	88.9	89.8	90.1	90
$T_o$ (N-m)	0.9	1.8	2.9	4.3	5.6	7.0	8.3
$\omega$ (rad/s)	200	197	194	190	187	183	180

- با استفاده از جدول (۵-۵) منحنیهای خواسته شده را رسم میکنیم (شکل ۱۳-۱).
- از نظر تئوری راندمان ماکریم اینچنین حساب میشود (رابطه ۱۶-۵).
- با آنکه محاسبات زیربرای سرعت ثابت معتبر است ولی تغییرات سرعت تاثیر چشمگیری بر محاسبات ندارد.

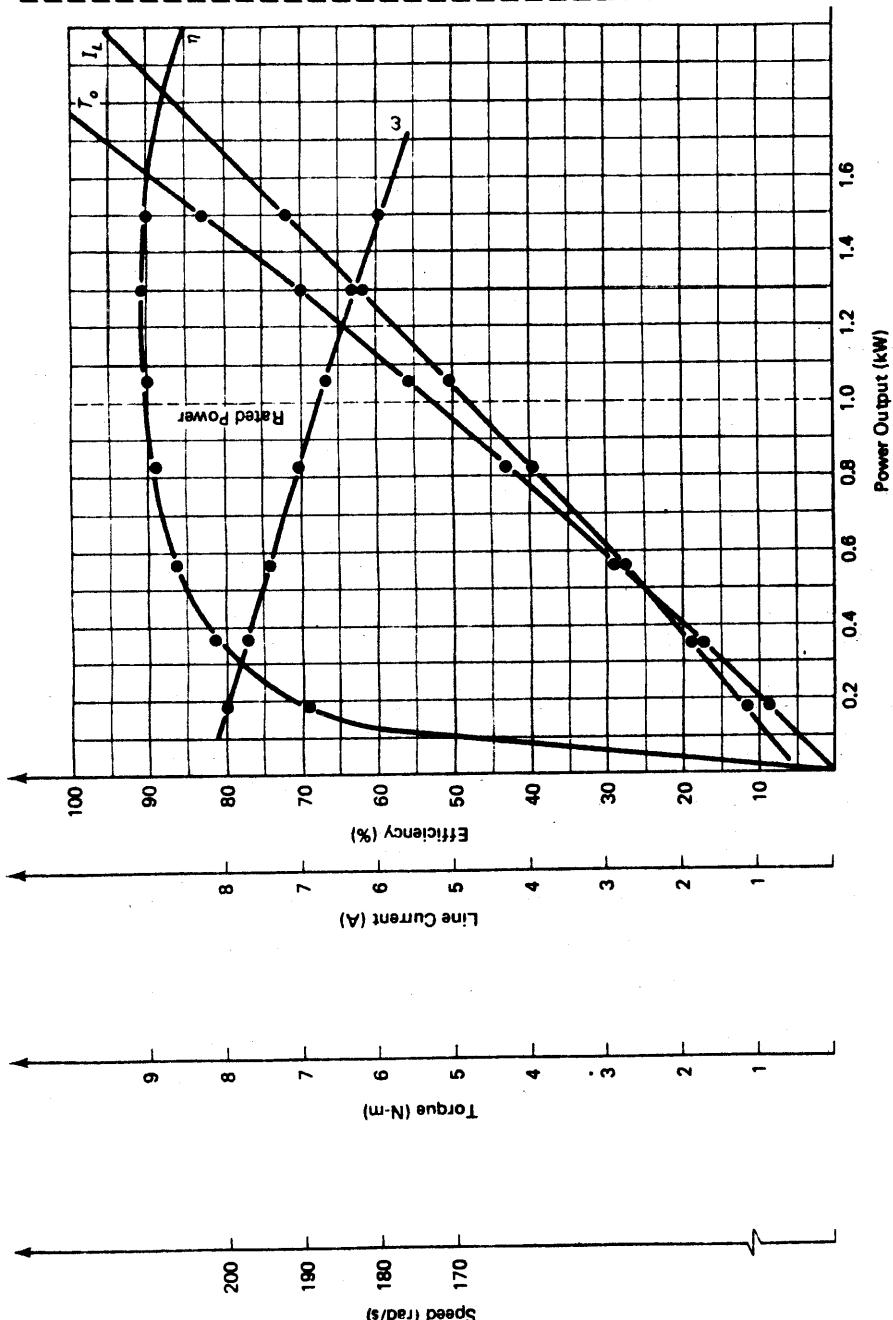
$$\text{S.P. loss} + \text{field loss} = \text{armature loss}$$

$$30 \text{ W} + 46 \text{ W} = R_a I_a^2$$

$$76 \text{ W} = 1.8 \Omega \times I_a^2$$

$$I_a^2 = \frac{76 \text{ W}}{1.8 \Omega} = 42.2$$

$$I_a = 6.5 \text{ A}$$



شکل ۳ - ۵: منحنی های مربوط به مثال ۳ - ۵

از روی منحنی راندمان در میباشیم که راندمان ماکریم در توان  $1/3$  کیلووات رخ میدهد که به جریان آرمیچر معادل  $2/6$  آمپر مربوط است. میبینیم که محاسبات فوق با منحنی نسبتاً "توافق دارد".

### 5.7 SERIES MOTOR

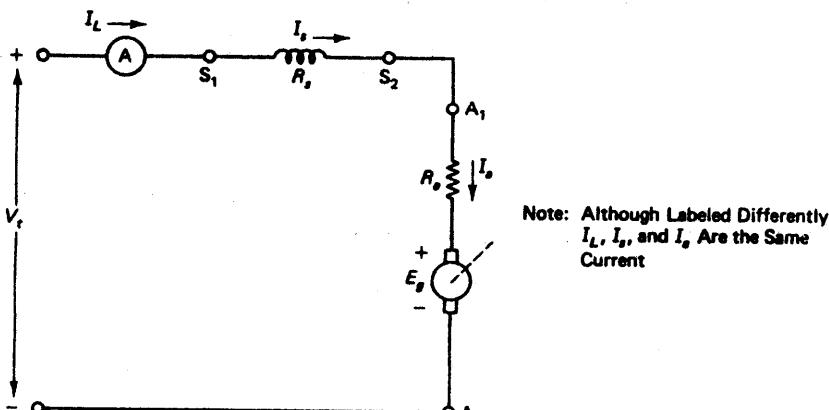
### ۵-۷ موتور DC سری:

همانطور که از نام این موتور پیداست سیم پیچ تحریک با آرمیچر سری بسته شده است. لذا جریان آرمیچر مساوی جریان تحریک است. همین امر باعث میشود که مشخصه های این موتور با موتور DC شنت متفاوت باشد. در این موتورها چون تغییر بار بر جریان موتور اثر میگذارد لذا شار نیز متاثر خواهد شد. بطور مثال میتوان گفت اگر جریان موتور سری دوباره شود، شار تحریک نیز دو برابر میگردد (و بالعکس). مدار معادل موتورهای سری در شکل (۱۴ - ۵) رسم شده است.

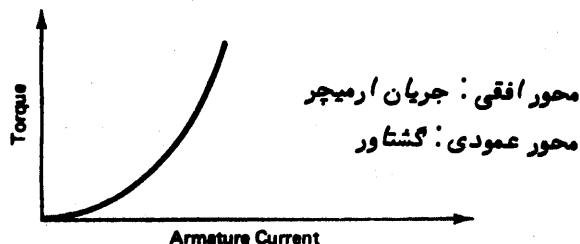
اگر در رابطه (۱ - ۵) بجای شار ( $\phi$ ) جریان  $I_a$  را جایگزین کیم داریم:

$$T = K' I_a \times I_a = K' I_a^2 \quad (5-20)$$

لذا منحنی مشخصه گشتاور در موتور سری سهمنی خواهد بود (شکل ۱۵ - ۵). البته این موضوع ناگران موضع صحیح است که مدار تحریک اشیاع نشود.



شکل ۱۵ - ۵: موتور DC سری



شکل ۱۵ - ۵ تغییرات گشتاوار بر حسب جریان ارمیچر در موتور DC سری

### ۱ - ۱ - ۵ جهت چرخش موتور DC سری :

هرگاه یک موتور DC سری (شکل ۱۴ - ۵) به شبکه وصل شود ، جهت چرخش به پلارتیه شار ، جهت جریان ارمیچر و قانون دست چپ بستگی دارد .  
اگر سرهای مدار تحریک (  $S_1, S_2$  ) حابحا شوند ، پلارتیه شار عوض شده و لذا جهت چرخش نیز عوض میشود . همچنین اگر سرهای ارمیچر (  $A_1, A_2$  ) حابحا شوند ، جهت جریان ارمیچر عوض شده و در نتیجه جهت چرخش عوض خواهد شد . اگر پلارتیه (شبکه) را عوض کیم ، جهت چرخش تغییری نمیکند ، علت این امر آن است که با این عمل هم پلارتیه شار را عوض کرده و هم جهت جریان ارمیچر را تغییر داده ایم (دو تغییر) .

### ۲ - ۱ - ۵ اثر بار بر روی موتور DC سری :

#### ۵-۷-۲ Effect of Load on a Series Motor

با توجه به شکل (۱۴ - ۵) و قانون ولتاژ کیرشف داریم .

$$E_s = V_t - I_a R_s - I_a R_a \quad (5-21)$$

حال از رابطه (۱ - ۴) کمک میگیریم و رابطه (۲۱ - ۵) را اینچنین مبنویسیم :

در سیستم (ENG) داریم :

$$S = \frac{V_t - I_a(R_a + R_s)}{K\phi_s} \quad (5-22a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$\omega = \frac{V_t - I_a(R_a + R_s)}{K' \phi} \quad (5-22b)$$

اندیس S در مقاومت مبین مقاومت مدار تحریک سری میباشد. چون شار ( $\phi$ ) با  $I_a$  متناسب است. لذا روابط اخیر را اینگونه مینویسیم:

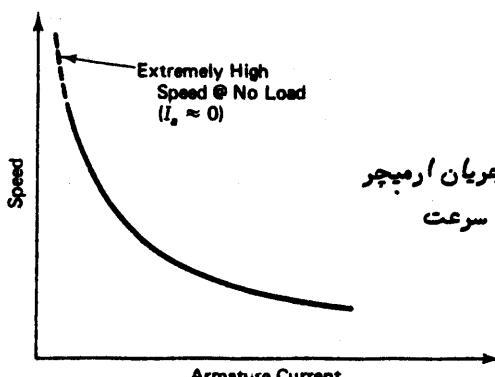
در سیستم (ENG) داریم:

$$S = \frac{V_t - I_a(R_a + R_s)}{K I_a} \quad (5-23a)$$

در سیستم (SI) داریم:

$$\omega = \frac{V_t - I_a(R_a + R_s)}{K' I_a} \quad (5-23b)$$

باید گفت که K و K' در معادلات (5-22) و (5-23) ماهیتاً متفاوت هستند. از روابط اخیر در میابیم که فقط  $I_a$  بر سرعت موتور اثر میگذارد. اگر  $I_a$  خیلی کم باشد (مثلاً بی‌باری) در اینصورت سرعت بسیار زیاد است. اگر بار زیاد شود (مثلاً بی‌باری) مشاهده میکنیم که سرعت کاهش می‌یابد. منحنی مشخصه سرعت موتورهای DC سری در شکل (16-۵) رسم شده است. با کاهش حریان (نزدیک شدن به حالت بی‌باری) سرعت شدت زیاد می‌شود و در شرایطی خطرناک نیز هست. لذا هیچ وقت از موتورهای DC سری بدون بار استفاده نمی‌شود و یا هیچ موقع آنها را بدون بار راه اندازی نمی‌کنیم. از این موتورها در قطارهای برقی که موتورها بار زیادی را تحمل یکند استفاده می‌شود.



محور افقی: جریان ارمیچر

محور عمودی: سرعت

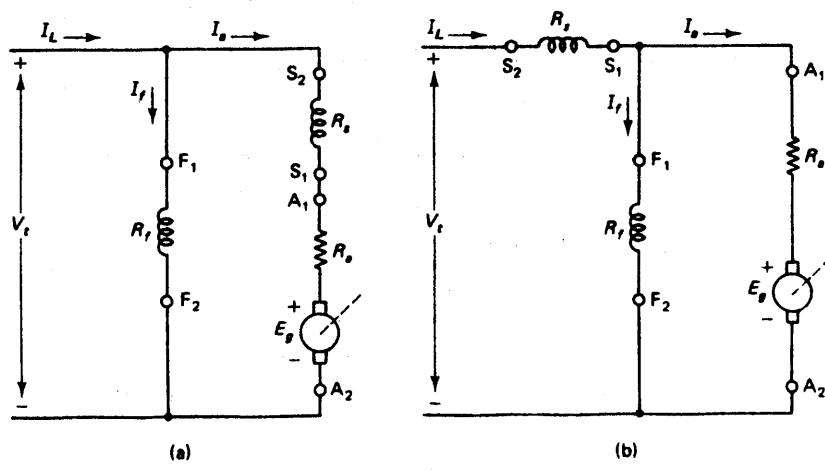
شکل ۱۶-۵: تغییرات سرعت بر حسب جریان ارمیچر در موتور DC سری

در موتورهای سری مانند موتورهای شنت، سرعت با شار نسبت مفکوس دارد یعنی با کاهش شار در مدار تحریک سرعت بالا رفته و با افزایش شار سرعت کم میشود. اما خطروناکی موتور شنت بمراتب بیش از موتورهای سری است این امر آن است که اگر بطور ناگهانی مدار تحریک سری باز شود. شار بسیار ناچیز میگردد و آرمیچر جریان خود را از دست میدهد. لذا موتور بحالی اینکه سرعت چشمگیری پیدا کند، بطرف حالت سکون میرود.

باید گفت که در موتورهای سری در شرایط بار زیاد، شتاب بسیار جالبی پدیدار میشود. هم چنین در یافتنی که با افزایش بار سرعت پائین می‌آید. اگر مشخصه‌های سرعت و گشتاور را با هم ترکیب کنیم مشاهده میشود با تغییرات بار، توان خروجی نسبتاً ثابت است. عبارت ساده‌تر اگر حاصل ضرب سرعت و گشتاور ثابت باشد، توان نیز ثابت است (رابطه ۳ - ۵).

### 5-8 COMPOUND MOTOR

**۸ - ۵ موتور DC کمپوند:**  
موتورهای کمپوند نیز مشابه ژنراتورهای کمپوند هستند یعنی دارای دو مدار تحریک سری و شنت (موازی) می‌باشند. همچنین این موتورها را میتوان بصورت شنت بلند یا شنت کوتاه در آورد (شکل ۱۷ - ۵).



شکل ۱۷ - ۵: موتور DC کمپوند

a : شنت بلند

b : شنت کوتاه

در شرایط بی‌باری یا بار کم، حریان مدار تحریک سری بسیار کوچک می‌باشد، اما در عوض از مدار تحریک شنت حریان کامل تحریک عبور مینماید. در نتیجه موتورهای کمپوند در حالت بی‌باری مانند موتورهای شنت رفتار می‌کنند و سرعت آنها در حالت بی‌باری، خطروناک نمی‌باشد.

### ۱-۸-۵ موتورهای DC کمپوند نقصانی:

اگر اتصال سیم پیچهای تحریک سری و تحریک شنت (موازی) طوری باشد که میدانهای آنها باهم مخالفت ورزند، در اینصورت موtor کمپوند نقصانی حاصل می‌گردد. در اینحال روابط مربوط به گشتاور و سرعت (روابط ۱-۵ و ۱-۶) بصورت ذیل درمی‌آیند. در این روابط  $\phi_f$  شار مدار تحریک شنت و  $\phi_s$  شار تحریک مدار سری می‌باشد.

$$T = K(\phi_f - \phi_s)I_a \quad (5-24)$$

$$\text{speed} \approx \frac{V_t}{K(\phi_f - \phi_s)} \quad (5-25)$$

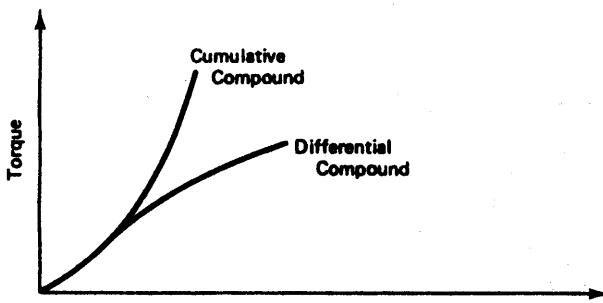
با افزایش بارهای دو کمیت  $I_a$  و  $\phi_f$  زیاد می‌شوند ولذا  $(\phi_f - \phi_s)$  کاهش می‌باشد. از روابط اخیر در می‌بایس که اگر شار خالص  $(\phi_f - \phi_s)$  کم شود، گشتاور نیز پائین‌آمده است. اما سرعت بالا می‌رود این رفتار ماشین ماهیتاً خطروناک است یعنی در شرایطی از بار ممکن است به نقطه‌ای برسیم که حریان تحریک سری باعث شود که مخرج کسر ذکر شده در رابطه (۱-۶) به صفر نزدیک شود و سرعت بسیار خطروناکی حاصل می‌گردد. عموماً موتورهای کمپوند نقصانی در صنعت زیاد مورد استفاده قرار نمی‌گیرند.

هنگامیکه در آزمایشگاه موتورهای کمپوند نقصانی را در حالت بارداری راه‌اندازی می‌کیم، در ابتدای امر می‌توان مدار تحریک سری را با قراردادن یک کلید در دو سر  $s_1$  و  $s_2$ ، اتصال کوتاه نمائیم دلایل این کار عبارت است از:

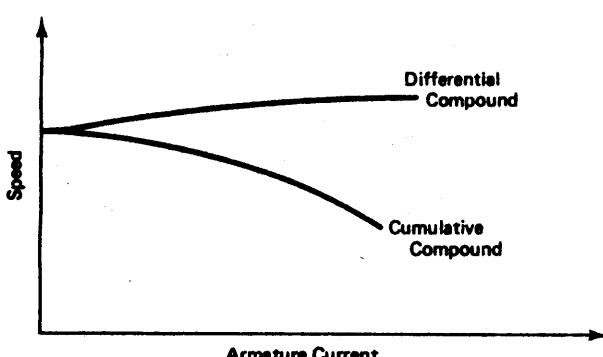
۱- با از مدار خارج کردن مدار تحریک سری بوسیله کلید دو سر  $s_1$  و  $s_2$ ، می‌توان مطمئن بود که پلاریته صحیح میدان شنت حاصل می‌شود تا ماشین را در جهت مطلوب بچرخاند.

۲- همچنین از کلید دو سر  $s_1$  و  $s_2$  می‌توان برای اطمینان از صحت نحوه کمپوند شدن (کمپوند اضافی و نقصانی) مطمئن شد. هنگامیکه سیم پیچ تحریک سری از مدار خارج است و ماشین در جهت صحیح می‌چرخد، اگر کلید را باز کنیم و سرعت ماشین در

حالت بارداری زیاد شود، در اینصورت مطمئن هستیم که موتور از نوع نعمانی است. علت این امر آن است که شاربه ناگهان نزول مینماید. اگر سرعت افت پیدا نمود، در اینصورت حتماً "شار زیاد شده و موتور کمپوند از نوع اضافی است.



(a)



(b)

شکل ۱۸ - ۵: مشخصه‌های موتورهای DC کمپوند اضافی و نقصانی

a: گشتاور بر حسب جریان ارمیجر

b: سرعت بر حسب جریان ارمیجر

### 5-8-۲ موتور DC کمپوند اضافی :

هرگاه سیم پیچهای تحریک سری و تحریک شنت (موازی) طوری متصل شوند

که میدانهای آنها به یکدیگر کمک نمایند، در اینصورت موتور کمپوند اضافی حاصل میشود.

روابط زیر را میتوان برای گشتاور و سرعت این موتورها نوشت (چرا؟) :

$$T = K(\phi_r + \phi_s)I_e \quad (5-26)$$

$$\text{speed} \approx \frac{V_t}{K(\phi_r + \phi_s)} \quad (5-27)$$

با دقت کردن به این روابط در میابیم که عملکرد این موتورها مشابه عملکرد موتورهای DC شنت (موازی) میباشد، با افزایش بار،  $I_a$  زیاد شده و گشتاور بیشتری حاصل میشود. نحوه افزایش گشتاور در موتورهای کمپوند اضافی بمراتب بیش از موتور DC شنت است، زیرا در موتورهای کمپوند اضافی شار خالص درون ماشین نیز با افزایش بار زیاد میشود (چرا؟).

با آنکه مشخصه گشتاور موتورهای کمپوند اضافی جالب توجه است، اما مشخصه سرعت آنها زیاد جالب نیست، زیرا با افزایش بار مخرج کسر ذکر شده در رابطه (۲۷) (۵) نیز زیاد میشود (چرا؟) ولذا سقوط سرعت بمراتب بیش از سقوط سرعت در موتورهای DC شنت خواهد بود. مشخصه سرعت و گشتاور موتورهای DC کمپوند اضافی و نقصانی در شکل (۱۸ - ۵) رسم شده‌اند.

در مواقعي که بار بطور ناگهان افزایش می‌یابد می‌توان از موتورهای DC کمپوند اضافی استفاده نمود.

### مثال ۱۴ - ۵ (سیستم ENG ) :

یک موتور DC کمپوند با شنت بلند که بصورت کمپوند اضافی عمل میکند مفروض است و در حالت بار کامل می‌چرخد. مشخصات این موتور بشرح زیر است:

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۱۰ = جریان اسمی

دور در دقیقه ۱۲۰۰ = سرعت اسمی

اهم ۱۸۰ = مقاومت تحریک شنت

اهم ۲ = مقاومت آر می‌چر

اهم ۱/۲۲ = مقاومت تحریک سری

وات ۱۶۰ = تلفات توان سرگردان

مطلوبست :

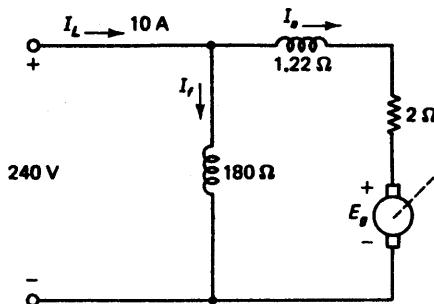
(الف) : محاسبه نیروی ضد محرکه موتور (BEMF)

(ب) : توان اسمی موتور

(ج) : راندمان موتور

(د) : گشتاور اسمی موتور

(ه) : گشتاور حاصله در موتور (Developed torque)



شکل ۱۹ - ۵ : مدار معادل مربوط به مثال ۱۴ - ۵

حل :

ابتدا شکل مدار را رسم میکیم و کمیت ها را بر روی آن مشخص میسازیم (شکل ۱۹ - ۵) . حال جریانهای مجهول در شکل را حساب میکیم :

$$I_f = \frac{V_t}{R_f} = \frac{240 \text{ V}}{180 \Omega} = 1.33 \text{ A}$$

$$I_a = I_L - I_f = 10 \text{ A} - 1.33 \text{ A} = 8.67 \text{ A}$$

(الف) : با توجه بشکل و اعداد آن داریم :

$$\begin{aligned} E_B &= V_t - I_a(R_a + R_s) \\ &= 240 \text{ V} - 8.67 \text{ A}(2 \Omega + 1.22 \Omega) \\ &= 240 - 27.92 = 212.08 \text{ V} \end{aligned}$$

(ب) : توان اسمی موتور همان توان خروجی در حالت بار کامل است . برای بدست آوردن آن باید از رابطه (۱۱ - ۵) استفاده کرد . ابتدا تلفات را حساب میکیم :

$$\text{shunt loss} = V_t I_f = 240 \text{ V} \times 1.33 \text{ A} = 319.2 \text{ W}$$

$$\text{armature loss} = R_a I_a^2 = 2 \Omega \times (8.67)^2 = 150.34 \text{ W}$$

$$\text{series loss} = R_s I_a^2 = 1.22 \Omega \times (8.67)^2 = 91.71 \text{ W}$$

$$\text{stray loss} = 160 \text{ W}$$

$$P_i = V_i I_L = 240 \text{ V} \times 10 \text{ A} = 2400 \text{ W}$$

$$P_o = P_i - \text{losses} = 2400 \text{ W} - 721.25 \text{ W}$$

$$= 1678.75 \text{ W}$$

اما:

پس:

$$P_o = \frac{1678.75 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 2.25 \text{ hp}$$

(ج) : بسهولت میتوان گفت که :

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100$$

$$= \frac{1678.75}{2400} \times 100$$

$$= 70\%$$

(د) : برای محاسبه گشتاور اسمی از رابطه (۵-۳a) کمک گرفت و باید در این رابطه از توان اسمی نیز استفاده شود .

$$T = 7.04 \times \frac{P}{S}$$

$$= 7.04 \times \frac{1678.75}{1200}$$

$$= 9.85 \text{ ft-lb}$$

(ه) : برای پیدا کردن گشتاور حاصله در ماشین باید از رابطه (۵-۳a) کمک گرفت و در این معادله از توان حاصله در ماشین نیز استفاده میشود . برای محاسبه توان حاصله در ماشین از دو روش استفاده میشود .

$$(1) \quad P_{dev} = P_o + \text{stray power loss}$$

$$= 1678.75 + 160 = 1838.75 \text{ W}$$

$$(2) \quad P_{dev} = \text{converted power} = E_k I_a \quad (\text{see Eq. 5-13})$$

$$= 212.08 \text{ V} \times 8.67 \text{ A}$$

$$= 1838.73 \text{ W}$$

$$T = 7.04 \times \frac{P}{S}$$

$$= 7.04 \times \frac{1838.75}{1200}$$

$$= 10.79 \text{ ft-lb}$$

**مثال ۱۵ - ۵ (سیستم SI)**

یک موتور DC کمپوند با شنت بلند که بصورت کمپوند اضافی عمل میکند مفروض است و در حالت بار کامل میچرخد. مشخصات این موتور بقرار زیر است:

ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۱۵ = جریان اسمی

رادیان بر ثانیه ۱۴۰ = سرعت اسمی

اهم ۱۰۰ = مقاومت تحریک شنت

اهم ۰/۸ = مقاومت آرمیچر

اهم ۰/۲ = مقاومت تحریک سری

وات ۶۵ = نلفات توان سرگردان

مطلوبست :

(الف) : نیروی ضد محرکه (BEMF)

(ب) : توان اسمی

(ج) : راندمان

(د) : گشتاور اسمی

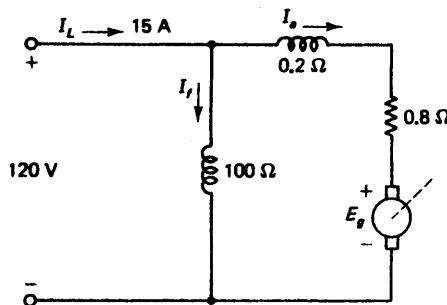
(ه) : گشتاور حاصله در موتور

حل :

ابتدا شکل مدار را رسم میکنیم و اعداد مربوطه را بر روی آن مینویسیم (شکل ۲۰ - ۵) . حال حریانهای محبوث را حساب میکنیم :

$$I_f = \frac{V_t}{R_f} = \frac{120 \text{ V}}{100 \Omega} = 1.2 \text{ A}$$

$$I_a = I_L - I_f = 15 \text{ A} - 1.2 \text{ A} = 13.8 \text{ A}$$



شکل ۲۰ - ۵: مدار ممیوط به مثال ۱۵ - ۵

(الف) : با توجه به شکل و اعداد مربوطه داریم :

$$\begin{aligned} E_a &= V_s - I_a(R_a + R_s) \\ &= 120 \text{ V} - 13.8 \text{ A}(0.8 \Omega + 0.2 \Omega) \\ &= 120 - 13.8 = 106.2 \text{ V} \end{aligned}$$

(ب) : توان اسمی موتور همان توان خروجی دربار کامل است . برای این منظور از رابطه (۱۱ - ۵) استفاده میکنیم . اما باید ابتدا تلفات را حساب کرد :

$$\text{shunt loss} = V_s I_f = 120 \text{ V} \times 1.2 \text{ A} = 144 \text{ W}$$

$$\text{armature loss} = R_a I_a^2 = 0.8 \Omega \times (13.8 \text{ A})^2 = 152.35 \text{ W}$$

$$\text{series loss} = R_s I_a^2 = 0.2 \Omega \times (13.8 \text{ A})^2 = 38.1 \text{ W}$$

$$\text{stray loss} = 65 \text{ W}$$

$$P_i = V_s I_L = 120 \text{ V} \times 15 \text{ A} = 1800 \text{ W}$$

$$P_o = P_i - \text{losses} = 1800 \text{ W} - 399.45 \text{ W}$$

$$= 1400.55 \text{ W} = 1.4 \text{ kW}$$

(ج) : واضح است که :

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100$$

$$= \frac{1400}{1800} \times 100$$

$$= 78\%$$

(د) : گشتاور اسمی از رابطه (۳b - ۵) بدست می آید و باید در این روابط از توان اسمی استفاده شود .

$$T = 1000 \times \frac{P}{\omega}$$

$$= 1000 \times \frac{1.4}{140} \\ = 10 \text{ N-m}$$

(ه) برای پیدا کردن گشتاور حاصله در ماشین از رابطه (۵-۳b) کمک میگیریم و باید در این رابطه از توان حاصله در ماشین استفاده شود. از دو روش میتوان این توان را بدست آورد.

$$(1) P_{dev} = P_o + \text{stray power loss}$$

$$= 1400.55 \text{ W} + 65 \text{ W} = 1465.55 \text{ W}$$

$$(2) P_{dev} = \text{converted power} = E_a I_a \quad (\text{see Eq. (5-13)})$$

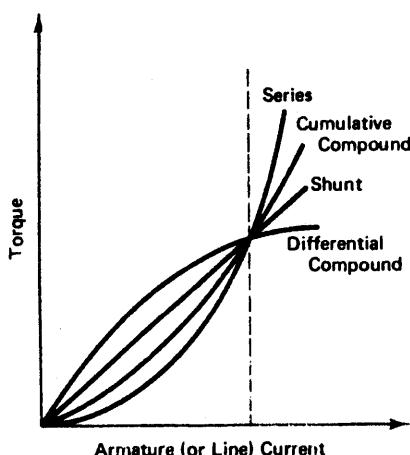
$$= 106.2 \text{ V} \times 13.8 \text{ A}$$

$$= 1465.56 \text{ W}$$

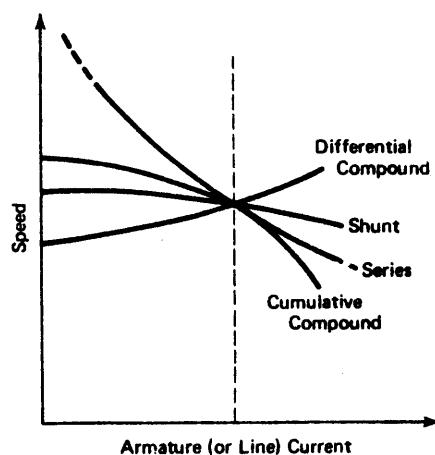
$$T = 1000 \times \frac{P}{\omega}$$

$$= 1000 \times \frac{1.465}{140}$$

$$= 10.46 \text{ N-m}$$



(a)



(b)

شکل ۲۱-۵: مقایسه موتورهای DC

b: مشخصه گشتاور

a: مشخصه سرعت

### 5-8.3 Comparison of Motors

### ۵-۸-۳ مقایسه موتورهای DC

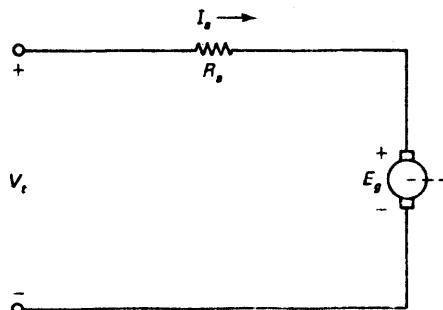
برای آنکه بتوان در چه موقعی از کدام موتور DC باید استفاده نمود.

میبایستی مشخصه‌های آنها را با هم مقایسه کرد. برای مقایسه کافی است که به مشخصه‌های DC گشتاور و سرعت انواع موتورها توجه کنیم (شکل ۲۱-۵). اگر موتورهای مختلف DC اما با توان اسمی یکسان را با هم مقایسه کنیم، در این صورت تمامی مشخصه‌ها در یک نقطه تلاقی خواهند داشت و این نقطه مربوط به مقادیر اسمی مشترک میباشد. با توجه به محدوده تغییرات باری که باید توسط موتور بچرخد، میتوان موتور مناسبی را انتخاب نمود.

### ۵-۵ موتورهای DC که قسمت تحریک آنها از آهن ریای دائم ساخته شده است.

#### 5-9 PERMANENT-MAGNET MOTORS

در این گونه موتورها به مدار تحریک نیاز نداریم. در این موتورها هسته از الیازی ساخته شده است که دائمًا "خاصیت مغناطیسی خود را حفظ میکند" (شکل ۲۲-۵). از آنحایکه در این موتورها مدار تحریک وجود ندارد، لذا اینگونه موتورها بمراتب از موتورهای شنت و کمپوند با توان اسمی مشابه پر بازده‌تر میباشد. همچنین در این موتورها میتوان سرعت و جهت چرخش موتور را بسهولت کنترل نمود. در این رابطه کافی است فقط پلاریته ولتاژ شبکه تغذیه را عوض کنیم. اگر پلاریته  $V_L$  را عوض کنیم در این صورت جهت جریان آرمیچر عوض میشود ولی جهت شار تغییر نخواهد کرد. بهمین خاطر است که اینگونه موتورهای DC در اسباب بازی بجهه‌ها و سیستمهای کنترل الکترومکانیکی (سرو مکانیسم) کاربرد وسیعی دارد. مشخصه اینگونه موتورها مشابه موتور شنت با شار ثابت میباشد.

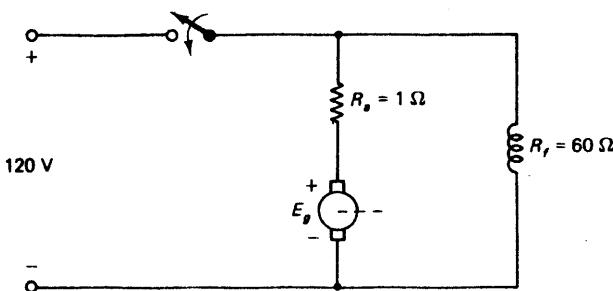


شکل ۲۲-۵: شماتیک موتور DC که مدار تحریک آن از آهن ریای دائم ساخته شده است

### 5-10 STARTING DC MOTORS

### ۱۰ - راه اندازی موتورهای DC

تا این لحظه درباره راه اندازی (۱) موتورهای DC صحبت نکرده‌ایم ، اگر بشکل (۲۳-۵) توجه شود و جریان در لحظه راه اندازی حساب شود (حریان راه اندازی) (۲) ، میتوان بخوبی دریافت که برای راه اندازی موتورهای DC بوسیله خاصی نیاز داریم :



شکل ۲۳-۵ : موتور DC شنت گه بطور ناصحیحی راه اندازی می‌گردد  
در لحظه شروع راه اندازی موتور هنوز نمی‌چرخد لذا نیروی ضد محركه (BEMF) که همان ( $E_g$ ) می‌باشد صفر بوده ، لذا در لحظه وصل کلید ، جریان اینچنان حساب می‌شود .

$$I_a = \frac{120 \text{ V}}{1 \Omega} = 120 \text{ A}$$

$$I_f = \frac{120 \text{ V}}{60 \Omega} = 2 \text{ A}$$

$$I_L = 120 \text{ A} + 2 \text{ A} = 122 \text{ A}$$

از محاسبات بالا در میابیم اگر ۱۲۰ آمپر از آرمیچر بگذرد ، حالت خطرناکی پیش می‌آید و فاجعه آفرین خواهد بود و ممکن است لطمات جبران ناپذیری به سیستم وارد آید :

- ۱ - حاروبکها می‌سوزند
  - ۲ - سیم پیچ آرمیچر می‌سوزد زیرا آرمیچرهای معمولاً "حریان ۱۵ تا ۲۵ آمپر را تحمل می‌کنند .
  - ۳ - به منبع تغذیه موتور نیز ممکن است صدمه وارد آید .
- حال اگر فیوز (۳) یا مدار شکن (۴) در مدار نصب کیم و این لوازم حفاظتی

1) Starting  
3) Fuse

2) Starting-Current  
4) Circuit-Breaker

بخواهد موتور را نجات دهند در اینصورت موتور از شبکه جدا شده و فلسفه راه اندازی نقض میگردد .

لذا در میبایسیم که برای راه اندازی موتورها باید از وسیله‌ای استفاده کنیم تا بتدریج ولتاژ را بر دو سرتاسریال ماشین اعمال کند ، در نتیجه ولتاژ و نیروی ضد محرکه ماشین بتدریج افزایش میباید .

### ۵-۱۰-۱ راه اندازی سه نقطه‌ای برای موتورهای DC

یکی از انواع راه اندازی‌های دستی در شکل (۲۴ - ۵) نشان داده شده است و بخصوص به دور وسیله راه انداز خط چین‌های رسم شده است . اینگونه راه اندازها را سه نقطه‌ای نامند ، زیرا حاوی ۳ ترمینال  $I$  ،  $A$  و  $F$  هستند . اگر دسته راهانداز را بکشیم و در جهت START آنرا حرکت دهیم در اینصورت عملیات زیر همزمان با هم در ماشین انجام میشود .

الف: مدار تحریک برق دار میشود .

ب: مدار آرمیچر نیز توسط یک مقاومت سری ( مقاومت راه انداز )<sup>(۱)</sup> به منع تغذیه ( $V_t$ ) وصل میشود .

باید گفت مقاومت راه انداز حریان آرمیچر را محدود میسازد .

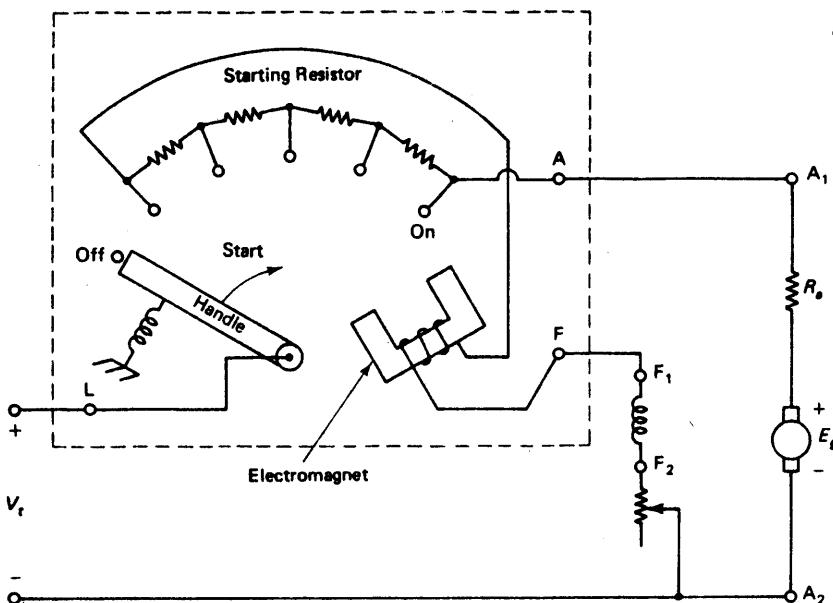
با سرعت گرفتن ماشین ، دسته راه انداز بتدریج بطرف وضعیت ON میبریم . در طی این مرحله در هر لحظه ولتاژ زیادتری به آرمیچر اعمال میکنیم تا بالاخره به وضعیت ON برسیم . وقتی به وضعیت ON رسیدیم ، ولتاژ کامل بر دو سر آرمیچر اعمال میشود . در این مرحله سرعت موتور نیز به اندازه کافی بالا رفته و نیروی ضد محرکه کافی در ماشین وجود دارد که از اردياد بيش از حد حریان آرمیچر جلوگیری کند . دسته راه انداز توسط یک آهن ربای الکترو مغناطیسی که در مدار تحریک قرار دارد حذب میشود و در همین وضعیت میماند . اگر ماشین را از شبکه قطع کنیم ، تمام حریانها صفر شده و لذا آهن ربای الکترو مغناطیسی دسته راه انداز را آزاد میکند و دسته دوباره سریعا " به وضعیت اولیه OFF بر میگردد .

باید گفت که در مرحله راه اندازی باید دسته به تدریج و به آرامی از وضعیت

1) Starting-resistor

OFF به وضعیت ON برود . اگر این عمل را سریع و شتابزده انجام دهیم ، در اینصورت فلسفه وجودی راه انداز نقض میشود . بعارت دیگر اگر این عمل را سریع انجام دهیم قبل از آنکه نیروی ضد محركه قابل ملاحظه‌ای در ماشین بوجود آید ، ولتاژ نسبتاً " زیادی بر دو سر آرمیچر اعمال نموده‌ایم .

در اینگونه راه اندازها حذب دسته راه انداز توسط آهن ربای الکترو مغناطیسی خالی از اشکال نیست ، زیرا همانطور که میدانیم این آهن ربا توسط حریان مدار تحریک برق دار و تحریک میشود . حال اگر بخواهیم سرعت موتور را در مراحل راه اندازی زیاد کیم ، باید شار را کم نمائیم . کم کردن شار متراffد با کم کردن حریان تحریک است . در نتیجه باید مقاومت مدار تحریک را بتدربیج زیاد کنیم (با روشتا ) . اگر شرایطی حاصل شود که جریان مدار تحریک آنقدر کم شود که آهن ربای الکترو مغناطیسی خاصیت خود را از دست دهد ، دسته رها شده و موتور خاموش میگردد ( دسته به وضعیت OFF میرود ) . در نتیجه راه اندازهای سه نقطه‌ای زیاد مطلوب نیستند .

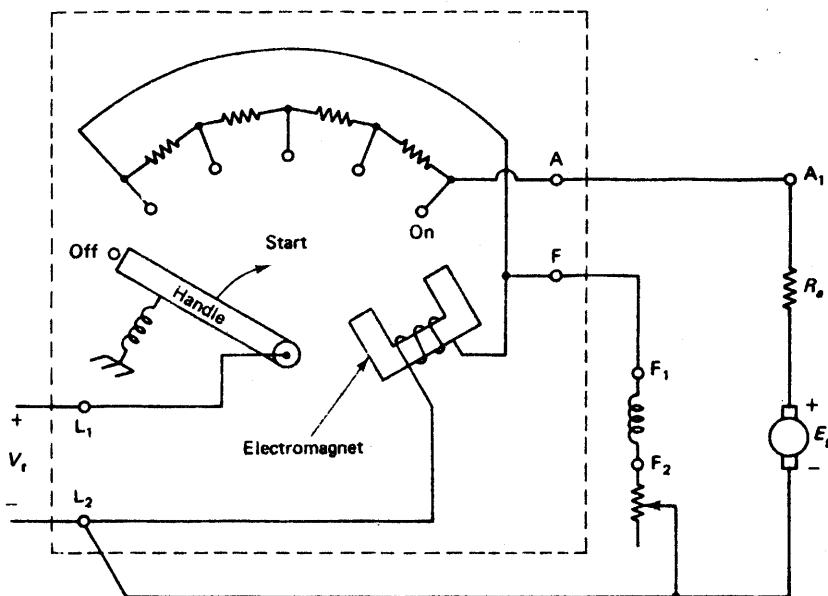


شکل ۲۴ - ۵ : شماتیک راه انداز سه نقطه‌ای

## ۲ - ۵ راه اندازی ۴ نقطه‌ای برای موتورهای DC

### 5-10.2 Four-Point Starter

اینگونه راه اندازها در شکل (۲۵-۵) نشان داده شده است. در این راه اندازها ۴ ترمینال (۴ سر) وجود دارد. در این راه اندازها دیگر آهن ریای الکترو مغناطیسی توسط جریان مدار تحریک تغذیه نمی‌شود. همچنین تغییرات حریان مدار تحریک در شدت و ضعف این آهن ریای اثری ندارد درنتیجه نامطلوبی راه انداز از سه نقطه‌ای برطرف می‌گردد.



شکل ۲۵-۵: شمای یک راه انداز چهار نقطه‌ای

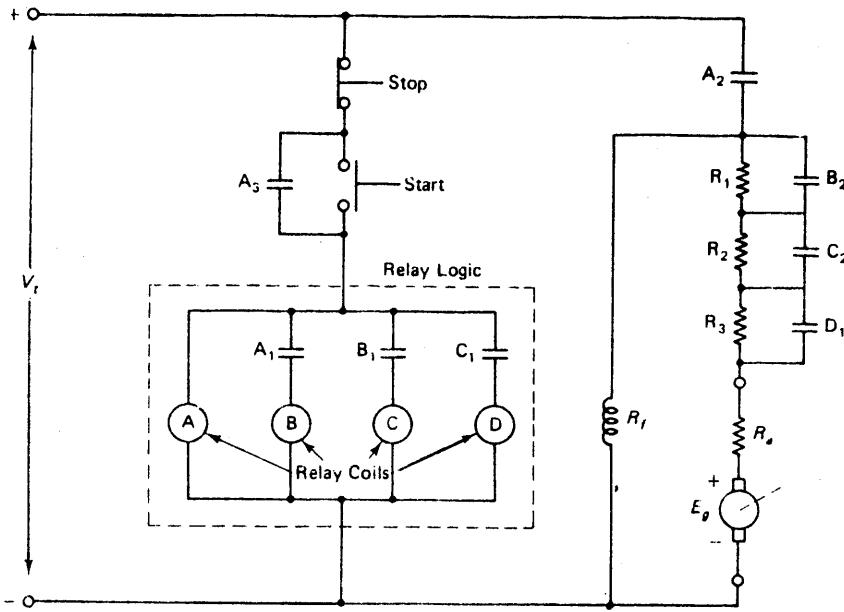
## ۳ - ۵ راه اندازهای اتوماتیک (خودکار) برای موتورهای DC

### 5-10.3 Automatic Starters

کار با اینگونه راه اندازها بسیار ساده است. فقط کافی است دکمه‌ای زا فشار دهیم. دو طرح بسیار حالت برای اینگونه راه اندازها وجود دارد.

**الف طرح اول:**

این طرح در شکل (۲۶-۵) نشان داده شده است و شامل سه رله تاخیر زمانی



شکل ۲۶ - ۵: شمای یک راه انداز اتوماتیک که از رله های با تاخیر زمانی استفاده می کند .  
B ، C و D میباشد .

هرگاه دکمه START را فشار دهیم مراحل زیر طی میشود :

- ۱ - با فشار دادن دکمه START رله A سرق دار میشود .
- ۲ - با برق دار شدن رله A ، کنتاکتهای آن  $A_1$  ،  $A_2$  ،  $A_3$  ( بسته میشوند .
- ۳ - کنتاکت  $A_1$  رله تاخیر زمانی ( ۱ ) B را برق دار میکند .
- ۴ - کنتاکت  $A_2$  مدار تحریک و مدار آرمیچر را برق دار میکند .
- ۵ - کنتاکت  $A_3$  بقسمت RELAY-Logic برق میرساند .
- ۶ - پس از یک تاخیر زمانی معین رله B کنتاکتهای خود (  $B_1$  و  $B_2$  ) را میبندد .
- ۷ - کنتاکت  $B_1$  ، رله C را سرق دار میکند .
- ۸ - کنتاکت  $B_2$  ، مقاومت  $R_1$  را از مدار خارج میسازد .
- ۹ - پس از یک تاخیر زمانی معین رله C کنتاکتهای خود (  $C_1$  و  $C_2$  ) را میبندد .

### 1) Time-delay-Relay

- ۱۰- کنکات  $C_1$  رله D را برق دار میکند.
  - ۱۱- کنکات  $C_2$  مقاومت  $R_2$  را از مدار خارج میسازد.
  - ۱۲- پس از یک تاخیر زمانی معین رله D کنکات خود (  $D_1$  ) را میبیند.
  - ۱۳- کنکات  $D_2$  مقاومت  $R_3$  را از مدار خارج میکند.
- پس از طی ۱۳ مرحله فوق ولتاژ کامل بدو سرآرمیچر اعمال میشود و راه اندازی موتور کامل گشته است.

باید گفت که رله های A ، C ، B ، D باید با ولتاژی کمتر از  $V_T$  تحریک شوند.

## ب: طرح دوم

در این طرح از رله های تاخیر زمانی استفاده نمیشود، بلکه با حس کردن نیروی ضد حرکه، رله ها وارد عمل میشوند. عبارت دیگر هر چه نیروی حرکه و سرعت ماشین بیشتر شود رله ها وارد عمل میشوند. شما این طرح در شکل ( ۲۲ - ۵ ) نشان داده شده است. هرگاه دکمه START فشار داده شود، مراحل زیر در ماشین طی میشود.

- ۱- با فشار دادن دکمه START رله A برق دار میشود.
  - ۲- با برق دار شدن رله A کنکات های آن (  $A_1$  و  $A_2$  ) بسته میشوند.
  - ۳- کنکات  $A_1$  مدار تحریک را برق دار میکند.
  - ۴- کنکات  $A_2$  باعث تداوم برق رله A میگردد.
- با افزایش سرعت ماشین، رله های B و C و D که بدو سرآرمیچر وصل شده اند، افزایش ولتاژ دو سرآرمیچر (  $E_g + R_a I_a$  ) را حس میکنند. هرگاه ولتاژ دو سرآرمیچر معادل  $V_T$  %۳۰ مقدار گردید، رله B تحریک میشود.

- ۵- با تحریک شدن رله B کنکات آن (  $B_1$  ) بسته میشود.
- ۶- با بسته شدن کنکات B ، مقاومت  $R_1$  از مدار خارج میشود و در نتیجه سرعت موتور بالاتر میرود.

- هرگاه ولتاژ دو سرآرمیچر حدود %۶۰ مقدار  $V_T$  شد، رله C عمل میکند.
- ۷- با عمل کردن رله C کنکات آن (  $C_1$  ) بسته میشود.
- ۸- با بسته شدن کنکات  $C_1$  ، مقاومت  $R_2$  از مدار خارج میشود و سرعت

موتور بالاتر میرود.

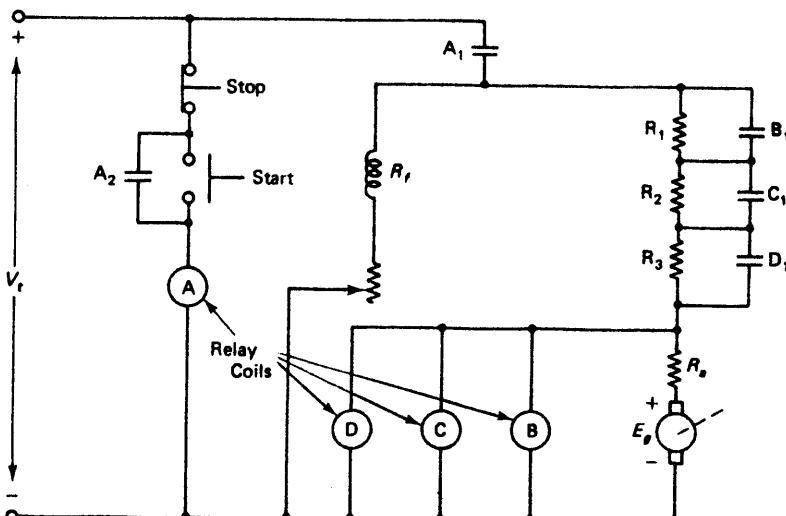
هرگاه ولتاژ دو سر آرمیچر حدود ۹۰٪ مقدار  $Vt$  شد، رله D عمل میکند.

۹- با عمل کردن رله D کن tact آن (D<sub>1</sub>) بسته میشود.

۱۰- با بسته شدن کن tact D<sub>1</sub> مقاومت R<sub>3</sub> از مدار خارج میگردد.

پس از طی مراحل ۱۰ گانه فوق ولتاژ کامل بدو سر آرمیچر اعمال میشود. و موتور بسرعت نهایی خود رسیده است.

در دو طرح اتوماتیک فوق الذکر اگر دکمه STOP را فشار دهیم، ماشین بحالت سکون (۱) باز خواهد گشت.



شکل ۲۷-۵: شمای یک راه انداز اتوماتیک که نیروی ضد محرکه (BEMF) را حس می‌کند

### Example 5-16

### مثال ۵-۱۶

یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۴ نقطه‌ای = نوع راه انداز

آمپر ۵ = جریان اسمی آرمیچر

اهم ۱ = مقاومت آرمیچر

اهم ۱۵ = مقاومت راه انداز

1) Stall

مطلوبست:

- ۱ - جریان آرمیچر در لحظه راه اندازی
- ۲ - جریان فرضی فوق چند درصد حریان اسمی است.

حل:

- ۱ - در لحظه راه اندازی کل مقاومت آرمیچر  $R_a + R_{start}$  میباشد، لذا:

$$R_{tot} = 1 \Omega + 15 \Omega = 16 \Omega$$

$$I_a = \frac{V_t}{R_{tot}} = \frac{120 \text{ V}}{16 \Omega} = 7.5 \text{ A}$$

- ۲ - با توجه به اعداد فوق داریم:

$$\frac{7.5 \text{ A}}{5 \text{ A}} \times 100 = 150\%$$

## ۱۱ - ۵ متوقف کردن موتورهای DC

همانطور که در بخش قبلی گفته شد اگر دکمه STOP فشار داده شود، ماشین مرحله متوقف شدن را طی میکند تا بالاخره می‌ایستد. باید گفت که در موتورهای بزرگ چون اینرسی ماشین زیاد است، لذا مدتی طول خواهد کشید تا متوقف کامل موتور حاصل شود. باید توجه کرد که اگر دوران ماشین برای مدتی ادامه یابد و این دوران برای وسائل جنبی یا افراد خطراتی را بهمراه داشته باشد، در اینصورت دوران اضافی تا رسیدن به حالت سکون مجاز نیست. و باید از روشهای استفاده شود که متوقف رتوور بسرعت و بطور ناگهانی رخ دهد.

یکی از روشهایی که میتوان برای این منظور از آن استفاده کرد روش ترمز کردن دینامیکی<sup>(۱)</sup> است. در این روش انرژی مکانیکی موتور را به انرژی الکتریکی تبدیل میکنیم و واضح است که این انرژی الکتریکی جدید را میتوان بسرعت تلف نمود. یکی از راههای دیگر آن است که بر روی محور موتور یک ژنراتور نصب کنیم. در شرایط عادی این ژنراتور بار بسیار کمی برای موتور محسوب میشود، اما وقتی فرمان متوقف (STOP) صادر شد، مقاومتی به ترمینالهای ژنراتور وصل میگردد. این مقاومت از ژنراتور انرژی

1) Dynamic Breaking

دریافت میدارد ، درنتیجه این مقاومت بسرعت خروجی موتور را در حقیقت ورودی ژنراتور است مصرف میکند .

یکی دیگر از روش‌های موحد برای توقف سریع موتورها همان روش plugging است . این روش را میتوان به اتوسیلی تشابه کرد که هنگام حرکت بحلو ناگهان رانده دنده عقب بگیرد . در این صورت گیر بکس ماشین از بین میرود ولی موتور ماشین سالم میماند . Plugging را بینظور انعام میدهد که در شرایطی که میخواهیم ماشین توقف پیدا کند . پلارتیه ولتاژ آرمیچر راعوض مینمایند . در حقیقت با تعویض پلارتیه ولتاژ ، ماشین را محبور میسازیم که حبّت چرخش خود را عوض میکند ، لذا سرعت دوران بشدت کاهش میابد . در موقعی که ماشین به توقف کامل رسید ، قبیل از آنکه در حبّت مخالف شروع به گردش نماید ، آنرا از منبع تغذیه جدا میسازد .

تنها خطر روش plugging ، بوجود آمدن حریان شدید در آرمیچر است ، علت این امر آن است که بمحض تعویض پلارتیه ولتاژ آرمیچر ، ولتاژ ضد محركه نیز با ولتاژ آرمیچر هم حبّت شده و لذا مجموع این دو ولتاژ حریان زیادی را در آرمیچر بوجود می‌ورند . برای حل‌گیری از این امر ، از یک مقاومت محدود کننده حریان ، که بطور سری با آرمیچر قرار میگیرد استفاده میکنند . البته باید توجه کرد که این مقاومت موقعی که پلارتیه ولتاژ آرمیچر عوض میشود ، وارد مدار میگردد .

مثال ۱۷ - ۵ :

### Example 5-17

یک موتور DC شست با مشخصات زیر مفروض است :

ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

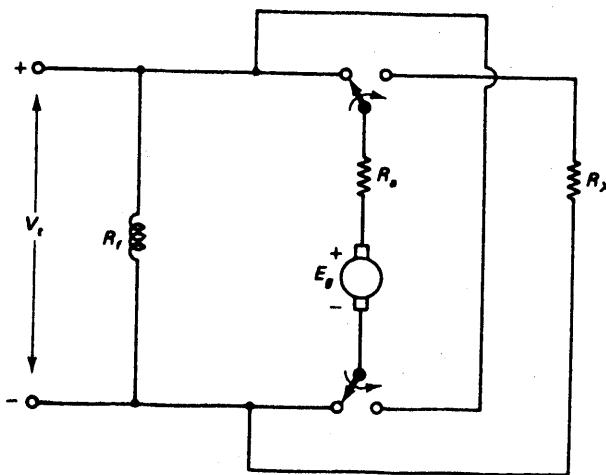
آمپر ۱۰ = حریان اسمی آرمیچر

اهم ۱ = مقاومت آرمیچر

این ماشین تحت سرعت اسمی میچرخد و نیروی ضد محركه آن ۱۱۰ ولت است .

اگر از روش plugging برای توقف ماشین استفاده شود (شکل ۲۸ - ۵) ، مطلوبست محاسبه مقاومت محدود کننده حریان (  $R_X$  ) ، برای آنکه حریان آرمیچر از ۱۵ آمپر تحاوّز نکند .  
حل :

وقتی فرمان توقف ( STOP ) صادر شد ، هر دو کلید نشان داده شده در شکل



شکل ۲۸-۵: مدار مربوط به مثال ۱۷-۵

همزمان با هم تغییر وضعیت میدهند. لذا حریان آرمیچر اینچنین حساب میشود:

$$I_a = \frac{E_m + V_t}{R_a + R_x}$$

: پس

$$15 \text{ A} = \frac{110 \text{ V} + 120 \text{ V}}{1 \Omega + R_x}$$

$$1 + R_x = \frac{330}{15} = 22$$

$$R_x = 21 \Omega$$

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 5

Symbol	Definition	Units	
		English	SI
1 $T$	Torque (developed or output)	lb-ft	N-m
2 $\alpha$	Angular acceleration	rad/s <sup>2</sup>	rad/s <sup>2</sup>
3 $J$	Moment of inertia	ft-lb-s <sup>2</sup>	N-m-s <sup>2</sup>
4 $P$	Power (developed or output)	hp	watts
5 $T_L$	Load torque	lb-ft	N-m
6 $K_m$	Motor torque constant	ft-lb/V	N-m/V
7 $K_B$	Motor back EMF constant	ft-lb-min	N-m-s
8 S.R.	Speed regulation	rev	rad
9 $\phi_s$	Shunt-field flux	percent	percent
10 $\phi_t$	Series-field flux	lines	webers
11 $R_x$	External current-limiting resistor used in plugging	lines	webers
		ohms	ohms

علام استفاده شده در فصل ۵:

- ۱ - گشتاور (کویل) ۲ - شتاب زاویه‌ای ۳ - ممان اینرسی (کنگر سختی) ۴ - توان ۵ - گشتاور بار ۶ - ضریب ثابت گشتاور در موتور DC ۷ - ضریب ثابت نیروی ضد محرکه در موتور ۸ - تنظیم سرعت ۹ - شار مدار تحریک شنت ۱۰ - شار مدار تحریک سری ۱۱ - مقاومت محدود کننده حریان در روش Plugging

فصل  
شش

سائل فصل اول ناتیجہ

۵ صفحہ

**www.wikipower.ir**

**www.wikipower.ir**

## ۱ - ۶ سوالات و مسائل فصل اول

### سوالات:

- ۱ - کمیتهای مغناطیس مشابه کمیتهای الکتریکی ذیل را نام ببرید.
  - (الف) : ولتاژ
  - (ب) : مقاومت
  - (ج) : یک هادی خوب
- ۲ - پرماینگ (نفوذ ناپذیری مغناطیسی) را تعریف کنید و کمیت الکتریکی مشابه آنرا بنویسید.
- ۳ - منحنی  $B-H$  چیست.
- ۴ - چرا به منحنی  $B-H$  نیاز داریم.
- ۵ - پس ماند مغناطیسی چیست و چرا بوجود می‌آید.

### مسائل (سیستم ENG ) :

- ۱ - چگالی شار (  $B$  ) در یک هسته معادل  $100000$  ماسکول بر اینچ مربع میباشد. مطلوبست محاسبه شار اگر سطح مقطع هسته بقرار زیر باشد.
  - (الف)  $4$  اینچ مربع
  - (ب) : دایره‌ای بقطر  $4$  اینچ
  - (ج) :  $5\%$  فوت مربع
- ۲ - بدور یک هسته مغناطیسی یک سیم پیچ  $500$  دوری پیچیده شده است و حریان سیم پیچ  $5$  میلی‌متر است. اگر طول متوسط هسته  $14$  اینچ باشد مطلوبست  $MMF$  و شدت میدان مغناطیسی (  $H$  ) .
- ۳ - یک هسته بطول متوسط  $12$  اینچ مفروض است و بدور آن سیم پیچ  $250$  دوری پیچیده شده است. اگر بخواهیم  $H$  معادل  $90$  میلی‌متر بر اینچ باشد، حریان سیم پیچ را بدست آورید.

- ۴- اگر در محفظه‌ای پراز هوا  $H$  معادل  $50\text{ آمپر دور براینج باشد، چگالی شار (B) را حساب کنید.$
- ۵- اگر در محفظه‌ای پراز هوا  $B$  معادل  $20000\text{ ماکسول سراینج مریع باشد، شدت میدان مغناطیسی (H) را بدست آورید.$
- ۶- در محفظه‌ای پراز هوا شار معادل  $30000\text{ ماکسول میباشد. اگر سطح مقطع این محفظه } 8\text{ اینچ مریع باشد، } H\text{ را بدست آورید.$
- ۷- یک هسته از جنس فولاد ریخته‌گری مفروض است (شکل ۱ - ۶). مشخصات هسته بقرار زیر است :

$$\begin{aligned} A &= 8 \quad \text{اینج مریع} \\ L &= 20 \quad \text{اینج} \\ N &= 80 \quad \text{دور} \\ \text{ماکسول} &= 20000 \quad \text{شار} \end{aligned}$$

حریان سیم پیچ را بدست آورید.

- ۸- یک هسته از جنس چدن مفروض است (شکل ۶ - ۱) مشخصات هسته بقرار زیر است .

$$\begin{aligned} A &= 6 \quad \text{اینج مریع} \\ N &= 100 \quad \text{دور} \\ L &= 12 \quad \text{اینج} \end{aligned}$$

اگر جریان سیم پیچ  $10\text{ آمپر باشد، شار در هسته را بدست آورید.$

- ۹- یک هسته از جنس فولاد ریخته‌گری مفروض است (شکل ۶ - ۱). مشخصات هسته بقرار زیر است :

$$\begin{aligned} A &= 2 \quad \text{اینج مریع} \\ N &= 200 \quad \text{دور} \\ L &= 10 \quad \text{اینج} \end{aligned}$$

- مطلوبست شار و چگالی شار (B) در این هسته. جریان در سیم پیچ را  $10\text{ آمپر بگیرید.$
- ۱۰- در یک هسته میخواهیم ماکریم شاری معادل  $40000\text{ ماکسول بوجود آید مطلوبست سطح مقطع مینیم این هسته اگر:$
- (الف) : جنس هسته از نوع چدن باشد .

(ب) : جنس هسته از نوع فولاد ریخته‌گری باشد.

۱۱ - هسته‌ای مطابق شکل (۲ - ۶) مفروض است (toroid) یا چنره.

مشخصات هسته بقرار زیر است:

$$A_{\text{ینج}} = 2 \times 1$$

$$N = 100$$

$$A_{\text{ینج}} = 3 \times 2$$

$$I = 4/5 \text{ آمپر}$$

شار در هسته را حساب کنید مشروط بر آنکه جنس هسته از نوع فولاد ریخته‌گری باشد.

۱۲ - هسته‌ای مطابق شکل (۳ - ۶) مفروض است . سطح مقطع هسته ۲ اینچ مربع

و سایر مشخصات آن بقرار زیر است:

$$\text{فولاد ریخته گری} = \text{جنس قسمت A} \quad N = 200$$

$$B = \text{جنس قسمت B}$$

$$A_{\text{ینج}} = 3 \times 1$$

$$A_{\text{ینج}} = 4 \times 2$$

اگر بخواهیم شار معادل ۶۰۰۰۰ ماکسول باشد ، مطلوبست :

(الف) : MMF مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ تامین شود .

(ب) : حریان سیم پیچ

۱۳ - مساله ۱۲ را تکرار کنید ، مشروط بر آنکه بدانیم قسمت A از جنس چدن

و قسمت B از جنس فولاد ریخته‌گری است .

۱۴ - هسته‌ای مطابق شکل (۴ - ۶) مفروض است و جنس آن از نوع چدن می‌باشد .

مشخصات دیگر هسته بقرار زیر است :

$$A_{\text{ینج}} = 14 = \text{طول متوسط هسته}$$

$$A_{\text{ینج}} = 0/04 = \text{طول فاصله هوایی}$$

$$A_{\text{ینج}} = 2/5 = \text{سطح مقطع هسته و فاصله هوایی}$$

$$\text{ماکسول} = 100000 = \text{شار در هسته}$$

مطلوبست محاسبه MMF مورد نیاز .

۱۵ - مساله ۱۴ را تکرار کنید اگر جنس هسته از نوع فولاد ریخته‌گری باشد .

۱۶ - هسته‌ای مطابق شکل (۵ - ۶) مفروض است و جنس آن از نوع چدن

می‌باشد . مشخصات هسته بقرار زیر است :

$$A_{\text{ینج}} = 7 \times I_1 = 4 = \text{سطح مربع قسمت وسط و فواصل هوایی}$$

اینج  $\frac{4}{2}$  = سطح مقطع قسمتهای قسمت راست و چپ

اینج  $\frac{6}{0}$  = طول هر کدام از فواصل هوایی

مطلوبست محاسبه MMF مورد نیاز اگر بخواهیم شار در فاصله هوایی  $60000$  ماسکول باشد.

۱۷ - مساله ۱۶ را تکرار کنید مشروط بر آنکه جنس هسته از نوع فولاد ریخته گری باشد.

مسائل (سیستم SI) :

۱۸ - چگالی شار در یک هسته  $1/6$  تsla میباشد. مطلوبست محاسبه شار اگر سطح مقطع بقرار زیر باشد.

(الف) :  $0/003$  متر مربع

(ب) : دایره‌ای بقطر  $1/0$  متر

(ج) :  $25$  سانتیمتر مربع.

۱۹ - بدور یک هسته مغناطیسی یک سیم پیچ  $400$  دوری پیچیده شده است و جریان سیم پیچ  $6$  آمپر میباشد. اگر طول متوسط هسته  $4/0$  متر باشد، MMF و H را بدست آورید.

۲۰ - بدور یک هسته سیم پیچ  $300$  دوری پیچیده شده است. اگر طول متوسط هسته  $3/0$  متر باشد جریان سیم پیچ را حساب کنید، مشروط بر آنکه بخواهیم معادل  $4000$  آمپر بر متر گردد.

۲۱ - در محفظه‌ای پر از هوا، H معادل  $2000$  آمپر بر متر میباشد، B را بدست آورید.

۲۲ - در محفظه‌ای پر از هوا، B معادل  $3/0$  تsla میباشد، H را حساب کنید.

۲۳ - در محفظه‌ای پر از هوا، شار معادل  $0/003$  وبراست. اگر سطح مقطع این محفظه  $0/005$  متر مربع باشد، H را حساب کنید.

۲۴ - هسته‌ای از جنس فولاد ریخته گری مفروض است (شکل ۱ - ۶). مشخصات هسته بقرار زیر است:

$$A = 0/005 \text{ متر مربع}$$

$$L = ۰/۵ \text{ متر}$$

$$N = ۱۰۰ \text{ دور}$$

$$و بر = ۰/۰۰۸ \text{ شار در هسته}$$

مطلوبست محاسبه جریان در سیم پیچ.

- ۲۵ - هسته‌ای از حنس چدن مفروض است (شکل ۱ - ۶). مشخصات هسته بقرار زیر است.

$$A = ۰/۰۰۴ \text{ متر مربع}$$

$$N = ۱۰۰ \text{ دور}$$

$$L = ۰/۳ \text{ متر}$$

مطلوبست محاسبه شار در هسته. جریان سیم پیچ را آمیر بگیرید.

- ۲۶ - هسته‌ای از حنس فولاد ریخته‌گری مفروض است (شکل ۱ - ۶). مشخصات هسته بقرار زیر است:

$$A = ۰/۰۰۲ \text{ متر مربع}$$

$$L = ۲۵ \text{ سانتیمتر}$$

$$N = ۲۰۰ \text{ دور}$$

$$I = ۷/۵ \text{ آمیر}$$

مطلوبست محاسبه شار و چگالی شار (B).

- ۲۷ - میخواهیم در یک هسته ماکریم شاری معادل  $۰/۰۰۴$  و بر حاصل شود،

مطلوبست محاسبه سطح مقطع مینیمیم اگر:

(الف) : هسته از حنس چدن باشد.

(ب) : هسته از حنس فولاد ریخته‌گری باشد.

- ۲۸ - هسته‌ای مطابق شکل (۲ - ۶) مفروض است (toroid) مشخصات هسته بقرار زیر است:

$$r_1 = ۰/۰۵ \text{ متر} \quad I = ۴/۵ \text{ آمیر}$$

$$r_2 = ۰/۰۷۵ \text{ متر}$$

$$N = ۱۲۰ \text{ دور}$$

مطلوبست محاسبه شار در هسته اگر حنس هسته از نوع فولاد ریخته‌گری باشد.

- ۲۹ - هسته‌ای مطابق شکل (۳ - ۶) وجود دارد. مشخصات هسته بقرار زیر است:

متر مربع  $0/0015$  = سطح مقطع هسته

فولاد ریخته‌گری  $A$  = جنس قسمت

چدن = جنس قسمت  $B$

$I_1 = 8$  سانتیمتر

$I_2 = 10$  سانتیمتر

$N = 180$  دور

اگر بخواهیم شار معادل  $0/0008$  وبر باشد مطلوب است:

(الف)  $MMF$  مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ تامین شود.

(ب) حربان سیم پیچ

۳۰ - مساله ۲۹ را تکرار کنید اگر قسمت  $A$  از جنس چدن و قسمت  $B$  از جنس

فولاد ریخته‌گری باشد.

۳۱ - هسته‌ای مطابق شکل (۴ - ۶) مفروض است و حنس آن از نوع چدن است  
مشخصات این هسته بقرار زیر است:

وبر  $0/001$  = شار

سانتیمتر  $35$  = طول متوسط هسته

متر  $0/001$  = طول فاصله هوایی

متر مربع  $0/00125$  = سطح مقطع هسته و فاصله هوایی

$MMF$  مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ تامین شود را حساب کنید.

۳۲ - مساله ۳۱ را تکرار کنید، مشروط بر آنکه حنس هسته از نوع فولاد ریخته-  
گری باشد.

۳۳ - هسته‌ای مطابق شکل (۵ - ۶) مفروض است و حنس آن از نوع آهن چدن  
دار باشد. مشخصات هسته بقرار زیر است:

متر مربع  $0/0027$  = سطح مقطع قسمت وسطی و فواصل هوایی

متر مربع  $0/004$  = سطح مقطع قسمتهای سمت راست و چپ

متر  $0/0015$  = طول هر کدام از فواصل هوایی

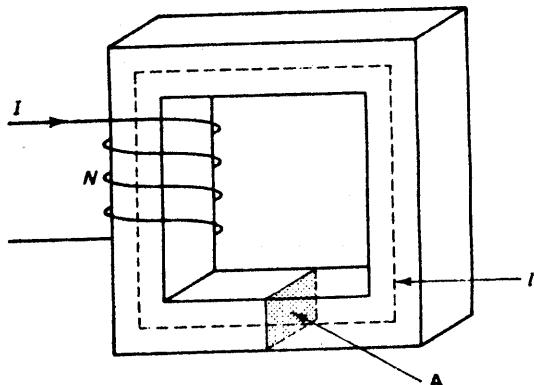
$I_1 = 20$  سانتیمتر

$I_2 = 10$  سانتیمتر

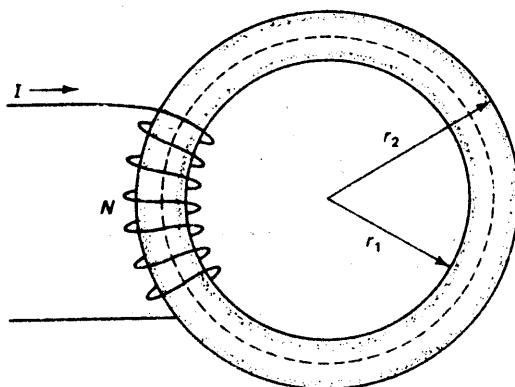
$MMF$  مورد نیاز که باید توسط سیم پیچ تامین شود را حساب کنید، اگر بخواهیم شار در

فواصل هوایی  $5/0000$  ویر باشد.

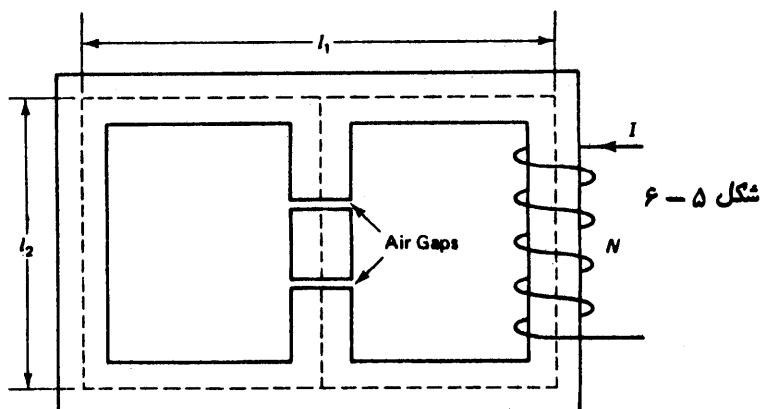
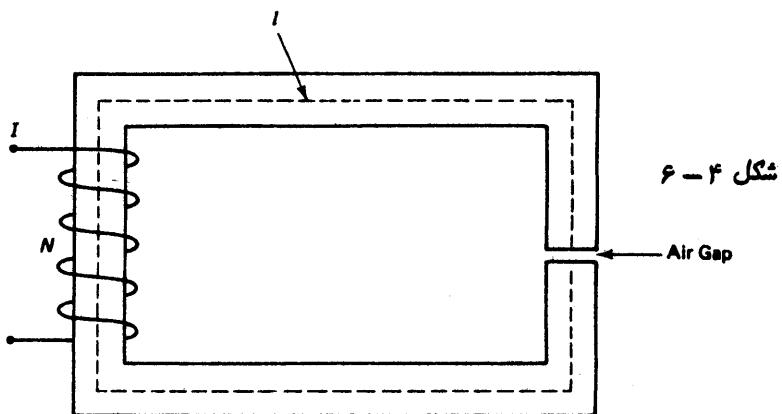
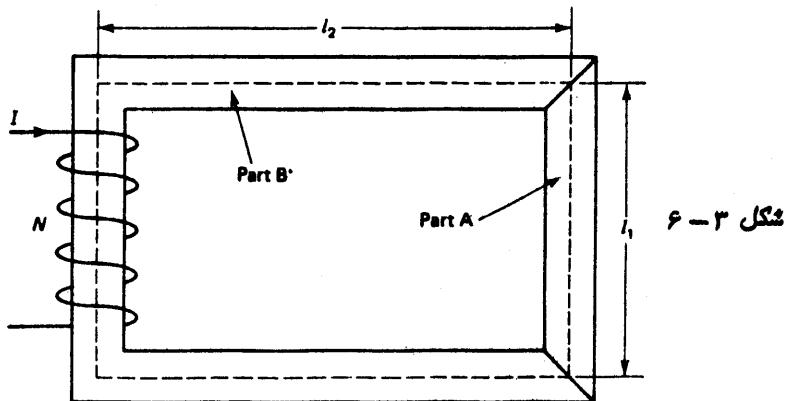
۳۴ - مساله ۳۳ را تکرار کنید مشروط بر آنکه حنس هسته فولاد ریخته گری باشد.



شکل ۱-۶



شکل ۲-۶



## ۲- ۶ سوالات و مسائل فصل دوم

سوالات:

۱- عبارات زیر را تعریف کنید.

(الف) : دینامو

(ب) : گشاور (کوپل)

(ج) : نیروی ضد محركه (BEMF)

۲- قانون فاراده چیست؟

۳- قوانین دست راست و دست چپ را بیان کنید و برای چه منظوری بکار

میروند؟

۴- قانون لنز چیست؟

مسائل (سیستم ENG):

۱- در شکل (a ۶-۶) طول هادی درون میدان مغناطیسی ۸ اینچ میباشد. مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده در هادی، اگر:

۵۰ = سرعت حرکت هادی اینچ بر ثانیه

ماکسول بر اینچ مربع = ۲۰۰۰۰۰ چگالی شار

۲- در شکل (b ۶-۶) طول هادی درون میدان مغناطیسی  $1/5$  فوت است. مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده اگر:

۳ = سرعت حرکت هادی فوت بر ثانیه

ماکسول بر اینچ مربع = ۱۵۰۰۰۰ چگالی شار

۳- در شکل (c ۶-۶) طول هادی درون میدان مغناطیسی ۱ فوت است. مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده اگر:

۶۰ = سرعت حرکت هادی اینچ بر ثانیه

ماکسول بر اینچ مربع = ۳۰۰۰۰۰ چگالی شار

- ۴- در شکل‌های (۶-a)، (۶-b)، (۶-c) پلارتیه و لتاژ القاء شده را بدست آورید و بگوئید حهت حریان‌ها چگونه است.
- ۵- شکل ۷-۶ مفروض است. برای هادیهای a، b، c، d و e پلارتیه و لتاژ القاء شده را بدست آورید و بگوئید حهت حریان چگونه است.
- ۶- یک هادی با سرعت ۱۸۰۰ دور در دقیقه درون یک میدان مغناطیسی دو قطبی می‌چرخد (شکل ۶-۲) در فصل دوم. لتاژ متوسط القاء شده در هادی چیست اگر شار‌هر قطب ۳۰۰۰۰۰ ماکسول فرض شود.
- ۷- یک هادی درون میدان مغناطیسی ۸ قطبی با سرعت ۱۲۰۰ دور در دقیقه می‌چرخد و لتاژ متوسط القاء شده در هادی چیست اگر شار‌هر قطب ۳۵۰۰۰۰ ماکسول باشد.
- ۸- یک هادی درون میدان مغناطیسی ۶ قطبی با سرعت ۶۰۰ دور در دقیقه می‌چرخد. اگر بخواهیم ولتاژ متوسط القاء شده در هادی  $1/5$  ولت گردد شار‌هر قطب را بدست آورید.
- ۹- مساله ۸ را تکرار کنید، اینبار تعداد قطبها را ۳۶ عدد بگیرید.
- ۱۰- یک کلاف ۴۰۰ دوری درون میدان مغناطیسی ۸ قطبی با سرعت ۱۶۵۰ دور در دقیقه می‌چرخد. ولتاژ متوسط القاء شده در کلاف چیست، مشروط بر آنکه شار‌هر قطب ۲۰۰۰۰۰ ماکسول باشد.
- ۱۱- مساله ۱۰ را تکرار کنید، اینبار سرعت را ۱۴۵۰ دور در دقیقه بگیرید.
- ۱۲- یک کلاف ۳۵۰ دوری درون یک میدان مغناطیسی ۶ قطبی با سرعت ۱۶۰۰ دور در دقیقه می‌چرخد. اگر بخواهیم ولتاژ متوسط القاء شده در کلاف ۸۵ ولت گردد، شار‌هر قطب را بدست آورید.
- ۱۳- مساله ۱۲ را تکرار کنید. اینبار سرعت را ۱۸۰۰ دور در دقیقه بگیرید.
- ۱۴- بشکل (۱۱-۲ در فصل دوم) رحوع میکنیم و مشخصات آن بقرار زیر است:
- |              |      |                               |
|--------------|------|-------------------------------|
| دور          | ۱۲۰  | = تعداد دور کلاف دور          |
| اینج         | ۰/۰۴ | = طول هر کدام از فواصل هوائی  |
| اینج مربع    | ۶    | = سطح مقطع هسته و فواصل هوائی |
| دور در دقیقه | ۱۷۵۰ | = سرعت دوران کلاف دور         |
- مطلوبست محاسبه حریان سیم پیچ تحریک در صورتیکه بخواهیم ولتاژ متوسط تولید شده در کلاف دور ۴۰ ولت گردد.

- ۱۵ - شکل (۶ - ۶) را در نظر میگیریم . اگر جهت حریان همواره بطرف خارج صفحه کاغذ باشد ، جهت نیروی حاصله را مشخص کنید .
- ۱۶ - مساله ۱۵ را تکرار کنید . اینبار جهت حریانها را همواره بطرف داخل صفحه کاغذ در نظر بگیرید .
- ۱۷ - شکل (۷ - ۶) را در نظر بگیرید . اگر بخواهیم حبته چرخش هادی به مطابق شکل باشد ، جهت حریان آنها را مشخص کنید (راهنمایی هر هادی را جداگانه مورد بررسی قرار دهید ) .
- ۱۸ - یک هادی بطول ۱۴ اینچ درون یک میدان مغناطیسی قرار داد . اگر چگالی شار میدان ۵۰۰۰۰ ماکسول بر اینچ مربع باشد ، نیروی حاصله چیست مشروط بر آنکه حریان هادی ۱۰ آمپر در نظر گرفته شود .
- ۱۹ - در مساله ۱۸ اگر بخواهیم نیروی حاصله  $1/5$  پوند باشد ، حریان هادی را حساب کنید .
- ۲۰ - بشکل (۲۰ - ۲) در فصل دوم ) رحوع میکیم . طول هادی ۸ اینچ و حریان آن ۱۰ آمپر است . اگر چگالی شار ۱۰۰۰۰۰ ماکسول بر اینچ مربع باشد ، گشتاور (کوپل) حاصله را در حالت های زیر حساب کنید .
- (الف) : وضعیت شماره ۱
- (ب) : وضعیت شماره ۲

## مسائل (سیستم SI) :

- ۲۱ - در شکل (۶ - ۶ a) طول هادی درون میدان مغناطیسی ۲۵ سانتیمتر است . مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده در هادی اگر :
- متر بر ثانیه  $1/25$  = سرعت حرکت هادی
- تسلا ۳ = چگالی شار
- ۲۲ - در شکل (۶ - ۶ b) طول هادی درون میدان مغناطیسی ۴۵ سانتیمتر است . مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده در هادی اگر :
- سانتیمتر بر ثانیه  $90$  = سرعت حرکت هادی
- تسلا ۲ = چگالی شار
- ۲۳ - در شکل (۶ - ۶ c) طول هادی درون میدان مغناطیسی ۳۰ سانتیمتر

است مطلوبست محاسبه ولتاژ القاء شده در هادی اگر :

$$\text{متر بر ثانیه } 1/5 = \text{سرعت حرکت هادی}$$

$$\text{تسلا } 4/5 = \text{چگالی شار}$$

۲۴ - هادیهای نشان داده شده در شکل ۶ - ۶ را در نظر بگیرید . پلاترته و ولتاژ القاء شده را مشخص کنید و جهت حریان هادیهایها را نیز تعیین نمایید .

۲۵ - شکل (۷ - ۶) را در نظر بگیرید . پلاترته تمام هادیهایها را مشخص کنید و جهت حریان هادیهایها را نیز تعیین کنید (هادیهای a ، b ، c ، d )

۲۶ - یک هادی درون میدان مغناطیسی دو قطبی با سرعت ۱۸۰ رادیان بر ثانیه میچرخد (شکل ۶ - ۲ در فصل دوم) ولتاژ متوسط القاء شده در هادی چیست ، اگرشار هر قطب  $3/00$  وبر باشد .

۲۷ - یک هادی درون میدان مغناطیسی ۸ قطبی با سرعت ۱۲۰ رادیان بر ثانیه میچرخد . ولتاژ متوسط القاء شده در هادی چیست ، اگر شار هر قطب  $4/00$  وبر باشد .

۲۸ - یک هادی درون میدان مغناطیسی ۶ قطبی با سرعت ۶ رادیان بر ثانیه میچرخد . اگر ولتاژ متوسط القاء شده در هادی ۲۴ ولت باشد ، شار هر قطب را حساب کنید .

۲۹ - مساله ۲۸ را تکرار کنید ، اینبار تعداد قطبها را ۳۶ عدد بگیرید .

۳۰ - یک کلاف ۴۰۰ دوری با سرعت ۱۶۰ رادیان بر ثانیه درون میدان مغناطیسی ۸ قطبی میچرخد . اگر شار هر قطب  $2/00$  وبر باشد ولتاژ متوسط القاء شده در کلاف - را بدست آورید .

۳۱ - مساله ۳۰ را تکرار کنید . اینبار سرعت را ۱۴۰ رادیان بر ثانیه بگیرید .

۳۲ - یک کلاف ۲۴۰ دوری با سرعت ۱۵۰ رادیان بر ثانیه درون میدان مغناطیسی ۶ قطبی میچرخد . اگر ولتاژ متوسط القاء شده در کلاف ۹۰ ولت باشد ، شار هر قطب را بدست آورید .

۳۳ - مساله ۳۲ را تکرار کنید . اینبار سرعت را ۱۷۵ رادیان بر ثانیه بگیرید .

۳۴ - بشکل (۱۲ - ۲ در فصل دوم) رحوع میکنیم . کلاف دوار ۱۰۰ دوری است و مشخصات دیگر سیستم بقرار زیر است :

$$\text{متر } 0/001 = \text{طول هر کدام از فواصل هوایی}$$

$$\text{متر مربع } 0/004 = \text{سطح مقطع هسته و فواصل هوایی}$$

$$\text{رادیان بر ثانیه } 175 = \text{سرعت دوران کلاف دوار}$$

اگر بخواهیم ولتاژ متوسط تولید شده  $55$  ولت باشد، حریان سیم پیچ تحریک را بدست آورید.

۳۵ - شکل (۶-۶) را در نظر میگیریم، حبته نیروی حاصله را بدست آورید.

فرض میکنیم حبته همه حریانها بطرف خارج صفحه کاغذ باشد.

۳۶ - مساله ۳۵ راتکار کنید. اینبار جهت همه حریانها را بطرف داخل صفحه کاغذ بگیرید.

۳۷ - شکل (۶-۶) را در نظر میگیریم. اگر بخواهیم جهت چرخش هادیها

مطابق شکل باشد، جهت حریانهای آنهارا مشخص کنید (راهنمایی هر هادی را به تنهاشی بررسی کنید).

۳۸ - یک هادی بطول  $35$  سانتیمتر درون میدان مغناطیسی با چگالی شار  $8/0$

تسلا قرار دارد. اگر حریان هادی  $11$  آمپر باشد، نیروی حاصله را حساب کنید.

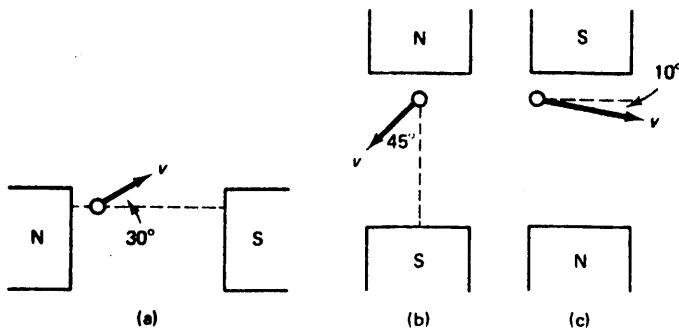
۳۹ - در مساله ۳۸ اگر بخواهیم نیروی حاصله  $\mu$  نیوتن باشد حریان هادی را بدست آورید.

۴۰ - بشکل (۲۱-۲) در فصل دوم) روحون کنیم. اگر طول هادی  $25$  سانتیمتر

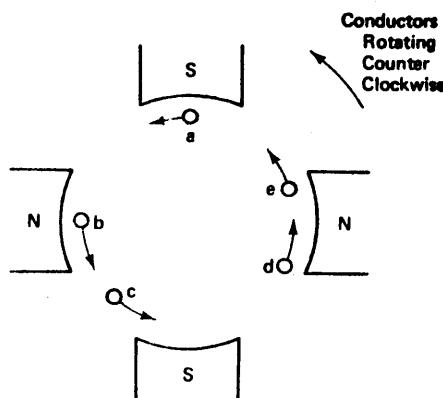
و جریان آن  $7$  آمپر باشد، گشتاور را در دو حالت زیر بدست آورید. فرض میکنیم چگالی شار  $1/5$  تسلا باشد.

(الف) : در وضعیت شماره ۱

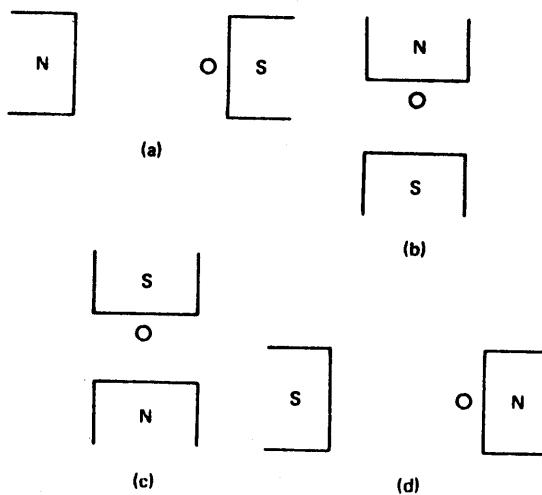
(ب) : در وضعیت شماره ۲



شکل ۶-۶



شکل ۶ - ۷



شکل ۶ - ۸

## ۳-۶ مسائل و سوالات فصل سوم

سوالات:

۱- عبارات زیر را تعریف کنید.

(الف) آرمیچر

(ب) کموتاسیون

(ج) کموتاتور

(د) قطبهای اصلی (قطبهای تحریک)

۲- چرا آرمیچر مورق ساخته میشود.

۳- عکس العمل آرمیچر چیست.

۴- جنس جاروبکها چیست.

۵- قطبهای فرعی (کمکی) را بچه منظور در ماشین قرار میدهدند.

۶- سیم پیچهای جبران کننده چیست.

مسائل (سیستمهای ENG و SI ) :

۱- یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

= تعداد قطبها ۴

= طرز سیم پیچی آرمیچر

= تعداد کل هادیها ۴۸۰

= مقاومت هر هادی %۳ اهم

= ولتاژ متوسط القاء شده برای هر هادی ۰/۵ ولت

= جریان اسمی سیم مورد استفاده ۱۵ آمپر

مطلوبست:

(الف) مقاومت آرمیچر

(ب) ولتاژ آرمیچر

(ج) جریان اسمی آرمیچر

(د) توان اسمی آرمیچر

۲- مساله ۱ را تکرار کنید مشروط بر آنکه سیم پیچی آرمیچر از نوع SWW در نظر گرفته شود .

۳- یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است .

= تعداد قطبها ۸

= طرز سیم پیچی آرمیچر SLW

= تعداد کل هادیها ۲۰۰ عدد

= مقاومت هر هادی %۳۵ اهم

= ولتاژ متوسط القاء شده برای هر هادی ۰/۵۶ ولت

= جریان اسمی سیم بکار بردۀ شده آمپر ۱۵

مطلوبست :

(الف) : مقاومت آرمیچر

(ب) : جریان اسمی آرمیچر

(ج) : ولتاژ آرمیچر

(د) : توان اسمی آرمیچر

۴- مساله ۳ را حل کنید مشروط بر آنکه سیم پیچ از نوع SWW باشد .

۵- یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است :

= تعداد قطبها ۱۲

= طرز سیم پیچی آرمیچر SLW

= تعداد کل هادیها ۱۶۲۰

= مقاومت هر هادی ۰/۱ اهم

= ولتاژ متوسط القاء شده برای هر هادی ۰/۶۶ ولت

= جریان اسمی سیم بکار بردۀ شده آمپر ۸

مطلوبست :

(الف) : مقاومت آرمیچر

(ب) : ولتاژ آرمیچر

(ج) : جریان اسمی آرمیچر

(د) : توان اسمی آرمیچر

۶- مساله ۵ را تکرار کنید ، اینبار سیم پیچی آرمیچر را از نوع Sww بگیرید

۷ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است :

= تعداد قطبها ۸

= طرز سیم پیچی آرمیچر SLW

= ولتاژ اسمی ژنراتور ۲۳۰ ولت

= توان اسمی ژنراتور ۵ کیلووات

= تعداد کل هادیها ۱۲۰۰

= مقاومت کل آرمیچر ۰/۸ اهم

مطلوبست :

(الف) : جریان اسمی هر هادی

(ب) : ولتاژ متوسط القاء شده برای هر هادی

(ج) : مقاومت هر هادی

۸ - مساله ۷ را تکرار کنید اگر سیم پیچی از نوع SWW در نظر گرفته شود .

۹ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است :

= تعداد قطبها ۶

= طرز سیم پیچی آرمیچر SLW

= ولتاژ اسمی ژنراتور ۱۲۰ ولت

= توان اسمی ژنراتور ۱ کیلووات

= تعداد کل هادیها ۷۲۰

= مقاومت کل آرمیچر ۱ اهم

مطلوبست :

(الف) : جریان اسمی هر هادی

(ب) : ولتاژ القاء شده برای هر هادی

(ج) : مقاومت هر هادی

۱۰ - مساله ۹ را تکرار کنید . اینبار سیم پیچی را از نوع SWW در نظر بگیرید .

مسائل (سیستم ENG) :

۱۱ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است .

= تعداد قطبها ۱۲

٦٠٠ = تعداد کل هادیها

دور در دقیقه ۱۲۰۰ = سرعت

ماکسول ۳۵۰۰۰۰ = شار هر قطب

مطلوبست محاسبه ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر در دو حالت زیر:

(الف) : سیم پیچی از نوع  $SLW$  باشد

(ب) : سیم پیچی از نوع  $SWW$  باشد.

۱۲ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است.

٤ = تعداد قطبهای

٨٠٠ = تعداد کل هادیها

دور در دقیقه ۱۸۰۰ = سرعت

ولت ۴۰۰ = ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر

مطلوبست شار هر قطب در دو حالت زیر:

(الف) : سیم پیچی از نوع  $SLW$  باشد.

(ب) : سیم پیچی از نوع  $SWW$  باشد.

۱۳ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است.

٦ = تعداد قطبهای

٤٢٥ = تعداد کل هادیها

ماکسول ۴۰۰۰۰۰ = شار هر قطب

ولت ۱۲۰ = ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر

مطلوبست سرعت ماشین در دو حالت زیر:

(الف) : سیم پیچی از نوع  $SLW$  باشد.

(ج) : سیم پیچی از نوع  $SWW$  باشد.

۱۴ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

٤ = تعداد قطبهای

۱۰۰۰ = تعداد کل هادیها

ماکسول ۵۰۰۰۰۰ = شار هر قطب

دور در دقیقه ۱۲۰۰ = سرعت ماشین

ولت ۲۰۰ = ولتاژ تولید شده

طرز سیم پیچی آرمیچر چیست؟

۱۵ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است

$$12 = \text{تعداد قطبها}$$

$$1800 = \text{تعداد کل هادیها}$$

$$\text{ماکسول} = 500000 = \text{شار هر قطب}$$

$$\text{دور در دقیقه} = 1000 = \text{سرعت ماشین}$$

مطلوبست محاسبه ولتاژ تولید شده در دو حالت زیر

(الف) : سیم پیچی از نوع SLW باشد.

(ب) : سیم پیچی از نوع SWW باشد.

**مسائل (سیستم SI)**

۱۶ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

$$16 = \text{تعداد قطبها}$$

$$800 = \text{تعداد کل هادیها}$$

$$\text{رادیان بر ثانیه} = 120 = \text{سرعت ماشین}$$

$$\text{ویر} = 0/004 = \text{شار هر قطب}$$

مطلوبست محاسبه ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر در دو حالت زیر:

(الف) : سیم پیچی از نوع SLW باشد.

(ب) : سیم پیچی از نوع SWW باشد.

۱۷ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

$$6 = \text{تعداد قطبها}$$

$$900 = \text{تعداد کل هادیها}$$

$$\text{رادیان بر ثانیه} = 60\pi = \text{سرعت ماشین}$$

$$\text{ولت} = 230 = \text{ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر}$$

شار هر قطب را در دو حالت ریز حساب کنید.

(الف) : سیم پیچی از نوع SLW باشد.

(ب) : سیم پیچی از نوع SWW باشد.

۱۸ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۸ = تعداد قطبها  
 ۶۴۰ = تعداد کل هادیها  
 وبر ۵۵۰ = شار هر قطب  
 ولت ۴۶۰ = ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر

مطلوبست محاسبه سرعت ماشین در دو حالت زیر:

(الف) : سیم پیچی از نوع  $SIW$  باشد.

(ب) : سیم پیچی از نوع  $SWW$  باشد.

۱۹- یک زنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۴ = تعداد قطبها  
 ۱۴۴۰ = تعداد کل هادیها  
 وبر ۴۶۰ = شار هر قطب  
 رادیان بر ثانیه ۴۰π = سرعت ماشین  
 ولت ۲۶۵ = ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر  
 طرز سیم پیچی آرمیچر چیست.

۲۰- یک زنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۱۶ = تعداد قطبها  
 ۲۴۴۰ = تعداد کل هادیها  
 وبر ۵۰ = شار هر قطب  
 رادیان بر ثانیه ۱۰۰ = سرعت ماشین  
 ولتاژ تولید شده توسط آرمیچر را در دو حالت زیر حساب کنید.  
 (الف) : سیم پیچی از نوع  $SIW$  باشد.  
 (ب) : سیم پیچی از نوع  $SWW$  باشد.

## ۴ - ۶ سوالات و مسائل فصل چهارم

سؤالات:

- ۱- چرا باید منحنی تغییرات ولتاژ تولید شده بر حسب سرعت در یک ژنراتور DC با تحریک جداگانه خط مستقیم باشد .
- ۲- عبارات زیر را تعریف کنید .
- (الف) : محرک اولیه  
(ب) : تحریک خودی  
(ج) تحریک جداگانه  
(د) بی باری  
(ه) بار کامل  
(و) تنظیم ولتاژ  
(ز) مشخصه بار
- ۳- چرا راندمان هرگز بیش از ۱۰۰ % نمیباشد .
- ۴- عبارات زیر را تعریف کنید .
- (الف) توان سرگردان  
(ب) جریان گردابی  
(ج) تلفات هسته  
(ه) تلفات مس
- ۵- در ژنراتور شب منظور از مقاومت بحرانی تحریک چیست .
- ۶- چرا در ژنراتور شنت یا سری کاهی اوقات ولتاژ پدیدار نمیشود .
- ۷- عبارات زیر را تعریف کنید .
- (الف) دیبورتو یا مقاومت منحرف کننده در ژنراتور DC سری  
(ب) ژنراتور کمپوند  
(ج) ژنراتور کمپوند با شنت کوتاه

- (د) ژنراتور کمپوند با شنت بلند
- (ه) ژنراتور کمپوند نقصانی
- (و) ژنراتور کمپوند اضافی

۸- یک ژنراتور DC کمپوند مفروض است و درصد تنظیم ولتاژ آن منفی است  
این ژنراتور از کدامیک از انواع زیر است .

- (الف) کمپوند مسطح
- (ب) فوق کمپوند
- (ج) زیر کمپوند

۹- عبارات زیر را تعریف کنید .  
(الف) شین

- (ب) شین بینهایت
- (ج) سیم متعادل کننده

۱۰- چرا ژنراتورهای DC را موازی (پارالل) میسازیم .

۱۱- با استفاده از شکلها (۱۱-۴) و (۱۲-۴) مربوط به فصل دوم ثابت کنید که توان مکانیکی تبدیل شده بتوان الکتریکی در ژنراتورهای DC برابر  $E_g I_a$  میباشد .

## مسائل (سیستم ENG ) :

۱- یک ژنراتور DC مفروض است و ۱۳۵ ولت را تحت سرعت ۱۶۵۰ دور در دقیقه تولید میکند . اگر شار ثابت بماند ، ولتاژ تولید شده را در سرعتهای زیر حساب کنید .

- (الف) ۱۴۵۰ دور در دقیقه
- (ب) " ۱۰۰۰ "
- (ج) " ۱۸۰۰ "
- (د) " ۲۰۰۰ "

۲- یک ژنراتور DC تحت سرعت ۱۸۰۰ دور در دقیقه میچرخد و ۱۲۸ ولت تولید میکند . در اثر اتصالی در مدار تحریک شار ۳۰٪ افت مینماید و در نتیجه ولتاژ کاهش پیدا میکند . سرعت ماشین را به چه میزان بالا ببریم تا همان ولتاژ اولیه پدیدار

گردد.

- ۳ - یک زنراتور DC تحت سرعت اسمی میچرخد و ولتاژ اسمی تولید میکند . اگر سرعت بمیزان ۱۰% کاهش یابد ، ولتاژ نیز ۱۰% افت پیدا میکند . شار را به چه میزان افزایش دهیم تا همان ولتاژ اسمی اولیه حاصل گردد .
- ۴ - جدول (۱ - ۶) مربوط به آزمایش بر روی زنراتور DC در آزمایشگاه ماشین میباشد و در این آزمایش شار ثابت نگهداشته شده است .
- (الف) منحنی تغییرات ولتاژ بر حسب سرعت را رسم کنید .
- (ب) شب این منحنی را بدست آورید .

$E_s$ (V)	315	375	450	525	600	675
$S$ (rev/min)	900	1100	1400	1600	1800	2000

### جدول ۱ - ۶

- ۵ - یک زنراتور DC با تحریک جداگانه تحت سرعت ثابت ۱۲۰۰ دور در دقیقه میچرخد بتدربیح حریان تحریک را زیاد میکنیم تا ولتاژ بوجود آید . مقادیر مربوط به این آزمایش در جدول (۲ - ۶) ذکر شده است .
- (الف) منحنی مغناطیس شوندگی را در سرعت فوق الذکر رسم کنید .
- (ب) اگر سرعت به ۹۰۰ دور در دقیقه کاهش یابد منحنی مغناطیس شوندگی را رسم کنید .

$I_f$ (A)	0	0.5	1.0	1.5	2.0	2.5
$E_s$ (V)	20	160	350	440	460	510

### جدول ۲ - ۶

مسائل (سیستم SI) :

- ۶ - یک زنراتور DC تحت سرعت ۱۷۰ رادیان بر ثانیه میچرخد و ۲۴۸ ولت تولید میکند . اگر شار ثابت بماند ، ولتاژ تولید شده را در تحت سرعتهای زیر بدست آورید .

- (الف) ۱۴۰ رادیان بر ثانیه
- (ب) ۱۰۰ رادیان بر ثانیه
- (ج) ۱۸۵ رادیان بر ثانیه

(د) ۲۰۰ رادیان بر ثانیه

- ۷- یک زنراتور DC تحت سرعت ۲۰۰ رادیان بر ثانیه میچرخد و ۲۵۲ ولت تولید میکند. اگر در مدار تحریک اتصالی رخ دهد شار بمیزان ۳۰٪ کاهش مییابد و در نتیجه ولتاژ افت مینماید. سرعت را به چه میزان تغییر دهیم تا ولتاژ اولیه پدیدار گردد.
- ۸- یک زنراتور DC تحت سرعت اسامی میچرخد و ولتاژ اسامی تولید میکند. اگر سرعت ۱۲٪ کاهش یابد و ولتاژ نیز ۱۲٪ افت میکند. شار را به چه میزان تغییر دهیم تا همان ولتاژ اسامی پدیدار گردد.

- ۹- جدول (۳ - ۶) از آزمایش بر روی زنراتور DC در آزمایشگاه بدست آمده است و در این آزمایش شار ثابت نگهداشته شده است.
- الف: منحنی ولتاژ بر حسب سرعت را رسم کنید.
- ب: شب منحنی را بدست آورید.

$E_t$ (V)	120	180	210	240	290
$\omega$ (rad/s)	80	110	130	150	180

جدول ۳ - ۶

- ۱۰- یک زنراتور DC با تحریک جداگانه با سرعت ثابت  $\pi \text{ rad/s}$  ۴۰ رادیان بر ثانیه میچرخد. بذریج جریان تحریک را زیاد میکنیم تا ولتاژ پدیدار شود. نتایج این آزمایش جدول (۴ - ۶) ذکر شده است.
- الف: منحنی مغناطیس شوندگی را در سرعت فوق الذکر رسم کنید.
- ب: منحنی مغناطیس شوندگی را در سرعت ۳۰ رادیان بر ثانیه رسم نمائید.

$I_f$ (A)	0	0.4	0.7	1.0	1.3	1.9
$E_t$ (V)	10	72	140	195	225	250

جدول ۴ - ۶

مسائل (سیستم ENG) :

- ۱۱- ولتاژ ترمینال یک زنراتور DC در حالت بی باری ۲۵۵ ولت است تنظیم ولتاژ این زنراتور را بدست آورید مشروط بر آنکه مشخصات زنراتور بقرار زیر باشد:
- ۱- ولت  $220 =$  ولتاژ اسامی ترمینال
- ۲- کیلووات  $10 =$  توان اسامی

۱۲ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است ولتاژ ترمینال ژنراتور در حالت بی باری چیست.

- |     |            |                  |
|-----|------------|------------------|
| ۱ - | کیلو وات   | ۱ = توان اسمی    |
| ۲ - | ولت        | ۱۲۰ = ولتاژ اسمی |
| ۳ - | درصد تنظیم | %۱۸              |

۱۳ - مشخصه بار ژنراتورهای DC در شکل (۹ - ۶) نشان داده شده است، برای هر ژنراتور تنظیم ولتاژ را بدست آوردید، مشروط برآنکه:

$$\Delta \text{مپر} = \text{جريان اسمی هر ژنراتور}$$

(۱۴) - یک ژنراتور DC هنگامیکه بار اسمی را تغذیه میکند نیاز به توان معادل ۹ اسب بخار بر روی محور خود دارد. راندمان را در بار کامل حساب کنید مشروط برآنکه مشخصات ژنراتور بقرار زیر باشد.

- |     |          |               |
|-----|----------|---------------|
| ۱ - | کیلو وات | ۵ = توان اسمی |
|-----|----------|---------------|

- |     |     |                         |
|-----|-----|-------------------------|
| ۲ - | ولت | ۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال |
|-----|-----|-------------------------|

۱۵ - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است.

- |     |                                     |
|-----|-------------------------------------|
| وات | ۲۵ = عددی ثابت = تلفات توان سرگردان |
|-----|-------------------------------------|

- |     |                            |
|-----|----------------------------|
| وات | ۱۷۵ = تلفات مس در بار کامل |
|-----|----------------------------|

- |          |                       |
|----------|-----------------------|
| کیلو وات | ۱ = توان اسمی ژنراتور |
|----------|-----------------------|

- |     |                          |
|-----|--------------------------|
| ولت | ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال |
|-----|--------------------------|

مطلوبست:

الف: توان مکانیکی ورودی به ماشین در بار کامل بر حسب اسب بخار

ب: راندمان ماشین در بار کامل

(۱۶) - یک ژنراتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

- |          |                |
|----------|----------------|
| کیلو وات | ۱۰ = توان اسمی |
|----------|----------------|

- |     |                          |
|-----|--------------------------|
| ولت | ۴۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال |
|-----|--------------------------|

- |   |                           |
|---|---------------------------|
| % | %۸۰ = راندمان در بار اسمی |
|---|---------------------------|

- |     |                             |
|-----|-----------------------------|
| وات | ۱۵۵۰ = تلفات مس در بار کامل |
|-----|-----------------------------|

تلفات توان سرگردان این ماشین را حساب کنید.

۱۷ - منحنی مغناطیس شوندگی ۴ ژنراتور شنت در شکل (۱۰ - ۶) رسم شده

است. مقاومت تحریک هر زنراتور از طوری حساب کنید مشروط بر آنکه بخواهیم هر زنراتور ولتاژهای زیر را تولید کند.

الف:  $400$  ولت برای زنراتور شماره  $1$

ب:  $330$  ولت برای زنراتور شماره  $2$

ج:  $220$  ولت برای زنراتور شماره  $3$

د:  $120$  ولت برای زنراتور شماره  $4$

$18$  - در مساله  $17$  اگر مقاومت تحریک زنراتور شماره  $1$  معادل  $200$  اهم باشد

چه ولتاژی در این ماشین پدیدار میشود.

$19$  - در مساله  $17$  اگر مقاومت تحریک زنراتور شماره  $2$  معادل  $140$  اهم باشد

چه ولتاژی در این ماشین تولید میگردد.

$20$  - در مساله  $17$  اگر مقاومت تحریک زنراتور شماره  $3$  معادل  $92$  اهم باشد

چه ولتاژی در این ماشین تولید میشود.

$21$  - در مساله  $17$  اگر بخواهیم ولتاژ زنراتور  $4$  برابر  $160$  ولت گردد مقاومت

تحریک چقدر باید باشد.

۲۲ - یک زنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:

۱ -	کیلو وات	$5$	= توان اسمی
۲ -	ولت	$220$	= ولتاژ اسمی ترمینال
۳ -	اهم	$130$	= مقاومت تحریک شنت
۴ -	اهم	$0/8$	= مقاومت آرمیچر
۵ -	وات	$150$	= تلفات توان سرگردان

دربار کامل

محاسبات زیر را در بار کامل انجام دهید:

الف: جریان تحریک شنت

ب: جریان بار

ج: جریان آرمیچر

د: ولتاژ تولید شده در ماشین

ه: تلفات مدار تحریک شنت

و: تلفات آرمیچر

ز: راندمان

(۲۳) - یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

۱-	کیلووات	۱۵	= توان اسمی
	ولت	۲۳۰	= ولتاژ اسمی ترمیナル
۲-	اهم	۱۱۵	= مقاومت تحریک شنت
۴-	اهم	۱	= مقاومت آرمیچر
۵-	وات	۱۳۰۰	= تلفات توان سرگردان

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید :

الف: جریان تحریک شنت

ب: جریان بار

ج: جریان آرمیچر

د: ولتاژ تولید شده در ماشین

ه: تلفات مدار تحریک شنت

و: تلفات آرمیچر

ز: راندمان

(۲۴) - یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

۱-	کیلووات	۶	= توان اسمی
۲-	ولت	۱۲۰	= ولتاژ اسمی ترمیナル
۳-	اهم	۱۰۰	= مقاومت تحریک شنت
۴-	اهم	۱/۲	= مقاومت آرمیچر
۵-	وات	۲۲۰	= تلفات توان سرگردان

محاسبات زیر را در بار کامل انجام دهید :

الف: جریان تحریک شنت

ب: جریان بار

ج: جریان آرمیچر

د: ولتاژ تولید شده در ماشین

ه: تلفات مدار تحریک شنت

و: تلفات آرمیچر

ز : راندمان

ک : تنظیم ولتاژ (فرض میکنیم ولتاژ تولید شده ثابت باقی بماند)

۲۵ - یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

۱ - کیلووات ۲۰ = توان اسمی

۲ - ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

هنگامیک ژنراتور بار اسمی را تغذیه میکند ولتاژ تولید شده درون ماشین ۲۵۰ ولت بوده

و جریان تحریک در این حالت  $2/8$  آمپر است مقاومت آرمیچر ماشین را حساب کنید .

۲۶ - یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

۱ - کیلووات ۱۰ = توان اسمی

۲ - ولت ۴۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۳ - %۸۲ = راندمان در بار کامل

۴ - ۲۰۰ = مقاومت تحریک شنت اهم

۵ - ۰/۹ = مقاومت آرمیچر اهم

تلفات توان سرگردان در این ماشین را بدست آورید .

۲۷ - یک ژنراتور DC سری با مشخصات زیر مفروض است .

۱ - کیلووات ۱ = توان اسمی

۲ - ولت ۱۰۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

اگر رسانی بر بار اسمی را تغذیه کند مقاومت این بار را پیدا کنید .

۲۸ - یک ژنراتور DC سری با مشخصات زیر مفروض است :

۱ - کیلووات ۲ = توان اسمی

۲ - ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۳ - ۰/۱ = مقاومت تحریک سری اهم

۴ - ۰/۶ = مقاومت آرمیچر اهم

۵ - ۱۱۰ = تلفات توان گردان وات

محاسبات زیر را در بار کامل انجام دهید .

الف : جریان تحریک سری

ب : جریان بار

ج : جریان آرمیچر

- د : تلفات مدار تحریک سری
- ه : تلفات آرمیچر
- و : ولتاژ تولید شده در ماشین
- ز : راندمان

۲۹- یک زنراتور DC کمپوند از نوع شنت کوتاه با مشخصات زیر مفروض است :

۱-	کیلووات	= توان اسمی	۴
۲-		= ولتاژ اسمی ترمینال	۲۰۰
۳-		= تلفات توان سرگردان	۱۵۰
۴-		= مقاومت تحریک شنت	۱۱۰
۵-		= مقاومت آرمیچر	۱/۲
۶-		= مقاومت تحریک سری	۰/۱

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید :

- الف : جریان بار
  - ب : جریان تحریک شنت
  - ج : جریان تحریک سری
  - د : جریان آرمیچر
  - ه : ولتاژ تولید شده در ماشین
  - و : تلفات آرمیچر، تحریک سری، تحریک شنت
  - ز : راندمان
- ۳۰- در مساله ۲۹ اگر زنراتور نیمی از بار اسمی خود را تغذیه کند تمامی فرضهای مساله ۲۹ را تکرار کنید .
- در این مساله فرض برآن است که ولتاژ تولید شده درون ماشین با مساله ۲۹ یکسان میباشد .
- ۳۱- یک زنراتور DC کمپوند از نوع شنت بلند با مشخصات زیر مفروض است :

۱-	کیلووات	= توان اسمی	۴/۸
۲-		= ولتاژ اسمی ترمینال	۱۲۰
۳-		= مقاومت تحریک شنت	۹۰
۴-		= مقاومت آرمیچر	۰/۴
۵-		= مقاومت تحریک سری	%۸

وات ۲۰۰ = تلفات توان سرگردان

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید:

الف: جریان بار

ب: جریان شنت

ج: جریان آرمیجر

د: ولتاژ تولید شده در ماشین

ه: تلفات مدارهای تحریک شنت، سری و آرمیجر

و: راندمان

۳۲- در مساله (۳۱) چه مقدار از توان مکانیکی ورودی به توان الکتریکی تبدیل

میشود.

۳۳- یک ژنراتور DC کمیوند از نوع شنت کوتاه با مشخصات زیر مفروض است:

کیلووات ۱۰۰ = توان اسمی

ولت ۶۰۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

اهم ۳۰۰ = مقاومت تحریک شنت

اهم ۰/۱ = مقاومت آرمیجر

اهم %۵ = مقاومت تحریک سری

وات ۲۴۰۰ = عددی ثابت = تلفات توان سرگردان

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید:

الف: جریان بار

ب: جریان تحریک شنت

ج: جریان آرمیجر

د: ولتاژ تولید شده در ماشین

ه: تلفات مدارهای شنت، سری و آرمیجر

و: راندمان

۳۴- در مساله ۳۳ تنظیم ولتاژ را محاسبه کنید. فرض برآن است که ولتاژ-

تولید شده درون ماشین در تمامی مراحل از بی باری تا بار کامل ثابت باقی بماند.

۳۵- مساله ۳۳ تکرار کنید. اینبار کمیوند را از نوع شنت بلند در نظر بگیرید.

۳۶- یک ژنراتور DC کمیوند از نوع شنت بلند مفروض است و مشخصات آن به

قرار زیر است:

- |    |         |                       |     |
|----|---------|-----------------------|-----|
| ۱- | کیلووات | = توان اسمی           | ۱۲  |
| ۲- | ولت     | = ولتاژ اسمی ترمینال  | ۱۲۰ |
| ۳- | ٪       | = راندمان در بار اسمی | ٪۲۵ |
| ۴- | اهم     | = مقاومت تحریک شنت    | ۱۰۰ |
| ۵- | اهم     | = مقاومت آرمیچر       | ٪۱۶ |
| ۶- | اهم     | = مقاومت تحریک سری    | ٪۴  |

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید:

- الف: جریان بار
- ب: جریان تحریک شنت
- ج: جریان آرمیچر
- د: تلفات مسی
- ه: تلفات توان سرگردان

- ۳۷ - مساله ۳۶ را تکرار کنید اینبار ژنراتور را از نوع شنت کوتاه در نظر بگیرید
- ۳۸ - یک ژنراتور DC شنت مفروض است و ولتاژ ترمینال آن در حالت بی باری ۱۰ ولت می باشد. اگر این ژنراتور به شین ۱۲۰ ولتی وصل گردد و مقاومت آرمیچر معادل  $10/8$  اهم و مقاومت تحریک شنت معادل  $4$  اهم باشد محاسبات زیر را انجام دهید.

- الف: ولتاژ تولید شده در ماشین
- ب: جریان تحریک شنت
- ج: جریان آرمیچر
- د: جریان بار
- ه: توان خروجی

- ۱۹ - یک ژنراتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:
- |    |     |                              |     |
|----|-----|------------------------------|-----|
| ۱- | اهم | = مقاومت تحریک شنت           | ۱۶۵ |
| ۲- | اهم | = مقاومت آرمیچر              | ٪۶  |
| ۳- | ولت | = ولتاژ ترمینال در حالت باری | ۴۸۰ |
- اگر این ژنراتور به شین ۴۴۰ ولتی وصل شود توان تحويل به این شین چقدر خواهد بود
- ۴۰ - یک ژنراتور DC شنت  $4/6$  کیلوواتی و  $230$  ولتی که واحد شماره  $1$  به

آن اتلاف میکیم باری را تغذیه میکند. بمفع آنکه خروجی واحد شماره ۱ معادل توان اسمی این واحد شد واحد شماره ۲ وارد مدار میگردد و با واحد شماره ۱ موازی میشود. بار به چه نحوی بین این دو واحد تقسیم میگردد.

توان اسمی واحد شماره ۲ نیز معادل  $6/4$  کیلووات است و بقیه مشخصات این دو واحد در جدول (۵ - ۶) ذکر شده است.

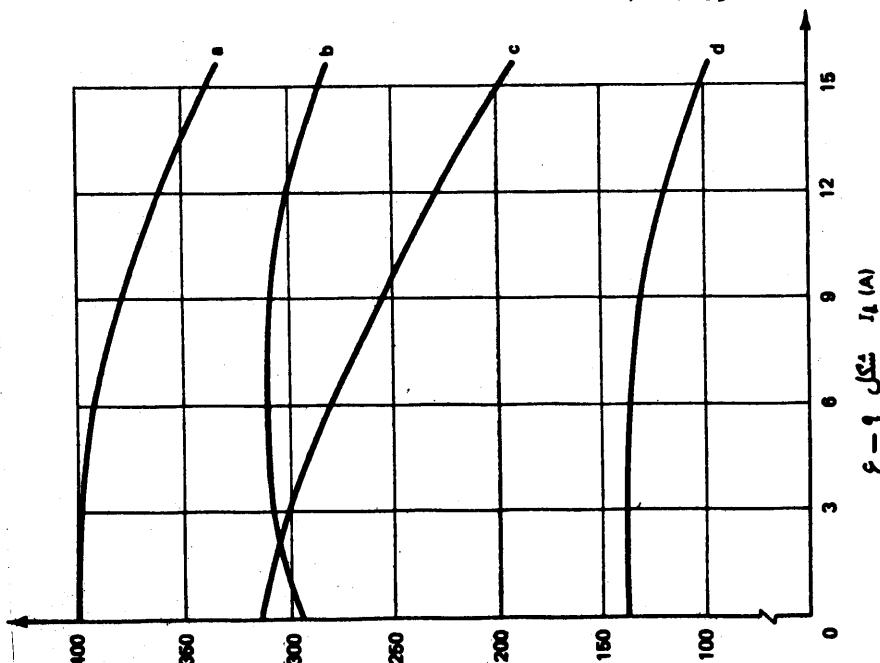
(۶۱)-دو زنراتور DC کمپوند از نوع شنت کوتاه و فوق کمپوند مفروضاند و مطابق شکل (۶ - ۳۰) فصل چهارم به یک شین ۳۲۰ ولتی متصل شده‌اند. جدول (۶ - ۶) مشخصات دو واحد را نشان میدهد. بار به چه نحوی بین این دو زنراتور تقسیم میشود. سیم معادل کننده نیز در مدار قرار دارد.

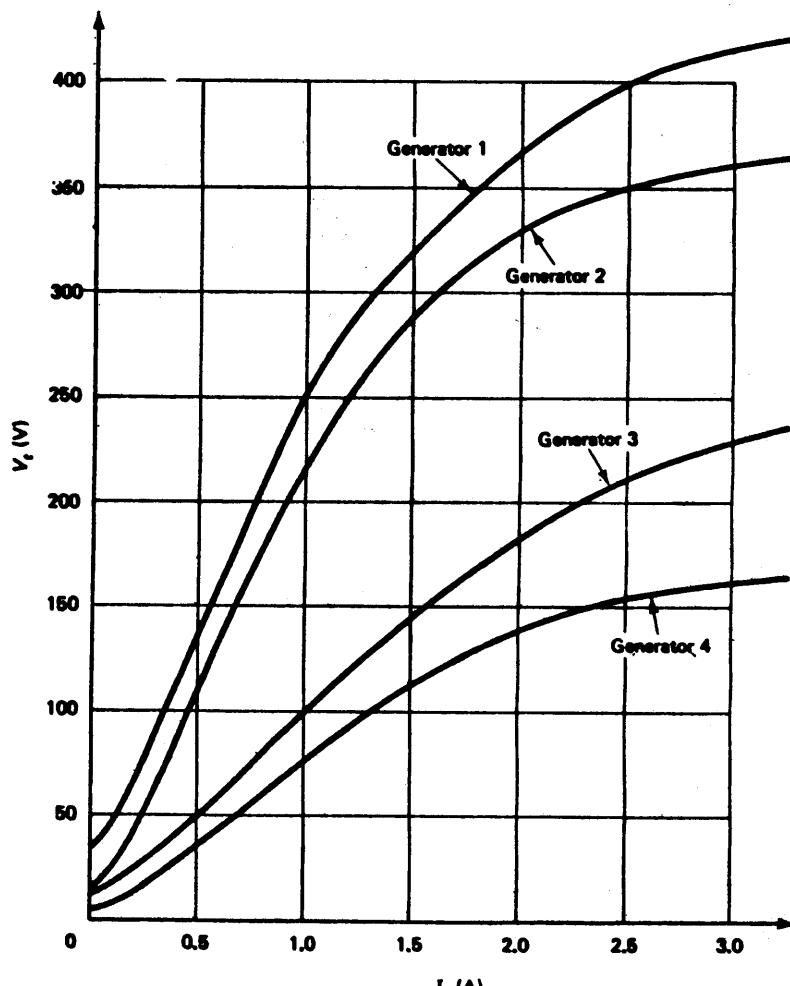
	Unit 1	Unit 2
$R_f (\Omega)$	120	118
$R_a (\Omega)$	1.15	1.1
$E_s (V)$	248	252

جدول ۵ - ۶

	Unit 1	Unit 2
$R_f (\Omega)$	110	110
$R_a (\Omega)$	1.0	1.0
$R_s (\Omega)$	0.12	0.15
$E_s (V)$	350	350

جدول ۶ - ۶





شکل ۱۰ - ۶

## ۵- سوالات و مسائل فصل پنجم

سؤالات:

۱- رابطه بین گشتاور، توان و سرعت چیست.

۲- عبارات زیر را تعریف کنید.

الف: نیروی ضد محرکه (BEMF)

ب: گشتاور سکون

ج: سرعت در حالت بی‌باری

۳- راندمان موتور DC را تعریف کنید و تنظیم سرعت موتور را تشریح کنید.

۴- فرق بین توان خروجی و توان حاصله در موتور چیست.

۵- چه زمانی راندمان موتور DC ماقریم است.

۶- اثر تغییرات زیر را بر روی سرعت موتور DC شنت بیان دارید.

الف: اگر جهت جریان تحریک موتور عوض شود

ب: اگر جهت حریان آرمیچر موتور عوض شود

ج: اگر ولتاژ منبع تغذیه موتور تغییر پلاریته دهد

۷- سوال ۶ را برای موتور DC سری تکرار کنید.

۸- یک موتور DC شنت مشغول کار است اگر مدار تحریک باز شود (پاره شود) چه واقعه‌ای رخ میدهد.

۹- سوال ۸ را برای موتور DC سری تکرار کنید.

۱۰- فرق بین حالت کمپوند اضافی و کمپوند نقصانی را در موتورهای DC بیان دارید.

۱۱- اگر جریان آرمیچر در موتور DC بیش از حد اسمی شود، کدامیک از موتورهای DC بیشترین افزایش در گشتاور را خواهد داشت.

۱۲- اگر جریانی که موتور DC از شبکه میکشد افزایش یابد سرعت موتور چه تغییری میکند.

- ۱۳- چرا برای راه اندازی موتورهای DC به راه اندازی های مخصوص نیاز داریم .
- ۱۴- دو روش حبیت توقف سریع موتورهای DC بیان کنید .
- ۱۵- مدار مربوط به یک راه انداز ۴ نقطه ای را رسم کنید .

## مسائل (سیستم ENG) :

- ۱- یک موتور DC ۵ اسب بخاری تحت بار اسمی در سرعتهای زیر می چرخد  
گشتاور موتور را در سرعتهای ذیل بیابید .
- الف : ۹۰۰ دور در دقیقه
- ب : ۱۲۰۰ دور در دقیقه
- ج : ۲۰۰۰ دور در دقیقه
- ۲- یک موتور DC باید گشتاوری معادل ۳۵۰۰ "فوت پوند" را تحت سرعت ۳۵ دور در دقیقه ایجاد می کند تا آسانسوری را که معادل بار اسمی آن می باشد جابجا نماید . توان اسمی ماشین را بیابید .
- ۳- یک موتور DC با مشخصات زیر مفروض است .

- ۱- اسب بخار ۲ = توان اسمی
- ۲- دور در دقیقه ۱۸۰۰ = سرعت اسمی
- ۳- وات ۱۳۰ = تلفات توان سرگردان

مطلوب است :

- الف : گشتاور اسمی
- ب : گشتاور حاصله در ماشین
- ۴- اگر موتور مساله ۳ نصف بار اسمی خود را تحت سرعت ۲۲۰۰ دور در دقیقه تغذیه کند ، گشتاور خروجی موتور را پیدا کنید .
- ۵- سیستمی مطابق شکل (۱-۵) در فصل پنجم در نظر می گیریم تا توان خروجی موتور DC را اندازه گیری کنیم . سرعت موتور در این حالت ۱۲۰۰ دور در دقیقه است و ترازو ۲۷ پوند را می خواند . مطلوب است توان خروجی موتور (اینج  $d = 15$  )
- ۶- یک موتور DC مفروض است و قطب های اصلی تحریک از نوع آهن ربای دائمی است مشخصات دیگر موتور بقرار زیر است :

- ۱- دور در دقیقه ۹۰۰ = سرعت در حالت بی باری

۲-

"فوت - پوند" ۳۵۰ = گشتاور سکون

منحنی "گشتاور - سرعت" یا TS آنرا رسم کنید و محاسبات زیر را انجام دهید.  
الف: اگر بخواهیم موتور با سرعت ۴۰۰ دور در دقیقه بچرخد گشتاور بار چگونه باید باشد.

ب: اگر موتور با سرعت ۷۵۰ دور در دقیقه بچرخد توان خروجی موتور را بسازید.

۲- شکل (۱۱-۶) را در نظر میگیریم که در آن منحنیهای "گشتاور - سرعت"

۴ موتور DC مختلف رسم شده است.

الف: گشتاور سکون موتور ۲ را پیدا کنید.

ب: سرعت موتور ۱ در حالت بی‌باری چیست

ج: اگر بخواهیم باری با گشتاور ۱۰۰ "فوت - پوند" را با سرعت ۹۰ دور در دقیقه بچرخانیم کدام موتور مناسب‌تر است.

د: موتوری را بسازید که دارای مشخصه‌ اسمی ۲ اسب بخار و سرعت اسمی ۶۰ دور در دقیقه باشد.

۸- یک موتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

۱-

اسپ بخار ۱ = توان اسمی

۲-

دور در دقیقه ۱۸۰۰ = سرعت اسمی

۳-

دور در دقیقه ۲۱۰۰ = سرعت در حالت بی‌باری

در صد تنظیم سرعت موتور را پیدا کنید.

۹- مشخصه سرعت ۴ موتور DC مختلف در شکل (۱۲-۶) رسم شده است و

همگی در بار اسمی ۱۰ آمپر میکشند، در صد تنظیم سرعت را برای موتورهای فوق پیدا کنید.

۱۰- یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:

۱-

ولت ۱۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۲-

اسپ بخار ۲ = سوan اسمی

۳-

آمپر ۱۲ = حریان کشیده شده از شبکه در شرایط

اسمی (بار کامل)

۴-

$R_A$  = مقاومت آرمیجر ۰/۲ ام

۵-

$R_F$  = مقاومت تحريك شنت ۹۰ ام

۶ -

دوردر دقیقه ۱۶۰۰ = سرعت اسمی

مطلوب است :

الف : تلفات توان سرگردان

ب : توان حاصله در ماشین

ج : گشتاور حاصله توسط ماشین

۱۱ - یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

- |     |      |      |                                       |
|-----|------|------|---------------------------------------|
| ۱ - | ولت  | ۱۴۰  | = ولتاژ اسمی ترمینال                  |
| ۲ - |      | ۱۶۰۰ | = دور در دقیقه                        |
| ۳ - | آمپر | ۱۴   | = حریان کشیده شده از شبکه در بار کامل |
| ۴ - | اهم  | ۰/۸  | = مقاومت آرمیچر ( $R_a$ )             |
| ۵ - | اهم  | ۱۰۰  | = مقاومت مدار تحریک شنت ( $R_f$ )     |
| ۶ - | وات  | ۴۳۸  | = تلفات توان سرگردان                  |

مطلوب است :

الف : نیروی ضد محركه (BEMF)

ب : توان اسمی

ج : گشتاور اسمی

د : راندمان

ه : توان حاصله در ماشین

۱۲ - یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

- |     |      |      |                                       |
|-----|------|------|---------------------------------------|
| ۱ - | ولت  | ۳۰۰  | = ولتاژ اسمی ترمینال                  |
| ۲ - |      | ۱۴۵۰ | = دوردر دقیقه                         |
| ۳ - | آمپر | ۱۵/۵ | = حریان کشیده شده از شبکه در بار کامل |
| ۴ - | اهم  | ۰/۵  | = مقاومت آرمیچر (Armature)            |
| ۵ - | اهم  | ۲۰۰  | = مقاومت تحریک شنت                    |
| ۶ - | وات  | ۵۰۰  | = تلفات توان سرگردان                  |

مطلوب است :

الف : نیروی ضد محركه (BEMF)

ب : توان اسمی

ج : راندمان

۱۳ - یک موتور DC شنت  $\frac{5}{5}$  اسب بخاری مفروض است و سرعت اسمی آن ۶۰۰ دور در دقیقه است. سرعت آنرا در حالت بی باری بباید در صورتیکه درصد تنظیم سرعت موتور ۳۰ % باشد.

۱۴ - سه موتور با مشخصات اسمی زیر مفروض است راندمان سه موتور را بباید.

الف : موتور اول، ۱۰ اسب بخار، ۵۰۰ ولت، ۱۵ آمپر

ب : موتور دوم، ۴ اسب بخار، ۴۵۰ ولت، ۸ آمپر

ج : موتور سوم، ۵۰ اسب بخار، ۵۰۰ ولت، ۲۵ آمپر

۱۵ - بر روی پلاک سه موتور DC اعداد ۲ اسب بخار و ۱۲۰ ولت بچشم میخورد . جریانی که این موتورها از شبکه میکشدند را در شرایط زیر حساب کنید .

الف : موتور اول دارای راندمان ۷۵ % است .

ب : راندمان موتور دوم ۸۰ % میباشد .

ج : راندمان موتور سوم ۹۰ % است .

۱۶ - یک موتور DC ۱۲۰ ولتی مفروض است و در بی باری ۵ آمپر میکشد . اگر تلفات مسی آن ۲۴۰ وات باشد ، تلفات توان سرگردان آنرا بباید .

۱۷ - بر روی پلاک یک موتور DC شنت اعداد ۴۵۰ ولت و ۱۰ اسب بخار به چشم میخورد و مطابق شکل (۹-۵) در فصل پنجم مورد آزمایش قرار میگیرد . اعداد مربوط به این آزمایش در جدول (۷-۶) داده شده است .

الف : منحنی تغییرات جریان خط ، سرعت راندمان و گشتاور خروجی بر حسب توان خروجی را بر روی یک گراف رسم کنید .

ب : راندمان ماکریم چه موقعی رخ میدهد و آنرا با مقدار بدست آمده در فرض اول مقایسه کنید .

راهنمایی : مقاومت آرمیچر  $1/4$  اهم و تلفات توان سرگردان ۲۲۰ وات میباشد .

$I_L$ (A)	3	8	13	16	20	22
$I_f$ (A)	0.8	0.8	0.8	0.8	0.8	0.8
$S$ (rev/min)	1100	1040	980	940	900	870

جدول ۷-۶

۱۸ - یک موتور DC کمپوند اضافی از نوع شنت بلند مفروض است و بر روی پلاک آن اعداد ۱۱۵ ولت، ۱۴ آمپر و ۶۰۰ دور در دقیقه بچشم میخورد و تحت سار کامل مشغول کار است. مشخصات دیگر موتور مقرر زیر است:

- |     |                          |     |
|-----|--------------------------|-----|
| ۱ - | $R_a = ۰/۹$              | اهم |
| ۲ - | $R_s = ۰/۵$              | اهم |
| ۳ - | $R_f = ۹۲$               | اهم |
| ۴ - | = تلفات توان سرگردان ۱۴۰ | وات |

مطلوبست:

الف: سیروی ضد محركه BEMF

ب : توان اسمی

ج : راندمان

د : گشتاور اسمی

ه : گشتاور حاصله توسط ماشین

و : توان حاصله در ماشین (توان الکتریکی تبدیل شده به توان مکانیکی) .

۱۹ - یک موتور DC کمپوند اضافی از نوع شنت کوتاه مفروض است. مشخصات موتور مقرر زیر است:

- |     |                              |      |
|-----|------------------------------|------|
| ۱ - | = ولتاژ اسمی ترمینال ۳۰۰     | ولت  |
| ۲ - | = حریان اسمی موتور ۱۰        | آمپر |
| ۳ - | = سرعت اسمی ۹۰۰ دور در دقیقه | اهم  |
| ۴ - | $R_f = ۲۰۰$                  | اهم  |
| ۵ - | $R_a = ۰/۸$                  | اهم  |
| ۶ - | $R_s = ۰/۴$                  | اهم  |
| ۷ - | = تلفات توان سرگردان ۲۰۰     | وات  |

محاسبات زیر را در شرایط اسمی (سار کامل) انجام دهید:

الف: سیروی ضد محركه BEMF

ب : توان اسمی

ج : راندمان

د : گشتاور اسمی

ه : گشتاور حاصله توسط ماشین

۲۰ - یک موتور DC کمپوند از نوع شنت کوتاه مفروض است و مشخصات آن بقرار

زیر است:

۱ -	$R_f = 110$	اسب بخار	۵	= توان اسمی
۲ -	$R_s = 0.4$	ولت	۱۲۰	= ولتاژ اسمی ترمیナル
۳ -	$R_a = 0.1$	آمپر	۴۰	= جریان اسمی
۴ -		اهم		
۵ -		اهم		
۶ -		اهم		

محاسبات زیر را در شرایط اسمی (بار کامل) انجام دهید.

الف: کل تلفات مس ماشین

ب: تلفات سرگردان موتور

ج: راندمان

۲۱ - مساله ۲۰ را انکار کنید ولی اینبار موتور را از نوع شنت بلند در نظر بگیرید.

۲۲ - یک موتور DC سری مفروض است و مشخصات آن بقرار زیر است:

۱ -	$R_s = 120$	ولت	۱۲۰	= ولتاژ اسمی ترمیナル
۲ -	$R_a = 0.005$	دور در دقیقه	۲۰۰۰	= سرعت اسمی
۳ -	$R_f = 0.5$	آمپر	۶۰	= جریان اسمی
۴ -	$R_s = 0.1$	اهم		
۵ -	$R_a = 0.5$	اهم		
۶ -	$R_s = 0.02$	ولت	۶۹۲	= تلفات توان سرگردان

محاسبات زیر را در شرایط اسمی انجام دهید.

الف: کل تلفات مسی در ماشین

ب: توان حاصله در ماشین (توان الکتریکی تبدیل شده به توان مکانیکی)

ج: توان اسمی موتور

د: گشتاور اسمی ماشین

ه: راندمان

۲۳ - یک موتور DC سری با مشخصات زیر مفروض است:

- |    |                      |      |             |
|----|----------------------|------|-------------|
| ۱- | = ولتاژ اسمی ترمینال | ۱۴۰  | ولت         |
| ۲- | = جریان اسمی         | ۱۲   | آمپر        |
| ۳- | دور در دقیقه         | ۳۰۰۰ | = سرعت اسمی |
| ۴- | $R_a = ۰/۸$          |      | اهم         |
| ۵- | $R_s = \% ۵$         |      | اهم         |

اگر بار موتور کم گردد حریان موتور به  $۳\text{ آمپر}$  تقلیل میباید. سرعت موتور را در شرایط حدید (بار کم) بدست  $\bar{A}$  وردید.

### مسائل (سیستم SI) :

۲۴ - یک موتور DC ،  $۱۰\text{ کیلوواتی}$  مفروض است و بار اسمی را تحت سرعتهای زیر تغذیه میکند. گشاور موتور را در سرعتهای زیر بیابید.

الف:  $۳۰\text{ رادیان بر ثانیه}$

ب:  $۴۰\text{ رادیان بر ثانیه}$

ج:  $۷۰\text{ رادیان بر ثانیه}$

۲۵ - یک موتور DC باید گشاوری معادل  $۵۰۰۰\text{ نیوتن متر}$  را تحت سرعت  $۳\text{ رادیان بر ثانیه}$  ایجاد کد تا آسانسوری را که معادل بار اسمی آن است جابجا نماید. توان اسمی موتور را بیابید.

۲۶ - یک موتور DC با مشخصات زیر مفروض است:

- |    |       |                                |
|----|-------|--------------------------------|
| ۱- | $۱/۵$ | = توان اسمی<br>کیلووات         |
| ۲- | $۱۸۰$ | = سرعت اسمی<br>رادیان بر ثانیه |
| ۳- | $۱۵۰$ | = تلفات توان سرگردان<br>وات    |

محاسبات زیر را در بار اسمی انجام دهید.

الف: گشاور خروجی ماشین

ب: گشاور حاصله توسط موتور

۲۷ - اگر موتور DC مساله ۲۶ نصف بار اسمی خود را تحت سرعت  $۲۲۵\text{ رادیان بر ثانیه}$  تغذیه کند. گشاور خروجی موتور را در اینحالت پیدا کنید.

۲۸ - سیستمی مطابق شکل (۱-۵) در فصل پنجم در نظر میگیریم تا توسط آن توان خروجی موتور را اندازه‌گیری کنیم. اگر موتور تحت سرعت  $۱۵\text{ رادیان بر ثانیه}$

بچرخد ، ترازو ۱۰۰ نیوتن را نشان میدهد . توان خروجی موتور را پیدا کنید (متر )  

$$d = 0/5$$

۲۹ - یک موتور DC که قطبیهای تحریک آن از آهن ریای دائمی ساخته شده دارای مشخصات زیر است :

۱ - سرعت در حالت بی باری رادیان بر ثانیه ۹۰

۲ - نیوتن متر ۵۰۰ = گشتاور سکون

منحنی تغییرات گشتاور سرعت ( TS ) این موتور را رسم کنید و محاسبات زیر را انجام دهید .

الف : اگر بخواهیم موتور با سرعت ۴۰ رادیان بر ثانیه بچرخد گشتاور بار چه مقدار باید انتخاب گردد .

ب : اگر موتور با سرعت ۷۵ رادیان بر ثانیه بچرخد توان خروجی موتور چیست .

۳۰ - شکل (۱۳-۶) منحنی " گشتاور سرعت " ( TS ) چهار موتور DC مختلف میباشد

الف : گشتاور سکون در موتور ۱ چه مقدار است .

ب : سرعت بی باری موتور ۲ چیست

ج : اگر بخواهیم باری با گشتاور ۱۵۰ نیوتن متر را با سرعت ۱۲/۵ رادیان بر ثانیه بچرخانیم کدام موتور مناسب شرآست .

د : کدامیک از موتورها دارای توان اسمی ۱/۵ کیلووات و سرعت اسمی ۵ رادیان بر ثانیه است .

۳۱ - یک موتور DC یک کیلو واتی مفروض است و در بار کامل با سرعت ۱۸۰ رادیان بر ثانیه میچرخد اگر سرعت موتور در حالت بی باری ۲۰۰ رادیان بر ثانیه باشد درصد تنظیم سرعت موتور را پیدا کنید .

۳۲ - شکل (۱۴-۶) مشخصه های سرعت ۴ موتور DC مختلف را نشان میدهد و همگی در بار اسمی ۶ آمپر میکشند درصد تنظیم سرعت در موتورهای فوق را بدست آوردید .

۳۳ - یک موتور ۵/۰ کیلو واتی دارای سرعت اسمی ۶ رادیان بر ثانیه است و درصد تنظیم سرعت آن ۲۵ % میباشد . سرعت موتور در حالت بی باری چیست .

۳۴ - یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است :

۱ - ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

- |    |                 |       |              |
|----|-----------------|-------|--------------|
| ۱- | کیلو وات        | $1/5$ | = توان اسمی  |
| ۲- | آمپر            | $8/2$ | = جریان اسمی |
| ۳- | اهم             | $1/1$ | $R_a =$      |
| ۴- | اهم             | $200$ | $R_f =$      |
| ۵- | رادیان بر ثانیه | $156$ | = سرعت اسمی  |
| ۶- |                 |       |              |

مطلوب است:

- الف: تلفات توان سرگردان  
ب: توان حاصله در ماشین  
ج: گشتاور حاصله توسط ماشین

۳۵- یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:

- |    |      |       |                       |
|----|------|-------|-----------------------|
| ۱- | ولت  | $460$ | = ولتاژ اسمی ترمیinal |
| ۲- | آمپر | $83$  | = سرعت اسمی           |
| ۳- | اهم  | $2/5$ | = جریان اسمی          |
| ۴- | اهم  | $1/2$ | $R_a =$               |
| ۵- | وات  | $205$ | $R_f =$               |
|    |      | $215$ | = تلفات توان سرگردان  |

مطلوب است:

- الف: نیروی ضد محركه (BEMF)  
ب: توان اسمی  
ج: گشتاور اسمی  
د: راندمان  
ه: توان حاصله در ماشین

۳۶- یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:

- |    |      |        |                       |
|----|------|--------|-----------------------|
| ۱- | ولت  | $230$  | = ولتاژ اسمی ترمیinal |
| ۲- | آمپر | $90$   | = سرعت اسمی           |
| ۳- | آمپر | $14/5$ | = جریان اسمی          |
| ۴- | اهم  | $0/6$  | $R_a =$               |
| ۵- | اهم  | $220$  | $R_f =$               |

-۶-

وات = تلفات توان سرگردان ۶۹۰

مطلوبست محاسبات زیر

الف: نیروی ضد حرکه (BEMF)

ب: توان اسمی

ج: راندمان

۳۷ - سه موتور DC با مشخصات زیر مفروض است راندمان آنها را بیابید.

الف: موتور اول: ۳ کیلووات، ۲۳۰ ولت، ۱۵ آمپر

ب: موتور دوم: ۴۵ کیلووات، ۶۰۰ ولت، ۸۰ آمپر

ج: موتور سوم: ۵ کیلووات، ۳۳۰ ولت، ۲۵ آمپر

۳۸ - سه موتور DC، ۱/۵ کیلوواتی و ۲۲۰ ولتی مفروضاند و راندمان آنها

در بار اسمی بقرار زیر است. حریانهای اسمی آنها را بیابید.

الف: راندمان موتور اول ۹۲% است

ب: راندمان موتور دوم ۸۵% است

ج: راندمان موتور سوم ۷۷% است

۳۹ - یک موتور DC ۲۳۰ ولتی مفروض است و در هی باری ۳ آمپر میکشد.

اگر تلفات مس موتور ۳۷۰ وات باشد تلفات توان سرگردان ماشین را بدست آوردید.

۴۰ - یک موتور DC. شنت، ۳۳۰ ولتی و ۲/۵ کیلوواتی مفروض است و مطابق

شكل (۹-۵) در فصل پنجم مورد آزمایش قرار گرفته است. اگر نتایج آزمایش مطابق

جدول (۸-۶) باشد. مطلوبست.

الف: رسم منحنی تغییرات جریان خط، سرعت، راندمان، گشتاور خروجی بر حسب توان

خروجی بر روی یک گراف مشترک.

ب: دار چه نقطه‌ای راندمان ماکریم رخ میدهد و آنرا با نتایج فرض "الف" چک کنید.

راهنمایی: مقاومت آرمیچر ۲ را اهم و تلفات توان سرگردان در این موتور ۲۲۵ وات است:

$I_L$ (A)	4	10.5	17	21	26	30
$I_f$ (A)	1.0	1.0	1.0	1.0	1.0	1.0
$\omega$ (rad/s)	120	112	104	99	93	85

جدول ۸-۶

۴۱ - یک موتور DC کمپوند اضافی از نوع شنت بلند مفروض بوده و مشخصات آن بقرار زیر است :

۱ -	= ولتاژ اسمی ترمینال	۲۲۰	ولت
۲ -	= حریان اسمی	۷/۵	آمپر
۳ -	= سرعت اسمی رادیان بر ثانیه ه	۶	
۴ -	$R_f =$	۱۶۹	اهم
۵ -	$R_a =$	۱	اهم
۶ -	$R_s =$	%۳	اهم
۷ -	= تلفات توان سرگردان	۳۱۴	وات

مطلوبست :

الف : نیروی ضد حرکه

ب : توان اسمی

ج : راندمان

د : گشتاور اسمی

ه : گشتاور حاصله توسط ماشین

و : توان حاصله در ماشین (توان الکتریکی تبدیل شده به توان مکانیکی)

۴۲ - یک موتور DC کمپوند اضافی از نوع شنت کوتاه مفروض بوده و مشخصات

آن بقرار زیر است :

۱ -	= ولتاژ اسمی ترمینال	۳۳۰	ولت
۲ -	= حریان اسمی	۱۰	آمپر
۳ -	= سرعت اسمی رادیان بر ثانیه ه	۹۰۰	
۴ -	$R_f =$	۱۶۴	اهم
۵ -	$R_a =$	۱/۵	اهم
۶ -	$R_s =$	۰/۲	اهم
۷ -	= تلفات توان سرگردان	۵۲۸	وات

مطلوبست :

الف : نیروی ضد حرکه (BEMF)

ب : توان اسمی

ج : راندمان

د : گشتاور اسمی

ه : گشتاور حاصله توسط ماشین

۴۳ - یک موتور DC کمپوند از نوع شنت کوتاه مفروض است و مشخصات آن بقرار زیر است:

		کیلووات	
۱-	= توان اسمی	۵	ولت
۲-	= ولتاژ اسمی ترمینال	۲۴۰	آمپر
۳-	= جریان اسمی	۲۴	اهم
۴-	$R_s =$	%۵	اهم
۵-	$R_f =$	۲۰۰	اهم
۶-	$R_a =$	۰/۴	اهم

مطلوبیست :

الف : کل تلفات مسی

ب : تلفات توان سرگردان

ج . راندمان

۴۴ - مساله ۴۳ را تکرار کنید ولی اینبار موتور DC کمپوند را از نوع شنت بلند در نظر بگیرید.

		و	
۱-	= ولت	مطلوبیست :	
۲-	= ولتاژ اسمی ترمینال	الف : کل تلفات مس در ماشین	
۳-	= سرعت اسمی		
۴-	= جریان اسمی	ب : توان حاصله در ماشین (توان الکتریکی تبدیل شده به توان مکانیکی)	
۵-	$R_a =$		
۶-	$R_s =$		

- ج : توان اسمی
- د : گشتاور اسمی
- ه : راندمان

۴۶ - یک موتور سری ۲۵۰ ولتی و  $\text{A}_m$  مپری مفروض است و در بار کامل با سرعت ۳۰۰ رادیان بر ثانیه می‌چرخد. در شرایطی که بار موتور کم است حریان ماشین  $\text{A}_m$  میگردد. سرعت موتور در اینحالت را بباید (اهم  $R_a = 1/1$  و اهم  $\text{R}_f = ۲\%$ )

### مسائل (سیستم ENG و SI) :

۴۷ - یک موتور شنت را مطابق شکل (۲۵ - ۵) در فصل پنجم توسط یک راه انداز ۴ نقطه‌ای راه اندازی می‌کنیم. حریان  $\text{A}_m$  در شرایط اسمی  $\text{A}_m$  است اگر مقاومت  $\text{R}_m$  اهم  $\text{A}_m$  و مقاومت راه انداز  $۲۰/۵$  اهم باشد. مطلوب است.

الف: حریان  $\text{A}_m$  در لحظه راه اندازی  
ب: حریان فرض الف چند درصد حریان اسمی  $\text{A}_m$  می‌باشد.

۴۸ - یک موتور DC شنت،  $۵۰۰$  ولتی و  $\text{A}_m$  مپری را با راه اندازی ۴ نقطه‌ای راه اندازی می‌کنیم (شکل ۲۵ - ۵) در فصل پنجم. اگر بخواهیم حریان  $\text{A}_m$  در لحظه راه اندازی از  $۱۴۵\%$  درصد حریان اسمی آن فراتر نرود، مقاومت راه انداز چقدر باید باشد. پارامترهای ماشین بقرار زیر است:

$$\text{R}_a = ۰/۲ \quad \text{اهم}$$

$$\text{R}_f = ۳۰۰ \quad \text{اهم}$$

۴۹ - یک موتور DC شنت با مشخصات زیر مفروض است:

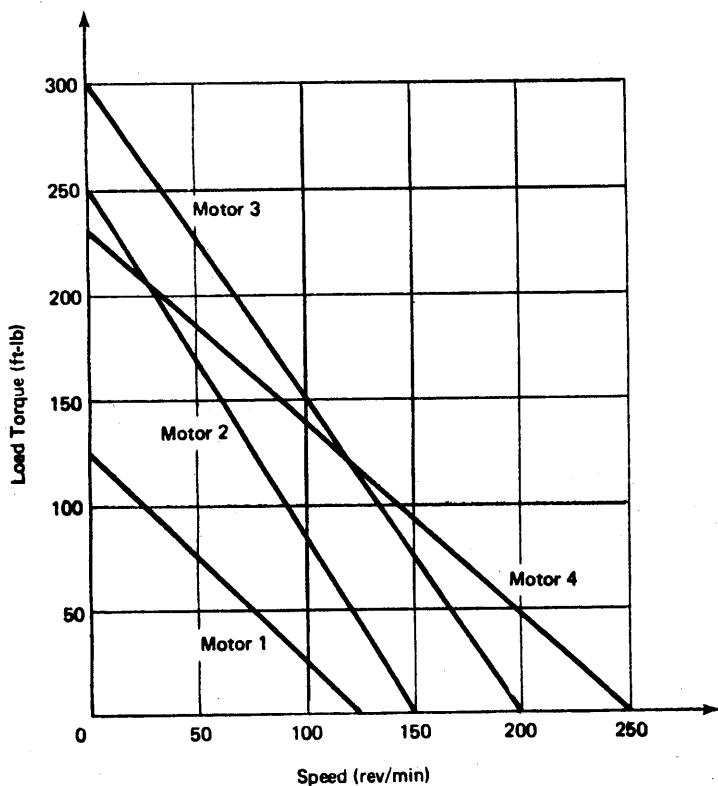
$$۲۳۰ = \text{ولتاژ اسمی ترمیمال} \quad \text{ولت}$$

$$۸ = \text{حریان اسمی } \text{A}_m \quad \text{مپر}$$

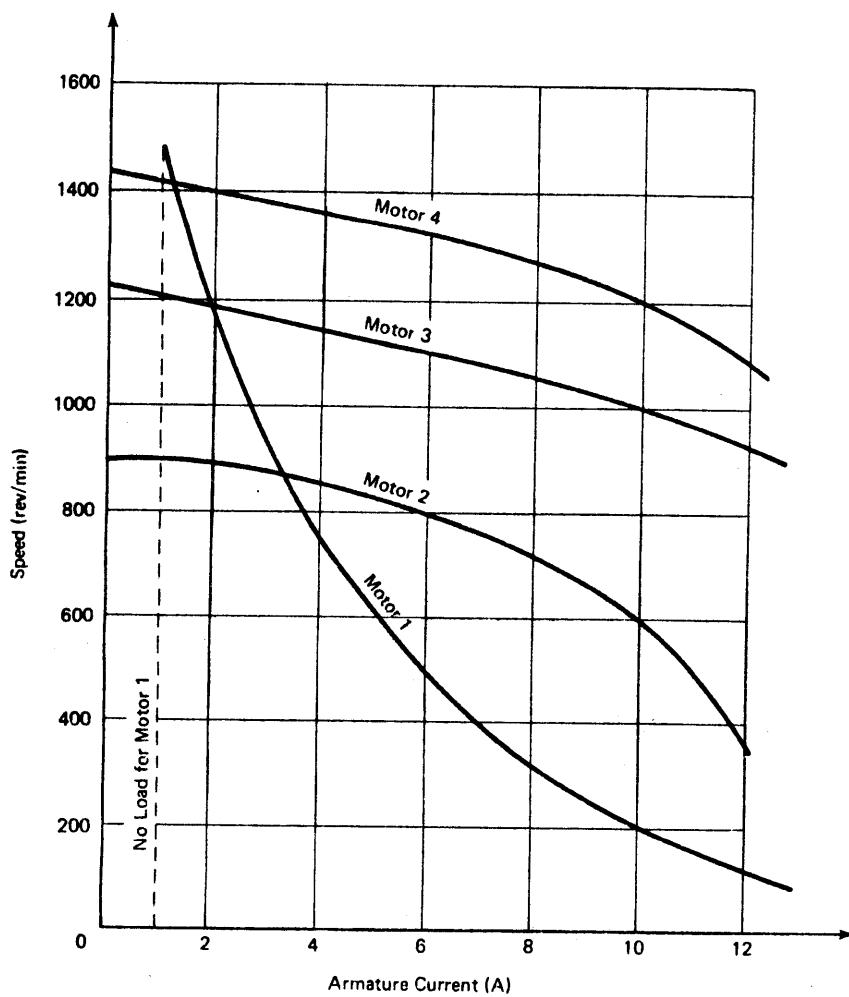
$$۲ = \text{R}_a \quad \text{اهم}$$

این موتور در شرایط اسمی مشغول کار است و برای توقف آن از روش Pluggin استفاده می‌شود (شکل ۲۸ - ۵) در فصل پنجم، اگر بخواهیم حریان  $\text{A}_m$  از  $۱۴\%$  فراتر نرود، مقاومت محدود کننده حریان ( $\text{R}_X$ ) را محاسبه نمایید.

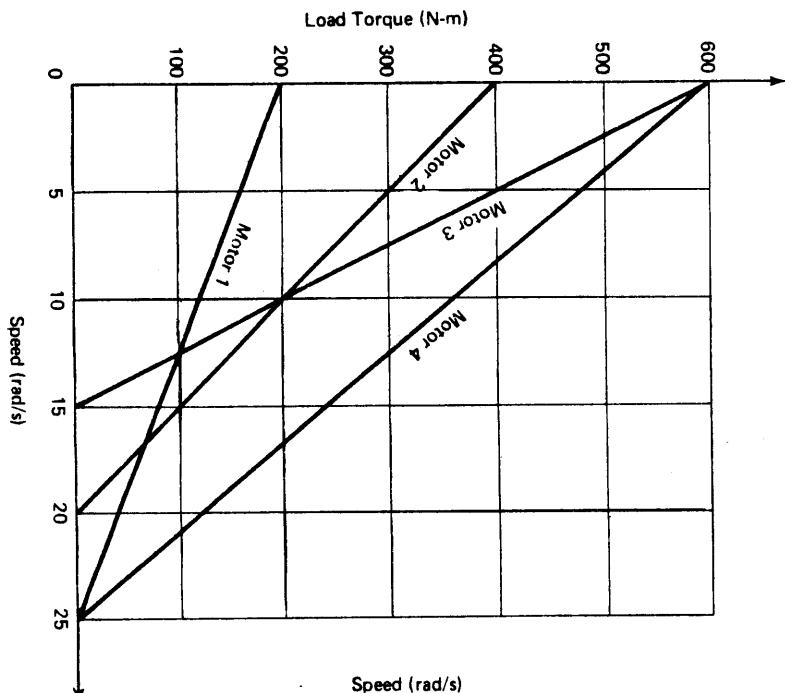
۵۰- در مساله ۴۹ اگر از مقاومت  $R_X$  استفاده نکنیم حریان آرمیجر را هنگام plugging پیدا کنید.



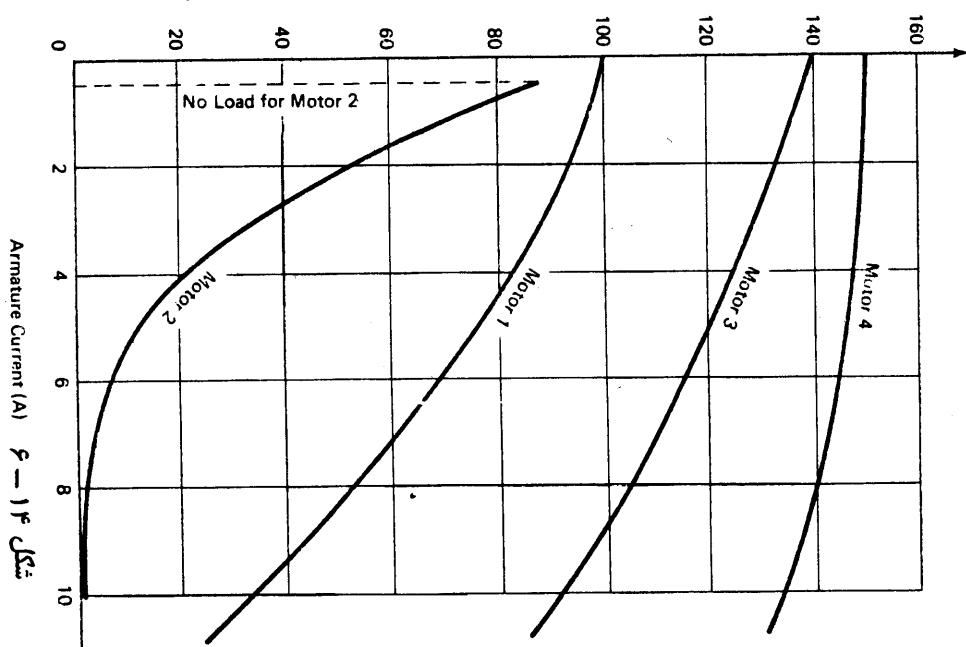
شکل ۱۱-۶



شکل ۱۲ - ۶



شکل ۱۳ - ۶



شکل ۱۴ - ۶

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

فصل هفتم

ترانسفورماتورها

TRANSFORMERS

۲۴ صفحه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## فصل هفتم

### ترانسفورماتورها

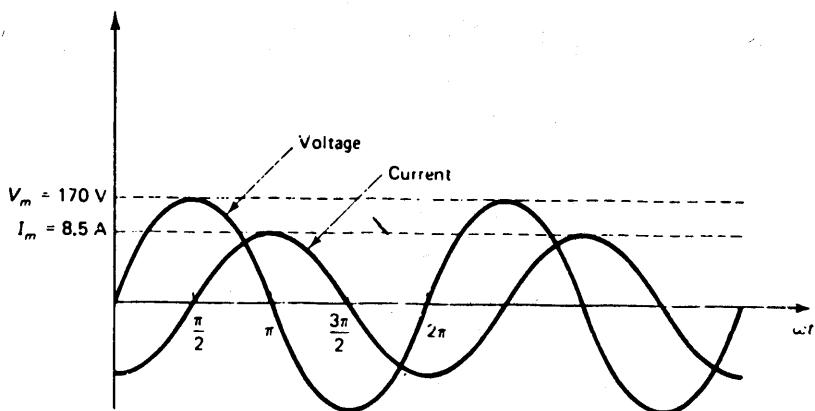
**مقدمه:**

- امروزه تقریباً "ترانسفورماتورها" (۱) در تمامی وسایل سرقی یافت میشوند زیرا از آنها برای مقاصد زیر استفاده میشود.
- ۱ - تطبیق امپدانس (۲)
  - ۲ - عایق بندی الکتریکی (۳)
  - ۳ - کوپلر
  - ۴ - کاهش یا افزایش ولتاژ

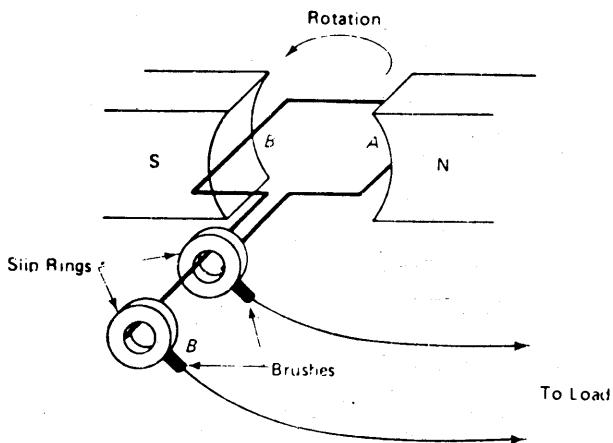
در این فصل فقط راجع به نقش ترانسفورماتورها در کاهش یا افزایش ولتاژ صحبت میکنیم ولی قبل از اینکه وارد بحث اصلی ترانسفورماتورها شویم ، قدری راجع به تئوری مدارهای جریان متناوب (AC) . بحث مینماییم .

**۱-۷ مدارهای تک فاز AC :** امروزه در صنعت برق و الکترونیک زیگنالهای متناوب متعددی وجود دارد ولی ما فقط به زیگنالهای سینوسی توجه مینماییم (شکل ۱-۲) . در فصل دوم (جلد اول کتاب) مشاهده کردیم که اصولاً "در ماشینهای DC ولتاژ متناوب سینوسی تولید میشود (شکل‌های ۲-۲ و ۲-۹ در جلد اول) . سپس با استفاده از کموتاتور و جاروبکها ، این ولتاژ سینوسی را به ولتاژ DC تبدیل نمودیم . حال اگر از کموتاتور استفاده نشود و بحای آن از حلقه‌های لغزان (۴) کمک گرفته شود در اینصورت ولتاژ خروجی (ولتاژ دوسر جاروبکها) همان AC باقی میماند (شکل ۲-۲) . علت این امر این است که در اینحال

- 1) Transformers      2) Impedance-matching  
 3) Electrical-Isolation      4) Slip-rings



شکل ۱-۲: دو موج سینوسی



شکل ۲-۲: استفاده از حلقه‌های لغزان و حاروبکها برای بدست آوردن موج AC در ژنراتور

حاروبکها عمل سوئیچینگ را انعام نمیدهند و همواره با هادی مشخصی در تماس هستند. هرگاه هادی A از مقابل قطب شمال بگذرد حاروبک A مثبت بوده و حاروبک B منفuo خواهد بود (قانون دست راست فلمنیگ). همچنین اگر کلاف ۱۸۰ درجه بچرخد، حاروبک A منفی شده و حاروبک B مثبت میگردد. اگر موجهای نشان داده شده در شکل (۱-۲) مین ولتاز دو سریک مدار و همچنین جریان عبوری از آن مدار باشد در این صورت میتوان گفت:

۱- فرکانس<sup>(۱)</sup> هر دو موج یکسان است.

۱) Frequency

- ۲- چون پیک (۱) این دو موج در یک زمان رخ نمیدهد لذا این دو موج با هم اختلاف فاز (۲) داشته و همانطور که از شکل (۱-۲) پیداست در این وضعیت خاص این دو موج بمعیان ۹۰ درجه اختلاف فاز دارند.
- ۳- مقدار موثر (۳) این دو موج اینچهین حساب میشود.

$$V = \frac{V_m}{\sqrt{2}} \quad (7-1)$$

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \quad (7-2)$$

که در آن:

$$\begin{aligned} V_n &= \text{مقدار پیک یا ماکریم ولتاژ} \\ I_n &= \text{مقدار پیک یا ماکریم جریان} \end{aligned}$$

من بعد در این کتاب اکثراً "با مقادیر موثر سروکار داریم مگر آنکه در موقع بخصوصی از مقادیر دیگری ذکری بعمل آید.

- ۴- از آنجائی که در شکل (۷-۱) ولتاژ و جریان با هم همغار نیستند، لذا مدار معادلی خالص نبوده بلکه عناصر راکتیو مانند خازن یا سلف با هر دو آنها در مدار نیز وجود دارند، اما همانطور که از شکل (۱-۲) پیداست چون این اختلاف فاز درست ۹۰ درجه میباشد و جریان نسبت به ولتاژ بمعیان ۹۰ درجه عقب است (پس فاز) (۴)، لذا مدار کاملاً اندوکتیو است (کاملاً "سلفی" است). در اینجا متذکر میشویم که اندوکتیو خالص توان حقیقی مصرف نمیکند بلکه در میدان مغناطیسی انرژی ذخیره مینماید.
- ۵- از حاصل ضرب مقادیر موثر ولتاژ و جریان توان ظاهری حاصل میگردد و واحد آن ولت آمپر (VA) میباشد.

$$\text{apparent power} = P_s = VI \quad (7-3)$$

با توجه به شکل (۱-۲) داریم:

$$V = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = \frac{170 \text{ V}}{\sqrt{2}} = 120 \text{ V}$$

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}} = \frac{8.5 \text{ A}}{\sqrt{2}} = 6 \text{ A}$$

$$P = VI = 120 \text{ V} \times 6 \text{ A} = 720 \text{ VA}$$

1)  $P_{\text{app}}$

2) Out-of-phase

3) Effective-Value

4) Lagging

از بند چهار فوق الذکر دریافتیم که هیچگونه توان حقیقی (اکتیو) (۱) در اندوکتیو خالص مصرف نمیشود . منظور از توان حقیقی (اکتیو) آستنکه در نهایت بتواند عملی برای ما انجام دهد (مانند گردش موتور ، تولید حرارت ، تولید سرما ، نور و ...) . باید گفت که هنگام پرداخت قبض برق ، بخاطر مصرف توان حقیقی است که ما پول میپردازیم . برای مقایز کردن توان حقیقی و توان ظاهری آنها را با اندیس  $W$  و  $a$  نشان میدهیم . باید گفت که واحد توان حقیقی وات میباشد (  $W$  ) .

۶ - ضریب توان (۲) ( PF ) در یک مدار  $AC$  اینچنین تعریف میشود .

$$PF = \frac{P_u}{P_a} \quad (7-4)$$

با توجه به شکل ( ۱-۷ ) و مباحث فوق الذکر میتوان برای حالت خاص مورد مطالعه اینچنین گفت :

$$PF = \frac{0 \text{ W}}{720 \text{ VA}} = 0$$

همچنین باید مذکور شد که ضریب توان کسینوس زاویه بین ولتاژ و جریان میباشد .

$$PF = \cos \theta \quad (7-5)$$

در شکل ( ۱-۷ ) داریم :

$$PF = \cos 90^\circ = 0$$

۷ - در مدارهای  $AC$  ، جابجایی فاز (۳) (  $\theta$  ) بخاطر عناصر راکتیو موجود در مدار حاصل میگردد . مدارها عموماً شامل عناصر مقاومتی ، اندوکتیو (سلفی) و خازنی هستند ولذا دارای امپدانس (۴) میباشد . این امپدانس دارای مقداری معادل  $Z$  بوده و حاوی زاویه ای نیز میباشد که این زاویه همان زاویه  $\theta$  خواهد بود . بعارت دیگر زاویه امپدانس همان زاویه بین ولتاژ و جریان میباشد . در نتیجه با دانستن زاویه امپدانس میتوان ضریب توان را بدست آورد ( رابطه ۵-۷ ) در مدارهای  $AC$  سری امپدانس و زاویه آنرا اینچنین حساب میکنند .

$$X_L = 2\pi f L \quad (7-6)$$

$$X_C = \frac{1}{2\pi f C} \quad (7-7)$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} \quad (7-8)$$

$$\theta = \arctan \frac{X_L - X_C}{R} \quad (7-9)$$

1) Active-Power

3) Phase-shift

2) Power-factor

4) Impedance

$\chi_i$	=	راکتانس اندوکتیو (سلفی) مدار بر حسب اهم =
$X_C$	=	راکتانس کاپاستیو (خازنی) مدار بر حسب اهم =
R	=	مقاومت مدار بر حسب اهم
L	=	سلف مدار بر حسب هانزی
C	=	ظرفیت خازنی مدار بر حسب فاراد
F	=	فرکانس منبع بر حسب هرتز

با توجه به رابطه (۷-۹) میتوان گفت:

الف: اگر  $\theta$  مثبت باشد مدار کلا "خاصیت اندوکتیو (سلفی) دارد و حریان نسبت به ولتاژ عقب است (پس فاز)

ب: اگر  $\theta$  منفی باشد مدار کلا "خاصیت خازنی دارد و حریان نسبت به ولتاژ جلو میباشد (پیش فاز) (۱)

ج: اگر  $\theta$  مساوی صفر باشد مدار کلا "خاصیت مقاومتی خالص دارد و ضربیت توان واحد (۲) خواهد بود، در اینحالت  $\chi_i$  و  $X_C$  یا مساوی یکدیگرند یا هیچگدام در مدار وجود ندارند.

۸- همانطور که گفته شد خالص انرژی را در میدان مغناطیسی ذخیره میکنند و لذا خازن نیز انرژی را در میدان الکترومکنیکی ذخیره مینماید. در مدارهای AC این ذخیره انرژی بصورت تناوبی (پریودیک) بوده و لذا انرژی از منبع به این عناصر منتقل شده و سپس از طرف همین عناصر بطرف منبع باز میگردد. لذا برای ایجاد این میدان‌ها توانی لازم است که دوباره توسط منبع جذب میشود. به این توان، توان راکتیو (۳) گفته میشود و واحد آن VAR میباشد. این توان را با اندیس ۲ نشان میدهیم. رابطه بین توان ظاهری و توان راکتیو اینچنان است:

$$P_i = P_a \sin \theta \quad (7-10)$$

$$P_i = VI \sin \theta$$

در روابط اخیر  $\theta$  همان زاویه امپدانس مدار میباشد.

۹- برای تحلیل توانهای ظاهری (۴)، حقیقی و راکتیو معمولاً "از مثلث توان استفاده میشود (شکل ۳ - ۷) . این مثلث در شکل (۷-۳) برای حالت پس فاز رسم شده است ( $\theta$  مثبت) . همواره توان حقیقی را بصورت محور مرجع و افقی رسم میکنند و توان راکتیو

1) Leading

2) Unity-power-factor

3) Reactive-power

4) Apparent

عمود بر این محور رسم خواهد شد . باید گفت :

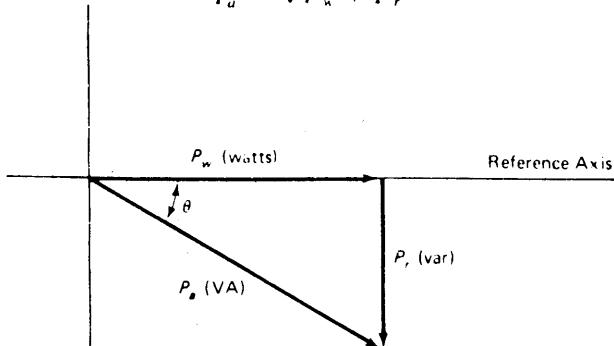
۱- اگر  $\theta$  مثبت (پس فاز) باشد حبّت این عمود بطرف پائین است .

۲- اگر  $\theta$  منفی باشد (پیش فاز) جهت این عمود بطرف بالا است .

با استفاده از شکل (۷-۲) داریم :

$$P_u = P_a \cos \theta = VI \cos \theta \quad (7-11)$$

$$P_a = \sqrt{P_u^2 + P_r^2} \quad (7-12)$$



شکل ۳-۷ مثلث توان برای حالت پس فاز

مثال ۱-۷ (مدارهای RL سری)

مداری مطابق شکل (۴-۴) مفروض است . مطلوبست :

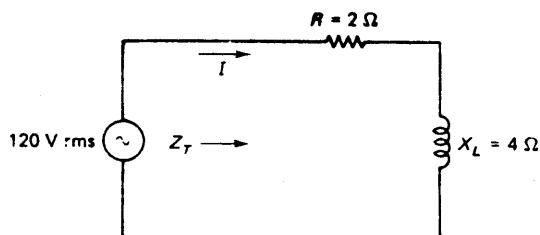
(الف) : کل امپدانس این مدار

(ب) : جریان در این مدار

(ج) : ضریب توان این مدار

(د) : انواع توانها در این مدار

(ه) : مثلث توان در این مدار



شکل ۴-۷ مدار سریوطی به مثال ۱-۴

حل:

(الف) : چون در این مدار خازن وجود ندارد ، لذا :

$$|Z| = \sqrt{2^2 + (4 - 0)^2} \\ = \sqrt{20} = 4.47 \Omega$$

از رابطه (۷-۹) داریم :

$$\theta = \arctan \frac{4}{2} \\ = 63.43^\circ$$

(ب) : مقدار موتور جریان در این مدار اینچنین حساب میشود .

$$I = \frac{\text{source voltage}}{Z} \\ \Delta \frac{120 \text{ V}}{4.47 \Omega} \\ = 26.85 \text{ A}$$

از رابطه (۷-۵) داریم :

$$\text{PF} = \cos 63.43^\circ = 0.45$$

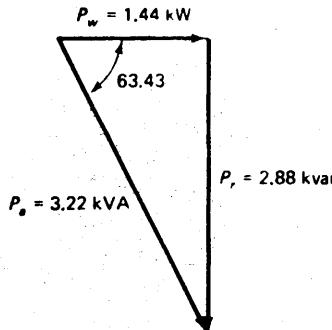
باید گفت این ضریب توان از نوع پس فاز است زیرا  $\theta$  مشتب محاسبه شده است .

(د) : از روابط (۷-۳) ، (۱۰-۷) و (۱۱-۷) داریم :

$$P_a = 120 \text{ V} \times 26.85 \text{ A} \\ = 3222 \text{ VA or } 3.222 \text{ kVA}$$

$$P_r = 3222 \sin 63.43^\circ \\ = 2882 \text{ var or } 2.882 \text{ kvar}$$

$$P_w = 3222 \cos 63.43^\circ \\ = 1441 \text{ W or } 1.441 \text{ kW}$$



شکل ۵-۷ مثلث توان مربوک به مثال ۱-۱

البته توان حقیقی را میتوان بطريق دیگری نیز حساب نمود . توان حقیقی همان توان مصرفی در مقاومت میباشد .

$$P_u = RI^2 = 2 \Omega \times (26.85 \text{ A})^2$$

$$= 1442 \text{ W}$$

(ه) : مثلث توان مطابق شکل (۵ - ۵) است .

مثال ۲ - ۲ (مدار RC سری) :

مداری مطابق شکل (۶ - ۷) مفروض است . مطلوبست :

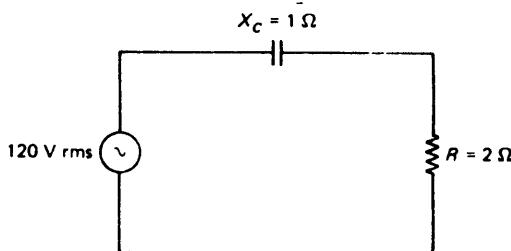
(الف) : کل امپدانس این مدار

(ب) : جریان در این مدار

(ج) : ضریب توان این مدار

(د) : انواع توانها در این مدار

(ه) : رسم مثلث توان در این مدار



شکل ۶ - ۷ مدار مربوط به مثال ۲ - ۲

حل :

(الف) : از رابطه (۷ - ۸) استفاده میکنیم و میدانیم در این مدار سلف وجود

$$|Z| = \sqrt{2^2 + (0 - 1)^2}$$

$$= 2.24 \Omega$$

از رابطه (۹ - ۷) داریم :

$$\theta = \arctan \frac{-1}{2}$$

$$= -26.57^\circ$$

(ب) : جریان اینچنین حساب می شود .

$$I = \frac{120 \text{ V}}{2.24 \Omega} = 53.57 \text{ A}$$

(ج) : ضریب توان بطريق زیر بدست می آید .

$$PF = \cos \theta = \cos (-26.57^\circ)$$

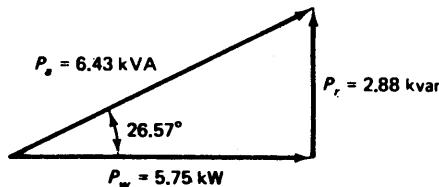
ضریب توان از نوع پیش فاز است زیرا  $\theta = 63^\circ$  منفی محاسبه شده است .  
 (د) : توانهای گوناگون آینچنین بدست می آیند .

$$\begin{aligned}
 P_a &= VI \\
 &= 120 \text{ V} \times 53.57 \text{ A} \\
 &= 6.43 \text{ kVA} \\
 P_r &= VI \sin \theta \\
 &= 6.43 \text{ k} \sin(63^\circ) \\
 &= 2.88 \text{ kvar} \\
 P_w &= VI \cos \theta \\
 &= 6.43 \text{ k} \cos 63^\circ \\
 &= 5.75 \text{ kW}
 \end{aligned}$$

توان حقیقی را میتوان بطريق دیگری حساب نمود و آن توان مصرفی توسط مقاومت است :

$$\begin{aligned}
 P_w &= RI^2 = 2 \Omega \times (53.57 \text{ A})^2 \\
 &= 5.74 \text{ kW}
 \end{aligned}$$

(ه) : مثلث توان در شکل (۷-۲) رسم شده است .



شکل ۷-۲ مثلث توان در مثال ۷-۲

مثال ۳-۲ (مدار RLC سری) :

مداری مطابق شکل (۷-۸) مفروض است . مطلوب است :

- (الف) : امپدانس کل این مدار
  - (ب) : جریان در این مدار
  - (ج) : ضریب توان این مدار
  - (د) : انواع توانها در این مدار
  - (ه) : مثلث توان در این مدار
- حل :

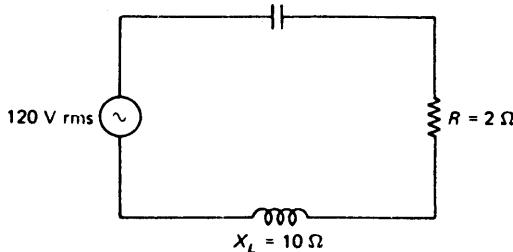
(الف) : از رابطه (۷-۸) داریم :

$$|Z| = \sqrt{2^2 + (10 - 6)^2} \\ = \sqrt{20} = 4.47 \Omega$$

از رابطه (۷-۹) داریم :

$$\theta = \arctan \frac{10 - 6}{2} = \arctan \frac{2}{2} = 63.43^\circ$$

$$X_C = 6 \Omega$$



شکل ۸-۷ مدار مربوط به مثال ۳-۳

(ب) : جریان اینچنین حساب می شود .

$$I = \frac{120 \text{ V}}{4.47 \Omega} = 26.85 \text{ A}$$

(ج) : ضریب توان بطریق زیر بدست می آید :

$$\text{PF} = \cos \theta = \cos 63.43^\circ = 0.45$$

ضریب توان از نوع پس فاز است زیرا  $\theta$  مشتبث محاسبه شده است .

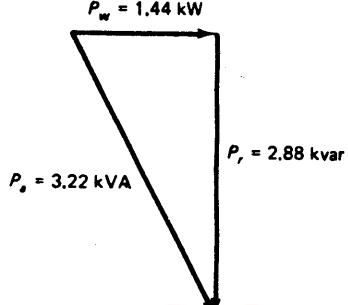
(د) : توانهای مختلف بطریق زیر حساب می شوند

$$P_a = VI = 120 \text{ V} \times 26.85 \text{ A} = 3.222 \text{ kVA}$$

$$P_r = VI \sin \theta = 120 \text{ V} \times 26.85 \text{ A} \times \sin 63.43^\circ \\ = 2.88 \text{ kvar}$$

$$P_w = VI \cos \theta = 120 \text{ V} \times 26.85 \text{ A} \times \cos 63.43^\circ \\ = 1.44 \text{ kW}$$

(ه) : مثلث توان در شکل (۷-۹) رسم شده است .



شکل ۹-۷ مثلث توان در مثال ۳-۳

## مثال ۴ - ۷:

یک مدار تک فاز AC مفروض است . این مدار به یک منبع ۱۲۰ ولتی متصل بوده و انتهای دیگر مدار نیز به سه بار مختلف متصل است . مشخصات بارها در حدول (۷-۱) آمده است .

جدول ۱ - ۷

Load	kVA	PF
A	15	0.9 lagging
B	5	0.9 leading
C	20	0.8 lagging

مطلوبست :

- (الف) : توان حقیقی برای هر یک از بارها  
 (ب) : توان راکتیو برای هر یک از بارها  
 (ج) : کل توان حقیقی  
 (د) : کل توان راکتیو  
 (ه) : کل توان ظاهری  
 (و) ضریب توان موثر برای کل سیستم

حل :

(الف) : توان حقیقی (راکتیو) بارها را حساب می کیم .

$$\begin{aligned} \text{Load A: } P_w &= P_a \cos \theta \\ &= 15 \text{ kVA} (0.9) = 13.5 \text{ kW} \end{aligned}$$

$$\text{Load B: } P_w = 5 \text{ kVA} (0.9) = 4.5 \text{ kW}$$

$$\text{Load C: } P_w = 20 \text{ kVA} (0.8) = 16 \text{ kW}$$

(ب) : توان راکتیو بارها را بدست می دویم :

$$\begin{aligned} \text{Load A: } P_r &= P_a \sin \theta \\ \theta &= \arccos (0.9) = 25.84^\circ \\ P_r &= 15 \text{ kVA} \sin 25.84^\circ = 15 \text{ kVA} (0.44) \\ &= 6.54 \text{ kvar (lagging)} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{Load B: } P_r &= P_a \sin \theta \\ \theta &= -25.84^\circ \text{ (leading PF)} \end{aligned}$$

$$P_r = 5 \text{ kVA} \sin (-25.84^\circ) = -2.18 \text{ kvar (leading)}$$

$$\text{Load C: } P_r = P_a \sin \theta$$

$$\theta = \arccos (0.8) = 36.87^\circ$$

$$P_r = 20 \text{ kVA} \sin 36.87^\circ$$

$$= 12 \text{ kvar (lagging)}$$

(ج) : کل توان حقیقی (اکتیو) مربوط به سه مصرف کننده (بار) اینچنین است :

$$\text{Total } P_w = 13.5 \text{ kW} + 4.5 \text{ kW} + 16 \text{ kW}$$

$$= 34 \text{ kW}$$

(د) : کل توان راکتیو مربوط به سه مصرف کننده (بار) بطريق زیر حساب می شود .

$$\text{Total } P_r = 6.54 \text{ kvar} - 2.18 \text{ kvar} + 12 \text{ kvar}$$

$$= 16.36 \text{ kvar (lagging)}$$

(ه) . از رابطه (۱۲ - ۷) استفاده کرده و کل توان ظاهري مصرف کننده ها را

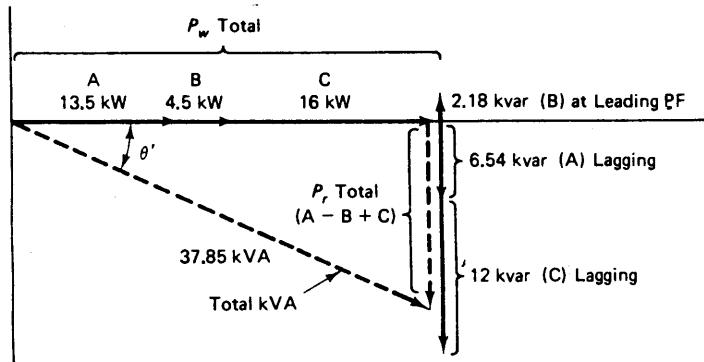
حساب می کنیم .

$$\text{total } P_a = \sqrt{34^2 + 16.36^2} \text{ kVA}$$

$$= \sqrt{1156 + 267.65} \text{ kVA}$$

$$= 37.85 \text{ kVA}$$

مثلث توان در شکل (۱۰ - ۷) رسم شده است ،



شکل ۱۰ - ۷ مثلث توان برای مثال ۴ - ۷

(و) : از رابطه (۴ - ۷) میتوان ضریب توان کل سیستم را بدست آورد .

$$\begin{aligned} \text{PF} &= \frac{P_w}{P_a} \text{ (using total quantities)} = \frac{34 \text{ kW}}{37.85 \text{ kVA}} \\ &= 0.9 \text{ lagging (and } \theta' = \arccos 0.9) \end{aligned}$$

$$\theta' = 25.84^\circ \text{ (use a calculator for the final angle.)}$$

**7.1.1 Measurement of Power**

**۱ - ۱ - ۷ اندازه‌گیری توان :**

اندازه‌گیری توان در مدار DC بسیار ساده است. در اینگونه مدارها باید ولتاژ ذو سربار و جریان بار را اندازه‌گیری کنیم و این دو کمیت را در هم ضرب نمائیم تا توان بر حسب وات بدست آید.

در این فصل دیدیم که از حاصل ضرب ولتاژ و جریان در مدارهای AC توان ظاهری حاصل می‌گردد و توان حقیقی از این حاصل ضرب بدست نماید، برای بدست آوردن توان حقیقی باید ضرب توان را نیز در دست داشت،

در مدارهای AC برای اندازه‌گیری توان حقیقی (وات) از دستگاهی بنام واتmeter<sup>(۱)</sup> استفاده می‌شود، واتmeter قادر است در هر لحظه جریان و ولتاژ را حسنموده و جابجایی فاز بین آنها را معین نماید، و در نتیجه توان حقیقی را مشخص می‌سازد، ولتاژ توسط سیم پیچ پتانسیل<sup>(۲)</sup> (PC) و جریان توسط سیم پیچ جریان<sup>(۳)</sup> (CC) حس می‌گردد، از آنجاییکه سیم پیچ جریان (CC) جریان بار را حسن نماید، لذا باید این سیم پیچ با بار بطور سری قرار گیرد، همچنین سیم پیچ پتانسیل (PC) موازی بار قرار می‌گیرد تا ولتاژ دو سر بار را حسن نماید، در نتیجه هر واتmeter چهار ترمینال دارد که ۲ ترمینال مرد سیم پیچ جریان (CC) بوده و ۲ ترمینال دیگر مربوط به سیم پیچ پتانسیل<sup>(۴)</sup> می‌باشد. شکل (۷-۱۱) یک واتmeter را با اتصالات مربوطه نشان میدهد.

چون معمولاً "جریان نسبتاً" زیادی از سیم پیچ جریان (CC) می‌گذرد این سیم پیچ از هادی بسیار خوبی تهیه می‌گردد تا حتی الامکان از افت ولتاژ دو سر سیم پیچ (CC) جلوگیری شود. بعارت ساده‌تر سعی می‌شود که مقاومت سیم پیچ (CC) خیلی ناچیز باشد، در شکل (۷-۱۱) آن می‌ترنده ولت متر نیز در مدار قرار گرفته است. با خواندن اعداد این لوازم می‌توان به توان ظاهری و ضرب توان راکتیو را محاسبه نمود (چرا؟). و بالاخره با دانستن ضرب توان عدد واتmeter می‌توان توان راکتیو را نشان (چرا؟). البته باید مذکور شد وسیله دیگری نیز مانند واتmeter وجود دارد که مستقیماً "توان راکتیو را نشان میدهد و به آن واتmeter<sup>(۵)</sup> می‌گویند. همچنین دستگاهی نیز وجود دارد که ضرب توان را مستقیماً "نشان میدهد و به آن کسینوس فی متر<sup>(۶)</sup> گفته می‌شود. ساید گفت که امروزه این دستگاه‌های اندازه‌گیری که در فوق به آنها اشاره شد به دو نوع ساخته می‌شوند.

**۱ - نوع آنالوگ**

**۲ - نوع دیجیتال**

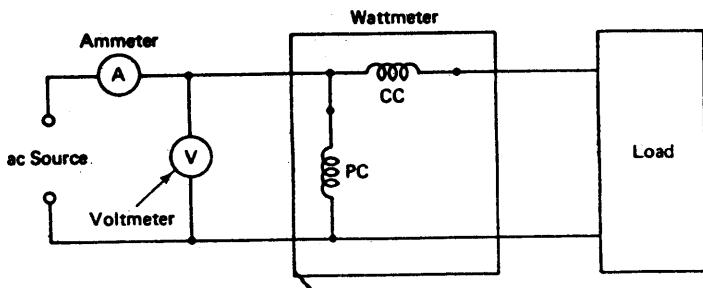
1) Wattmeter

2) Potential-Coil

3) Current-Coil

4) VAR-meter

5) Power-factor-meter



شکل ۱۱ - ۲ طرز اتصال واتمتر در مدار پک بار تک فاز

مثال ۵ - ۷ :

مداری مطابق شکل (۱۱ - ۲) مفروض است . ولتمنتر ۱۲۰ ولت را نشان میدهد  
و آمپرمنتر واتمتر بترتیب  $4/9$  آمپر و ۶۵۰ وات را نشان میدهند مطلوبست :

- (الف) : توان ظاهری
- (ب) : ضریب توان
- (ج) : توان راکتیو

حل :

(الف) : از رابطه (۳ - ۷) داریم :

$$\begin{aligned} P_a &= VI = 120 \text{ V} \times 9.4 \text{ A} \\ &= 1128 \text{ VA} = 1.128 \text{ kVA} \end{aligned}$$

(ب) : از رابطه (۴ - ۷) داریم :

$$\begin{aligned} \text{PF} &= \frac{P_a}{P_s} \\ &= \frac{650 \text{ W}}{1128 \text{ VA}} \\ &= 0.58 \end{aligned}$$

(ج) : ابتدا زاویه  $\theta$  را حساب میکنیم :

$$\theta = \arccos 0.58$$

$$= 54.81^\circ$$

از رابطه (۱۰ - ۷) داریم :

$$P_s = P_a \sin \theta = 128 \text{ VA} \sin 54.81^\circ = 92.9 \text{ VA}$$

### ۱-۱-۱-۱ ۷-۱-۱.۱ Wattmeter Overloads.

کاهی واتمترها ممکن است بسوزند و این امر در شرایطی رخ میدهد که حتی واتمتر توان بسیار کمی را اندازه‌گیری میکند. باید توجه کرد که سیم پیچ‌های (CC) و (PC) دارای مقادیر اسامی مخصوص بخود هستند و نباید در وضعیتی قرار گیرند که بیش از مقادیر اسامی آنها براین دو سیم پیچ جریان پا ولتاژ تحمیل گردد، بر همین اساس است که واتمترها را مقیاس‌بندی میکنند و مقیاس نهائی نشان داده شده در واتمتر معمولاً "از حاصل ضرب مقادیر اسامی سیم پیچ‌های (CC) و (PC)" بددست می‌آید. فی المثل میتوان گفت که اگر ضریب توان کم باشد، توان حقیقی کم خواهد بود. ولی ممکن است ولتاژ یا جریان از مقادیر اسامی سیم پیچ‌های (CC) و (PC) افزونتر باشد و یکی از سیم پیچ‌ها یا هر دو سیم پیچ واتمتر را بسوزاند.

### ۱-۶-۷ مثال :

در یک سیستم ۱۲۰ ولتی تکفار (۱) برای اندازه‌گیری توان از واتمتر استفاده شده است. مشخصات واتمتر بقرار زیر است:

$$T_{\text{میر}} = 10 \text{ جریان اسامی سیم پیچ CC}$$

$$T_{\text{ولت}} = 150 \text{ ولتاژ اسامی سیم پیچ PC}$$

اگر ولتاژ سیستم ثابت باقی بماند (۱۲۰ ولت) مطلوبست:

(الف) : مقیاس نهائی واتمتر (رنج واتمتر) (۲)

(ب) : اگر واتمتر عدد نهائی خود را نشان دهد و ضریب توان واحد باشد جریان سیم پیچ CC را بددست آورید.

(ج) : اگر واتمتر عدد نهائی خود را نشان دهد و ضریب توان ۵٪ باشد، جریان سیم پیچ (CC) را بددست آورید.

حل:

(الف) : مقیاس نهائی واتمتر (رنج واتمتر) اینچنین بددست می‌آید:

$$150 \text{ V} \times 10 \text{ A} = 1500 \text{ W} = 1.5 \text{ kW}$$

(ب) : از رابطه (۷-۱۱) داریم:

$$P_w = VI \cos \theta$$

$$1500 \text{ W} = 120 \text{ V} \times I \times 1.0$$

1) Single-phase

2) Wattmeter-Range

$$I = \frac{1500 \text{ W}}{120 \text{ V}} = 12.5 \text{ A}$$

(ج) : از رابطه (۱۱ - ۷) داریم :

$$1500 \text{ W} = 120 \text{ V} \times I \times 0.5$$

$$I = \frac{1500}{120 \times 0.5} = 25 \text{ A}$$

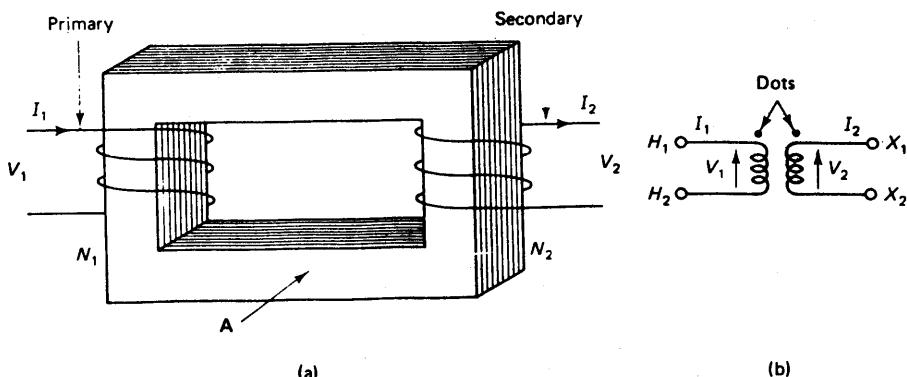
همانطور که در فرضهای (ب) و (ج) مشاهده میشود جریان سیم پیچ (CC) از مقدار اسمی خود فراتر رفته است. البته در فرض (ب) زیاد مساله حساس نیست ولی در فرض (ج) جریان سیم پیچ (CC) حدود ۵/۲ برابر مقدار اسمی جریان در این سیم پیچ میباشد و ممکن است باعث سوختن و انتمتگردد.

## ۲ - ۲ اصول اولیه ترانسفورماتور :

### ۲ - ۲ - ۱ ساختمان ترانسفورماتور :

**۲-۲-۱ Transformer Construction**

امروزه ترانسفورماتورها در ابعاد گوناگون ساخته میشوند، ترانسفورماتورهای وجود دارد کماز یک مداد کوچکتر است و همچنین ترانسفورماتورهای نیز ساخته میگردد که از یک تریلی بزرگتر میباشد، اندازه و ابعاد ترانسفورماتورهای توانی که باید تحويل مصرف کننده (بار) (۱) بدهند، بستگی دارد. فعلاً "نظر خود را به ترانسفورماتورهای تک فاز (۲) معطوف میداریم.



شکل ۱۲ - ۲ : نمایش یک ترانسفورماتور

b: سمبول مداری ترانسفورماتور

a: هسته و سیم پیچها

ترانسفورماتورهای تک فاز از دو سیم پیچ که به دور هستمای پیچیده شده‌اند تشکیل شده است. سطح مقطع هسته ترانسفورماتورها یکواخت بوده و از صفحات مورق تشکیل شده است. جنس این صفحات از مواد فرو مغناطیسی می‌باشد (فصل ۱ حلقه اول)، در شکل (۱۲ - ۷) شما یک ترانسفورماتور تک فاز نشان داده شده است و در کنار آن نیز مدار سمبولیک اینگونه ترانسفورماتورها رسم شده است. ولتاژ ورودی (V<sub>1</sub>) به سیم پیچ اولیه می‌باشد. در نتیجه:

$$V_1 = \text{ولتاژ اولیه}$$

$$I_{1\circ} = \text{حریان اولیه}$$

$$N_1 = \text{تعداد دور سیم پیچ اولیه}$$

ولتاژ خروجی (V<sub>2</sub>) از سیم پیچ ثانویه گرفته می‌شود. اندیس ۲ مبنی کمیت‌های ثانویه خواهد بود. لذا:

$$V_2 = \text{ولتاژ ثانویه}$$

$$I_{2\circ} = \text{حریان ثانویه}$$

$$N_2 = \text{تعداد دور سیم پیچ ثانویه}$$

نقاط توپر (۱) نشان داده شده در مدار سمبولیک مبنی پلاریته سیم پیچ‌های اولیه و ثانویه می‌باشد. حال قدری درباره این علامت پلاریته بیشتر صحبت می‌کنیم، در لحظه‌ای که ترمینال نقطه‌دار در سیم پیچ اولیه (۲) نسبت به ترمینال بدون نقطه در همین سیم پیچ مشبیت می‌باشد، ترمینال نقطه‌دار در سیم پیچ ثانویه (۳) نیز نسبت به ترمینال بدون نقطه در این سیم پیچ مشبیت خواهد بود.

ترمینال برخی از ترانسفورماتورها را با علامت H<sub>1</sub>، H<sub>2</sub> و X<sub>2</sub> نشان میدهند، ترمینال‌هایی که با علامت H مشخص شده‌اند مربوط به فشار قوی (۴) بوده و ترمینال‌هایی که با علامت X مشخص گردیده‌اند بطرف فشار ضعیف (۵) مربوط می‌شوند. باید گفت همانند نقطه‌های توپر هرگاه ترمینال H نسبت به H<sub>2</sub> مشبیت بود، در همین لحظه ترمینال X نیز نسبت به X<sub>2</sub> مشبیت می‌باشد.

اگر ولتاژ خروجی ترانسفورماتوری (ولتاژ ثانویه) بیشتر از ولتاژ ورودی (ولتاژ اولیه) باشد ترانسفورماتور را افزاینده نامند. همچنین اگر ولتاژ خروجی ترانسفورماتوری کمتر از ولتاژ ورودی آن باشد، ترانسفورماتور را کاهنده مینامند.

1) Dots

2) Primary-Winding

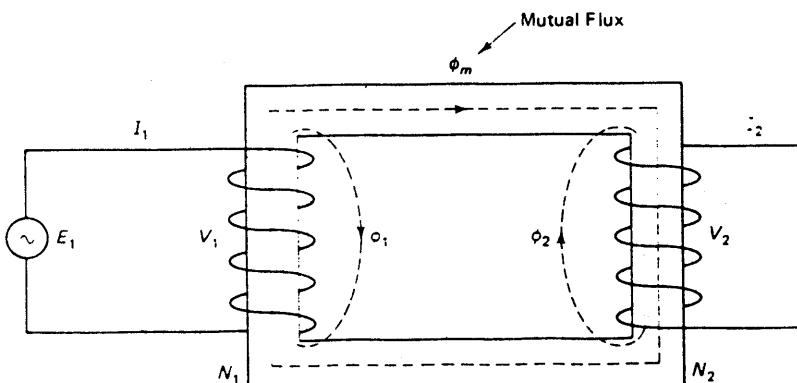
3) Secondary-Winding

4) High-Voltage 5) Low-Voltage

### ۷-۲-۲ - ترانسفورماتور ایده‌آل :

هر وسیله‌ای که توان را از نقطه‌هی به نقطه‌هی دیگر منتقل مینماید دارای تلفات می‌باشد. در این صورت گویند که این وسایل ایده‌آل نیستند. ترانسفورماتورها نیز جزو همین وسایل بوده و دارای تلفات می‌باشند. اما امروزه ترانسفورماتورهایی با راندمان ۹۵ تا ۹۹ درصد ساخته‌اند ولذا تقریباً "میتوان آنها را ایده‌آل در نظر گرفت. در همین فصل ترانسفورماتورهای واقعی (غیرایده‌آل) را نیز مورد بررسی قرار میدهیم.

در فصل ۱ (جلد اول) دیدیم که اگر از یک سیم پیچ جریان عبورکند، MMF حاصل می‌شود. همچنین دیدیم که MMF باعث بروجود آمدن شار (Φ) می‌گردد. اگر جریانی که MMF را می‌سازد متنابض (AC) باشد، شار نیز متنابض خواهد بود. شکل (۷-۱۳) را در نظر می‌گیریم که در آن یک منبع AC به سیم پیچ اولیه ترانسفورماتور متصل است. باید گفت که قسمت اعظم شار تولید شده در هسته باقی می‌ماند. این شار هر دو سیم پیچ اولیه و ثانویه را در بر می‌گیرد ولذا شار متقابل (1) به آن گفته می‌شود. باید گفت که قسمتی از شار تولید شده توسط جریانهای اولیه و ثانویه در هسته باقی نماند و بخارج نشست می‌کند و لذا به آنها شارهای نشتی (2) گفته می‌شود. در شکل (۷-۱۳) شارهای نشتی یا  $\Phi_1$  و  $\Phi_2$  نشان داده شده‌اند.



شکل ۷-۱۳ - اعمال ولتاژ متنابض به یک ترانسفورماتور

در این بخش فرض می‌کنیم که شارهای نشتی ناچیز هستند. رابطه بین ولتاژ اعمال شده (E<sub>1</sub>) و ماکریم شار متقابل اینچنین است. در سیستم (ENG) داریم :

$$E_1 = 4.44 f N_1 \phi_m \times 10^{-8} \quad (7-13a)$$

در سیستم (SI) داریم :

$$E_1 = 4.44 f N_1 \phi_m \quad (7-13b)$$

در معادلات اخیر داریم :

مقدار موثر ( rms ) ولتاژ اعمال شده به اولیه  $E_1$  =

ترانسفورماتور

$f$  = فرکانس بر حسب هرتز

$N_1$  = تعداد دور سیم پیچ اولیه ترانسفورماتورها

$\phi_m$  = مقدار ماکریم ( پیک ) شار متقابل

باید دانست که در سیستم ( ENG ) شار بر حسب ماسکول بوده و در سیستم ( SI ) شار بر حسب وبر میباشد . اگر ترانسفورماتور ایده‌آل<sup>(۱)</sup> باشد ( از مقاومت سیم پیچ‌ها صرف‌نظر کنیم ) ، در اینصورت  $E_1$  با  $V_1$  برابر است . باید گفت  $V_1$  ولتاژ القاء<sup>(۲)</sup> شده در سیم پیچ اولیه میباشد . لذا در روابط ( ۷ - ۱۳ ) میتوان بحای  $E_1$  ،  $V_1$  را قرار داد . همچنین میتوان روابط مشابهی مانند روابط ( ۷ - ۱۳ ) برای سیم پیچ ثانویه نوشت و فقط باید بجای اندیس ۱ از اندیس ۲ استفاده نمود . در معادلات مربوط به ثانویه  $V_2$  ولتاژ القا شده در سیم پیچ ثانویه میباشد و در حالت بی باری میتوان آنرا در ترمینال ثانویه اندازه‌گیری نمود . درباره این موضوع هنگامیکه درباره ترانسفورماتور واقعی ( غیر ایده‌آل ) صحبت می‌کنیم بیشتر توضیح خواهیم داد .

از رابطه ( ۷ - ۱۳b ) استفاده میکنیم . در سیستم ( SI ) داریم :

$$\phi_m = \frac{V_1}{4.44 f N_1} \quad (7-14)$$

رابطه مشابهی میتوان برای سیم پیچ ثانویه نوشت . در سیستم ( SI ) داریم :

$$\phi_m = \frac{V_2}{4.44 f N_2} \quad (7-15)$$

با توجه به دو رابطه اخیر داریم :

$$\frac{V_1}{V_2} = \frac{N_1}{N_2} \quad (7-16)$$

این رابطه ، معادله اساسی ترانسفورماتورها میباشد . طبق رابطه ( ۷ - ۱۶ ) در میباشیم که نسبت ولتاژ اولیه به ولتاژ ثانویه با نسبت تعداد دور سیمهای اولیه به تعداد دور سیمهای ثانویه برابر است . منبع نسبت تعداد دورها<sup>(۳)</sup> را با علامت  $a$  نشان میدهیم . لذا :

1) Ideal-Transformer

2) Induced-Voltage      3) Turn-ratio

$$\text{turns ratio} = a = \frac{N_1}{N_2} \quad (7-17)$$

مثال ۷ - ۲ :

میخواهیم یک ترانسفورماتور کاهنده (۱) بسازیم اگر ولتاژ اولیه ۱۲۰ ولت و ولتاژ ثانویه ۲۴ ولت باشد، و تعداد دور سیمهای اولیه ۴۰۰ دور منظور شود. مطلوبست:

(الف) : تعداد دورهای ثانویه

(ب) : نسبت تعداد دورها

حل:

(الف) : از رابطه (۱۶ - ۷) داریم:

$$\frac{120 \text{ V}}{24 \text{ V}} = \frac{400 \text{ turn}}{N_2}$$

$$N_2 = 400 \times \frac{24}{120} = 80 \text{ turns}$$

(ب) : از رابطه (۱۷ - ۷) داریم:

$$a = \frac{N_1}{N_2} = \frac{400 \text{ turns}}{80 \text{ turns}} = 5$$

مثال ۷ - ۳ (سیستم ENG)

اگر در مثال (۷-۲) فرکانس معادل ۶۶ هرتز در نظر گرفته شود، ماکزیمم (پیک) شار متقابل را بدست آورید.

حل:

از رابطه (۱۳ - ۷) داریم:

$$\begin{aligned} \phi_m &= \frac{E_1}{4.44fN_1 \times 10^{-8}} \\ &= \frac{120}{4.44 \times 60 \times 400 \times 10^{-8}} \\ &= 112,613 \text{ lines} \end{aligned}$$

مثال ۷ - ۴ (سیستم SI)

اگر در مثال (۷ - ۲) فرکانس ۵۰ هرتز باشد، ماکزیمم (پیک) شار متقابل را بدست آورید.

حل:

از رابطه (۱۴ - ۷) داریم :

$$\phi_m = \frac{120}{4.44 \times 50 \times 400} \\ = 1.35 \times 10^{-3} \text{ Wb}$$

۳ - ۷ - ترانسفورماتورهای واقعی یا غیر ایدهآل:

**7-3 PRACTICAL SINGLE-PHASE TRANSFORMER**

در این بحث خواهیم دید که ترانسفورماتورها صدرصد ایدهآل نیستند بلکه باید ترانسفورماتورهای واقعی (۱) (غیر ایدهآل) را نیز مورد بررسی قرار دهیم . علت این امر آن است که سیم پیچ‌های اولیه و ثانویه ترانسفورماتورها ایدهآل نبوده و مقداری مقاومت دارند ، همچنین علاوه بر شارهای نشتشی تلفات هسته (۲) در ترانسفورماتورها وجود دارد . تلفات هسته بخاطر تلفات هیسزیس و جریان گردابی است (فصل ۴ حلد اول) . علت وجود تلفات هسته آن است که ترانسفورماتور نیز حاوی یک هسته بوده که در آن هسته شار تغییر می‌کند .

۱ - ۳ - ۷ مقادیر اسمی ترانسفورماتورها (۳) :  
معمولًا "برروی پلاک ترانسفورماتور ۴ عدد بعنوان مقادیر اسمی نوشته می‌شود و عبارتند از :

۱ - توان اسمی ظاهري در ثانويه

این توان بر عب ولت آمپر (VA) یا کيلو ولت آمپر (KVA) بیان می‌شود و مبين حداکثر توانی است که می‌توان از ثانویه کشید . علت اينکه توان ظاهري بحای توان حقيقی ذكر می‌شود اين است که در شرایطی که ضریب توان پائین است ممکن است توان حقيقی کمی تحويل مصرف کننده شود ولی در عوض جریان و ولتاژ بیش از مقادیر اسمی باشند (به بخش ۱ - ۱ - ۷ مراجعه شود) .

۲ - ولتاژ اسمی اولیه :

معمولًا "ولتاژ اسمی اولیه که ترانسفورماتور برای آن ولتاژ طراحی شده است بر روی پلاک ترانسفورماتور ذکر می‌گردد .

1) Non-Ideal-Transformer

2) Core-losses

3) Transformer-Ratings

## ۳- ولتاژ اسمی ثانویه:

ولتاژی که در دو سر بار (صرف کننده) در شرایطی ظاهر شود که ولتاژ اسمی بر سیم پیچ اولیه اعمال گردد و توان اسمی ظاهری تحویل بار شود، ولتاژ اسمی ثانویه نامیده می‌گردد.

## ۴- فرکانس:

معمولًا "فرکانسی" که تحت آن ترانسفورماتور طراحی شده بر روی پلاک ترانسفورماتور نوشته می‌شود لذا اگر بر روی پلاک ترانسفورماتوری مقادیر اسمی مانند  $120/1200\text{ V}$ ,  $6\text{ kVA}$ ,  $60\text{ Hz}$  نوشته شده باشد در این صورت در میابیم که:

الف: هرگاه بر روی سیم پیچ اولیه ولتاژ  $120$  ولت اعمال می‌گردد در این صورت:

ب: ولتاژ ثانویه  $1200$  ولت خواهد بود و در این صورت:

ج: ترانسفورماتور  $6\text{ kVA}$  را تحویل مصرف کننده میدهد، و:

د: فرکانسی که ترانسفورماتور تحت آن عمل می‌کند  $60$  هرتز است.

همچنین اگر اندمان ترانسفورماتور را  $100\%$  فرض کنیم، (ترانسفورماتور ایدهآل) توان ظاهری ( $\text{kVA}$ ) تحویلی به بار توسط سیم پیچهای ثانویه با توان ظاهری ( $\text{kVA}$ ) اخذ شده از منبع توسط سیم پیچهای اولیه برابر خواهد بود، لذا با در نظر گرفتن این فرضیه میتوان جریانهای اسمی اولیه و ثانویه را حساب نمود. منظور از جریانهای اسمی اولیه و ثانویه حداقل جریانی است که سیم پیچهای اولیه و ثانویه میتوانند از خود عبور دهند. معمولًا در مدارهای اولیه و ثانویه فیوز (۱) یا مدار شکن (۲) (دز نکتور) نصب میکنند تا از اضافه جریان بیش از جریان اسمی حلوگیری شود. با توجه به نکات فوق جریانهای اسمی را اینچنین حساب میکنند، برای اولیه ترانسفورماتور داریم:

$$I_{1\text{rated}} = \frac{\text{rated VA}}{V_{1\text{rated}}} \quad (7-18)$$

برای ثانویه ترانسفورماتور داریم:

$$I_{2\text{rated}} = \frac{\text{rated VA}}{V_{2\text{rated}}} \quad (7-19)$$

در مثالی که در بالا ذکر کردیم داریم:

$$I_{1\text{rated}} = \frac{6000 \text{ VA}}{120 \text{ V}} = 50 \text{ A}$$

$$I_{2\text{rated}} = \frac{6000 \text{ VA}}{1200 \text{ V}} = 5 \text{ A}$$

لذا باید مدار ثانویه ترانسفورماتور را با فیوز ۵ آمپری حفاظت کنیم . باید توجه داشت که نسبت جریانها در سیمهای اولیه و ثانویه با نسبت ولتاژهای این سیم پیچ‌ها نسبت معکوس دارد لذا :

$$\frac{V_1}{V_2} = \frac{I_2}{I_1} = a \quad (7-20)$$

این امر را میتوان در مثال فوق بخوبی مشاهده کرد . نسبت ولتاژهای اولیه و ثانویه  $\frac{1}{10}$  بوده ولی نسبت جریانهای اولیه و ثانویه ۱۰ میباشد .

باید توجه داشت که رابطه (۷-۲۰) در شرایط بار داری صحیح است . در شرایط بی‌باری (۱) جریان کمی از اولیه میگذرد و به آن جریان مغناطیس شوندگی (۲) گفته میشود . همین جریان جزئی است که MMF و شار را در هسته تولید میکند .

### ۷-۳-۲ روابط اساسی :

برای آنکه رفتار ترانسفورماتور را بهتر درک کنیم ، آنرا در رابطه با شکل (۷-۱۳) مورد بررسی قرار می‌دهیم . برای درک روابط بین ولتاژها و جریانها از دیاگرام فاز روی شکل (۷-۱۴) استفاده میکنیم . اگر ولتاژ  $E_1$  به سیم پیچ اولیه ترانسفورماتور اعمال گردد و سیم پیچ ثانویه باز باشد (حالت بی‌باری) ترانسفورماتور بعثایه یک اندوکتور عمل میکند . اگر غرض کنیم این اندوکتور ایده‌آل باشد ، جریان ناچیز  $I_1$  که همان جریان مغناطیس شوندگی است در مدار اولیه برقرار میگردد ( $I_1 = I_{11}$ ) و باعث تولید میدان مغناطیسی میشود . این جریان و شار حاصله بمیزان ۹۰ درجه از  $E_1$  عقب میباشد (پس فاز) . باید گفت که در سیم پیچ اولیه ولتاژ  $\frac{1}{a}$  القاء میگردد که با  $\frac{1}{a}$  برابر است و فقط با آن ۱۸۰ درجه اختلاف فاز دارد (شکل ۷-۱۴) . از آنجاییکه زاویه بین ولتاژ اولیه و جریان معادل ۹۰ درجه است ، لذا ضربت توان (۰.۰۵۸) صفر خواهد بود ، لذا توان حقیقی تحویل ترانسفورماتور نمیشود .

اما اگر در اولیه ترانسفورماتور واتمنتر وصل کنیم ، مقداری توان حقیقی نشان میدهد که تحویل ترانسفورماتور میگردد . حال باید دید چرا عدد واتمنتر با تئوری و دیاگرام فاز روی شکل (۷-۱۴) مطابقت ندارد . باید گفت چون شار متناوب میباشد ، لذا تلفات جریان گرادبی (۳) و تلفات هیسزیس (۴) در هسته ایجاد میشود . (فصل ۴ حل دل اول

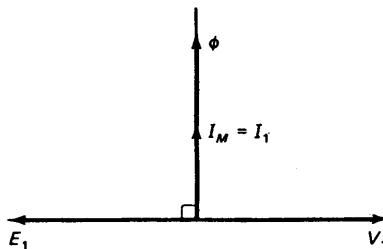
1) NO-Load

2) magnetizing-Current

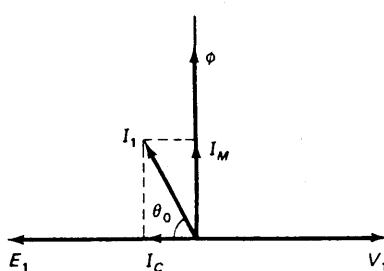
3) Eddy-Current losses

4) Hysteresis losses

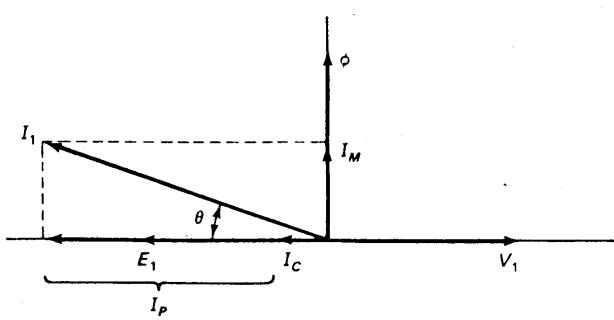
مراجعه شود). در نتیجه این تلفات که به تلفات هسته (۱) معروف است مقداری توان حقیقی (وات) در ترانسفورماتور تلف میشود. از اینجا در میابیم چون مقداری توان حقیقی تحويل ترانسفورماتور میشود، لذا از اولیه باید جریانی عبور کند که هفاز  $E_1$



(a)



(b)



(c)

شکل ۱۴ - ۲ : دیاگرام فاز روی ترانسفورماتور

a) ترانسفورماتور ایده‌آل در حالت بی‌باری

b) ترانسفورماتور واقعی در حالت بی‌باری

c) ترانسفورماتور واقعی در حالت بارداری

باشد . شکل ( ۱۴b - ۲ ) جریان  $I_C$  را نشان میدهد که با  $E_1$  همفاز است و باعث بوجود آمدن تلفات هسته میگردد . لذا جریان واقعی در مدار اولیه  $I_1$  نبوده بلکه مجموع  $I_M$  و  $I_C$  میباشد . در اینصورت زاویه  $\theta_1$  با  $E_1$  دیگر ۹۰ درجه نمیباشد و معادل  $\theta_0$  خواهد بود . درنتیجه  $\cos \theta_0$  ضریب توان ترانسفورماتور در حالت بی باری است . البته باید خاطر نشان ساخت که در بحث فوق از مقاومت سیم پیچها و شارهای نشتشی صرفنظر شده است و فقط تلفات هسته منظور شده است . بعارت دیگر ترانسفورماتور ایدهآل نیست ولی به شرایط ایدهآل خیلی نزدیک میباشد .

حال اگر به مدار ثانویه بار مقاومتی خالص وصل کنیم ، توان حقیقی تحويل بار میشود ، لذا باید این توان توسط منبع  $E_1$  وارد مدار اولیه شود . درنتیجه جریان دیگری که همفاز  $E_1$  است باید در مدار اولیه برقرار گردد (  $I_p$  ) تا توان حقیقی وارد مدار اولیه شود و این توان حقیقی توسط مدار ثانویه تحويل بار ( مصرف ) میگردد . شکل ( ۱۴c - ۲ ) این جریانها را در شرایط بارداری نشان میدهد . در اینصورت جریان اولیه ، مجموع  $I_M$  و  $I_p + I_C$  بوده وزاویه  $\theta$  از  $\theta_0$  کمتر میشود و ضریب توان (  $\cos \theta$  ) بسمت واحد نزدیک میشود . اگر بار مدار ثانویه مقاومتی خالص نباشد و سلف یا خازن نیز در مصرف کننده وجود داشته باشد در اینصورت  $I_M$  تغییر میکند و درنتیجه ضریب توان نیز عوض خواهد شد . بار خازنی باعث کاهش  $I_p$  و افزایش ضریب توان میگردد اما بار سلفی  $I_M$  را افزایش میدهد و درنتیجه ضریب توان کاهش میباید . باز در این قسمت نیز از مقاومت سیم پیچها و شارهای نشتشی صرفنظر شده است .

### مثال ۱۵ - ۲ :

ترانسفورماتوری با مشخصات اسمی ذیل مفروض است :

ولت  $120/400 =$  ولتاژ ثانویه / ولتاژ اولیه

هرتز  $60 =$  فرکانس

کیلو ولت آمپر  $2 =$  توان اسمی

اگر مدار اولیه به ولتاژ اسمی وصل شود و ثانویه باز باشد در اینصورت واتمنتر و آمپر متر ذر اولیه بترتیب  $10$  وات و  $0.5$  آمپر را نشان میدهد . مطلوبست :

(الف) : ضریب توان در حالت بی باری

(ب) : جریان مغناطیس شوندگی

(ج) : جریانی که تلفات هسته را تامین میکند .

(د) : اگر یک مقاومت به ثانویه وصل شود و واتمنتر  $1/5$  کیلووات را نشان دهد ، ضریب توان را حساب کنید .

حل:

(الف) : از رابطه (۱۱-۲) داریم :

$$\begin{aligned}P_w &= VI \cos \theta_0 \\ \cos \theta_0 &= \frac{P_w}{VI} \\ &= \frac{10 \text{ W}}{120 \text{ V} \times 0.5 \text{ A}} = 0.167\end{aligned}$$

(ب) : از شکل (۱۴b-۲) داریم :

$$\begin{aligned}I_M &= I_1 \sin \theta_0 \\ \theta_0 &= \arccos 0.167 \\ &= 80.39^\circ \\ I_M &= 0.5 \text{ A} \times \sin 80.39^\circ = 0.493 \text{ A}\end{aligned}$$

(ج) : از شکل (۱۴b-۲) داریم :

$$\begin{aligned}I_C &= I_1 \cos \theta_0 \\ &= 0.5 \text{ A} \times 0.167 \\ &= 0.0833 \text{ A}\end{aligned}$$

(د) : از شکل (۱۴c-۲) داریم :

$$I_p + I_C = \frac{P_w}{E_1} = \frac{1500}{120} = 12.5 \text{ A}$$

چون هنوز IM معادل  $1500 / 493 = 3.03$  آمپر است ، لذا :

$$\begin{aligned}\theta &= \arctan \frac{I_M}{I_p + I_C} = \arctan \frac{0.493}{12.5} \\ &= 2.26^\circ\end{aligned}$$

$$PF = \cos \theta = 0.999 \approx 1$$

۱ - ۲ - ۳ - ۴ : بازتاب امپدانس در اولیه و ثانویه ترانسفورماتور

### 7-3-2-1 Reflecting Impedance.

هرگاه ترانسفورماتور باردار را بررسی می کنیم باید دو مدار حداکانه را مورد تحلیل قرار دهیم :

الف: مدار اولیه

ب: مدار ثانویه

باید گفت این دو مدار وابسته بهم نیستند برای محاسبه ولتاژها و جریانها باید قادر

باشیم کلیه کمیت‌ها را از اولیه به ثانویه یا از ثانویه به اولیه منتقل کنیم . با توجه به مدار شکل ( ۷-۱۵ a ) داریم :

$$V_2 = Z_L I_2 \quad (7-21)$$

از رابطه ( ۷-۱۶ ) داریم :

$$V_1 = V_2 \times \frac{N_1}{N_2} \quad (7-22)$$

با توجه به دو رابطه اخیر داریم :

$$V_1 = (Z_L I_2) \times \frac{N_1}{N_2} \quad (7-23)$$

از رابطه ( ۷-۲۰ ) داریم :

$$I_2 = a I_1$$

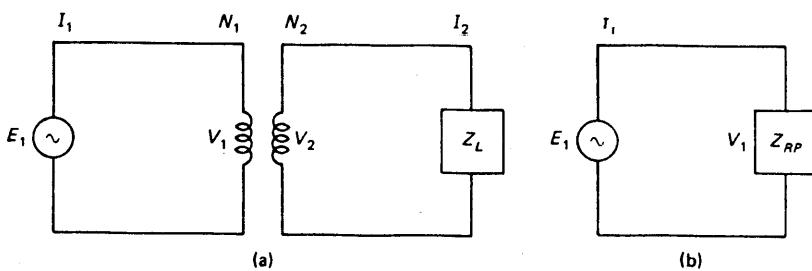
با جایگزینی این رابطه در رابطه ( ۷-۲۳ ) داریم :

$$V_1 = Z_L (a I_1) \times a$$

$$V_1 = a^2 Z_L I_1$$

لذا :

$$\frac{V_1}{I_1} = a^2 Z_L \quad (7-24)$$



شکل ۷-۱۵ : شمای یک ترانسفورماتور متصل شده به بار

: مدار واقعی

(b) : مدار معادل نسبت به اولیه ترانسفورماتور

حال اگر بشکل ( b ) توجه کنیم میتوان گفت امپدانس معادل در اولیه اینچنان است :

$$Z_{RP} = \frac{V_1}{I_1}$$

با توجه به رابطه ( ۷-۲۴ ) و رابطه اخیر ، در میباییم که اگر امپدانسی را از ثانویه به اولیه منتقل کنیم در اینصورت مقدار آن بینجایی میشود .

$$Z_{RP} = a^2 Z_L \quad (7-25)$$

بهمنی ترتیب در میابیم که اگر امپدانسی را از اولیه به ثانویه منتقل سازیم در اینصورت مقدار آن این چنین میشود :

$$Z_{RS} = \frac{Z_1}{a^2} \quad (7-26)$$

اگر ادمیتانسی (۱) را از ثانویه به اولیه ببریم در اینصورت داریم :

$$Y_{RP} = \frac{\bar{Y}_L}{a^2} \quad (7-27)$$

همچنین اگر ادمیتانسی را از اولیه به ثانویه منتقل کنیم ، در اینصورت داریم :

$$Y_{RS} = a^2 Y_1 \quad (7-28)$$

### مثال ۱۱ - ۷ :

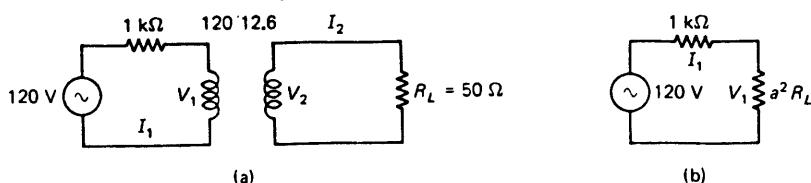
یک ترانسفورماتور با مشخصات اسمی ذیل مفروض است :

ولت ولت  $120/12/6$  = ولتاژ ثانویه / ولتاژ اولیه

هرتز ۶۰ = فرکانس

ولت آمپر ۱۵ = توان اسمی

این ترانسفورماتور مطابق شکل (۱۱ - ۷) بمصرف کننده متصل است . جریان اسمی اولیه و ثانویه را پیدا کنید و در اینحال خاص مقادیر واقعی جریانهای اولیه و ثانویه را مشخص نمایند .



شکل ۱۱ - ۷ :

(a) : مدار مربوط به مثال ۱۱ - ۷

(b) : مدار معادل نسبت به طرف اولیه ترانسفورماتور

حل :

جریانهای اسمی از مقادیر اسمی ترانسفورماتور بدست می آید ، از رابطه (۱۸ - ۷)

$$\text{rated } I_1 = \frac{25 \text{ VA}}{120 \text{ V}} = 0.21 \text{ A}$$

داریم :

از رابطه (۱۶ - ۷) داریم :

$$\text{rated } I_2 = \frac{25 \text{ VA}}{12.6 \text{ V}} = 1.98 \text{ A} \approx 2 \text{ A}$$

از رابطه (۱۶ - ۷) داریم :

$$a = \frac{V_1}{V_2} = \frac{120 \text{ V}}{12.6 \text{ V}} = 9.52$$

با توجه به شکل ( b - ۱۶ - ۷ ) داریم :

$$a^2 R_L = (9.52)^2 \times 50 \Omega = 4535 \Omega$$

قانون اهم را در مدار شکل ( b - ۱۶ - ۷ ) بکار میبریم :

$$I_1 = \frac{120 \text{ V}}{(1000 + 4535) \Omega}$$

$$= 0.02 \text{ A}$$

$$V_1 = I_1 \times a^2 R_L$$

$$= 0.02 \text{ A} \times 4535 \Omega = 98.3 \text{ V}$$

ولتاژ ثانویه از رابطه (۱۶ - ۷) بدست می‌آید :

$$V_2 = \frac{V_1}{a}$$

$$= \frac{98.3 \text{ V}}{9.52} = 10.3 \text{ V}$$

با استفاده از قانون اهم داریم :

$$I_2 = \frac{V_2}{R_L} = \frac{10.3 \text{ V}}{50 \Omega}$$

$$= 0.21 \text{ A}$$

حال اگر بخواهیم بدانیم جریانهای واقعی چند درصد جریانهای اسمی هستند لذا باید عملیات زیر را انجام دهیم :

$$\frac{0.02 \text{ A}}{0.21 \text{ A}} \times 100\% = 9.5\%$$

$$\frac{0.21 \text{ A}}{2 \text{ A}} \times 100\% = 10.5\%$$

حال باید درباره ولتاژ  $\frac{1}{2}$  بدست آمده در فوق که معادل  $\frac{1}{2}/6$  ولت ( ولتاژ اسمی ) نشده و برابر  $\frac{1}{3}/6$  ولت گردیده است توضیح دهید .

### 7-3-2-2 Transformer Equivalent Circuit.

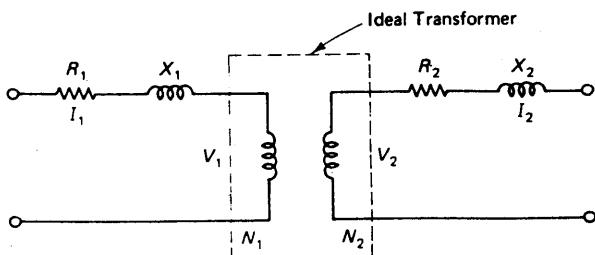
برای آنکه بتوان بطور دقیق رفتار ترانسفورماتور را در شرایط بارداری بررسی کنیم در اینصورت باید مدار معادل دقیق آنرا بدست آوریم . مثال (۱۱ - ۷) یک حل تقریبی از مدار ترانسفورماتور میباشد ، برای حل دقیق باید مقاومت و شارهای نشتش را در مدار معادل وارد سازیم . شکل (۱۷ - ۷) مدار معادل نسبتا " ساده‌ای از ترانسفورماتور را نشان میدهد که در آن :

$R_1$  : مقاومت سیم پیچ اولیه

$R_2$  : مقاومت سیم پیچ ثانویه

$X_1$  : راکتانس نمایش دهنده شار نشتش در اولیه

$X_2$  : راکتانس نمایش دهنده شار نشتش در ثانویه

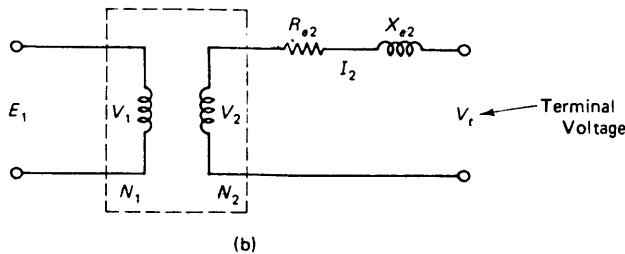
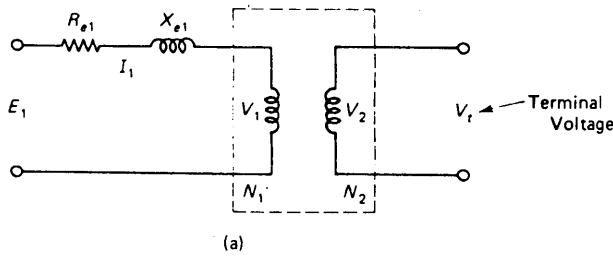


شکل ۱۷ - ۷ شمای ساده شده مربوط به مدار معادل یک ترانسفورماتور واقعی

شارهای نشتشی (شکل ۱۳ - ۷) یک میدان مغناطیسی بوده که به شار متقابل که در برگیرنده هر دو سیم پیچ است وابسته نمیباشد ، لذا میتوان آنها را با یک راکتانس اندوکتیو خالص مدل سازی نمود .

برای سهولت بخشیدن به مدار معادل ترانسفورماتور ، تمامی کمیت‌ها را به یک طرف (اولیه یا ثانویه) منتقل می‌سازیم (روابط ۲۵ - ۲۶ یا ۲ - ۲۶) . شکل (۱۸ - ۷) مدار معادل ساده شده یک ترانسفورماتور را نشان میدهد . در شکل (۱۸ - ۷) تمام کمیت‌ها به اولیه برده شده و در شکل (۱۸ - ۷) تمامی کمیت‌ها به ثانویه منتقل شده‌اند . باید توجه داشت که در هر دو مدار  $E_1$  و  $\frac{1}{a} E_2$  مشابه یکدیگرند ولی  $\frac{1}{a}$  و  $\frac{1}{a}$  در مدار اول همان  $V_1$  و  $\frac{1}{a} V_2$  در مدار دوم نمیباشند . همچنین در این دو مدار آن قسمت که بصورت خط چین نشان داده شده مبین ترانسفورماتور ایده‌آل میباشد . البته هنوز در مدل‌های ارائه شده تلفات هسته منظور نگردیده است که در قسمت‌های بعدی آنرا مورد توجه قرار میدهیم . باید خاطر نشان ساخت که هنگام بردن کمیت‌ها از یک طرف بطرف دیگر

$$a = N_1 / N_2$$



شکل ۱۸ - ۷: مدار معادل خلاصه شده یک ترانسفورماتور

(a) : مدار معادل نسبت به طرف اولیه

(b) : مدار معادل نسبت به طرف ثانویه

بطور خلاصه با توجه به نکات فوق داریم

$$R_{e1} = R_1 + a^2 R_2 \quad (7-29)$$

$$X_{e1} = X_1 + a^2 X_2 \quad (7-30)$$

$$R_{e2} = \frac{R_1}{a^2} + R_2 \quad (7-31)$$

$$X_{e2} = \frac{X_1}{a^2} + X_2 \quad (7-32)$$

همچنین امپدانس معادل اولیه و ثانویه در دو شکل (۱۸ - ۲) و (۱۸ - ۲) اینچنین است:

$$Z_{e1} = \sqrt{R_{e1}^2 + X_{e1}^2} \quad (7-33)$$

$$Z_{e2} = \sqrt{R_{e2}^2 + X_{e2}^2} \quad (7-34)$$

پارامترهای فوق الذکر (شکل ۱۸ - ۲) را میتوان بوسیله آزمایش اتصال کوتاه پیدا نمود.

در این آزمایش بکی از طرفها که معمولاً "طرف فشار ضعیف است را اتصال گوتاه<sup>(۱)</sup> میکنیم طرف دیگر رابه ولتمنتر، آمپرمنتر و یک منبع ولتاژ متغیر متصل میسازیم (شکل ۷-۱۹). ولتاژ این منبع را الفایش میدهیم تا جریان اسمی در سیم پیچها برقرار گردد. ولتاژ مورد نیاز برای این آزمایش بسیار کم است و حدود ۵٪ ولتاژ اسمی سیم پیچ مزبوطه در ترانسفورماتور میباشد. چون ولتاژ کم میباشد لذا تلفات هسته شار بستگی دارد و میدانیم شار نیز به ولتاژ منبع وابسته است. همچنین چون جریان اسمی از سیم پیچها میگذرد، ولتمنتر تلفات اسمی مسی<sup>(۲)</sup> را اندازه‌گیری میکند. تلفات مسی برابر  $R_I$  در سیم پیچها می‌باشد با شوچه به شکل (۷-۱۸) میتوان تلفات مس را اینچنین بیان داشت:

$$P_{Cu} = R_{Cu} I_1^2 \quad (7-35)$$

$$P_{Cu} = R_{e2} I_2^2 \quad (7-36)$$

هنگام انعام این آزمایش سه عدد را میخوانیم (شکل ۷-۱۹):

الف: ولتمنتر (W)

ب: آمپرمنتر (A)

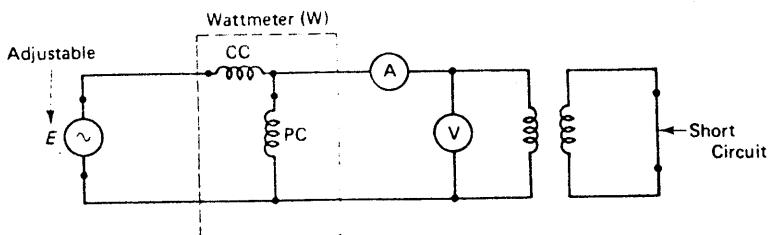
ج: ولتمنتر (V)

لذا از رابطه (۷-۳۵) میتوان  $R_{Cu}$  را حساب کرد: باید توجه داشت که:

۱ -  $P_{Cu}$  (تلفات مسی) را ولتمنتر نشان میدهد.

۲ - آمپرمنتر جریان را نشان میدهد.

با تقسیم عدد ولتمنتر بر عدد آمپرمنتر امپدانس  $Z_{Cu}$  بدست می‌آید. حال چون  $I_1$  را قبل<sup>(۳)</sup> حساب کرده‌ایم، لذا از رابطه (۷-۳۳) میتوان  $I_1$  را بدست آورد.



شکل ۷-۱۹ - مدار مربوط به آزمایش اتصال گوتاه در ترانسفورماتور

یک ترانسفورماتور با مشخصات زیر مفروض است :

$$\text{ولت} \quad ۱۲۰/۲۴ = \text{ولتاژ ثانویه} / \text{ولتاژ اولیه}$$

$$\text{هر تر} \quad ۶۰ = \text{فرکانس}$$

$$\text{ولت آمپر} \quad ۲۴۰ = \text{توان اسمی}$$

طرف فشار ضعیف (ثانویه) را اتصال کوتاه می‌کنیم و اندازه‌گیری‌های لازم را در طرف فشار قوی (اولیه) انجام میدهیم . واتمتر عدد  $۳/۲$  وات ، واتمتر عدد  $۲/۸$  ولت و آمپر متر جریان اسمی را شان میدهند . مطلوبست محاسبه پارامترهای مدار معادل نسبت به طرف اولیه و ثانویه .

**حل :**

ابتدا جریان اسمی را از رابطه (۱۸ - ۲) بدست می‌وریم :

$$I_{ir} = \frac{240 \text{ VA}}{120 \text{ V}} = 2 \text{ A}$$

از رابطه (۷ - ۲۵) داریم :

$$R_{e1} = \frac{P_{Cu}}{I_{ir}^2} = \frac{W}{I_{ir}^2}$$

$$= \frac{3.2 \text{ W}}{(2 \text{ A})^2} = 0.8 \Omega$$

طبق قانون اهم داریم :

$$Z_{e1} = \frac{2.8 \text{ V}}{2 \text{ A}} = 1.4 \Omega$$

از رابطه (۷ - ۲۳) داریم :

$$X_{e1} = \sqrt{Z_{e1}^2 - R_{e1}^2}$$

$$= \sqrt{1.96 - 0.64} = 1.1 \Omega$$

از رابطه (۷ - ۲۶) داریم :

$$R_{e2} = \frac{R_{e1}}{a^2}$$

**چون :**

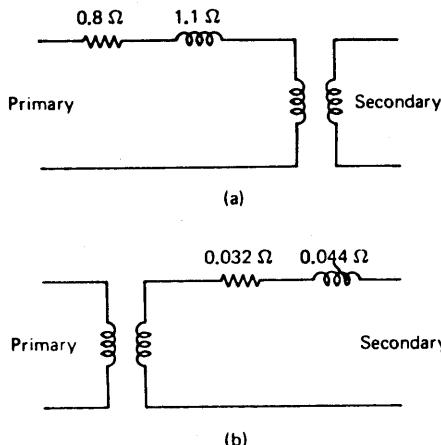
$$a = V_1/V_2 = 120 \text{ V}/24 \text{ V} = 5;$$

$$R_{e2} = \frac{0.8}{25} = 0.032 \Omega \quad \text{لذا :}$$

شکل (۷-۲۰) دو مدار معادل مربوط به این ترانسفورماتور را نشان میدهد.

### ۳-۲-۳-۷ محدودیتهای فیزیکی : ۷-۳-۲-۳ Physical Limitations.

"هنگام بحث درباره هسیرزیس (فصل ۱ - جلد اول) دیدیم که مواد مختلف دارای ماکریم چگالی شارکوناگون هستند. در مثالهای (۱-۱) و (۱-۱۲) در فصل اول (جلد اول) دیدیم که این محدودیت بر اندازه مواد مغناطیسی اثر میگذارد. باید گفت که مینیمم (حداقل) سطح مقطع برای هسته ترانسفورماتور نیز توسط همین کمیت ماکریم چگالی شار بدهست می‌آید. کمیتهای دیگر موثر بر اندازه سطح مقطع هسته ولتاژ اسمی، تعداد دور سیم پیچ‌ها و فرکانس می‌باشد. باید گفت که سطح مقطع سیم پیچ‌ها بوسیله جریان اسمی تعیین می‌شوند. مثالهای زیر این موضوع را بیشتر روشن میکنند.



شکل ۷-۲۰ مدار معادل ترانسفورماتور مربوط به مثال ۱۲-۷

a : پارامترها نسبت به اولیه داده شده‌اند

b : پارامترها نسبت به ثانویه ذکر شده‌اند

مثال ۱۳-۷ (Sistem ENG) :

یک ترانسفورماتور با مشخصات ذیل مفروض است :

ولت ۴۵۰/۴۰

تعداد دور سیم پیچ اولیه = ۵۵۰

هسته این ترانسفورماتور از ماده‌ای ساخته شده که حد اکثر چگالی شار آن ۴۰۰۰۰ ماسول برای نیحمره می‌باشد (مینیمم) سطح مقطع هسته مورد نیاز را در شرایط زیر حساب

کنید.

(الف) تحت فرکانس ۶۰ هرتز

(ب) تحت فرکانس ۴۰۰ هرتز

**حل:**

(الف) از رابطه (۷-۱۳۲) ماکریم یا پیکشاری که هر دو سیم پیچ اولیه و ثانویه را در برابر میگیرد حساب میکنیم :

$$\begin{aligned}\phi_m &= \frac{E_1}{4.44fN_1 \times 10^{-8}} \\ &= \frac{440}{4.44 \times 60 \times 550 \times 10^{-8}} = 300.3 \text{ kilolines}\end{aligned}$$

از رابطه (۷-۲۲) در فصل اول (جلد اول) داریم

$$\begin{aligned}A_{min} &= \frac{\phi_m}{B_{max}} \\ &= 300.3 \text{ kilolines} / 40 \text{ kilolines in}^2 \\ &= 7.5 \text{ in}^2\end{aligned}$$

(ب) فرض (الف) را تکرار میکنیم :

$$\begin{aligned}\phi_m &= \frac{440}{4.44 \times 400 \times 550 \times 10^{-8}} \\ &= 45 \text{ kilolines}\end{aligned}$$

$$A_{min} = \frac{45 \text{ kilolines}}{40 \text{ kilolines/in}^2} = 1.1 \text{ in}^2$$

**مثال ۱۴-۲ (سیستم SI) :**

یک ترانسفورماتور با مشخصات ذیل مفروض است .

۴۰۰/۴۰ ولت

= تعداد دور سیم پیچ اولیه ۵۵۰

هسته این ترانسفورماتور از ماده ای ساخته شده که حد اکثر (ماکریم) چگالی شار آن ۱/۲ تسلای میباشد . مطلوب است محاسبه حداقل (مینیمم) سطح مقطع هسته مورد نیاز در تحت شرایط زیر :

(الف) فرکانس ۵۰ هرتز

(ب) فرکانس ۴۰۰ هرتز

**حل:**

(الف) از رابطه (۷-۱۳۵) متوان یک (ماکریم) شاری که هر دو سیم پیچ

اولیه و ثانویه را در برابر میگیرد حساب کرد.

$$\begin{aligned}\phi_m &= \frac{E_1}{4.44 f N_1} \\ &= \frac{440}{4.44 \times 50 \times 550} \\ &= 3.6 \times 10^{-3} \text{ Wb}\end{aligned}$$

از رابطه (۲b - ۱) در فصل اول (جلد اول) داریم :

$$\begin{aligned}A_{\min} &= \frac{\phi_m}{B_{\max}} \\ &= \frac{3.6 \times 10^{-3} \text{ Wb}}{1.2 \text{ T}} \\ &= 3 \times 10^{-3} \text{ m}^2\end{aligned}$$

(ب) فرض (الف) را با فرکانس ۴۰۰ هرتز تکرار میکنیم :

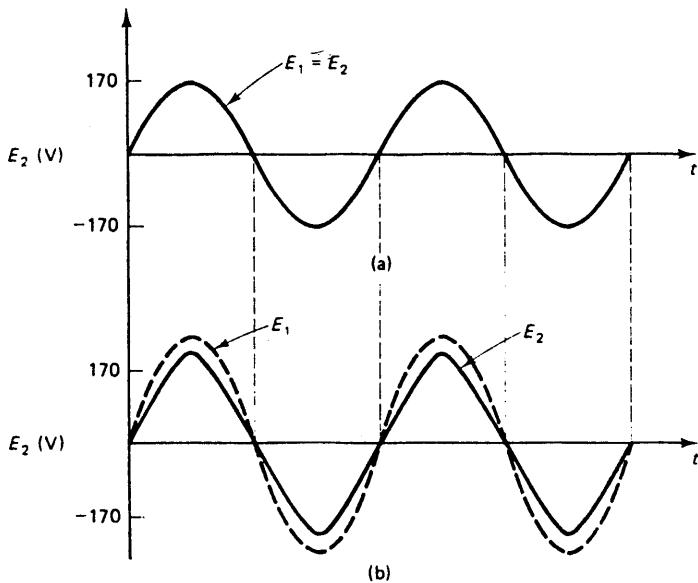
$$\begin{aligned}\phi_m &= \frac{440}{4.44 \times 400 \times 550} \\ &= 0.45 \times 10^{-3} \text{ Wb}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}A_{\min} &= \frac{0.45 \times 10^{-3} \text{ Wb}}{1.2 \text{ T}} \\ &= 0.375 \times 10^{-3} \text{ m}^2\end{aligned}$$

مثالهای فوق الذکرنشان میدهد که اندازه و ابعاد ترانسفورماتور نابعی از فرکانس بوده و هرچه فرکانس بیشتر شود ابعاد کوچکتر میگردد. بهمین خاطراست که ژنراتور هوایپما فرکانس ۴۰۰ هرتز ایجاد میکند، زیرا ابعاد و اندازه لوازم الکترو مغناطیسی موجود در هوایپما بشدت کاهش میباید، باید گفت اگر ترانسفورماتوری برای فرکانس ۵۰ یا ۶۰ هرتز طراحی شده باشد میتوان از آن برای فرکانسهای بالاتر استفاده کرد، اما اگر ترانسفورماتوری برای ۴۰۰ هرتز طراحی شده باشد نمیتوان آنرا در فرکانسهای کمتر مورد استفاده قرار داد. علت این امر آن است که اگر از این ترانسفورماتورها در فرکانسهای پائین استفاده کنیم، هسته اشباع شده و ولتاژ ثانویه مشابه یا متناسب با ولتاژ اولیه نخواهد بود.

همچنین اگر ولتاژ بکار برد شده برای ترانسفورماتوری بیش از ولتاژ اسمی آن باشد اثر غیر خطی (۱) پدیدار میشود، از روابط (۱۲ - ۷) در میبایم که شار ( $\phi_m$ )

با  $E_1$  متناسب است لذا اگر  $E_1$  خیلی زیاد شود،  $\phi_m$  بیش از مقدار مجاز برای هسته خواهد شد و هسته اشباع میگردد، شکل (۲-۲۱) رفتار ترانسفورماتوری را نشان میدهد که نسبت دورهای آن (۱) بوده و ولتاژ اسمی اولیه آن ۱۲۵ ولت میباشد (۱۷۵ ولت ماکریم) بسیار قابل توجه است که دریابیم در صورت افزایش ولتاژ  $E_1$  نه تنها نسبت تبدیل ۱:۱ را از دست داده‌ایم، بلکه ولتاژ ثانویه به موج مربعی نزدیکتر می‌شود. (شکل ۲-۲۱)



شکل ۲-۲۱: نمایش ولتاژ در ثانویه ترانسفورماتور

(a): ولتاژ اولیه با ولتاژ اسمی ترانسفورماتور برابراست

(b): ولتاژ اولیه ۵۵٪ از ولتاژ اسمی ترانسفورماتور بیشتر است.

### 7-3-3 Voltage Regulation

### ۲-۳-۲ تنظیم ولتاژ:

همانطور که میدانیم خروجی یک ترانسفورماتور عوامل ولتاژ کنترل شده میباشد، زیرا جریان تابعی از بار (صرف) خواهد بود. لذا تنظیم در ترانسفورماتور همان معنی تنظیم رادریتراتور DC دارد (فصل ۴-جلد اول) (برای بحث تنظیم ولتاژ در ترانسفورماتور شکل ۲-۱۸ b) را در نظر میگیریم. در این شکل واضح است که  $V_2$  با  $E_1$  برابر بوده و  $V_2$  را تقسیم  $\frac{V_2}{E_1}$  بر نسبت دورهای سیم پیچهای اولیه و ثانویه حاصل میگردد. در حالت بی‌باری جریان در مدار ثانویه وجود ندارد و لذا  $V_2$  و  $\frac{V_2}{E_1}$  بنا هم برابرند و لذا ولتاژ ترانسفورماتور دارد. حالت بی‌باری خواهد بود که آنرا با  $V_{N1}$  نشان

میدهیم . با باردار شدن ترانسفورماتور  $E_1$  ،  $V_1$  ،  $V_2$  تغییر نخواهد کرد ولی شروع بکاهش مینماید ، زیرا جریان ثانویه باعث افت ولتاژ در  $R_{e2}$  و  $X_{e2}$  میگردد . هنگامیکه ترانسفورماتور جریان اسمی (جریان بار کامل) را تحويل مصرف کنده میدهد در اینصورت  $V_T$  معادل ولتاژ بار کامل خواهد بود که با  $V_{FL}$  آنرا نشان میدهیم . این ولتاژ ( $V_{FL}$ ) معلوم بوده و جزء مقادیر اسمی ترانسفورماتور میباشد بعنوان مثال میتوان گفت که در مثالهای (۱۲ - ۷) و (۱۳ - ۷) ولتاژهای بار کامل (بار اسمی) ۲۴ و ۴۰ ولت میباشند . تنظیم ولتاژ در ترانسفورماتورها نیز اینچنین بیان میگردد .

$$\frac{\% \text{ voltage regulation}}{} = \frac{V_{NL} - V_{FL}}{V_{FL}} \times 100 \quad (7-37)$$

از نظر تئوری ، تخمین تنظیم ولتاژ در ترانسفورماتورها شامل ۳ مرحله میباشد .

- ۱ - انجام آزمایش اتصال کوتاه برای بدست آوردن  $R_{e2}$  و  $X_{e2}$  .
- ۲ - با توجه به شکل (۱۸ - ۷) مقدار  $I_2$  که همان  $V_{NL}$  است را حساب میکنیم . باید توجه کرد که بجای  $V_T$  مقدار  $V_{FL}$  و بجای  $I_2$  جریان اسمی ثانویه را قرار میدهیم .
- ۳ - با توجه به رابطه (۳۷ - ۷) میتوان تنظیم ولتاژ را حساب نمود .

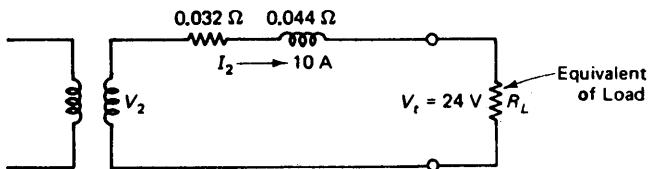
### مثال ۱۵ - ۷:

در مثال (۱۲ - ۷) تنظیم ولتاژ را حساب کنید مشروط بر آنکه بار اسمی را تحت ضریب توان واحد تغذیه نمائیم .

### حل :

از آنجاییکه مدار معادل ترانسفورماتور را در مثال (۱۲ - ۷) پیدا کرده‌ایم ، لذا مرحله اول انجام گرفته است ، چون ضریب توان واحد است لذا بار مقاومتی خالص میباشد ، پس مدار معادل ترانسفورماتور معادل شکل (۲۲ - ۷) خواهد بود ، در بار اسمی جریان  $I_2$  همان جریان اسمی بوده که معادل  $10\text{ آمپر}$  است و ولتاژ  $V_2$  همان ولتاژ اسمی میباشد ، با استفاده از قانون کیرشوف  $V_2$  را حساب میکنیم . در حقیقت  $V_2$  همان  $V_{NL}$  (ولتاژ در حالت بی‌باری) میباشد .

$$\begin{aligned} V_2^2 &= (0.032 \times 10 + 24)^2 + (0.044 \times 10)^2 \\ &= 591.46 + 0.19 = 591.65 \end{aligned}$$



شکل ۲۲ - ۷ مدار مربوط به مثال ۱۵ - ۷

از رابطه (۷-۳۷) داریم :

$$\% \text{ V.R.} = \frac{24.32 - 24}{24} \times 100 = 1.33\%$$

دانشجویان باید بگویند که چرا در حالت بی‌باری ولتاژ خروجی ترانسفورماتور از حالت بارداری بیشتر است.

اگر در مثال فوق بار شامل سلف و خازن نیز باشد مساله غامض‌تر می‌شود. در بخش ۱ - ۷ (همین فصل) دریافتیم که:

۱ - باری که ماهیتا "سلفی" است دارای ضریب توان پس فاز می‌باشد.

۲ - باری که ماهیتا "خازنی" است دارای ضریب توان پیش فاز است.

از رابطه زیر همواره می‌توان در حالت کلی برای پیدا کردن  $V_{NL}$  ( ) استفاده کرد، در رابطه زیر  $\cos \theta$  ضریب توان می‌باشد هنگامیکه ضریب توان پس فاز است علامت (+) را در نظر می‌گیریم و هنگامیکه ضریب توان پیش فاز است علامت (-) را منظور می‌کیم پس:

$$V_{NL} = V_2 = \sqrt{(R_{e2}I_{2r} + V_{FL} \cos \theta)^2 + (X_{e2}I_{2r} \pm V_{FL} \sin \theta)^2} \quad (7-38)$$

(+ for lagging PF, - for leading PF)

اثبات رابطه اخیر بعده دانشجویان است (راهنمایی: دیاگرام فازوری را رسم کنید).

## مثال ۷/۱۶

یک ترانسفورماتور با مشخصات زیر مفروض است.

ولت ۲۴۰۰/۲۴۰ = ولتاژ ثانویه / ولتاژ اولیه

کیلوولت‌آمپر ۶ = توان اسمی

$$X_{c2} = 0.22 \text{ اهم}$$

درصد تنظیم ولتاژ را موقعی که ترانسفورماتور بار اسمی را در تحت شرایط زیر تغذیه میکنید حساب کنید.

(الف) : ضریب توان واحد

(ب) : ضریب توان ۸۵٪ پس فاز

(ج) : ضریب توان ۸۵٪ پیش فاز

حل :

ابتدا جریان اسمی ثانویه را حساب میکنیم .

$$I_{2r} = \frac{6 \text{ kVA}}{120 \text{ V}} = 50 \text{ A}$$

(الف) اگر ضریب توان واحد باشد لذا :

$$\text{PF} = 1, \cos \theta = 1 \text{ and } \sin \theta = 0.$$

پس از رابطه (۳۸-۷) داریم :

$$\begin{aligned} V_{NL} &= \sqrt{(0.12 \times 50 + 120 \times 1)^2 + (0.22 \times 50 + 120 \times 0)^2} \\ &= 126.48 \text{ V} \end{aligned}$$

لذا از رابطه (۳۷-۷) داریم :

$$\% \text{ V.R.} = \frac{126.48 - 120}{120} \times 100 = 5.4\%$$

(ب) : اگر ضریب توان ۸۵٪ پس فاز باشد لذا :

$$\text{PF} = 0.85 \text{ lagging}, \cos \theta = 0.85 \text{ and } \sin \theta = 0.53.$$

پس :

$$\begin{aligned} V_{NL} &= \sqrt{(0.12 \times 50 + 120 \times 0.85)^2 + (0.22 \times 50 + 120 \times 0.53)^2} \\ &= 131.26 \text{ V} \\ \% \text{ V.R.} &= \frac{131.26 - 120}{120} \times 100 = 9.38\% \end{aligned}$$

(ج) اگر ضریب توان ۸۵٪ پیش فاز باشد ، در اینصورت :

$$\begin{aligned} V_{NL} &= \sqrt{(0.12 \times 50 + 120 \times 0.85)^2 + (0.22 \times 50 - 120 \times 0.53)^2} \\ &= 120.13 \text{ V} \end{aligned}$$

$$\% \text{ V.R.} = \frac{120.13 - 120}{120} \times 100 = 0.11\%$$

از نتایج فوق چنین برمی‌آید که بهترین تنظیم موقعی رخ میدهد که ضریب توان پیش فاز باشد، علت این امر آن است که یک بار خازنی به ترانسفورماتوری که ماهیتا "اندوفکتیو" است متصل شده است.

#### ۷-۳-۴ Efficiency ۴-۳-۲ راندمان:

برای محاسبه راندمان<sup>(۱)</sup> ترانسفورماتور از فرمول کلی زیر استفاده میکیم:

$$\eta\% = \frac{P_o}{P_i} \times 100 \quad (7-39)$$

که در آن:

$$\text{توان خروجی ترانسفورماتور} = P_o$$

$$\text{توان ورودی ترانسفورماتور} = P_i$$

معمولًا "توان خروجی معلوم بوده و توان ورودی اینچنین حساب میشود.

$$P_i = P_o + \text{total losses} \quad (7-40)$$

معمولًا "دو نوع تلفات در ترانسفورماتورها موجود است:

۱- تلفات مسی که توسط آزمایش اتصال کوتاه محاسبه میشود،

۲- تلفات هسته که توسط آزمایش مدار باز محاسبه میگردد،

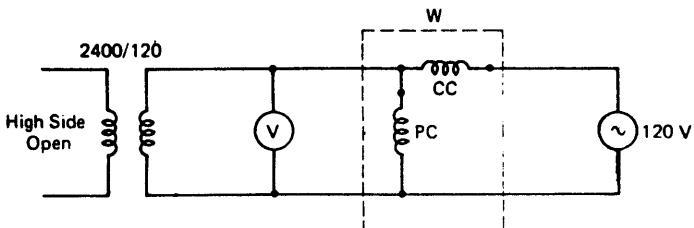
آزمایش اتصال کوتاه را قبلاً "شرح دادیم، در آزمایش مدار باز (۲)، ولتاژ اسمی را به یکی از سه پیچ‌ها اعمال میکیم (معمولًا "بطرف فشار ضعیف) و طرف دیگر را باز میگذاریم، واتمتری را در مدار سیم پیچی قرار میدهیم که به آن ولتاژ اعمال شده است. این واتمتر تلفات هسته را نشان میدهد. البته با تکه این روش تقریبی است ولی دقیق آن نسبتاً "خوب است، زیرا تلفات هسته به شار بستگی دارد و میدانیم شار نیز به ولتاژ واپس است، اگر ولتاژ اسمی برای این آزمایش بکار رود عدد واتمتر نیز تلفات هسته را در شرایط اسمی نشان میدهد. باید گفت با تغییرات بار، تلفات هسته به میزان قابل توجهی تغییر نمیکند. از طرفی چون یکی از مدارها باز است لذا حریان در مداری که به آن ولتاژ اعمال شده خیلی کم بوده و لذا تلفات مسی آن سیم پیچ قابل ملاحظه نیست. در نتیجه واتمتر کلا "تلفات هسته را نشان میدهد (شکل ۲-۲۳).

با توجه به آزمایش فوق میتوان تلفات هسته را محاسبه کرد و آنرا ثابت فرض میکیم. اما باید گفت که تلفات مسی با بار تغییر میکند زیرا تلفات مسی تابعی از محدود حریان است. مثلاً "میتوان گفت که اگر بار ترانسفورماتور نصف بار اسمی باشد، تلفات مسی در این

<sup>(۱)</sup>efficiency

2) Open-Circuit

حالت  $\frac{1}{3}$  تلفات مسی در شرایط اسمی است.



شکل ۲۳-۷ - مدار مربوط به آزمایش بی‌باری (مدار باز) جهت تعیین تلفات هسته

**مثال ۱۷ :**

یک ترانسفورماتور با مشخصات زیر مفروض است.

$$\text{ولتاژ ثانویه/ولتاژ اولیه} = 120/440$$

$$\text{کیلوولت آمپر} = 3 \text{ توان اسمی}$$

این ترانسفورماتور بار اسمی را در تحت ضریب توان واحد تغذیه می‌کند. توان خروجی و جریانی ثانویه را بدست آورید.

**حل:**

از رابطه (۱۱-۷) داریم:

$$\theta = 1,$$

$$P_o = P_a \cos \theta = 3 \text{ kVA} \times 1 = 3 \text{ kW}$$

از رابطه (۱۱-۱۹) داریم:

$$I_{2r} = \frac{3 \text{ kVA}}{440 \text{ V}} = 6.82 \text{ A}$$

**مثال ۱۸ :**

ترانسفورماتور مثال (۱۷-۷) را در نظر می‌گیریم این ترانسفورماتور نیمی از بار اسمی را در تحت ضریب توان  $9/10$  پس فاز تغذیه می‌کند. توان خروجی و جریان ثانویه را بدست آورید.

**حل:**

از رابطه (۱۱-۷) داریم:

$$P_a = \frac{1}{3}(3 \text{ kVA}) = 1.5 \text{ kVA}$$

$$P_o = P_a \cos \theta = 1.5 \text{ kVA} \times 0.9$$

$$= 1.35 \text{ kW}$$

در نصف بار اسمی، جریان ثانویه نیز نصف جریان اسمی میباشد.

$$I_2 = \frac{1}{2} I_{2r} = 3.41 \text{ A}$$

با توجه به نکات فوق میتوان رابطه راندمان را اینچنین نوشت:

$$\eta\% = \frac{P_o}{P_o + P_{Cu} + P_{core}} \times 100 \quad (7-41)$$

که در آن:

تلفات مسی ترانسفورماتور =  $P_{Cu}$

تلفات هسته ترانسفورماتور =  $P_{core}$

در رابطه فوق تمامی توانها باید بر حسب وات یا کیلو وات باشند. البته رابطه راندمان را میتوان بر حسب "ولت - آمپر" خروجی نیز چنین نوشت:

$$\eta\% = \frac{VA_{out} \times PF}{VA_{out} \times PF + P_{Cu} + P_{core}} \times 100$$

مثال ۱۹:

یک ترانسفورماتور با مشخصات اسمی زیر مفروض است:

ولت ۲۲۰/۶۰۰ = نسبت ولتاژها

هرتز ۶۰ = فرکانس

کیلو ولت آمپر ۱۰ = توان اسمی

بر روی این ترانسفورماتور آزمایش اتصال کوتاه و بی باری انعام شده و نتایج در حدول زیر مده است.

Open-circuit test (high side open)	Short-circuit test (low side shorted)
$V = 220 \text{ V}$	$V = 35 \text{ V}$
$I = 1 \text{ A}$	$I = \text{rated current}$
$W = 120 \text{ W}$	$W = 200 \text{ W}$

راندمان این ترانسفورماتور را در تحت شرایط زیر بدست آورید:

(الف) : بار اسمی و ضریب توان واحد

(ب) : نصف بار اسمی و ضریب توان واحد

(ج) : بار اسمی و ضریب توان  $1/8$  پس فاز

(د) : نصف بار اسمی و ضریب توان  $1/4$  پس فاز

(ه) : ۱۲۵% بار اسمی و ضریب توان واحد  
حل :

از آزمایش اتصال کوتاه در میباشیم که تلفات مسی در شرایط اسمی ۲۰۰ وات و تلفات هسته در شرایط اسمی ۱۲۰ وات میباشد .

(الف) : از رابطه (۴۲ - ۷) داریم :

$$\eta = \frac{10,000 \times 1}{10,000 \times 1 + 200 + 120} \times 100 \\ = 96.9\%$$

(ب) : از رابطه (۴۲ - ۷) استفاده میکنیم ولی این بار ولت آمپر خروجی ۵۰۰۰ میباشد و تلفات مسی  $\frac{1}{4}$  تلفات مسی در شرایط اسمی است :

$$\eta = \frac{5000 \times 1}{5000 \times 1 + 200(\frac{1}{2})^2 + 120} \times 100 \\ = \frac{5000}{5000 + 50 + 120} \times 100 \\ = 96.7\%$$

(ج) : از رابطه (۴۲ - ۷) داریم :

$$\eta = \frac{10,000 \times 0.8}{10,000 \times 0.8 + 200 + 120} \times 100 \\ = 96.15\%$$

(د) : از رابطه (۴۲ - ۷) داریم :

$$\eta = \frac{5000 \times 0.8}{5000 \times 0.8 + 200(\frac{1}{2})^2 + 120} \times 100 \\ = \frac{4000}{4000 + 50 + 120} \times 100 \\ = 95.9\%$$

(ه) : اگر بار بیش از بار اسمی گردد در اینصورت تلفات مسی نیز افزایش میباید ، لذا :

$$VA_{out} = 1.25 \times 10,000 = 12,500 VA$$

$$\eta = \frac{12,500 \times 1}{12,500 \times 1 + 200(1.25)^2 + 120} \times 100 \\ = \frac{12,500}{12,500 + 312.5 + 120} \times 100 \\ = 96.66\%$$

با توجه به نتایج فوق در میبایم که :

- ۱ - راندمان هرچه بار به بار اسمی نزدیکتر شود ، بهتر میگردد .
- ۲ - با کاهش ضریب توان راندمان نیز پائین میباید .
- ۳ - در شرایطی که ترانسفورماتور اضافه باردارد (غرض همثال فوق) راندمان کاهش میباید .
- ۴ - راندمان حداقل موقعی رخ میدهد که بار اسمی تحت ضریب توان واحد تعذیه شود .
- ۵ - ضریب توان پس فاز یا پیش فاز اثری بر روی راندمان ندارد (چرا؟)

### ۷-۳-۵ ترانسفورماتورهای چند سیم پیچه : *Multiple-Winding Transformers*

اغلب اوقات در یک وسیله الکتریکی به چند ولتاژ نیاز داریم . لذا به عوض آنکه ترانسفورماتورهای گوناگون و مجزا تعبیه کنیم از ترانسفورماتورهای چند سیم پیچه استفاده مینماییم . در این ترانسفورماتورها یک ولتاژ تک فازرا میتوان به چند ولتاژ بیشتر یا کمتر تبدیل نمود .

برای تحلیل اینگونه ترانسفورماتورها باید کمیت‌ها را بطرف اولیه یا ثانویه منتقل نمود (یا بالعکس) . چون در ترانسفورماتورهای چند سیم پیچه با چند ثانویه سروکار داریم لذا همه کمیت‌ها را بطرف اولیه میبریم .

**مثال ۷-۲۰ :**

یک ترانسفورماتور ۴ سیم پیچه مطابق شکل (۷-۲۴ a) مفروض است سیم پیچ ۲ در ثانویه به یک مقاومت خالص وصل شده است و سیم پیچ X به یک سلف خالص ، و سیم پیچ ۲ در ثانویه به یک خازن متصل شده است . مطلوب است :

(الف) : ولتاژ جریان در هر سیم پیچ

(ب) : ضریب توان ترانسفورماتور

(ج) : ولت آمپر تعذیه شده به هر سیم پیچ

**حل :**

(الف) : ابتدا نسبت دورهای هر ترانسفورماتور را حساب میکیم . همچنین با دانستن این نسبت دورها ولتاژ سیم پیچ هارا بدست می‌وریم . برای سیم پیچ X داریم :

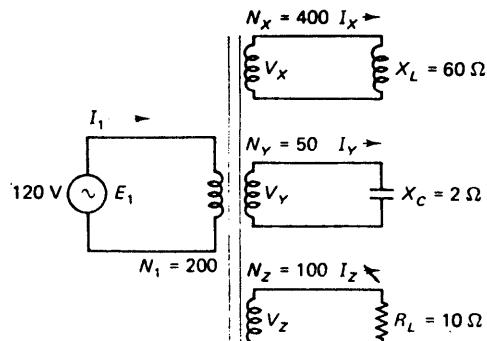
$$\text{turns ratio} = \frac{200}{400} = \frac{1}{2}$$

$$V_X = E_1 \div \frac{1}{2} = 240 \text{ V}$$

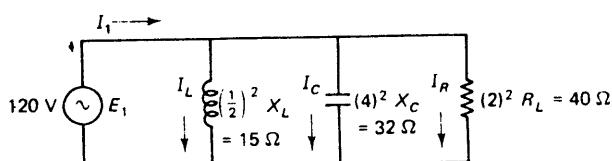
برای سیم پیچ Y داریم :

$$\text{turns ratio} = \frac{200}{50} = 4$$

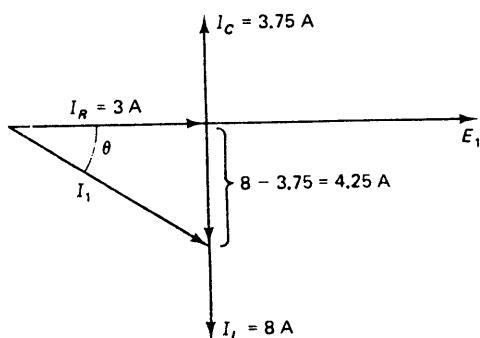
$$V_Y = E_1 \div 4 = 30 \text{ V}$$



(a)



(b)



(c)

شکل ۷-۲۴

(a) مدار مربوط به مثال ۷-۲۰

(b) مدار معادل نسبت به اولیه ترانسفورماتور

(c) دیاگرام فازی جستجویانه دارای

برای سیم پیچ Z داریم :

$$\text{turns ratio} = \frac{200}{100} = 2$$

$$V_Z = E_1 \div 2 = 60 \text{ V}$$

حال همه کمیتها را بطرف اولیه میبریم (شکل ۲-۲۴ b) لذا :

$$I_L = \frac{120 \text{ V}}{15 \Omega} = 8 \text{ A}$$

$$I_C = \frac{120 \text{ V}}{32 \Omega} = 3.75 \text{ A} \quad \text{and} \quad I_R = \frac{120 \text{ V}}{40 \Omega} = 3 \text{ A}$$

برای پیدا کردن جریان اولیه  $I_1$  از دیاگرام فاز روی شکل (۲-۲۴ c) کمک میگیریم . لذا :

$$I_1 = \sqrt{(3)^2 + (8 - 3.75)^2} \\ = 5.2 \text{ A}$$

اگر آمپر متری در اولیه قرار داده بودیم این جریان را اندازه گیری می نمود ، حال برای پیدا کردن جریان های ثانویه از رابطه (۲-۲۵) استفاده می شود .

$$I_X = I_L \times \frac{1}{2} = 4 \text{ A}$$

$$I_Y = I_C \times 4 = 15 \text{ A}$$

$$I_Z = I_R \times 2 = 6 \text{ A}$$

(ب) : ضریب توان عبارت است از کسینوس زاویه بین  $E_1$  و  $I_1$  با استفاده از شکل (۲-۲۴ c) داریم :

$$\theta = \arctan \frac{4.25}{3}$$

$$= 54.78^\circ$$

$$\text{PF} = \cos 54.78^\circ = 0.58$$

(ج) : ولت آمپر تغذیه شده توسط هر سیم پیچ اینچنین بدست می آید : برای سیم پیچ X داریم :

$$P_a = V_X I_X = 240 \text{ V} \times 4 \text{ A} = 960 \text{ VA}$$

برای سیم پیچ Y داریم :

$$P_a = V_Y I_Y = 30 \text{ V} \times 15 \text{ A} = 450 \text{ VA}$$

برای سیم پیچ Z داریم :

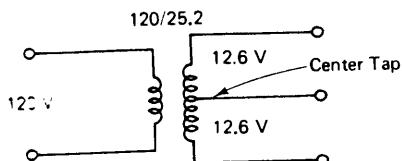
$$P_a = V_Z I_Z = 60 \text{ V} \times 6 \text{ A} = 360 \text{ VA}$$

برای سیم پیچ اولیه داریم :

$$P_a = E_1 I_1 = 120 \text{ V} \times 5.2 \text{ A} = 624 \text{ VA}$$

باید دانست که هر سیم پیچ ولت آمپر مخصوص بخود را تغذیه میکند و لذا سیم پیچ های مختلف باید دارای سطح مقطع های گوناگون باشند.

یکی از انواع دیگر ترانسفورماتورهای چند سیم پیچ ترانسفورماتورهای انشعابی (۱) هستند، در این ترانسفورماتورها ثانویه از یک سیم پیچ تشکیل شده است ولی ولتاژهای مختلفی میتوان از ثانویه بدست آورد، شکل (۲۵ - ۷) یک ترانسفورماتور با انشعاب میانی (وسط) (۲) را نشان میدهد.

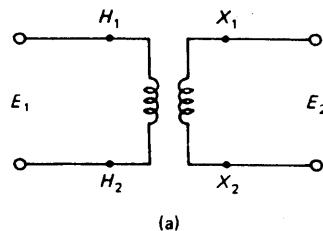


شکل ۲۵ - ۷ شمای یک ترانسفورماتور با انشعاب میانی

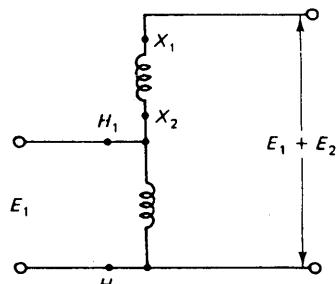
### ۶ - ۳ - ۷ اتو ترانسفورماتور:

در ترانسفورماتورهایی که تابحال مورد مطالعه قرار داده ایم، سیم پیچهای اولیه و ثانویه بطور مغناطیسی با هم کوپله میباشند و اتصال الکتریکی بین اولیه و ثانویه وجود ندارد. حال اگر سیم پیچهای اولیه و ثانویه را بطور الکتریکی نیز بهم وصل کنیم در اینصورت توانایی ترانسفورماتور را از نظر توان افزایش میباید. در اینصورت مقداری توان از طریق کوپلر مغناطیسی و مقداری توان نیز بخاراط اتصال الکتریکی اولیه و ثانویه انتقال میباید، لذا در اینصورت ترانسفورماتورهایی بارتدمان بهتر و اقتصادی تر بددست میآید. در اتو ترانسفورماتورها (۳) باید پلاریته سیم پیچها بخوبی رعایت گردد. شکل (۲۶ - ۷) دو اتصال متداول را نشان میدهد. در شکل (۲۶ - ۷) اتو ترانسفورماتور افزاینده نشان داده شده و در شکل (۲۶ - ۸) اتو ترانسفورماتور کاهنده (۴) رسم شده است.

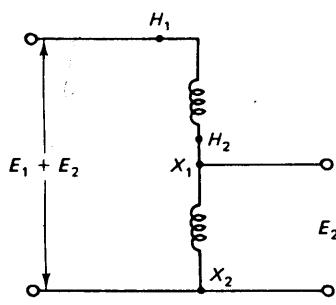
- 1) Tapped-transformer
- 2) Centre-tapped-Transformer
- 3) Auto transformer
- 4) Step-down transformer



(a)



(b)



(c)

شکل ۷-۲۶

(a) : یک ترانسفورماتور تک فاز

(b) : یک اتوترانسفورماتور افزاینده

(c) : یک اتوترانسفورماتور کاهنده

مثال ۷-۲۱ :

از یک ترانسفورماتور ۴۴۰/۴۴۰ ولتی با توان اسمی ۳ کیلو ولت آمپر برای ساخت

یک اتوترانسفورماتور افزاینده ۴۴۰/۶۶۰ ولتی استفاده میکنیم.

(الف) : یاگام اتصالات را رسم کنید.

(ب) : جریانها را در شرایط اسمی حساب کنید، همچنین توان اسمی (KVA) (اتو ترانسفورماتور را بدست آورید.

حل:

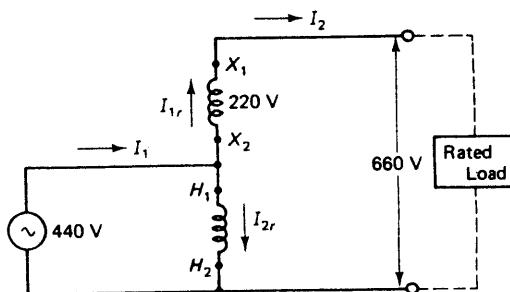
(الف) : بشكل (۲۷) توجه کنید.

(ب) : برای پیدا کردن جریانها، ابتدا جریانهای اسمی ترانسفورماتور اصلی را پیدا میکنیم. از رابطه (۱۸ - ۷) داریم:

$$I_{1r} = \frac{3000 \text{ VA}}{220 \text{ V}} = 13.64 \text{ A}$$

از رابطه (۱۹ - ۷) داریم:

$$I_{2r} = \frac{3000 \text{ VA}}{440 \text{ V}} = 6.82 \text{ A}$$



شکل ۲۷ - ۷ مدار مربوط به قسمت الف در مثال ۲۱

با توجه بشکل (۲۷) درمی‌یابیم که جریان ثانویه در اتو ترانسفورماتور ( $I_2$ ) معادل جریان اسمی طرف فشار ضعیف در ترانسفورماتور اصلی ( $I_{1r}$ ) میباشد. لذا:

$$I_2 = I_{1r} = 13.64 \text{ A}$$

توان اسمی (kVA) خروجی اتو ترانسفورماتور از حاصلضرب ولتاژ و جریان ثانویه بدست می‌آید.

$$660 \text{ V} \times 13.64 \text{ A} = 9002 \text{ VA} \approx 9 \text{ kVA}$$

توان اسمی (kVA) ورودی به ترانسفورماتور نیز معادل توان اسمی خروجی است (راندمان را ۱۰۰٪ در نظر میگیریم). لذا:

$$9002 \text{ VA} = 440 \text{ V} \times I_1$$

$$I_1 = \frac{9002}{440} = 20.46 \text{ A}$$

حال ممکن محسلات فوق را با کارگردانی قانون دیشوف در کوه H-چک نمود.

$$I_{2r} = I_1 - I_{1r} = 20.46 - 13.64$$

= 6.82 A (as originally calculated)

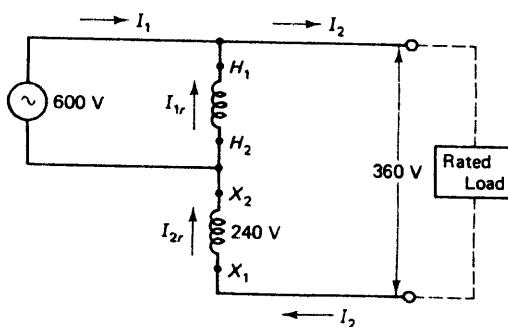
در مثال فوق با توجه به شکل ۲۷-۷ در میبایسیم که :

- ۱ - از ۹ کیلو آمپر ورودی به اتو ترانسفورماتور که معادل  $I_1 = 440 \times 1$  است، ۳ کیلو ولت آمپر ( $I_{2r} = 440 \times 1$ ) بخاطر عمل القاء<sup>(۱)</sup> از اتو ترانسفورماتور خارج میگردد.
- ۲ - بقیه ۶ کیلو ولت آمپر ( $I_1 - I_{2r}$ ) بخاطر عمل هدایت<sup>(۲)</sup> از اتو ترانسفورماتور خارج میشود.

مثال ۲۲-۷:

یک ترانسفورماتور  $600/240$  ولتی با توان اسمی  $7/5$  کیلو ولت آمپر مفروض است و میخواهیم توسط آن اتو ترانسفورماتور کا هنده  $360/240$  ولتی بدست آوریم.  
 (الف) : دیاگرام مدار را رسم کنید.  
 (ب) : جریانها در شرایط اسمی و توان اسمی (kVA) اتو ترانسفورماتور را بدست آورید.  
 حل :

(الف) : به شکل ۲۸-۷) رجوع کنید.



شکل ۲۸-۷ مدار مربوط به قسمت الف در مثال ۲۲-۷

(ب) : ابتدا جریانهای اسمی ترانسفورماتور اصلی را پیدا میکیم.

$$I_{1r} = \frac{7500 \text{ VA}}{600 \text{ V}} = 12.5 \text{ A}$$

$$I_{2r} = \frac{7500 \text{ VA}}{240 \text{ V}} = 31.25 \text{ A}$$

با توجه به شکل (۲-۲۸) داریم :

$$I_2 = I_{2r} = 31.25 \text{ A}$$

توان اسمی خروجی (kVA) عبارتست از :

$$360 \text{ V} \times I_2 = 360 \text{ V} \times 31.25 \text{ A} = 11.25 \text{ kVA}$$

توان ورودی اتو ترانسفورماتور مانند توان خروجی می‌باشد (راندمان را ۱۰۰٪ در نظر میگیریم) لذا :

$$11.25 \text{ kVA} = 600 \text{ V} \times I_1$$

$$I_1 = \frac{11.25 \text{ kVA}}{600 \text{ V}} = 18.75 \text{ A}$$

با بکار بردن قانون کیرشوف در گره میتوان محاسبات فوق را چک کرد .

$$I_1 + I_{1r} = I_2$$

$$I_{1r} = I_2 - I_1 = 31.25 \text{ A} - 18.75 \text{ A}$$

$$= 12.5 \text{ A} \text{ (as originally calculated)}$$

باید توجه داشت که :

۱- از ۱۱/۲۵ کیلو ولت آمپر انتقالی از ورودی به خروجی ، ۷/۵ کیلو ولت آمپر (۱۱,۰۰۰ × ۶۰۰) بوسیله عمل القاء انتقال می‌باشد .

۲- بقیه ۷/۲۵ کیلو ولت آمپر ((۱۱,۰۰۰ - I<sub>1r</sub>) × ۶۰۰) بوسیله عمل هدایت منتقل می‌شود .

#### 7-4 REVIEW OF THREE-PHASE AC THEORY

۴- مروی بر تئوری مدارهای سه فاز AC:

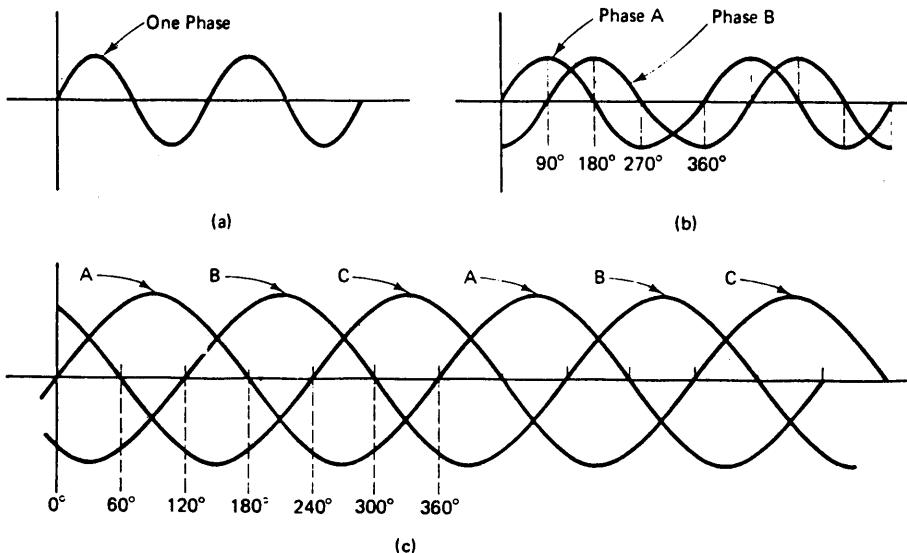
تا بحال در این کتاب راجع به مدارهای تک فاز AC صحبت کرده‌ایم ، و معمولاً "لوازم منزل با ولتاژ تک فاز کار می‌کنند و بخارط همین موضوع بر قهای منطقه‌ای اکثراً "برق تک فاز به منازل میدهند ، اما مدارهای AC سه فاز (۱) دارای مزیتهای گوناگون می‌باشند ، در مدارهای سه فاز مقدار ولتاژهای هر فاز مشابه یکدیگرند ولی این ولتاژها با یکدیگر اختلاف فاز دارند ، لذا پیک (ماکریم) ولتاژها در مدارهای AC سه فاز با هم رخ نمیدهند ، شکل (۲-۲۹) شمای سه ولتاژ مربوط به مدارهای AC سه‌فاز را نشان میدهد ، البته در این شکل ولتاژهای مدارهای تک فاز و دو فاز نیز رسم شده‌اند ، به سیستمهایی که بیش از یک ولتاژ در آنها وجود دارد اصطلاحاً "سیستمهای چند فازه" (۲) اطلاق می‌گردد ،

1) Three Phase

2) Poly phase

و متداول ترین سیستم چند فازه همان سیستم سه فاز است ، طرز نام گذاری فازها را اصطلاحاً  
 توالي فاز (۱) مینامند. توالي فاز برای سیستم سه فاز نشان داده شده در شکل (۲ - ۲۹ c )

میباشد . مزایای توان سه فاز عبارتست از :



شکل ۲ - ۲۹ :

(a) : ولتاژ یک فاز

(b) : ولتاژ دو فاز AC

(c) : ولتاژ سه فاز AC

- ۱ - توان بیشتری در سیستم سه فاز میتوان منتقل ساخت .
- ۲ - پخش توان (۲) در سیستم سه فاز به مراتب آرامتر از پخش توان نوسانی در سیستم تکفاز است .
- ۳ - ماشینهای الکتریکی سه فاز ارزانتر از سه ماشین الکتریکی تکفاز میباشد . و همچنین بهره برداری از ماشینهای الکتریکی سه فاز به مراتب ارجحتر از ماشینهای الکتریکی تکفاز است .

۱ - ۴ - ۷ روابط مربوط به سیستمهای سه فاز :  
 معمولاً "سیستمهای سه فاز یا سه سیمه (۳) بوده و یا چهار سیمه (۴) میباشد  
 در سیستمهای سه فاز سه سیمه ولتاژ بین هر دو خط ولتاژ خط (۵) ( $V_L$ ) نامیده میشود .

1) Phase Sequence

2) Power-Flow

3) Three-Wire

4) Four-Wire

5) Line-Voltage

در سیستمهای سه فاز چهار سیمی بنام سیم خنثی (۱) اضافه میگردد و در اینصورت ولتاژ بین هر خط و سیم خنثی ولتاژ فاز ( $V_p$ ) گفته میشود. در سیستم چهار سیمی ولتاژ بین دو خط همان ولتاژ خط ( $V_L$ ) خواهد بود. شکل (۷-۳۰) این موضوع را بیشتر روش میکند. در اینصورت میتوان گفت:

۱- سه ولتاژ خط ( $V_{AB}$ ،  $V_{BC}$  و  $V_{CA}$ ) با هم مساوی بوده ولی با یکدیگر اختلاف فاز دارند (مانند شکل C (۷-۲۹))

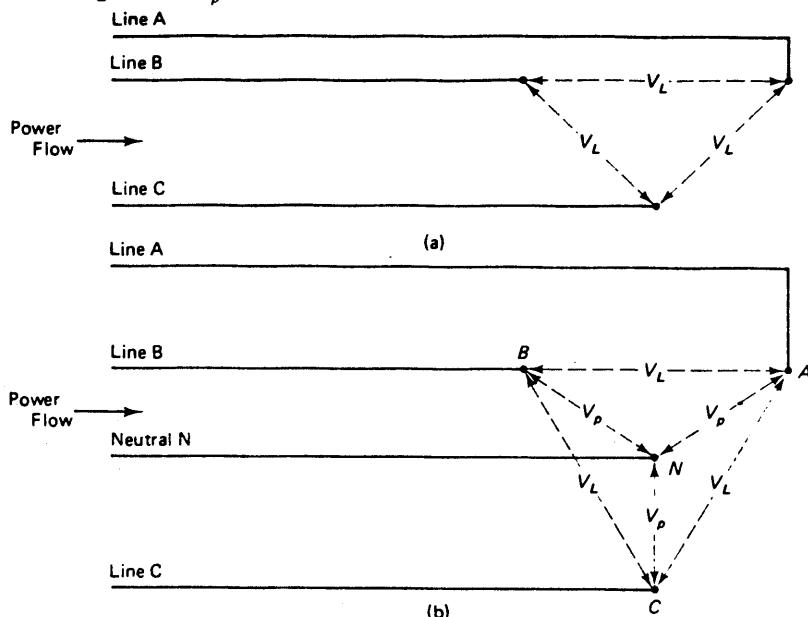
۲- سه ولتاژ فاز ( $V_{AN}$ ،  $V_{BN}$  و  $V_{CN}$ ) که همان  $V_p$  هستند با هم مساوی بوده ولی با یکدیگر اختلاف فاز دارند (مانند شکل C (۷-۲۹)).

۳- اگر قانون کیرشف را در شکل (۷-۳۰ b) بکار ببریم در اینصورت داریم:

$$V_{AB} = V_{AN} + V_{NB}$$

باید توجه داشت که  $V_{AN}$  و  $V_{NB}$  با هم ۶۰ درجه اختلاف فاز دارند (شکل C (۷-۲۹)). لذا این دو با هم بصورت فاز جمع می‌شوند. لذا رابطه اخیر بصورت زیر درمی‌آید.

$$V_L = \sqrt{3} V_p \quad (7-43)$$

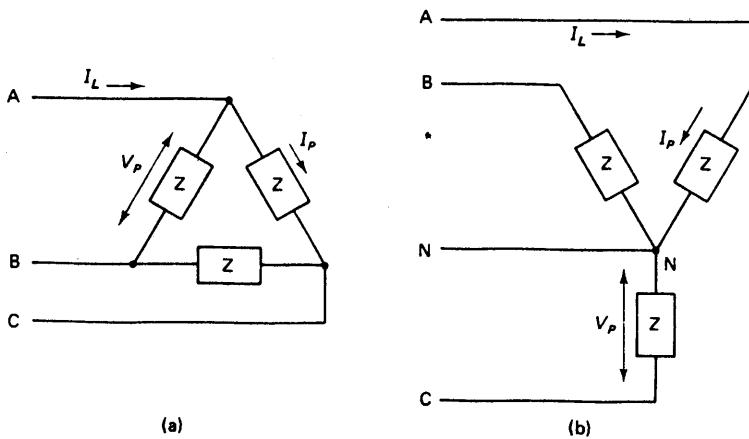


شکل ۷-۳۰

(b) : سیستم سه فاز سه سیمه

a : سیستم سه فاز سه سیمه

با آنکه سیستم سه فاز را به هر نوع باری (مصرفی) میتوان وصل نمود ولی توجه خود را به بار سه فاز متعادل معطوف می‌داریم . این گونه بارها از سه امیدانس مشابه تشکیل شده که به دو صورت ستاره یا مثلث (Y) یا (Δ) مطابق شکل (۷-۳۱) بیکدیگر متصل میشوند .



شکل ۷-۳۱ بار سه فاز متعادل

(a) اتصال مثلث یا  $\Delta$  (b) اتصال ستاره یا Y

با آنکه در شکل (۷-۳۱ b) سیم خنثی نشان داده شده است ولی در حالتی که بار متعادل (۱) است نقشی ایفا نمی‌کند زیرا در حالت بار متعادل جریانی از سیم خنثی نمیگذرد (جریان صفر) . اگر در حالتی یکی از فازها قطع شود در اینصورت تعادل ذکر شده در فوق بهم میخورد و در سیم خنثی جریان پدیدار میشود .

در حالتی که بار بصورت مثلث ( $\Delta$ ) میباشد (شکل a ۷-۳۱) ولتاژ دو سر یک فاز از بار ( $V_p$ ) معادل ولتاژ خط می‌باشد . جریان هر فاز در بار ( $I_p$ ) از تقسیم  $Z$  حاصل میگردد . بطور کلی برای بار مثلث شکل ( $\Delta$ ) داریم :

$$\Delta \text{ load} \quad \begin{cases} I_L = \sqrt{3} I_p \\ V_p = V_L \end{cases} \quad (7-44)$$

$$(7-45)$$

اگر بار بصورت ستاره (Y) باشد (شکل b ۷-۳۱) جریان خط با جریان هر فاز بار مشابه خواهد بود . اما ولتاژ دو سر هر فاز بار دیگر مساوی ولتاژ خط خواهد بود .

بطور کلی برای بار ستاره شکل داریم :

$$Y \text{ load} \quad \begin{cases} I_p = I_L \\ V_p = \frac{V_L}{\sqrt{3}} \end{cases} \quad (7-46)$$

روج

$$(7-47)$$

توان ظاهری در بار سه فاز اینچنین است.

$$P_a = 3V_p I_p \quad (7-48)$$

لذا کل توان ظاهری بار سه فاز عبارتست از:

$$P_a = \sqrt{3} V_L I_L \quad (7-49)$$

رابطه اخیر با جایگزینی روابط (۷-۴۷) و (۷-۴۶) در رابطه (۷-۴۸) حاصل میگردد. باید گفت که رابطه (۷-۴۹) برای هر دو نوع بار ستاره شکل (Y) یا مثلث شکل ( $\Delta$ ) صادق است (چرا؟).

در سیستم سه فاز توان حقیقی و راکتیو تحویلی به بار اینچنین بدست میآید.

$$P_r = \sqrt{3} V_L I_L \sin \theta \quad (7-50)$$

$$P_w = \sqrt{3} V_L I_L \cos \theta \quad (7-51)$$

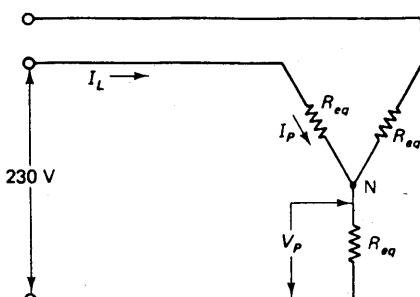
باید گفت که روابط فوق برای هر دو بار ستاره شکل (Y) یا مثلث شکل ( $\Delta$ ) صادق آند (چرا؟) در روابط (۵۰-۷) و (۵۱-۷) ضریب توان بوده و  $\theta$  زاویه امپدانس  $Z$  در شکل (۳۱-۷) میباشد. از گفتهای فوق نتیجه میگیریم که معمولاً "در سیستمهای سه فاز توانها بر حسب کمیتهای خطوط (ولتاژ خط و جریان خط) بیان میشوند.

### مثال ۷-۲۳:

یک سیستم سه فاز ۲۳۰ ولتی مفروض است و توان ظاهری ۲ کیلو ولت آمپر را تحت ضریب توان واحد به یک بار معادل سه فاز (ستاره شکل Y) تحویل میدهد. ولتاژها و جریانها را حساب کنید و مدار معادل بار را بدست آورید.

حل:

ابتدا مدار سیستم را رسم میکنیم و مجھولات مساله را بر روی آن مینویسیم. در شکل (۷-۳۲) بار بوسیله سه مقاومت ( $R_{eq}$ ) نشان داده شده است، زیرا ضریب توان در این مساله واحد فرض میگردد.



ولتاژ خط ۲۳۰ ولت بوده و ۲ کیلو ولت آمپر تحویل بار میشود . لذا از رابطه (۷-۴۹) داریم :

$$I_L = \frac{2000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 230 \text{ V}} = 5.02 \text{ A}$$

برای بار ستاره شکل (Y) داریم :

$$I_p = I_L = 5.02 \text{ A}$$

$$\begin{aligned} V_p &= \frac{V_L}{\sqrt{3}} = \frac{230 \text{ V}}{\sqrt{3}} \\ &= 132.8 \text{ V} \end{aligned}$$

از قانون اهم داریم :

$$\begin{aligned} R_{eq} &= \frac{V_p}{I_p} = \frac{132.8 \text{ V}}{5.02 \text{ A}} \\ &= 26.45 \Omega \end{aligned}$$

مثال ۲-۲۴ :

یک سیستم سه فاز ۴۴۰ ولتی و ۵۰ کیلو ولت آمپری بار اسمی را تحت ضربت توان ۰/۸ پس فاز تغذیه میکند . مطلوب است :

- (الف) : جریان خط دربار کامل
- (ب) : توان حقیقی تحویلی به بار
- (ج) : توان راکتیو تحویلی به بار
- (د) : در تحت چه شرایطی حداقل توان حقیقی انتقال مییابد .

\* حل :

(الف) : از رابطه (۷-۴۹) داریم :

$$\begin{aligned} I_L &= \frac{50,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 440 \text{ V}} \\ &= 65.6 \text{ A} \end{aligned}$$

(ب) : از رابطه (۷-۵۱) داریم :

$$\begin{aligned} P_w &= \sqrt{3} \times 440 \text{ V} \times 65.6 \text{ A} \times 0.8 \\ &= 39,995 \text{ W} \approx 40 \text{ kW} \end{aligned}$$

(ج)

$$\theta = \arccos 0.8 = 36.87^\circ$$

$$\sin \theta = 0.6$$

$$P_r = \sqrt{3} \times 440 \text{ V} \times 65.6 \text{ A} \times 0.6 \\ = 29,996 \text{ var} \approx 30 \text{ kvar}$$

(د) از رابطه (۷-۵۱) در مبایسیم که حداقل توان موقعی انتقال مبایسیم که:

- ۱- ولتاژ خط ولتاژ اسمی باشد.
  - ۲- جریان خط، جریان اسمی باشد.
  - ۳- ضریب توان واحد باشد.
- لذا:

$$\max. P_w = \sqrt{3} \times 440 \text{ V} \times 65.6 \text{ A} \times 1.0 \\ = 50 \text{ kW}$$

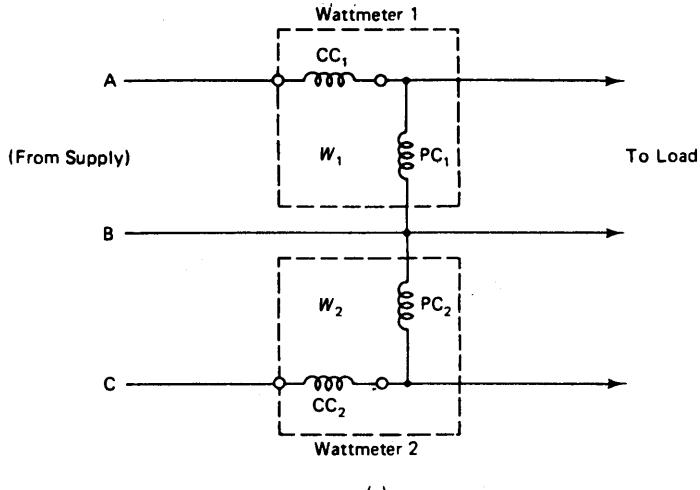
#### 7-4.2 Power Measurement in Three-Phase Systems

۲- ۴- اندازهگیری توان در سیستم سه فاز:

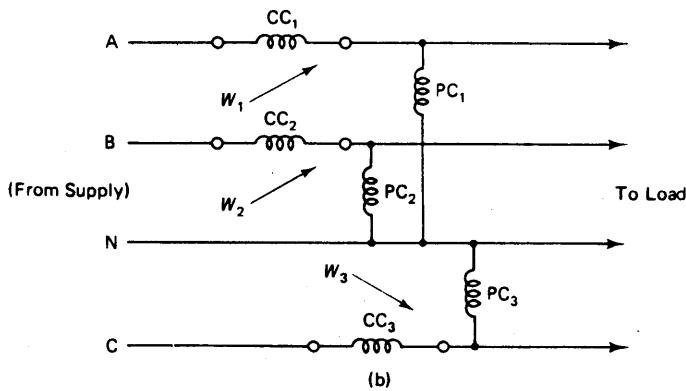
طبق تئوری بلوندل<sup>(۱)</sup> میتوان گفت که در یک سیستم N سیمه، کل توان را میتوان توسط (۱ - N) واتمر اندازهگیری نمود. لذا در سیستم سه فاز میتوان با دو واتمر کل توان سه فاز را اندازهگیری کرد. البته باید گفت که در سیستم سه فاز ۴ سیمه تعداد واتمرهای مورد نیاز ۳ عدد خواهد بود، در اینجا متذکر میشویم که در سیستم سه فاز ۴ سیمه متعادل چون از سیم خنثی (نول) جریان نمیگذرد، لذا میتوان آنرا حذف نمود و لذا باز با ۲ واتمر میتوان کل توان سه فاز را اندازهگیری نمود. شکل (۷-۳۲) طرز نمایش نصب ۲ و ۳ واتمر را در سیستم سه فاز نشان میدهد، در هر دو شکل کل توان جمع جبری اعداد واتمرها خواهد بود، چون در این فصل بیشتر تعریز ما به سیستم سه فاز متعادل است، لذا توجه خود را به سیستم ۲ واتمری معطوف می‌داریم.

هرگاه ضریب توان بار واحد باشد، اعداد نشان داده شده توسط واتمرها مثبت بوده و با یکدیگر برابرند. لذا کل توان سه فاز متعادل  $W_1 + W_2$  خواهد بود، اگر ضریب توان پس فاز باشد، یکی از واتمرها مثلاً  $W_1$  عددی بزرگتر از  $W_2$  را نشان میدهد ولی واتمر  $W_1$  همواره عدد مثبتی را نشان می‌دهد. اما واتمر  $W_2$  باید چک گردد که عدد مثبت یا منفی را نشان دهد، اگر واتمر  $W_2$  عدد منفی را نشان می‌دهد در اینصورت جهت توان از بار به منبع خواهد بود ولی چون عدد  $W_1$  از عدد  $W_2$  همواره بزرگتر است لذا  $W_2 - W_1$  همواره مثبت است یعنی توان خالص مثبت خواهد بود.

۱) Block's theorem



(a)



(b)

شکل ۳۳-۷ اندازهگیری توان در سیستم سه فاز

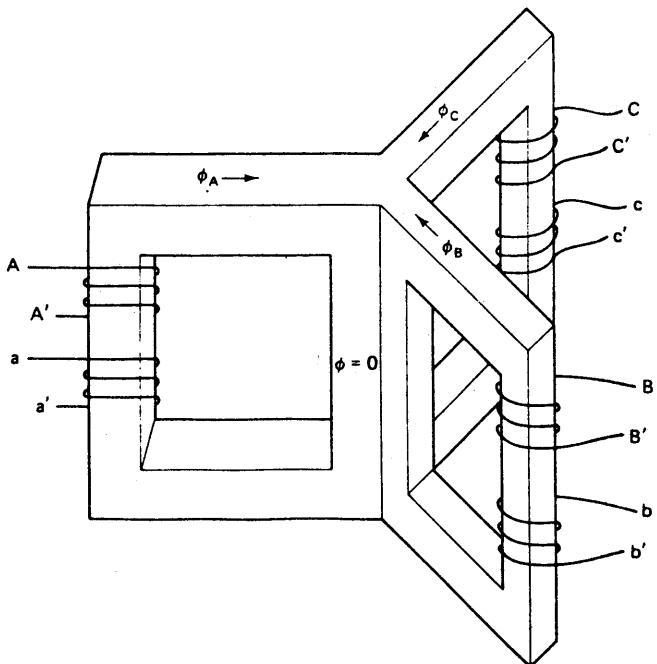
ب سه فاز سیمه

ا سه فاز سه سیمه

**THREE-PHASE TRANSFORMERS****۵-۷ ترانسفورماتورهای سه فاز:**

ترانسفورماتورهای سه فاز با ولتاژهای سه فاز کار میکنند. یکی از روش‌های تولید ترانسفورماتورهای سه فاز استفاده از سه ترانسفورماتور مشابه تکفاز میباشد. در اینجا باید گفت:

- ۱- اگر از سه ترانسفورماتور تکفاز استفاده شود، در صورت خرابی یکی از ترانسفورماتورها میتوان از ۲ عدد دیگر استفاده کرد.
- ۲- اما ترانسفورماتور سه فاز ارزانتر از ۳ عدد ترانسفورماتور تکفاز است.
- ۳- در پیشامتدگ میشوند که اگر ترانسفورماتور سه فاز خراب شود باید کل آنرا عوض



شکل ۳۴ - ۷ شمای ساده یک هسته ترانسفورماتور سه فاز با سیم پیچهای مربوطه

کرد و دیگر قابل استفاده نیست.

در نتیجه تصمیم گیری درباره استفاده از ترانسفورماتور سه فاز یا سه ترانسفورماتور تکفاز به نوع استفاده در سیستم بستگی دارد. البته باید گفت تحلیل این دو نوع سیستم یعنی سه ترانسفورماتور تکفاز یا یک ترانسفورماتور سه فاز بیکسان میباشد.

برای سهولت امر سیم پیچهای اولیه را با A، B و C و سیم پیچهای ثانویه را با a، b و c نشان میدهیم (شکل ۳۴ - ۷). باید گفت چون ولتاژهای اولیه با هم ۱۲۰ درجه اختلاف فازدارند. لذا شارهای  $\phi_A$ ،  $\phi_B$ ،  $\phi_C$  نیز با یکدیگر ۱۲۰ درجه اختلاف فازدارند. لذا این شارها در مسیر مشترک خود با هم بصورت فازور حجم میشوند، لذا شار در پایه وسطی ترانسفورماتور صفرخواهد بود. درنتیجمدر ساختمان ترانسفورماتورها پایه وسطی حذف میگردد. اگر سیم پیچهای اولیه و ثانویه بطرق گوناگون بهم وصل شوند، شکلهای مختلفی از سیم پیچ اولیه و ثانویه بدست می‌آید.

البته باید گفت طرز اتصال سیم پیچهای اولیه و ثانویه کل توان ظاهری (کیلو ولت-آمپر) ترانسفورماتور را تغییر نمی‌دهد. باید گفت که سه سیم پیچ اولیه با یکدیگر مشابهاند و سه سیم پیچ ثانویه نیز مشابه کدیگر میباشند.

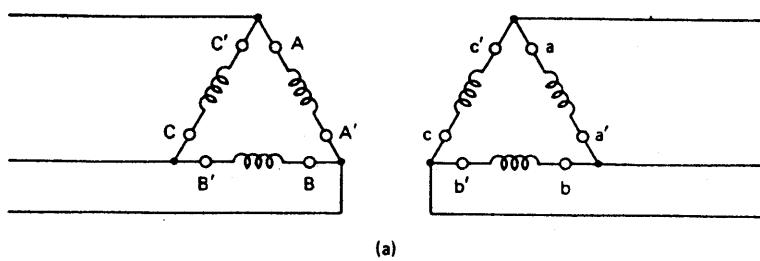
## ۱ - ۵ - ۲ طرز اتصالات سیم پیچ‌ها در ترانسفورماتورهای سه‌فاز

## 7-5.1 Basic Transformer Connections

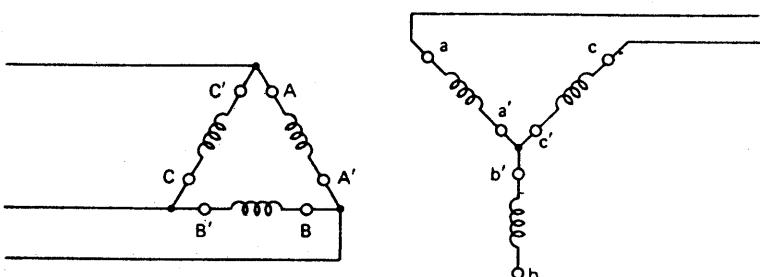
سیم پیچ‌های اولیه در شکل (۷-۳۴) را میتوان بدو طریق متصل نمود.

- ۱ - اگر  $A'$ ،  $B'$ ،  $C'$  به یکدیگر وصل شوند، و ولتاژهای سه‌فاز را به  $A$  و  $B$  و  $C$  متصل کنیم در این صورت اتصال ستاره (Y) بدست می‌آید (شکل ۷-۳۵ a).
- ۲ - اگر  $A$  به  $B$  و  $B'$  به  $C$  و  $C'$  به  $A'$  وصل شوند اتصال مثلث (Δ) حاصل می‌گردد (شکل ۷-۳۵ b).

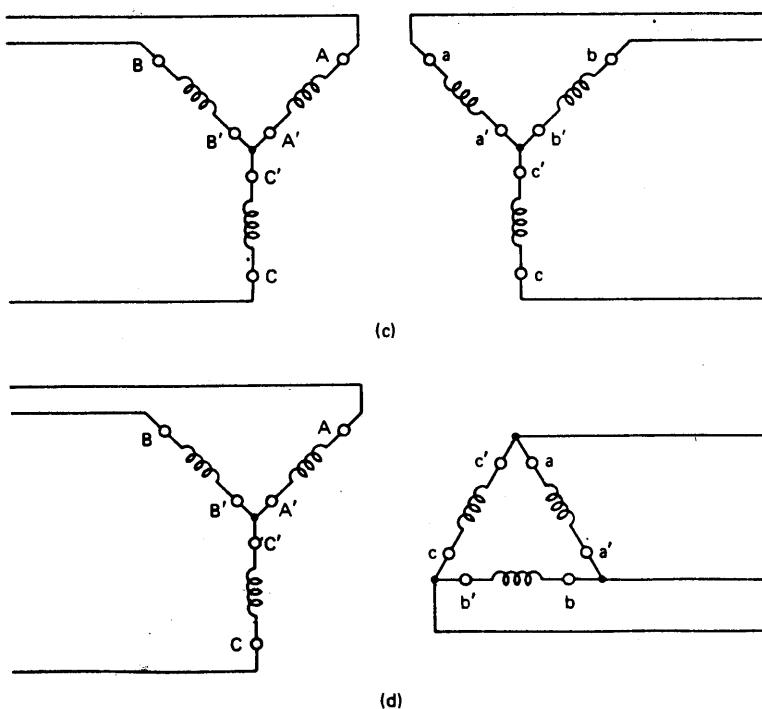
همچنین باید گفت که سیم پیچ‌های ثانویه را نباید متصل به صورت ستاره (Y) یا مثلث (Δ) بیکدیگر متصل نمود. البته خاطر نشان می‌سازیم که هر یک از این اتصالات امتیازات خاص خود را دارند که ما آنها را ذکر می‌کنیم. شکل (۷-۳۵ c) ۴ نوع اتصال برای سیم پیچ‌های ترانسفورماتورهای سه‌فاز را نشان میدهد. باید گفت اگر اولیه ترانسفورماتور به ولتاژ سه‌فاز وصل شود اولیه بمتابه بار سه فاز متعادل عمل می‌کند (بخش ۱-۴) در همین فصل)، لذا میتوان از روابط ذکر شده در بخش (۷-۴-۱) برای ترانسفورماتورهای سه‌فاز نیز استفاده نمود. در اینجا یادآوری می‌گردد که قدرت ظاهری اسمی (کیلو‌ولت آمپر اسمی) ترانسفورماتور سه‌فاز سه برابر قدرت ظاهری اسمی هر فاز میباشد.



(a)



(b)



شکل ۷-۳۵: ۴ نوع اتصال متناول برای سیم پیچهای ترانسفورماتورهای سه فاز

(a) اتصال مثلث - مثلث  $\Delta\text{-}\Delta$  (b) اتصال مثلث - ستاره  $\Delta\text{-}Y$ (c) اتصال ستاره - ستاره  $Y\text{-}Y$  (d) اتصال ستاره - مثلث  $Y\text{-}\Delta$ 

## مثال ۷-۲۵:

یک ترانسفورماتور سه فاز با مشخصات زیر مفروض است :

کیلو ولت آ مهر  $25 =$  توان اسمی ظاهری سه فازولت  $208 =$  ولتاژ اسمی ثانویهولت  $1200 =$  ولتاژ اسمی اولیه

اگر این ترانسفورماتور بار متعادلی را تغذیه کند ، مطابقت محاسبات زیر :

الف : کیلو ولت آ سیر اسمی و نسبت دور هر فاز

ب : جریان اولیه و ثانویه و ولتاژها

این مثال را در دو حالت زیر حساب کنید .

(۱-الف) : اتصال  $Y\text{-}Y$ (۲-ب) : اتصال  $\Delta\text{-}\Delta$

حل.

(۱-الف) : اتصال ۷-۷

کیلو ولت آمپر اسی هر فاز اینچنین بدست می‌آید.

$$\frac{25 \text{ kVA}}{3} = 8.333 \text{ kVA}$$

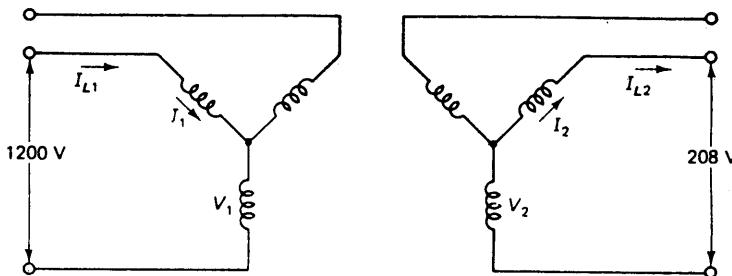
حال مداری مطابق شکل (۷-۳۶) در نظر میگیریم چون ترانسفورماتور سه فاز ۲۵ کیلو ولت آمپر به بار میدهد ، لذا ۲۵ کیلو ولت آمپر نیز از شبکه دریافت می‌کند . از رابطه

(۷-۴۹) داریم :

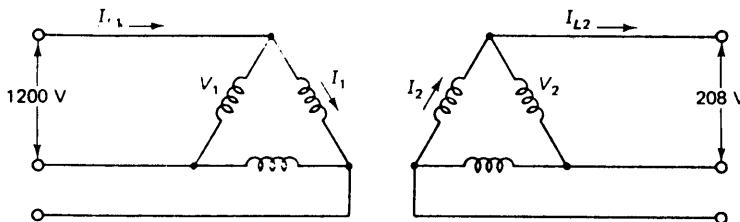
$$I_1 = I_{L1} = \frac{25,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 1200 \text{ V}} = 12.03 \text{ A}$$

از رابطه (۷-۴۷) داریم :

$$V_1 = \frac{1200 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 693 \text{ V}$$



شکل ۷-۳۶ مربوط به فرض اول مثال ۷-۲۵



شکل ۷-۳۷ مربوط به فرض دوم مثال ۷-۲۵

در ثانویه ترانسفورماتور داریم :

$$I_2 = I_{L2} = \frac{25,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 208 \text{ V}} = 69.4 \text{ A}$$

$$V_2 = \frac{208 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 120 \text{ V}$$

نسبت دورها در ترانسفورماتور از رابطه (۷ - ۲۰) بدست می‌آید.

$$a = \frac{V_1}{V_2} = \frac{693 \text{ V}}{120 \text{ V}} = 5.78$$

باید گفت که این نسبت با نسبت ولتاژهای خطوط ۱۲۰۰/۲۰۸ برابر است: (۷ - ب) : اتصال ۵-۵

میدانیم اتصال سیم پیچ‌ها در توان ترانسفورماتور تاثیری ندارد لذا توان هر فاز ۸/۳۲۳ کیلو ولت آمپر است. حال مداری مطابق شکل (۷ - ۳۷) رسم می‌کنیم. از این شکل داریم:

$$V_1 = 1200 \text{ V}$$

$$V_2 = 208 \text{ V}$$

جریانهای  $I_{L1}$ ،  $I_{L2}$  مطابق فرض (۱ - الف) هستند، زیرا کیلو ولت آمپر ترانسفورماتور و ولتاژ خطوط در هر دو حالت یکسان می‌باشد. از رابطه (۷ - ۴۶) داریم:

$$I_1 = \frac{I_{L1}}{\sqrt{3}} = \frac{12.03 \text{ A}}{\sqrt{3}} = 6.95 \text{ A}$$

$$I_2 = \frac{I_{L2}}{\sqrt{3}} = \frac{69.4 \text{ A}}{\sqrt{3}} = 40 \text{ A}$$

نسبت دورها اینچنانی است:

$$a = \frac{V_1}{V_2} = \frac{1200 \text{ V}}{208 \text{ V}} = 5.78$$

حال نتایج مساله را چک می‌کنیم. اگر  $V_1$  و  $I_1$  را ضرب کنیم باید توان ظاهری هر فاز بدست آید.

در قسمت (۱ - الف) داریم:

$$V_1 \times I_1 = 693 \text{ V} \times 12.03 \text{ A} \approx 8333 \text{ VA}$$

در قسمت (۷ - ب) داریم:

$$V_1 \times I_1 = 1200 \text{ V} \times 6.95 \text{ A} \approx 8333 \text{ VA}$$

البته خطای محاسبات بخاطر سرراست کردن عددها در محاسبات مربوط به ولتاژها و جریانها می‌باشد.

یک ترانسفورماتور سه فاز افزاینده به مشخصات زیر مفروض است .

$$\text{ولت} \quad 1200 / 13200 = \text{نسبت ولتاژها}$$

$$\text{کیلو ولت آمپر} \quad 100 \quad \text{توان اسمی ظاهري}$$

مطلوبست محاسبات زیر

الف جریانها و ولتاژهای اولیه و ثانویه

ب : اگر ترانسفورماتور بار اسمی را تغذیه کند نسبت دورها را بدست آورید ،  
این مساله را در دو حالت زیر حل کنید .

(۱-الف) : اتصال ۵-۲

(۲-ب) : اتصال ۲-۵

حل :

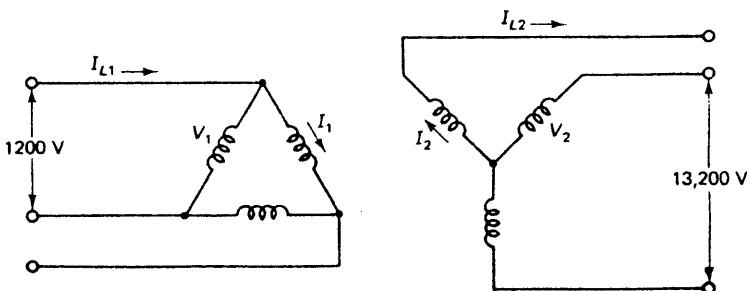
(۱-الف) توان اسمی هر فاز اینچنین بدست می‌آید .

$$\text{کیلو ولت آمپر} \quad 32 / 332 = \frac{100}{3} = \text{توان اسمی هر فاز}$$

مداری مطابق شکل (۷-۳۸) رسم می‌کنیم . از رابطه (۴۹-۷) داریم :

$$I_{L1} = \frac{100,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 1200 \text{ V}} = 48.11 \text{ A}$$

$$I_{L2} = \frac{100,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 13,200 \text{ V}} = 4.37 \text{ A}$$



شکل ۷-۳۸-۲ مدار مربوط به قسمت اول مثال ۷-۲۶

$$I_2 = I_{L2} = 4.37 \text{ A}$$

$$I_1 = \frac{I_{L1}}{\sqrt{3}} = \frac{48.11 \text{ A}}{\sqrt{3}} = 27.78 \text{ A}$$

$$V_1 = 1200 \text{ V}$$

$$V_2 = \frac{13,200 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 7621 \text{ V}$$

نسبت دورها اینچنین است :

$$a = \frac{V_1}{V_2} = \frac{1200 \text{ V}}{7621 \text{ V}} = 0.16$$

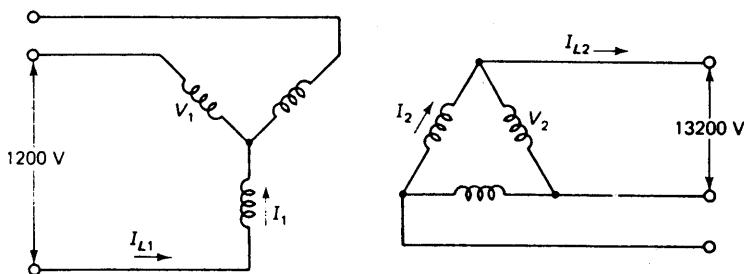
نسبت دورها در این حالت مانند مثال (۷-۲۵) دیگر مشابه نسبت ولتاژهای خطوط نمی‌باشد. (۷-ب) : توان اسی هر فاز به قرار زیر است :

$$\frac{100 \text{ kVA}}{3} = 33.33 \text{ kVA}$$

حال مداری مطابق شکل (۷-۳۹) رسم می‌کنیم. از رابطه (۷-۴۹) داریم.

$$I_{L1} = \frac{100,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 1200 \text{ V}} = 48.11 \text{ A}$$

$$I_{L2} = \frac{100,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 13,200 \text{ V}} = 4.37 \text{ A}$$



شکل ۷-۳۹: مدار مربوط به قسمت دوم مثال ۷-۲۶

مشاهده میشوند که این جریانها مشابه جریانهای محاسبه شده در فرض (۱-الف) است. از رابطه (۷-۳۹) داریم :

$$I_1 = I_{L1} = 48.11 \text{ A}$$

$$I_2 = \frac{I_{L2}}{\sqrt{3}} = \frac{4.37 \text{ A}}{\sqrt{3}} = 2.53 \text{ A}$$

$$V_2 = 13,200 \text{ V}$$

$$V_1 = \frac{1200 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 692.8 \text{ V}$$

نسبت دورها اینچنین است :

$$\alpha = \frac{V_1}{V_2} = \frac{692.8 \text{ V}}{13,200 \text{ V}} \\ = 0.0525$$

در اینجا نیز نسبت دورها مساوی نسبت ولتاژهای خطوط‌نمی باشد زیرا :

$$\frac{1200 \text{ V}}{13,200 \text{ V}} = 0.091$$

حال دوباره جوابهارا چک می‌کیم

برای فرض (۱ - الف) داریم :

$$V_1 \times I_1 = 1200 \text{ V} \times 27.78 \text{ A} = 33.3 \text{ kVA}$$

برای فرض (۲ - ب) داریم :

$$V_1 \times I_1 = 692.8 \text{ V} \times 48.11 \text{ A} = 33.3 \text{ kVA}$$

با توجه به نتایج دومثال (۲۵ - ۲۶) و (۲ - ۲۶) میتوان چنین گفت :

۱ - در اتصال مثلث (Δ) کل ولتاژ خط‌بردو سر سیم پیچ‌ها قرار می‌گیرد ،

۲ - در اتصال ستاره (Y) ۵۷٪ ولتاژ خط ( $\sqrt{3}/1$ ) بر دو سر سیم پیچ‌ها قرار می‌گیرد .

از دو بند فوق نتیجه می‌گیریم که در ترانسفورماتورهای فشار قوی با کیلو ولت آمپرسانتا "پائین از اتصال Y" استفاده می‌شود و این اتصال بر اتصال Δ-Δ ترجیح دارد ، زیرا اتصال Δ-Δ بدتر فشار ضعیف با کیلو ولت آمپرسانتا "بالا کاربرد دارد و بر اتصال Y-Δ ارجح است .

۳ - جریان سیم پیچ‌ها در اتصال Δ معادل ۵۷٪ جریان خط‌بوده ولی در اتصال Y-Δ جریان در سیم پیچ‌ها معادل جریان خط می‌باشد .

از بند ۳ نتیجه می‌گیریم که در کیلو ولت آمپرسانتا بالا بهتر است از ترکیبی از این دو اتصال استفاده شود (Δ-Δ، یا Y-Δ) ، در نتیجه هزینه سیستم پائین می‌آید ، از اتصال Y-Δ در ترانسفورماتورهای افزاینده (ابتدای خط انتقال انرژی) استفاده می‌شود و از اتصال Δ-Δ در ترانسفورماتورهای کاهنده (انتهای خط انتقال انرژی) استفاده می‌گردد . علاوه بر مطالب فوق میتوان گفت که :

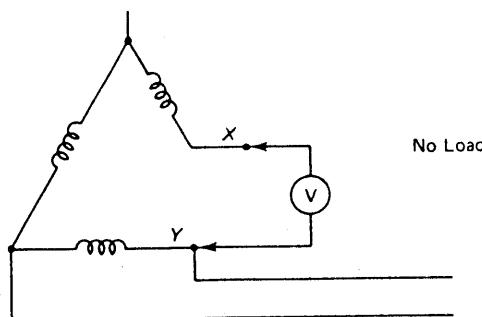
الف - در اتصال Y می‌توان به سیم خنثی (نول) دست یافت که خود مزبته بشمار می‌رود .

ب - در اتصال ۷ در شرایط بی باری میتوان سیم پیچهای یک فاز را تعویض کرد زیرا از سیم پیچ ها در این اتصال در حالت بی باری حریان عبور نمی کند .

ج - در اتصال  $\Delta$  چون یک مدار بسته وجود دارد ، ممکن است حریان در سیم پیچها در حالت بی باری وجود داشته باشد ، بخصوص در موقعی که اتصال این سیم پیچ ها غلط باشد ، برای تست کردن اتصال صحیح سیم پیچ ها در اتصال ۵ آزمایش مطابق شکل (۴۵-۷) ترتیب می دهیم . در این آزمایش قبیل از اتصال نقاط X و ۷ ولتاژ بین این دو نقطه اندازه گیری می شود . اگر ولتمتر عدد صفر یا عدد نزدیک ب صفر را نشان داد اتصال صحیح است . اگر اتصال غلط باشد ، ولتمتر عددی معادل ۲ برابر ولتاژ سیم پیچها را نشان میدهد . باید توجه کرد که این آزمایش در حالت بی باری صورت میگیرد .

د - یکی از مزایای اتصال ۵ این است که حتی موقعیکه یکی از سیم پیچها خراب باشد ، میتوان از ترانسفورماتور بصورت مثلث باز<sup>(۱)</sup> (۷) استفاده کرد و به آن اتصال ۷ گفته می شود .

البته باید گفت در اتصال ۷ توان اسمی کاهش می یابد . مثلا "اگر دو ترانسفورماتور تک فاز ۱۰ کیلوولت آمپری را بصورت مثلث باز ( ۷-۷ ) مورد بهره برداری قرار می دهیم ، توان اسمی مجموعه فقط  $17\frac{2}{3}$  کیلوولت آمپر خواهد بود و یکر ۲۰ کیلو ولت آمپر نمی باشد . مثال زیر این مطلب را روشن میکند .



شکل ۴۵-۷ آزمایش جهت اتصال صحیح در سیم پیچ مثلث ( ۵ )

مثال ۲۲ :

دو ترانسفورماتور تک فاز به مشخصات زیر مفروض آند :

ولت  $۲۳۰/۶۶۰$  = نسبت ولتاژها

کیلوولت آمپر ۱۰ = توان اسمی

اگر این دو ترانسفورماتور بصورت مثلث باز بهم متصل شوند.

مطلوبست:

(الف) : جریانهای اسمی در اولیه و ثانویه

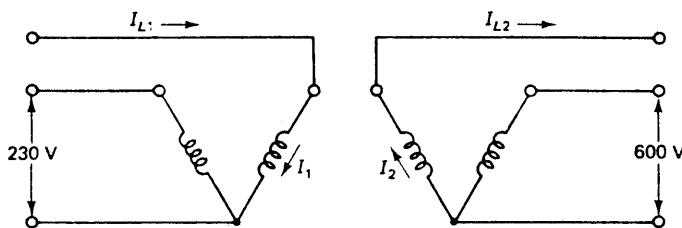
(ب) : کیلو ولت آمپر اسمی ترانسفورماتور حاصله

(ج) : اگر از ترانسفورماتور ثالثی استفاده کنیم که مشابه دو ترانسفورماتور فوق باشد و

اتصال  $\Delta$  ایجاد می‌کنیم . کیلو ولت آمپر اسمی ترانسفورماتور را در این حالت بدست آورید .

حل:

مداری مطابق شکل (۴۱ - ۷) ترتیب میدهیم :



شکل ۴۱ - ۷ مدار مربوط به مثال ۷ - ۲۷

(الف) : از روابط (۱۸) و (۱۹ - ۷) داریم :

$$I_1 = \frac{10,000 \text{ VA}}{230 \text{ V}} = 43.5 \text{ A}$$

$$I_2 = \frac{10,000 \text{ VA}}{600 \text{ V}} = 16.67 \text{ A}$$

از شکل (۴۱ - ۷) در می‌یابیم که جریانهای فوق با جریانهای خط مساویند

$$I_{L1} = I_1 = 43.5 \text{ A}$$

$$I_{L2} = I_2 = 16.67 \text{ A}$$

(ب) : چون این ترانسفورماتور (۷ - ۷) کار سه فاز را تعذیه می‌کند لذا

$$P_a = \sqrt{3} \times 600 \text{ V} \times 16.67 \text{ A}$$

$$= 17,320 \text{ VA} = 17.32 \text{ kVA}$$

يعنى ۸۶٪ کل مجموع توان اسمى دو ترانسفورماتور تک فاز

$$\frac{17.32}{20} \times 100\% = 86.6\%$$

(ج) : اگر اتصال ترتیب دهیم در این صورت کیلو ولت آمپر اسمی اینچنین میگردد ،

$$3 \times 10 \text{ kVA} = 30 \text{ kVA}$$

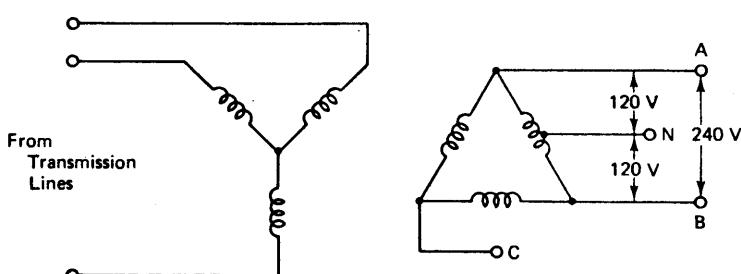
نتیجه آنکه با افزودن یک ترانسفورماتور ۱۰ کیلو ولت آمپری ظرفیت سیستم را ۱۲/۷ کیلو ولت آمپر افزایش داده ایم .

یکی دیگر از اتصالات متداول در کشور آمریکا اتصال  $\Delta$  چهار سیمه میباشد (شکل ۴۲ - ۷) . معمولاً در خانه های کشور آمریکا سیمه های A ، B و N وارد خانه میشود و سیم N از وسط سیم پیچ ثانویه ترانسفورماتور منشعب میگردد . لذا در خانه های آمریکا دو نوع ولتاژ وجود دارد .

۱ - ولتاژ ۱۲۰ ولتی

۲ - ولتاژ ۲۴۰ ولتی

در کارخانجات صنعتی آمریکا چهار سیم A ، B ، C و N وارد میگردد ، لذا در کارخانجات هم ولتاژ تکفاز ۱۲۵ ولتی وجود دارد و هم ولتاژ سه فاز ۲۴۰ ولتی برای ماشین آلات فراهم میگردد .



شکل ۴۲ - ۷ اتصال  $\Delta$  چهار سیمه

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 7

Symbol	Definition	Units: English and SI
$V$ (١)	Sinusoidal voltage	rms volts
$I$ (٢)	Sinusoidal current	rms amps
$V_m$ (٣)	Maximum or peak value of $V$	volts
$I_m$ (٤)	Maximum or peak value of $I$	amperes
$P_a$ (٥)	Apparent power	VA
$P_w$ (٦)	Real power	W
$P_r$ (٧)	Reactive power	var
$\text{PF}$ (٨)	Power factor	—
$f$ (٩)	Frequency of sinusoidal voltage	hertz
$\theta$ (١٠)	Power factor angle	degrees
$L$ (١١)	Inductance	henries
$X_L$ (١٢)	Inductive reactance	ohms
$C$ (١٣)	Capacitance	farads
$X_C$ (١٤)	Capacitive reactance	ohms
$ Z $ (١٥)	Magnitude of complex impedance	ohms
$\phi_1$ (١٦)	Primary winding leakage flux	lines or webers
$\phi_2$ (١٧)	Secondary winding leakage flux	lines or webers
$\phi_m$ (١٨)	Peak value of mutual flux linking primary and secondary windings	lines or webers
$N_1$ (١٩)	Number of turns on primary winding	—
$N_2$ (٢٠)	Number of turns on secondary winding	—
$E_1$ (٢١)	Voltage applied to primary winding	volts
$V_1$ (٢٢)	Voltage induced in primary winding	volts
$V_2$ (٢٣)	Voltage induced in secondary winding	volts
$a$ (٢٤)	Transformer turns ratio	—
$I_1$ (٢٥)	Primary current	amperes
$I_2$ (٢٦)	Secondary current	amperes
$I_{1r}$ (٢٧)	Rated primary current	amperes
$I_{2r}$ (٢٨)	Rated secondary current	amperes
$V_{1r}$ (٢٩)	Rated primary voltage	volts
$V_{2r}$ (٢٠)	Rated secondary voltage	volts
$I_M$ (٢١)	Primary-winding magnetizing current	amperes
$I_c$ (٢٢)	Current providing core losses	amperes
$I_p$ (٢٣)	Current supplying real power which is eventually delivered to a load	amperes
$\theta_0$ (٢٤)	No-load power factor angle	degrees
$Z_L$ (٢٥)	Complex load impedance	ohms
$Z_R$ (٢٦)	Reflected impedance	ohms
$Z_{RP}$ (٢٧)	Secondary impedance reflected to primary	ohms
$Z_{RS}$ (٢٨)	Primary impedance reflected to secondary	ohms
$Y_L$ (٢٩)	Load admittance	siemen (S)
$Y_1$ (٣٠)	Primary admittance	siemen
$Y_{RP}$ (٣١)	Secondary admittance reflected to primary	siemen
$Y_{RS}$ (٣٢)	Primary admittance reflected to secondary	siemen
$R_1$ (٣٣)	Equivalent resistance of primary winding	ohms
$R_2$ (٣٤)	Equivalent resistance of secondary winding	ohms
$X_1$ (٣٥)	Equivalent reactance of primary winding	ohms

Symbol	Definition	Units: English and SI
$X_2$ (۴۶)	Equivalent reactance of secondary winding	ohms
$Z_1$ (۴۷)	Equivalent impedance of primary winding	ohms
$Z_2$ (۴۸)	Equivalent impedance of secondary winding	ohms
$R_{e1}$ (۴۹)	Total transformer resistance looking into primary	ohms
$R_{e2}$ (۵۰)	Total transformer resistance looking into secondary	ohms
$X_{e1}$ (۵۱)	Total transformer reactance looking into primary	ohms
$X_{e2}$ (۵۲)	Total transformer reactance looking into secondary	ohms
$P_{Cu}$ (۵۳)	Transformer copper losses	watts
$P_{core}$ (۵۴)	Transformer core losses	watts
$V_L$ (۵۵)	Three-phase line-to-line voltage	volts
$V_p$ (۵۶)	Three-phase line-to-neutral (or phase) voltage	volts
$I_L$ (۵۷)	Three-phase line current	amperes
$I_p$ (۵۸)	Three-phase "phase" current	amperes
$R_{eq}$ (۵۹)	Equivalent resistance of a three-phase load	ohms
$I_{L1}$ (۶۰)	Primary-side line current of a three-phase transformer	amperes
$I_{L2}$ (۶۱)	Secondary-side line current of a three-phase transformer	amperes

(علامت بکار برده شده در فصل هفتم)

- ۱ - ولتاژ سنبوسی
- ۲ - جریان سنبوسی
- ۳ - حداکثر با ماکریم ولتاژ
- ۴ - حداکثر با ماکریم جریان
- ۵ - توان ظاهری
- ۶ - توان حقیقی (اکتیو)
- ۷ - توان راکتیو
- ۸ - ضریب توان
- ۹ - فرکانس ولتاژ سنبوسی
- ۱۰ - زاویه ضریب توان
- ۱۱ - اندوکتانس
- ۱۲ - راکتانس اندوکتانس

- ۱۴ - راکتاس کاپاستیو
- ۱۵ - مقدار امپدانس مختلط
- ۱۶ - شارنشتی در سیم پیچ اولیه
- ۱۷ - شارنشتی در سیم پیچ ثانویه
- ۱۸ - مقدار ماکریم شار مقابل
- ۱۹ - تعداد دور سیم پیچ اولیه
- ۲۰ - تعداد دور سیم پیچ ثانویه
- ۲۱ - ولتاژ اعمال شده به اولیه
- ۲۲ - ولتاژ القاء شده در اولیه
- ۲۳ - ولتاژ القاء شده در ثانویه
- ۲۴ - نسبت دورها (نسبت تبدیل ترانسفورماتورها)
- ۲۵ - جریان اولیه
- ۲۶ - جریان ثانویه
- ۲۷ - جریان اسمی اولیه
- ۲۸ - جریان اسمی ثانویه
- ۲۹ - ولتاژ اسمی اولیه
- ۳۰ - ولتاژ اسمی ثانویه
- ۳۱ - جریان مغناطیس شوندگی در اولیه
- ۳۲ - جریان مربوط به تلفات هسته
- ۳۳ - جریان تغذیه کننده ترانسفورماتور مربوط به توان حقیقی
- ۳۴ - زاویه ضریب توان در بی باری
- ۳۵ - امپدانس مصرف کننده با بار (عددی مختلط)
- ۳۶ - امپدانس بازتاب داده شده
- ۳۷ - امپدانس ثانویه که به طرف اولیه منتقل شده است
- ۳۸ - امپدانس اولیه که به طرف ثانویه منتقل شده است
- ۳۹ - ادمیتانس مصرف کننده (بار)
- ۴۰ - ادمیتانس اولیه
- ۴۱ - ادمیتانس ثانویه که به طرف اولیه منتقل شده است
- ۴۲ - امپدانس اولیه که به طرف ثانویه منتقل شده است
- ۴۳ - مقاومت معادل سیم پیچ اولیه
- ۴۴ - مقاومت معادل سیم پیچ ثانویه

- ۴۵ - راکتانس معادل سیم پیچ اولیه
- ۴۶ - راکتانس معادل در سیم پیچ ثانویه
- ۴۷ - امپدانس معادل در سیم پیچ اولیه
- ۴۸ - امپدانس معادل در سیم پیچ ثانویه
- ۴۹ - کل مقاومت ترانسفورماتور از دید اولیه
- ۵۰ - کل مقاومت ترانسفورماتور از دید ثانویه
- ۵۱ - کل راکتانس ترانسفورماتور از دید اولیه
- ۵۲ - کل راکتانس ترانسفورماتور از دید ثانویه
- ۵۳ - تلفات مسی در ترانسفورماتور
- ۵۴ - تلفات هسته در ترانسفورماتور
- ۵۵ - ولتاژ سه فاز (خط-خط)
- ۵۶ - ولتاژ سه فاز (خط-نول)
- ۵۷ - جریان سه فاز (جریان خط)
- ۵۸ - جریان سه فاز (جریان فاز)
- ۵۹ - مقاومت معادل در بار سه فاز
- ۶۰ - جریان اولیه در ترانسفورماتور سه فاز (جریان خط)
- ۶۱ - جریان ثانویه در ترانسفورماتور سه فاز (جریان خط)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

فصل سیمین

ژراینورنسکرون

THE SYNCHRONOUS ALTERNATOR

۳ صفحه.

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

**www.wikipower.ir**

**www.wikipower.ir**

## فصل هشتم

### ژنراتور سنکرون

مقدمه:

در فصل ۲ (جلد اول) هنگام بررسی قانون فاراده دریافتیم که اگر یک هادی درون یک میدان مغناطیسی حرکت کند و خطوط شار را قطع کند در این صورت در هادی مذکور ولتاژ القاء میگردد. حال اگر هادی را ساکن نگهداشیم و میدان را بحرکت در آوریم بطوریکه دوبار خطوط شار هادی را قطع نماید در این صورت نیز در هادی ولتاژ القاء میگردد. در این فصل خواهیم دید که ژنراتور سنکرون بر اساس همین اصل کار میکند (میدان مغناطیسی متحرک) و در خواهیم یافت که ولتاژی برابر با این نسبت به ژنراتور DC ایجاد میگردد. با توجه به نکات فوق نتیجه میشود که در ژنراتورهای سنکرون (۱) به حلقه‌های لغزان (۲) و حاروبک (۳) نیاز نداریم.

### ۱-۸- ساختمان ژنراتور سنکرون:

ژنراتور سنکرون از دو قسمت اساسی تشکیل شده است:

الف: قسمت دوار که به آن رتور (۴) میگویند.

ب: قسمت ساکن که به آن استاتور (۵) اتصال میگردد.

باید گفت که برخلاف ژنراتور DC در ژنراتور سنکرون رotor میدان مغناطیسی را بوجود می‌آورد و با چرخش محور ژنراتور این میدان بحرکت درمی‌آید، استاتور در اینگونه ژنراتورها حاوی سیم پیچ‌های ساکنی است که میتواند مصرف کننده را تغذیه نماید (شبیه آرمیچر در ژنراتورهای DC). شکل (۱-۸) شمای ساده یک ژنراتور دو قطبی تک فاز را نشان میدهد.

1) Synchronous-Generator

2) Slip-Rings

3) Brushes

4) Rotor

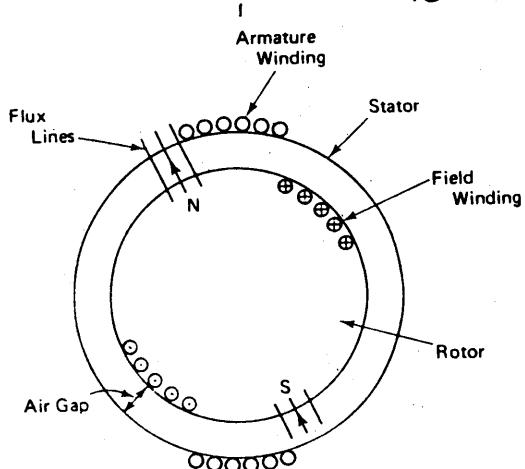
5) Stator

در ژنراتورهای سنکرون سیم پیچ تحریک که موجب میدان مغناطیسی است بر روی شیارهای در رتور جاسازی میگردد. باید گفت که سیم پیچی تحریک در ژنراتور سنکرون توسط یک منبع ولتاژ DC قابل تنظیم بنام تحریک کننده (۱) یا اکسایتر تغذیه میشود و با کنترل و تنظیم ولتاژ اکسایتر میتوان ولتاژ تولید شده در ترمینالهای ژنراتور سنکرون را کنترل و تنظیم نمود، اکسات ها به دو نوع اند:

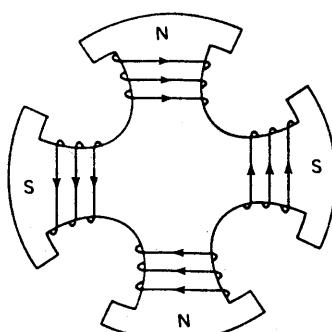
الف: اکسایتر از نوع الکترونیکی

ب: اکسایتر از نوع زنراتور DC که بر روی محور زنراتور سنکرون نصب میگردد.

رنور شان داده شده در شکل (۱ - ۸) از نوع رنور صاف (۲) یا استوانه‌ای بوده و همانطور که از شکل پیداست این رنور دو قطبی است زیرا سیم پیچ تحریک دو قطب شمال و جنوب (مشت و منفی) ایجاد میکند.



شکل ۱-۸: شمای یک ژنراتور دو قطبی نگفاز با قطبهاي صاف يا استوانهای



شکل ۲-۸: شمای یک رتور ۴ قطبی، از نوع قطب بیرونی

معولاً " رتور صاف (استوانه‌ای) برای ماشینهای دو قطبی بکار می‌روند و در سرعتهای زیاد از اینگونه رتورها استفاده می‌شود ، در زنراتورهای که بیش از دو قطب دارند معولاً " از رتورهای با قطب برجسته (۱) استفاده می‌کنند (شکل ۲ - ۸) .

سیم پیچهای استاتور درون شیارهای (۲) بدنه (قسمت ساکن) ماشین جاسازی می‌شوند ، با چرخش میدان مغناطیسی حاصله از رتور ، خطوط شاره‌های استاتور را قطع می‌کنند و این هادیهای معولاً " طوری در محیط استاتور توزیع شده‌اند تا ولتاژ سینوسی در آنها القاء گردد . با توجه بشکل (۱-۸) میتوان گفت که اگر رتور یک دور کامل بزند (۳۶۰ درجه مکانیکی) یک سیکل کامل از ولتاژ سینوسی (ولتاژ AC) در سیم پیچ استاتور القاء می‌گردد (۳۶۰ درجه الکتریکی) . باید توجه کرد که چون در شکل (۱-۸) سیم پیچ استاتور استاتور تک فاز است فقط یک ولتاژ AC پدیدار می‌گردد ، حال اگر در شکل (۱-۸) بجای رتور دو قطبی از رتور چهار قطبی استفاده می‌کردیم باز هم ولتاژ تک‌فاز AC تولید می‌شد ، اما در اینحالت هرگاه رتور یک دور کامل بزند (۳۶۰ درجه مکانیکی) در این صورت دو سیکل از ولتاژ سینوسی حاصل می‌شود (۲۲۰ درجه الکتریکی) .

## ۲ - ۸ رابطه مربوط به فرکانس در زنراتور سنکرون :

### 8-2 FREQUENCY RELATIONSHIP

از مطالب بخش قبل در می‌یابیم که فرکانس ولتاژ تولید شده تابع عوامل زیر است :

الف : تعداد قطبها

ب : سرعت رتور

همچنین میتوان گفت که اگر رتور دو قطبی با سرعت ۱ دور در دقیقه بچرخد

فرکانس ولتاژ تولید شده یک هرتز خواهد بود ، لذا رابطه کلی بقرار زیر است :

$$f(\text{Hz}) = \frac{\text{number of poles}}{2} \times \frac{\text{rev}}{\text{s}} \quad (8-1)$$

بنابراین میتوان رابطه اخیر را برای دو سیستم آحادی مختلف اینچنین نوشت .

در سیستم ENG داریم :

$$f = \frac{\text{SP}}{120} \quad (8-2\text{a})$$

در سیستم SI داریم :

$$f = \frac{\omega P}{4\pi} \quad (8-2\text{b})$$

در این روابط داریم :

$p$  : تعداد قطبها

$f$  : فرکانس (بر حسب هرتز)

$s$  : سرعت رотор بر حسب دور در دقیقه

$W$  : سرعت رotor بر حسب رادیان بر ثانیه

### مثال ۱ - ۸ (سیستم ENG) :

میخواهیم فرکانس ولتاژ زنراتور سنکرونی ۶۰ هرتز باشد .

الف : اگر رotor این ماشین چهار قطبی باشد ، محور زنراتور را با چه سرعتی بچرخانیم (سرعت رotor) .

ب : اگر سرعت رotor (محور زنراتور) ۳۰۰ دور در دقیقه باشد ، زنراتور باید چند قطبی اختیار شود .

حل :

الف : با استفاده از رابطه (۲ - ۸) داریم :

$$s = 120 \times \frac{60 \text{ Hz}}{4 \text{ poles}}$$

$$= 1800 \text{ rev/min}$$

ب : با استفاده از رابطه (۲ - ۸) داریم :

$$p = 120 \frac{f}{s}$$

$$p = 120 \times \frac{60 \text{ Hz}}{600 \text{ rev/min}} = 12 \text{ poles}$$

### مثال ۲ - ۸ (سیستم SI) :

میخواهیم فرکانس ولتاژ سنکرونی ۵۰ هرتز باشد :

الف : محور زنراتور (رотор) را با چه سرعتی باید بچرخانیم .

ب : اگر سرعت رotor (محور زنراتور) ۸۰ رادیان بر ثانیه باشد ، رotor چند قطبی باید اختیار شود .

حل :

الف : از رابطه (۲ - ۸) داریم :

$$\omega = 4 \times \pi \times \frac{50 \text{ Hz}}{60 \text{ s}} = 104.7 \text{ rad/s}$$

ب : با استفاده از رابطه ( b - ۲ - ۸ ) داریم :

$$P = \frac{4\pi f}{\omega}$$

$$= \frac{4 \times \pi \times 50 \text{ Hz}}{80 \text{ rad/s}} = 7.85 \text{ poles}$$

چون تعداد قطبها همواره عددی زوج میباشد لذا باید ژنراتور ۸ قطبی اختیار شود ، در نتیجه باید سرعت را تغییر دهیم تا فرکانس ۵۰ هرتز بدست آید ، برای این منظور از رابطه ( b - ۲ - ۸ ) استفاده میکنیم :

### ۸-۳ THE GENERATED VOLTAGE

ولتاژ تولید شده در سیم پیچهای استاتور  
ولتاژ تولید شده در سیم پیچهای استاتور مربوط به ژنراتور سنکرون (شکل ۱ -  
) ، به عوامل زیر بستگی دارد .

الف :  $Z$  (تعداد قطبها)

ب :  $\phi$  (شار هر قطب)

ج :  $P$  (تعداد هادیها در سیم پیچ استاتور) (۱)

باید توجه کرد که گاهی اوقات به سیم پیچهای استاتور لفظ سیم پیچهای آرمیجر نیز اطلاق میگردد ، با توجه به رابطه ( ۲ - ۲ ) (جلد اول) میتوان روابط زیر را بدست آورد :  
در سیستم ENG داریم :

$$E_p = 0.0185z\phi PS \times 10^{-8} \quad (8-3a)$$

در سیستم SI داریم :

$$E_p = \frac{1.11z\phi P\omega}{2\pi} \quad (8-3b)$$

در روابط اخیر کمیتها بقرار زیراند :

الف :  $E_p$  ولتاژ موثر (rms) تولید شده برای سیم پیچ تکفار استاتور میباشد  
(شکل ۱ - ۸ )

ب :  $S$  و  $\omega$  سرعت دوران رotor در نظر گرفته شده‌اند .

با جایگزینی روابط ( ۲ - ۸ ) در معادلات ( ۳ - ۸ ) میتوان چنین نوشت :  
در سیستم ENG داریم :

$$E_p = 2.22z\phi f \times 10^{-8} \quad (8-4a)$$

در سیستم SI داریم :

$$E_p = 2.22z\phi f \quad (8-4b)$$

### مثال ۸ - ۳ (سیستم ENG) :

در یک هواپیما ژنراتور تکفازی وجود دارد که فرکانس ۴۰۰ هرتز ایجاد میکند . سیم پیچ استاتور (Armature) این ژنراتور شامل ۱۰۰ دور میباشد (۲۰۰ عدد هادی) . اگر بخواهیم ولتاژ موثری معادل ۵۰ ولت تولید شود . شار هر قطب در این ژنراتور را بایابد .

حل :

از رابطه (۸ - ۴ a) داریم

$$\begin{aligned} \phi &= \frac{E_p}{2.22zf \times 10^{-8}} \\ &= \frac{60}{2.22 \times 200 \times 400 \times 10^{-8}} \\ &= 33,784 \text{ lines} \approx 33.78 \text{ kilolines} \end{aligned}$$

### مثال ۸ - ۴ (سیستم SI) :

در یک هواپیما ژنراتور تکفازی وجود دارد که فرکانس ۴۰۰ هرتز ایجاد میکند سیم پیچ استاتور این ژنراتور شامل ۱۲۰ دور میباشد (۲۴۰ عدد هادی) . اگر بخواهیم ولتاژ موثری معادل ۵۴ ولت ایجاد شود ، شار هر قطب در این ژنراتور را بیابید .

حل :

از رابطه (۸ - ۴b) داریم :

$$\begin{aligned} \phi &= \frac{E_p}{2.22zf} \\ &= \frac{54}{2.22 \times 240 \times 400} \\ &= 0.253 \times 10^{-3} \text{ Wb} \end{aligned}$$

### ۸ - ۴ ژنراتور سنکرون سه فاز :

امروزه ژنراتورهای سنکرون سه فاز از مقبولیت خاصی برخوردارند . شکل (۸ - ۳) شمای ساده اینگونه ژنراتورها را نشان میدهد . همانطور که می بینیم استاتور شامل سه سیم پیچ جدایکه است و در هر یک از این سیم پیچ ها ولتاژ AC القاء میگردد . از آنجاییکه سیم پیچ های A ، B ، C حاوی تعداد مشابهی هادی ( z ) میباشد ، لذا مقدار ولتاژ ایجاد شده از این سه سیم پیچ همانند باشد . این مقدار میتواند به شدت به

یک دیگر بر روی محیط استاتور  $120^\circ$  درجه فاصله دارد، لذا ولتاژهای تولید شده در این سه سیم پیچ نیز با یکدیگر  $120^\circ$  درجه اختلاف فاز خواهد داشت، (مشابه شکل ۷-۲۹).

حال دوباره وضعیت نشان داده شده در شکل (۳-۸) را مورد توجه قرار میدهیم:

الف: در وضعیت نشان داده شده در شکل (۸-۳) حداقل ولتاژ در سیم پیچ A تولید میشود و A نسبت (A) مثبت است، این مطلب را میتوان به سهولت از رابطه فلمینگ (جلد اول) دریافت.

ب: اگر رتور  $120^\circ$  درجه نسبت به وضعیت قبلی بچرخد در این صورت حداقل ولتاژ در سیم پیچ C تولید میشود و C نسبت به C مثبت خواهد بود.

ج: اگر رتور  $120^\circ$  درجه دیگر بچرخد در این صورت حداقل ولتاژ در سیم پیچ B حاصل میگردد و B نسبت به B مثبت میشود.

د: اگر رتور  $120^\circ$  درجه دیگر بچرخد دوباره وضعیت اول حاصل میگردد و ولتاژها مشابهند های "الف" و "ب" و "ج" را طی خواهد کرد.

در شکل (۸-۳) با توجه به جهت چرخش توالی فازها ACB بوده و اگر جهت چرخش را عوض کنیم توالی فازها ABC میگردد.

#### ۱-۴-۸ طرز اتصال سیم پیچهای استاتور:

اگر سیم پیچهای سه فاز استاتور را بطرق مختلف بیکدیگر مربوط سازیم، مشخصه های مختلفی برای زنراتور حاصل میگردد.

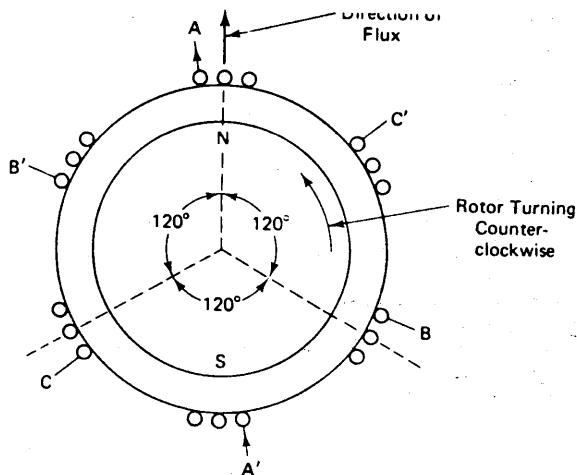
الف: اگر در شکل (۸-۳) سرهای A<sup>+</sup>، B<sup>+</sup> و C<sup>+</sup> در داخل ماشین بهم وصل شوند و سرهای A<sup>-</sup>، B<sup>-</sup> و C<sup>-</sup> بخارج ماشین برده شوند و ترمینالهای ماشین را تشکیل دهند در این صورت اتصال سیم پیچهای استاتور از نوع ستاره (۷) خواهد بود (شکل ۴-۱).

ب: اگر سرهای A' به B و C' به A و B' به A در درون ماشین بهم وصل شوند در این صورت نوع اتصال سیم پیچها مثلث ( $\Delta$ ) خواهد بود، البته سرهای A، B و C به خارج ماشین برده میشوند تا ترمینالهای ماشین را تشکیل دهند. (شکل ۴-۴b)

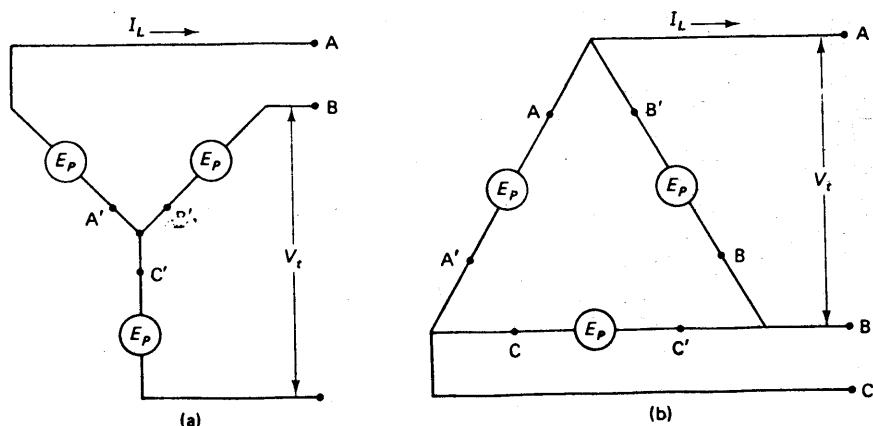
در شکل (۸-۴a) ولتاژ ترمینال زنراتور ( $V_L$ ) معادل  $E_p \times \sqrt{3}$  خواهد بود و جریان خط با جریان سیم پیچهای استاتور برابر میگردد، در شکل (۸-۴b) ولتاژ ترمینال ( $V_L$ ) معادل  $E_p$  بوده و جریان خط  $\sqrt{3}$  برابر جریان سیم پیچهای استاتور میگردد. اما باید گفت که در هر دو حالت توان ظاهری (kVA) تولید شده توسط زنراتور مفروض یکسان خواهد بود.

در نتیجه اگر بخواهیم زنراتوری تولن ظاهری مفروض را تحت ولتاژ زیاد و جریان

کم تولید نماید باید از اتصال ستاره (Y) استفاده شود. اگر ژنراتور مجبور را بصورت مثلث ( $\Delta$ ) مورد بهره برداری قرار دهیم توان ظاهری مشابه حالت ستاره تولید میکند، اما این بار این توان تحت ولتاژ کم و حریان زیاد حاصل میگردد.



شکل ۳ - ۸: شمای یک ژنراتور سنکرون سه فاز



شکل ۴ - ۸: طرز اتصال سیم پیچ‌های استاتور

a: ژنراتور سنکرون سه فاز با اتصال ستاره

b: ژنراتور سنکرون سه فاز با اتصال مثلث

**۸-۴-۲ مقادیر اسامی ژنراتور سکرون سه فاز:**

مانند ترانسفورماتورهای سه فاز برای ژنراتورهای سکرون سه فاز نیز مقادیر

اسامی تعریف میشود :

الف : ولتاژ اسامی ترمینال

ب : توان ظاهری اسامی

ج : سرعت اسامی

حال قدری درباره کمیتهای فوق توضیح می دهیم .

الف: ولتاژ اسامی ژنراتور، ولتاژ "خط-خط" در ترمینال ماشین هنگام تحویل توان اسامی ( kVA ) میباشد .

ب: توان اسامی ژنراتور آن مقدار توانی است (بر حسب kVA ) که می تواند تحت ولتاژ اسامی بدون دردرس تحویل مصرف کننده بدهد .

با توجه به نکات فوق هرگاه ژنراتور سکرون توان اسامی خود را تحت ولتاژ اسامی تحویل دهد ، جریان خط در ژنراتور همان جریان اسامی خواهد بود و آنرا میتوان از رابطه ( ۴-۴۹ ) بدست آورد . مثلاً "اگر بر روی پلاک ژنراتوری اعداد ۱۵ kVA و ۲۰۸۷ را مشخص کنیم . در این حالت ولتاژ ۲۰۸ ولت (خط-خط) تحویل مصرف کننده بدهد . باید گفت که در شرایطی باری جریان خط و توان ظاهری تحویلی به بار صفر میباشد . در این حالت ولتاژ ترمینال بیش از ۲۰۸ ولت (خط-خط) خواهد بود ، در این باره در بخش ( ۶-۸ ) بیشتر صحبت میکنیم . شرایط میباشد گفت که سرعت اسامی ژنراتور آنچنان سرعتی است که باید رتور تحت آن چرخانده شود تا فرکانس مطلوب ، ولتاژ اسامی و توان ظاهری اسامی بخوبی حاصل شوند .

**۸-۵ ALTERNATOR EQUIVALENT CIRCUIT****۸-۵ مدار معادل ژنراتور سکرون سه فاز:**

همانطور که میدانیم سیم پیچ های استاتور درون شیارهای در بدنه ماشین جاسازی شده اند ، لذا دارای مقاومت و اندوکتانس میباشند . در نتیجه بنظر میرسد که مدار معادل هر فاز ( ۱ ) استاتور شبیه شکل ( ۸-۵ ) باشد و با توجه به شکل میتوان چنین گفت :

الف:  $r_p$  مقاومت هر فاز سیم پیچ های استاتور است .

ب:  $x_d$  راکتانس سکرون ( ۲ ) هر فاز سیم پیچ های استاتور نامیده میشود .

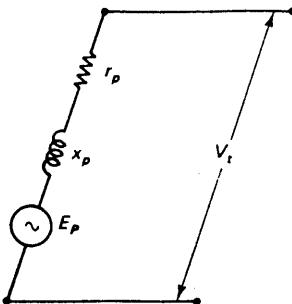
چون اکثر ژنراتورها جریان زیادی را تحویل مصرف کننده ها میدهد ، لذا سیم پیچ های

1) Perphase, Equivalent, Circuit

2) Synchronous, Reactance

استاتور ضخیم انتخاب میشوند در نتیجه  $r_p$  بمراتب از  $x_p$  بزرگتر است . معمولاً "  $x_p$  حدود ۱۰ برابر  $r_p$  میباشد . امپدانس سنکرون ژنراتور (۱) اینچنانی تعریف میشود :

$$- Z_s = \sqrt{r_p^2 + x_p^2} \quad (8-5)$$

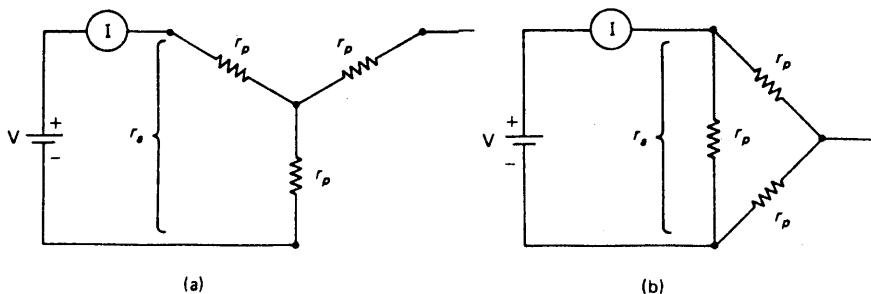


شکل ۵ - ۸ . مدار معادل مربوط به هر فاز استاتور در ژنراتور سنکرون سه فاز

#### 8-5.1 Resistance Measurement

۱ - ۵ - ۸ اندازهگیری مقاومت سیم پیچهای استاتور :

مقاومت هر فاز استاتور را معمولاً " توسط اعمال ولتاژ DC به ترمینالهای ماشین اندازهگیری میکنند . شکلهای (a) و (b) مداراین آزمایش را برای اتصالهای ستاره و مثلث (Y و Δ) نشان میدهد .



شکل ۶ - ۸ : مدارهای مربوط به آزمایش تعیین مقاومت هر فاز استاتور در ژنراتورهای سنکرون سه فاز

b : اتصال مثلث Δ

a : اتصال ستاره Y

روج

در شکل‌های (۸-۶) و (۸-۶ b) از تقسیم ۱۷ بر ۱ مقاومت  $r_a$  حاصل می‌گردد.  
بسهولت برای دو نوع اتصال داریم:

$$\left. \begin{array}{l} Y \text{ connection: } r'_p = \frac{r_a}{2} \\ \Delta \text{ connection: } r'_p = \frac{3r_a}{2} \end{array} \right\} \quad (8-6)$$

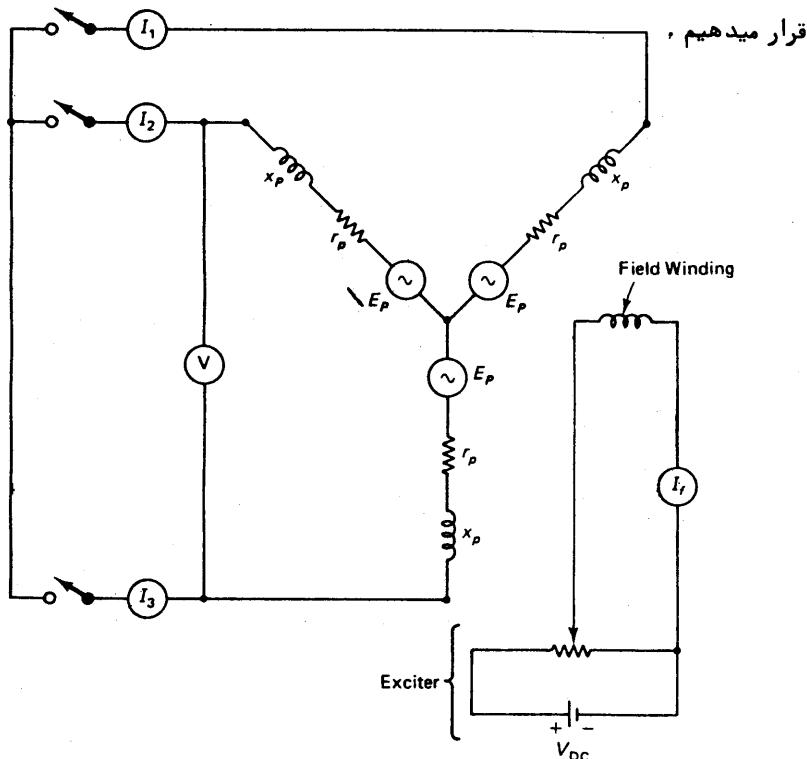
$r_p'$  مقاومت DC هر فاز سیم پیچ‌های استاتور می‌باشد، مقاومت موثر یا مقاومت AC سیم پیچ‌های استاتور ( $r_p$ ) اینچنین بدست می‌آید.

$$r_p = 1.4r'_p \quad (8-7)$$

اثبات رابطه اخیر از حوصله کتاب خارج است.

### ۸-۵-۲ اندازه‌گیری راکتانس سنکرونون :

برای اندازه‌گیری راکتانس سنکرونون از دو آزمایش استفاده می‌شود و مدار معادل این دو آزمایش در شکل (۸-۷) رسم شده است. این آزمایش برای دو اتصال ستاره یا مثلث ( $\gamma$  یا  $\Delta$ ) صادق است ولی ما در اینجا فقط حالت ستاره (۷) را مورد بررسی قرار میدهیم.



شکل ۸-۷: مدار مربوط به آزمایش تعیین راکتانس سنکرونون در زنراتورهای سنکرونون سه فاز

در اولین آزمایش که به آزمایش اتصال کوتاه<sup>(۱)</sup> معروف است، زنراتور را با سرعت اسمی میچرخانیم و جریان تحریک<sup>(۲)</sup> را در ابتدا صفر میکنیم ( $I_s = 0$ ) . حال تمامی کلیدها را می بندیم (اتصال کوتاه برقرار نمیشود) و آرام آرام جریان تحریک<sup>(۳)</sup> را زیاد میکنیم تا اینکه سه آمپر متر جریان اسمی زنراتور را نشان میدهدن، حال  $I_1$  ،  $I_2$  ،  $I_3$  و  $I_s$  را بادداشت میکنیم . جریانهای آمپر مترها نمایانگر جریان اتصال کوتاه استناتور است که در این آزمایش معادل جریان اسمی خواهد بود ، چون اتصال استناتور از نوع ستاره است (۴) لذا جریان امیر مترها معادل جریان اسمی هر فاز استناتور خواهد بود (چرا؟) . ما در اینجا این جریان را با  $V_{sc}$  نشان میدهیم :

$$\text{جریان اسمی} = \text{جریان اتصال کوتاه} = V_{sc}$$

در آزمایش دوم که به آزمایش مدار باز<sup>(۳)</sup> (بی باری) موسوم است کلیدها را باز میکنیم و زنراتور را تحت سرعت اسمی میچرخانیم . جریان تحریک<sup>(۱)</sup> را آنقدر زیاد میکنیم تا به مقدار یادداشت شده در تست اول برسد . حال ولتاژ نشان داده شده در ولتمنتر میخوانیم (V) . این ولتاژ  $\sqrt{3}$  برابر ولتاژ تولید شده در هر فاز زنراتور است . لذا ولتاژ خوانده شده توسط ولتمنتر را بر  $\sqrt{3}$  تقسیم میکنیم تا ولتاژ تولید شده در هر فاز زنراتور<sup>(Fp)</sup> بدست آید . این عدد را با  $V_p$  نشان میدهیم .

به سادگی در می باییم که :

$$Z_s = \frac{V_{sc}}{I_{sc}} \quad (8-8)$$

اثبات رابطه اخیر بعده داشجوابیان است :

اما میدانیم مقاومت از رابطه (۸-۷) بدست می آید . لذا با استفاده از روابط

(۸-۸) و (۸-۸) داریم :

$$x_p = \sqrt{Z_s^2 - r_p^2} \quad (8-9)$$

مثال ۸-۵ :

یک زنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است :

کیلو ولت آمپر ۵۰ = توان اسمی

ولت ۲۲۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

هر تر  $\text{هـ} = \text{فرکانس اسمی}$

ستاره  $\text{۲} = \text{نحوه اتصال سیم پیچهای استاتور}$

این زنراتور را مطابق شکل‌های (۶a - ۸) و (۷ - ۸) مورد آزمایش قرار میدهیم نتایج این آزمایشها به قرار زیر است:

$I = ۲۲ \text{ A}$  ولت  $V = ۲$  : تست مربوط به مقاومت (شکل ۶a)

جريان اسمی  $I_1 = I_2 = I_{sc} = ۲۲ \text{ A}$  : تست اتصال کوتاه

ولت  $V = ۹۵$  ولت  $I_B = ۲۲ \text{ A}$  : تست مدار باز (شکل ۷ - ۸)

مطلوبست محاسبه  $r_p$  ،  $x_p$  و  $Z_s$  برای این زنراتور.

حل:

با توجه به شکل (۶a - ۸) در می‌باشد که:

$$r_p = \frac{V}{I} = \frac{2 \text{ V}}{22 \text{ A}} = 0.091 \Omega$$

$$r'_p = \frac{0.091 \Omega}{2} = 0.045 \Omega$$

با توجه به رابطه (۷ - ۸) میتوان مقاومت موئنر هر فاز را اینچنین حساب کرد:

$$r_p = 1.4 \times 0.045 \Omega = 0.064 \Omega$$

با توجه به نتایج تست مدار باز (بی‌بار) میتوان ولتاژ مدار باز هر فاز ( $V_{oc}$ ) را حساب کرد:

$$V_{oc} = \frac{95 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 54.8 \text{ V}$$

در تست اتصال کوتاه ، جریان اتصال کوتاه (۷) همان جریان اسمی خط میباشد و چون اتصال استاتور ستاره (۲) میباشد ، لذا جریان فاز و جریان خط‌با هم برابراند . در نتیجه از رابطه (۷ - ۴۹) داریم :

$$I_{sc} = \frac{50,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 220 \text{ V}} \\ = 131.22 \text{ A}$$

از رابطه (۸ - ۸) میتوان  $Z_s$  را بدست آورد:

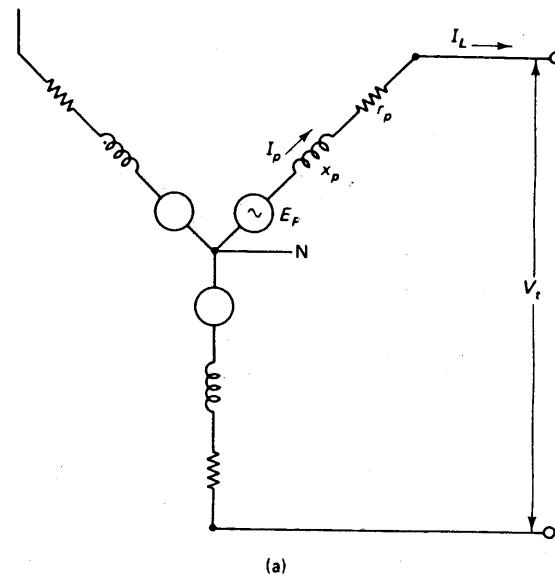
$$Z_s = \frac{54.8 \text{ V}}{131.22 \text{ A}} = 0.42 \Omega$$

بالآخر از رابطه (۹ - ۸) میتوان  $x_p$  را که همان راکتانس موثر فاز میباشد بدست آورد:

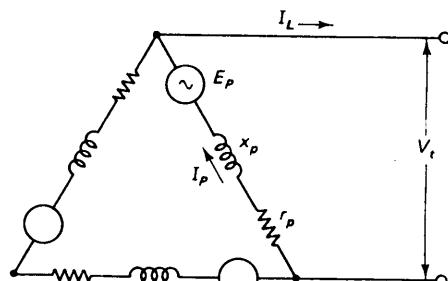
$$x_p = \sqrt{(0.42)^2 - (0.064)^2}$$

$$= 0.419 \approx 0.42 \Omega$$

باید گفت که  $x_p$  بمراتب از  $r_p$  بزرگتر است و قسمت اعظم  $Z_p$  راهمنان  $x_p$  تشکیل میدهد.



(a)



(b)

شکل - ۸: شمای دو اتصال متدائل برای استاتور ژنراتور سنکرون سه فاز  
a: اتصال ستاره  $\Delta$  b: اتصال مثلث  $\Delta$

### 8.6 VOLTAGE REGULATION

در بخش (۸-۵) مدار معادل ژنراتور سنکرون را معرفی کردیم و دیدیم که این مدار معادل شbahتی چند با مدار معادل رانسوماتور (فصل ۷) دارد، لذا برای ترتیب

میتوان تنظیم ولتاژ در ژنراتور را تخمین زد. با توجه به این نکات میتوان با استفاده از رابطه (۷-۳۲) تنظیم ولتاژ ژنراتور را ارزیابی نمود. اما نکته‌ای که باید به آن توجه کرد آن است که نباید ولتاژ خط و ولتاژ فاز باعث سردرگمی ماگردد، از آنجاییکه مدار معادل معرفی شده و مربوط به هر فاز ژنراتور است، مانیز از کمیت‌های مربوط به فاز برای ارزیابی تنظیم ولتاژ استفاده میکنیم. شکل (۸-۸) به ماکمک میکند که موضوع را بهتر درک کنیم. در تحت شرایط‌اسمی (بار کامل) داریم:

$$I_L = \text{حریان اسمی خط}$$

$$V_L = \text{ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)}$$

در دو نوع اتصال ستاره و مثلث (شکل ۸-۸) داریم:

$$V_L = \sqrt{\frac{V_p}{3}} = \text{ولتاژ هر فاز در شرایط‌اسمی در اتصال ستاره}$$

$$\frac{V_p}{\sqrt{3}} = \text{ولتاژ هر فاز در شرایط‌اسمی در اتصال مثلث}$$

$$I_L = I_p = \text{حریان هر فاز در شرایط‌اسمی در اتصال ستاره}$$

$$I_p = \frac{I_L}{\sqrt{3}} = \text{حریان هر فاز در شرایط‌اسمی در اتصال مثلث}$$

با توجه به نکات فوق و استفاده از تغوری مدار برآحتی میتوان ولتاژ تولید شده در هر فاز (۸-۸) را حساب کرد.

در شرایط‌بی‌باری حریانها صفر بوده و افت ولتاژ در  $r_p$  و  $x_p$  بدست نمی‌آید،

لذا در این شرایط داریم:

$$\text{ولتاژ بی‌باری مربوط به هر فاز در ترمینال ماشین} = E_p$$

با توجه به رابطه زیر که شاهتی چند با رابطه (۷-۳۸) دارد میتوان  $E_p$  را

در شرایط‌بار کامل (بار اسمی) حساب کرد:

$$E_p = \sqrt{(I_p r_p + V_{FL} \cos \theta)^2 + (I_p x_p \pm V_{FL} \sin \theta)^2} \quad (8-10)$$

(+ for lagging PF, - for leading PF)

باید توجه کرد که علامت (+) مربوط به ضریب توان پس فاز و علامت (-) مربوط به ضریب توان پیش فاز است. باید متذکر شد که در رابطه (۸-۱۰) داریم:

$$I_p = \text{حریان اسمی هر فاز ماشین}$$

$$V_{FL} = \text{ولتاژ اسمی هر فاز در ترمینال ژنراتور سنکرون}$$

$$x_p = \text{راکتانس سنکرون هر فاز ژنراتور}$$

$$r_p = \text{ مقاومت موثر هر فاز ماشین}$$

$$\cos \theta = \text{ ضریب توان مصرف کننده متصل به ژنراتور}$$

باید دانست  $E_p$  که همان ولتاژ هر فاز ترمینال ماشین در حالت بی‌باری است و برای

سهولت آنرا با  $\frac{V_{NL} - V_{FL}}{V_{FL}} \times 100$  نشان میدهیم . لذا میتوان درصد تنظیم ولتاژ زنراتور سنکرون سه فاز را بدست آورد :

$$\% \text{ voltage regulation} = \frac{V_{NL} - V_{FL}}{V_{FL}} \times 100 \quad (8-11)$$

### مثال ۶-۸:

یک زنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است :

کیلوولت آمپر ۱۰۰ = توان اسمی

ولت ۱۲۰۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

ستاره ۷ = طرز اتصال سیم پیچ‌های استاتور

اهم ۰/۱۲ = مقاومت هر فاز استاتور

اهم ۱/۵ = راکتانس سنکرون هر فاز ماشین

مطلوبست محاسبه تنظیم ولتاژ در شرایط بار اسمی (بار کامل) در تحت شرایط زیر :

الف : ضریب توان بار واحد در نظر گرفته شود .

ب : ضریب توان بار معادل ۹/۹ پس فاز باشد .

ج : ضریب توان بار برابر ۹/۰ پیش فاز باشد .

د : ولتاژ بی‌باری در ماشین در فرض ج را پیدا کند (ولتاژ خط) .

### حل :

الف : از رابطه (۷-۴۹) استفاده کرده و حریان اسمی (جریان خط) را حساب میکنیم .

$$I_L = \frac{1.000.000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 1200 \text{ V}} \\ = 481 \text{ A}$$

چون اتصال سیم پیچ‌های استاتور ستاره (۷) میباشد ، لذا :

$$I_P = I_L = 481 \text{ A}$$

حال ولتاژ اسمی مربوط به هر فاز در ترمینال ماشین را حساب میکنیم :

$$V_{FL} = \frac{1200 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 693 \text{ V}$$

با توجه به ضریب توان مربوطه داریم :

$$\cos \theta = 1$$

$$\sin \theta = 0$$

$$\theta = 0^\circ$$

حال میتوان با توجه به رابطه (۱۰ - ۸) اینچنین نوشت :

$$\begin{aligned} E_p &= \sqrt{(481 \times 0.12 + 693 \times 1)^2 + (481 \times 1.5 + 693 \times 0)^2} \\ &= \sqrt{(750.72)^2 + (721.5)^2} = 1041.2 \text{ V} \end{aligned}$$

$$V_{NL} = E_p = 1041.2 \text{ V}$$

$$V_{FL} = 693 \text{ V}$$

$$\% \text{ V.R.} = \frac{1041.2 \text{ V} - 693 \text{ V}}{693 \text{ V}} \times 100$$

$$\text{V.R.} = 50.2\%$$

ب :  $V_{FL}$  و  $I_p$  مشابه بند "الف" هستند (چرا؟) و فقط ضریب توان فرض کرده است .  
لذا :

$$\text{PF} = 0.9 \text{ lagging}$$

$$\cos \theta = 0.9$$

$$\theta = 25.84^\circ$$

$$\sin \theta = 0.44$$

از رابطه (۱۰ - ۸) داریم :

$$\begin{aligned} E_p &= \sqrt{(481 \times 0.12 + 693 \times 0.9)^2 + (481 \times 1.5 + 693 \times 0.44)^2} \\ &= 1232 \text{ V} \\ \% \text{ V.R.} &= \frac{1232 \text{ V} - 693 \text{ V}}{693 \text{ V}} \times 100 \end{aligned}$$

پس :

$$\text{V.R.} = 77.78\%$$

ج : در اینحالت نیز  $V_{FL}$  و  $I_p$  مشابه بند "الف" هستند (چرا؟) و فقط ضریب توان تغییر کرده است لذا :

$$\begin{aligned} E_p &= \sqrt{(481 \times 0.12 + 693 \times 0.9)^2 + (481 \times 1.5 - 693 \times 0.44)^2} \\ &= 798.67 \text{ V} \\ \% \text{ V.R.} &= \frac{798.67 \text{ V} - 693 \text{ V}}{693 \text{ V}} \times 100 \\ \text{V.R.} &= 15.2\% \end{aligned}$$

د : با توجه به نتایج بند "ج" براحتی داریم :

$$E_{KL} = \sqrt{3} E_p = \sqrt{3} \times 798.67 \text{ V}$$

$$= 1383.3 \text{ V}$$

باید خاطر نشان ساخت که این ولتاژ را در حالت بی‌باری ژنراتور بین دو خط خروجی اندازه‌گیری می‌کنیم (چرا؟).

**مثال ۸-۲:**

مثال (۸-۶) را تکرار کنید ولی این بار اتصال سیم پیچ‌های استاتور را از نوع مثلث (۵) در نظر بگیرند. سایر مقادیر بقوت خود باقی هستند.

**حل:**

الف: ابتدا از رابطه (۴۹-۷) جریان اسمی (حریان خط) را حساب می‌کنیم

$$I_L = \frac{1,000,000 \text{ VA}}{\sqrt{3} \times 1200 \text{ V}} \\ = 481 \text{ A}$$

چون نحوه اتصال سیم پیچ‌های استاتور مثلث (۵) است، لذا:

$$I_P = \frac{I_L}{\sqrt{3}} = \frac{481 \text{ A}}{\sqrt{3}} = 277.7 \text{ A}$$

در اتصال مثلث (۵) داریم:

$$V_{FL} = 1200 \text{ V}$$

لذا از رابطه (۱۰-۸) داریم:

$$E_P = \sqrt{(277.7 \times 0.12 + 1200 \times 1)^2 + (277.7 \times 1.5 + 0)^2} \\ = 1301.8 \text{ V}$$

پس:

$$V_{NL} = E_P = 1301.8 \text{ V}$$

$$V_{FL} = 1200 \text{ V}$$

در نتیجه:

$$\% \text{ V.R.} = \frac{1301.8 \text{ V} - 1200 \text{ V}}{1200 \text{ V}} \times 100$$

$$\text{V.R.} = 8.4\%$$

ب:  $V_{FL}$  و  $I_P$  مشابه بند "الف" هستند (چرا؟) و فقط ضریب توان فرق کرده است.  
از رابطه (۱۰-۸) داریم:

$$E_P = \sqrt{(277.7 \times 0.12 + 1200 \times 0.9)^2 + (277.7 \times 1.5 + 1200 \times 0.44)^2}$$

پس:

$$\% \text{ V.R.} = \frac{1460 \text{ V} - 1200 \text{ V}}{1200 \text{ V}} \times 100$$

$$\text{V.R.} = 21.67\%$$

ج:  $V_{FL}$  و  $I_p$  مشابه بند "الف" هستند (چرا؟) و فقط ضریب توان عوض شده است .  
از رابطه (۱۰ - ۸) داریم :

$$E_p = \sqrt{(277.7 \times 0.12 + 1200 \times 0.9)^2 + (277.7 \times 1.5 - 1200 \times 0.44)^2} \\ = 1119 \text{ V}$$

پس:

$$\% \text{ V.R.} = \frac{1119 \text{ V} - 1200 \text{ V}}{1200 \text{ V}} \times 100$$

$$\text{V.R.} = -6.75\%$$

د: با توجه به نتایج بند "ج" براحتی داریم :

$$E_{el.} = E_p = 1119 \text{ V}$$

باید گفت که این ولتاژ را در حالت بی باری زنراتوریین دو خط خروجی اندازه گیری می کنیم  
(چرا؟)

با توجه به مثالهای فوق در می یابیم که :

الف: در هر یک از حالات فوق الذکر مقادیر مختلفی برای  $E_p$  بدست آورده ایم ، در نتیجه  
باید در هر حالت برای تامین توان ظاهری ( kVA ) مورد نیاز جریان تحریک (  $I_r$  ) -  
را تغییر دهیم تا نیازهای بارهای گوناگون را برابر آورده سازیم . تنظیم جریان تحریک بدو  
صورت انجام می گیرد .

۱ - تنظیم دستی توسط اپراتور

۲ - تنظیم اتوماتیک بوسیله سیستم کنترل ولتاژ

ب: با توجه به مثالهای فوق در یافته کیم که درصد تنظیم ولتاژ در اتصال مثلث ( ۵ )  
بهتر از اتصال ستاره ( ۷ ) می باشد . ولی این موضوع کلی نیست زیرا در واقع در این  
دو مثال دو ماشین متفاوت را مورد بررسی قرار داده ایم . زیرا اگر واقعاً می خواستیم دو  
ماشین یکسان را مورد مطالعه قرار می دادیم باید بجای . زیرا استفاده می کردیم ( ۵ )  
مثلاً ( ۵ ) استفاده می کردیم ( چرا؟ ) . به عبارت دیگر درصد تنظیم ولتاژ به طراحی  
ماشین بستگی دارد و به نوع اتصالات ( ۵ یا ۷ ) وابسته نمی باشد .

### 8-7 EFFICIENCY

۷-۸ راندمان ژنراتور سنکرون :

راندمان ژنراتور سنکرون بطریقی مشابه ژنراتور DC (جلد اول) بدست می‌آید . یا به عبارت دیگر داریم :

$$\frac{\text{توان خروجی}}{\text{توان ورودی}} \times 100 = \% \text{ راندمان}$$

$$\frac{\text{توان خروجی}}{\text{کل تلفات ماشین} + \text{توان خروجی}} \times 100 = \% \text{ راندمان}$$

اما کل تلفات ماشین حاوی مولفه‌های زیر است :

- ۱ - تلفات مسی
- ۲ - تلفات مکانیکی
- ۳ - تلفات هسته
- ۴ - تلفات مدار تحریک

لذا رابطه کلی راندمان بصورت زیر درمی‌آید :

$$\eta(\%) = \frac{VA_{out} \times PF}{VA_{out} \times PF + P_{Cu} + P_{core} + P_{field} + P_{mech}} \times 100 \quad (8-12)$$

باید توجه داشت که توان خروجی ژنراتور سنکرون سه فازیه توان ظاهری تحویل به مصرف کننده (KVA) و ضریب توان مصرف کننده بستگی دارد .

#### 8-7.1 Tests for Determining Alternator Losses

۱-۷ آزمایشها لازم جهت تعیین تلفات ژنراتور سنکرون سه فاز :  
در این آزمایشها ژنراتور را به وسیله یک موتور DC میچرخانیم . مدار مربوط به این تست‌ها در شکل (۸-۹) نشان داده شده است . بسهولت میتوان گفت که :

توان ورودی به محور ژنراتور سنکرون = توان خروجی موتور DC  
اما از مطالب جلد اول بیاید داریم :

(راندمان موتور DC) (توان ورودی به موتور DC) = توان خروجی موتور DC

لذا با دانستن راندمان موتور DC و توان ورودی به آن موتور میتوان توان خروجی موتور DC یا توان ورودی به محور ژنراتور سنکرون را بدست آورد ، در این آزمایش به هشت وسیله اندازه‌گیری نیاز داریم (شکل ۹-۸) :

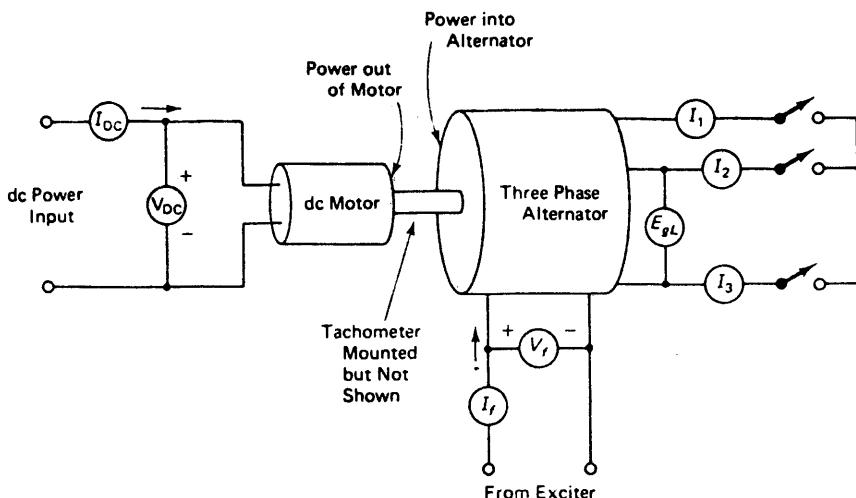
الف : ۲ عدد ولتمتر DC

ب : دو عدد آمپرmetr DC

ج : یک عدد ولتمتر AC

د : سه عدد آمپرmetr AC

هر دور سنج را از تعیین دم ژنراتور سکون



شکل ۹ - ۸: مدار مربوط به آزمایش تعیین تلفات ژنراتور سنکرون سه فاز

توان ورودی به موتور DC بقرار زیر است :

$$V_{dc} \times I_{dc}$$

در نتیجه توان خروجی موتور DC با دانستن راندمان  $\tau$  آینچین است :

$$P_i = V_{dc} I_{dc} \eta \quad (8-13)$$

توان فوق توان ورودی به محور ژنراتور سنکرون نیز محسوب می‌باشد . حال تست‌های زیر را انجام میدهیم :

تست اول :

مدار تحریک ژنراتور سنکرون را باز می‌گذاریم ( $I_f = 0$ ) و تمامی کلیدهای نشان داده شده در شکل (۹ - ۸) را باز می‌گذاریم ، حال ژنراتور را توسط موتور DC تحت سرعت اسمی می‌چرخانیم برای میتوان چنین استنباط کرد که :

- ۱ - چون مدار تحریک باز است ( $I_f = 0$ ) ، لذا ولتاژی در ژنراتور تولید نمی‌شود.
- ۲ - چون جریان تحریک نداریم ، لذا تلفات هسته در ژنراتور حاصل نمی‌شود و توانی نیز از ژنراتور به خارج صادر نمی‌گردد .

۳ - چون کلیدها باز هستند ، لذا تلفات مسی در سیم پیچ‌های استاتور حاصل نمی‌گردد . لذا توان خروجی موتور DC (توان ورودی به ژنراتور سنکرون) صرف تامین تلفات مکانیکی می‌گردد :

$$P_r = P_{m,1} \text{ (alternator mechanical loss)} \quad (8-14)$$

تست دوم :

همچنان که ژنراتور تحت سرعت اسمی میچرخد (تست اول) حریان تحریک را برترار میسازیم و آنقدر آنرا زیاد میکنیم تا ولتاژ  $E_{gl}$  در دو سرخط های خروجی حاصل شود (  $E_{gl}$  مطابق بند "د" در مثالهای ۶-۸-۹ حساب میشود ) . این ولتاژ "معمول" از ولتاژ اسمی بیشتر است اما چون در این آزمایش نیز سه کلید باز هستند لذا :

الف : تلفات مسی در استاتور حاصل نمیشود .

ب : هیچگونه توان از ژنراتور بخارج صادر نمیشود .

از آنجائیکه  $E_{gl}$  در مقدار نرمال خود تنظیم شده است ، لذا شار اسمی در ماشین وجود دارد و لذا تلفات هسته نیز تلفات اسمی خواهد بود . پس در اینحالت توان خروجی موتور DC (توان ورودی ژنراتور سنکرون) برابر مجموع تلفات مکانیکی و تلفات هسته است :

$$P_{t2} = P_{core} + P_{mech}$$

با توجه به رابطه اخیر و رابطه (۱۴-۸) داریم .

$$P_{core} = P_{t2} - P_{il} \quad (8-15)$$

همچنین در این آزمایش میتوان به تلفات مدار تحریک پی برد (چرا؟)

$$P_{field} = V_{gl} I_{gl} \quad (8-16)$$

تست سوم :

در این آزمایش ابتدا حریان تحریک را صفر میکنیم (  $I_r = 0$  ) و سپس سه کلید مذکور را می بندیم (آزمایش اتصال کوتاه) حال ژنراتور را با سرعت اسمی خود رسانده و حریان تحریک را آنقدر زیاد میکنیم تا حریان اسمی (حریان خط) حاصل گردد . چون در اینحالت حریان تحریک کم است لذا شار بسیار ناچیز بوده و لذا در این آزمایش تلفات هسته قابل صرفنظر کردن میباشد . اما چون حریان اسمی از سیمهای استاتور میگذرد ، لذا تلفات مس استاتور همان تلفات مس در حالت اسمی خواهد بود . در اینحالت توان خروجی موتور DC (توان ورودی به ژنراتور) با مجموع تلفات مکانیکی و تلفات مسی استاتور مساوی خواهد بود .

$$P_{t3} = P_{mech} + P_{Cu}$$

با استفاده از رابطه اخیر و رابطه (۱۴-۸) داریم :

$$P_{Cu} = P_{t3} - P_{il} \quad (8-17)$$

مثال ۸-۸ :

یک ژنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است :

ولت  $208 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

هر تر  $60 =$  فرکانس اسمی

برای تعیین تلفات ماشین آزمایش‌های تحت سرعت اسمی بر روی ماشین انحراف میدهیم (شکل ۹ - ۸) ، نتایج این آزمایشها در حدول (۱ - ۸) مده است ، اگر راندمان موتور را ثابت و معادل ۷۵٪ در نظر می‌گیریم ، راندمان ژنراتور سنکرون را تحت شرایط زیر پیدا کنید .

الف : بار ژنراتور بار اسمی بوده و ضریب توان بار واحد میباشد .

ب : بار ژنراتور بار اسمی (بار کامل) بوده و ضریب توان بار ۹/۰ پس فاز است .

ج : بار ژنراتور نصف بار اسمی (نصف بار کامل) بوده و ضریب توان بار ۸/۰ پیش فاز است .

Table 8-1

جدول (۱ - ۸)

Meter	Test 1	Test 2	Test 3
$V_{dc}$ (V)	120	120	120
$I_{dc}$ (A)	0.9	2.0	2.4
$V_f$ (V)	0	5	1
$I_f$ (A)	0	7.2	1.4
$E_{RL}$ (V)	$\approx 0$	240	0
$I_1$ (A)	0	0	8.1
$I_2$ (A)	0	0	8.5
$I_3$ (A)	0	0	8.3

حل :

از رابطه (۱۳ - ۸) استفاده کرده و توان خروجی موتور DC یا توان ورودی به ژنراتور را در سه قسمت مذکور بدست می‌وریم :

$$\text{Test 1: } P_{i1} = 120 \text{ V} \times 0.9 \text{ A} \times 0.75 = 81 \text{ W}$$

$$\text{Test 2: } P_{i2} = 120 \text{ V} \times 2 \text{ A} \times 0.75 = 180 \text{ W}$$

$$\text{Test 3: } P_{i3} = 120 \text{ V} \times 2.4 \text{ A} \times 0.75 = 216 \text{ W}$$

از رابطه (۱۴ - ۸) داریم :

$$P_{\text{mech}} = 81 \text{ W}$$

از رابطه (۱۵ - ۸) داریم :

$$P_{\text{core}} = 180 \text{ W} - 81 \text{ W} = 99 \text{ W}$$

$$P_{Cu} = 216 \text{ W} - 81 \text{ W} = 135 \text{ W}$$

از رابطه (۱۶-۸) و تست شماره دو داریم :

$$P_{field} = 5 \text{ V} \times 7.2 \text{ A} = 36 \text{ W}$$

از رابطه (۱۲-۸) میتوان راندمان را حساب کرد :

الف :

$$\eta = \frac{3000 \times 1.0}{3000 \times 1.0 - 135 + 99 + 36 + 81} \times 100 \\ = 89.53\%$$

$$\eta = \frac{3000 \times 0.9}{3000 \times 0.9 - 135 + 99 + 36 + 81} \times 100 \\ = 88.5\%$$

ج : در این حالت تلفات مسی در استاتور اینچنین بدست می‌آید (چرا؟)

$$P_{Cu}(\text{at } \frac{1}{2} \text{ load}) = P_{Cu}(\frac{1}{2})^2 = 135(\frac{1}{4}) = 33.75 \text{ W}$$

راندمان در اینحالت اینچنین است :

$$\eta = \frac{1500 \times 0.8}{1500 \times 0.8 + 33.75 - 99 + 36 + 81} \times 100 \\ = 82.77\%$$

۸-۷-۲-۸ راندمان ماکزیمم در ژنراتور سنکرون :

### 8-7.2 Maximum Alternator Efficiency

همانطور که در ژنراتورهای DC گفته شد (جلد اول) راندمان ماکزیمم موقعی رخ میدهد که رابطه زیر برقرار باشد .

مجموع تلفات ثابت = مجموع تلفات متغیر

در ژنراتور سنکرون با تقریب خوب میتوان گفت :

الف : تلفات مکانیکی (۱)، تلفات مدار تحریک و تلفات هسته (۲) جزء تلفات ثابت محسوب میشوند .

ب : تلفات مس (۳) در استاتور جزء تلفات متغیر است و با بار تغییر میکند .

لذا راندمان ماکزیمم در درصدی از بار اسمی رخ میدهد و این درصد را اینچنین بدست

1) Mechanical Losses

2) Core Losses

3) Copper Losses

می‌آورند.

$$(K)^2 P_{Cu} = P_{core} + P_{mech} + P_{field} \quad (8-18)$$

مثال ۸-۹:

ژنراتور سنکرون مطابق مثال (۸-۸) در نظر میگریم. در چه درصدی از بار اسمی راندمان ماکزیم رخ میدهد.

حل:

تلفات بدست آمده در مثال (۸-۸) را در رابطه (۸-۱۸) جایگزین میکیم:

$$k^2 \times 135 \text{ W} = 99 \text{ W} + 81 \text{ W} + 36 \text{ W}$$

$$k^2 = \frac{216}{135} = 1.6$$

$$k = 1.26$$

به عبارت بهتر در این ژنراتور راندمان ماکزیم در ۱۲۶٪ بار اسمی رخ میدهد. اما باید گفت که معمولاً "در ژنراتورهای سنکرون راندمان ماکزیم در حوالی شرایط اسمی رخ میدهد.

#### 8-8 TYPICAL ALTERNATOR CHARACTERISTICS

۸-۸ منحنی مشخصه‌های ژنراتور سنکرون سه فاز:

منحنی مشخصه‌های گوناگون وجود دارند که رفتار ژنراتور سنکرون را مشخص می‌سازند و تمامی آنها را میتوان در آزمایشگاههای ماشینهای الکتریکی بدست آورد. ما در اینجا آنها را بطور کیفی مورد بررسی قرار میدهیم.

۱-۸-۱ منحنی اشباع در حالت بی‌باری:

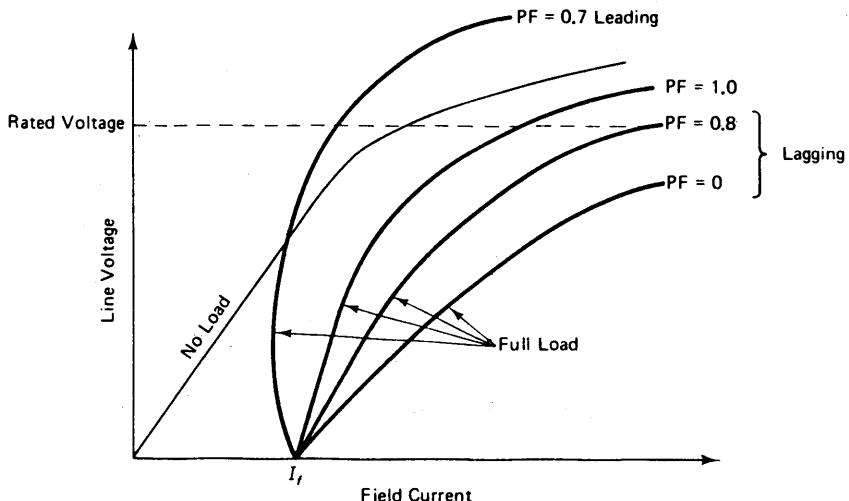
این منحنی مشخصه تغییرات ولتاژ ترمینال ماشین (ولتاژ خط) بر حسب حریان تحریک در تحت شرایط بی‌باری (مدار باز) میباشد.

باید گفت که در تمامی مراحل این آزمایش، سرعت اسمی ژنراتور همان سرعت اسمی ماشین میباشد. همانطور که از شکل (۸-۱۰) پیداست این تغییرات ابتدا خطی بوده و سپس بحال اشباع میرسیم. معمولاً "ولتاژ اسمی ماشین از قسمت خطی منحنی حاصل میگردد و گاهی به این گراف، منحنی مغناطیسی شوندگی در حالت بی‌باری (۱) گفته میشود.

منحنی مشخصه دیگری در زنراتور سنکرون وجود دارد و به آن منحنی بار کامل (۲) گفته میشود . در این منحنیها جریان تحریک را تغییر میدهیم ولی همواره زنراتور حریان اسمی (جریان خط) را تحویل بار میدهند ، شکل (۱۰ - ۸) اینگونه منحنیها را نشان میدهد و باید توجه داشت که وضعیت این منحنیها را تابع ضریب توان بار اسمی میباشد . باید گفت که تمامی منحنیهای بار کامل دارای نقطه مشترکی هستند و مختصات این نقطه بقرار زیر است :

$$V_L = 0.$$

$I_f$  = جریان تحریک



شکل ۱۰ - ۸ : منحنی مشخصه های بار کامل و منحنی مشخصه مربوط به مغناطیس - شوندگی در حالت بی باری در یک زنراتور سنکرون سه فاز

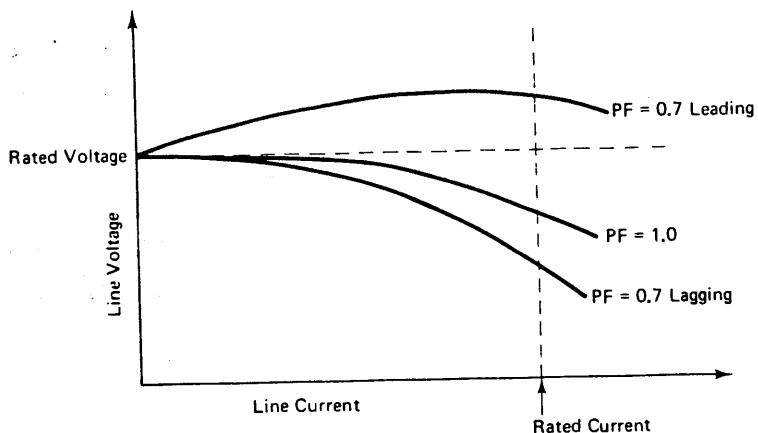
### 8-8.2 Load Curves

یکی دیگر از منحنیهای مشخصه مهم که برای تخمین رفتار زنراتور بکار میروند منحنیهای بار (۲) میباشد (شکل ۱۱ - ۸) . در این منحنیها تغییرات ولتاژ ترمیان (ولتاژ خط) بر حسب جریان ماشین (جریان خط) مورد ارزیابی قرار میگیرد . همانطور که از شکل پیداست این منحنیها از حالت بی باری تا بار کامل رسم میگردند . علاوه بر این منحنیها دید نسبتاً " خوبی راجع به درصد تنظیم ولتاژ زنراتور ارائه میدهند . در شکل (۱۱ - ۸) سه منحنی برای ضریب توانهای مختلف رسم شده است .

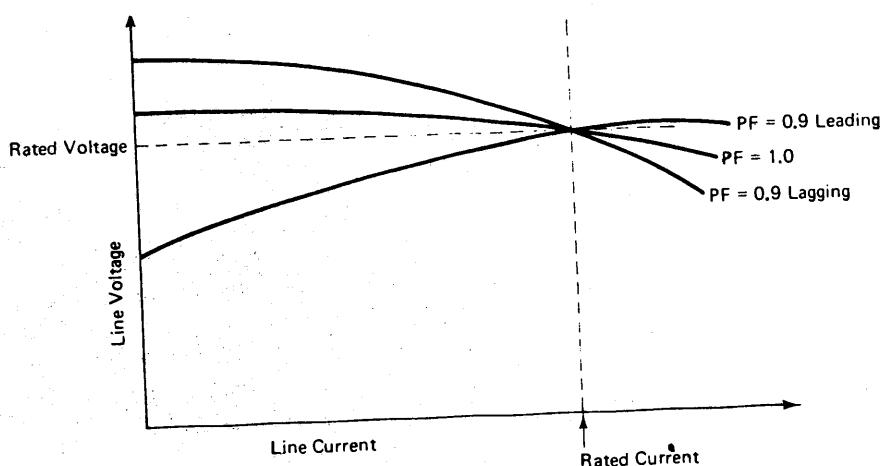
1) Full Load characteristic

2) Load Curve

برای پیدا کردن این منحنیها ابتدا جریان تحریک را طوری تنظیم می‌کیم که ولتاژ اسمی (ولتاژ خط) در شرایط بی‌باری حاصل شود. حال تحریک را تغییر نمی‌دهیم و فقط بار را افزایش میدهیم و در هر لحظه ولتاژ ماشین (ولتاژ خط) را می‌خوانیم. سپس تغییرات ولتاژ ماشین و جریان بار را رسم می‌کیم.



شکل ۱۱-۸: منحنی‌های بار در یک ژنراتور سنکرون سه فاز با توجه به اثرات ضریب توانهای مختلف. در این منحنی‌ها ولتاژ بی‌باری مشترک است



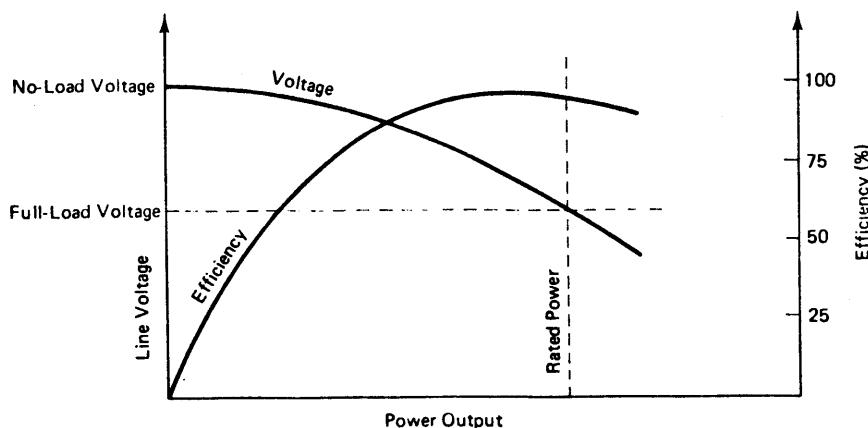
شکل ۱۲-۸: منحنی‌های بار در یک ژنراتور سنکرون سه فاز با توجه به اثرات ضریب توانهای گوناگون. این منحنی‌ها در نقطه ولتاژ و جریان اسمی مشترک هستند.

نوع دیگری از منحنيهای بار نیز وجود دارد (شکل ۱۲ - ۸) . برای بدست آوردن اين منحنيها جريان تحریک را طوری تنظیم ميکنیم که جريان اسمی ولتاژ اسمی حاصل گردد . حال جريان تحریک را درست نمیزنیم و ضریب توان بار را ثابت نگه میداریم . سپس بار را کم میکنیم تا به صفر برسد و در هر لحظه ولتاژ ماشین (ولتاژ خط) را میخوانیم . سپس تغییرات ولتاژ ماشین بر حسب جريان بار (جريان خط) را رسم میکنیم . منحنيهای شکل (۱۲ - ۸) از منحنيهای شکل (۱۱ - ۸) مفیدتر است زیرا ما همواره مایلیم ولتاژ اسمی و جريان اسمی ، هردو با هم در يك لحظه پدیدار شوند و همچنین شکل (۱۲ - ۸) نتایج مثالهای (۸ - ۶) و (۲ - ۸) را بهتر توحیه میکند .

### ۸ - ۸ - ۳ منحنی مشخصه‌های دیگر برای ژنراتور سنکرون :

#### 8-8.3 Additional Characteristics

گاهی اوقات بعض آنکه بر روی محور افقی جريان را مشخص کیم ، توان خروجی را قرار میدهیم . شکل (۱۲ - ۸) مشخصه‌های متداولی را برای ژنراتورهای سنکرون نشان میدهد .



شکل ۱۲ - ۸ : تغییرات راندمان و ولتاژ بر حسب توان خروجی در يك ژنراتور سنکرون سه فاز

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 8

Symbol	Definition	Units: English and SI
$E_p$ (۱)	Generated voltage for a single-phase stator winding	rms volts
$E_{sl}$ (۲)	Generated line voltage	rms volts
$z$ (۳)	Number of conductors in a single stator winding	—
$f$ (۴)	Frequency of generated voltage	hertz
$V_l$ (۵)	Line-to-line terminal voltage of a three-phase alternator	rms volts
$r_p$ (۶)	Effective resistance of stator winding for one phase	ohms
$x_p$ (۷)	Synchronous reactance of stator winding for one phase	ohms
$Z_s$ (۸)	Synchronous impedance of stator winding for one phase	ohms
$r_a$ (۹)	Resistance between any two terminals of a three-phase alternator with the third terminal open	ohms
$r'_p$ (۱۰)	Calculated resistance of stator winding for one phase	ohms
$V_m$ (۱۱)	Phase voltage from open circuit test equal to measured value divided by $\sqrt{3}$	rms volts
$I_{\infty}$ (۱۲)	Phase current from short-circuit test measurement	amperes
$I_f$ (۱۳)	Alternator field current	amperes
$I_p$ (۱۴)	Rated phase current	amperes
$I_L$ (۱۵)	Rated line current	amperes
$V_{Nl}$ (۱۶)	No-load phase voltage	rms volts
$V_{FL}$ (۱۷)	Full-load phase voltage	rms volts
$\cos \theta$ (۱۸)	Power factor of one phase of a balanced three-phase load	
$k$ (۱۹)	Fraction of rated load where maximum efficiency occurs	

علام اختصاری بکار برده شده در فصل ۸

۱ - ولتاژ تولید شده در استاتور یک زنراتور سنکرون تکفار

۲ - ولتاژ تولید شده (ولتاژ خط)

۳ - تعداد هادیهای مربوط به سیم پیچ استاتور تکفار

۴ - فرکانس ولتاژ تولید شده

۵ - ولتاژ ترمینال در زنراتور سنکرون سه فاز (ولتاژ خط)

۶ - مقاومت موئیز هر فاز استاتور

۷ - راکتانس سنکرون هر فاز استاتور

۸ - امپدانس سنکرون هر فاز استاتور

۹ - مقاومت بین دو ترمینال زنراتور سنکرون وقتی که ترمینال دیگر باز باشد

۱۰ - مقاومت هر فاز استاتور (از طریق محاسبه)

۱۱ - ولتاژ فاز در آزمایش سی باری

۱۲ - جریان اتصال کوتاه در آزمایش اتصال کوتاه

۱۳ - جریان تحریک زنراتور سنکرون

- 
- ۱۴- جریان اسمی فاز
  - ۱۵- جریان اسمی خط
  - ۱۶- ولتاژ بی‌باری (ولتاژ فاز)
  - ۱۷- ولتاژ بار-اسمی (ولتاژ فاز)
  - ۱۸- ضریب توان هر فاز در بار متعادل سه فاز
  - ۱۹- درصدی که مشخص کننده وقوع راندمان ماکزیمم است،

# فصل سوم

## موتورهای توانی سه‌نواخته

THE THREE-PHASE INDUCTION MOTOR

۵۳ صفحه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## فصل ۹

### موتورهای القائی (اندوسیوئنی) سه فاز

**مقدمه:**

در اکثر کارخانجات و صنایع در سراسر جهان از موتورهای القائی (۱) (اندوسیوئنی) استفاده می‌شود، بخصوص در مواقعی که به موتور نسبتاً بزرگی نیاز داشته باشیم از موتورهای القائی سه فاز استفاده می‌گردد. این موتورها دارای مزایای زیر هستند.

الف: قابلیت اطمینان (۲) آنها زیاد است.

ب: ارزان هستند

ج: ساخت آنها ساده است

این موتورها را اصولاً فرانسیس در سال ۱۸۸۵ اختراع نمود اما نام تسلیا که در سال ۱۸۸۶ شناوری این موتورها را بیان نمود بیشتر بچشم می‌خورد.

#### ۱-۹ ساختمان موتورهای القائی :

موتورهای القائی سه فاز از دو قسمت اساسی تشکیل شده‌اند:

الف: قسمت ثابت بنام استاتور (۳)

ب: قسمت دوران رотор (۴)

#### ۱-۱-۹: استاتور موتورهای القائی سه فاز :

استاتور اینگونه ماشینها حاوی شیارهای (۵) می‌باشد که درون آنها سیم پیچی سه فازی جا سازی شده و با توجه به نحوه این سیم پیچی، موتورهای القائی سه فاز دو-قطبی، ۴-قطبی و ... حاصل می‌گردند.

1) Induction, Motor

2) Reliability

3) Stator

4) Rotor

5) Slot

فی المثل می توان گفت که در موتور ۴ قطبی دو قطب مثبت (شمال) و دو قطب منفی (جنوب) وجود دارد.

### ۲ - ۱ - ۹ - رتور موتورهای القائی سه فاز:

رتورهای متداول در اینگونه ماشینها بقرار زیر است.

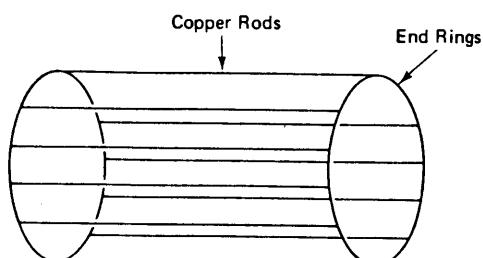
الف: رتور قفس سنجابی ساده (۱)

ب: رتور قفس سنجابی مضاعف (۲)

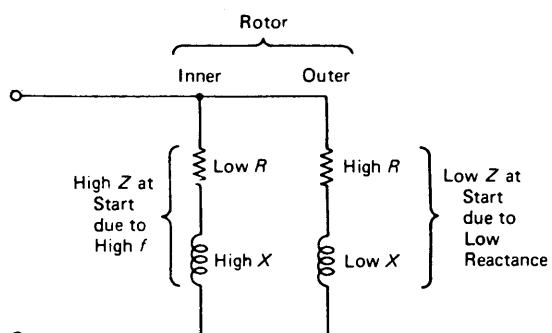
ج: رتور سیم پیچی (۳) شده

### ۱ - ۲ - ۹ - رتور قفس سنجابی ساده:

متداولترین رتور برای موتورهای القائی سه فاز همین رتور قفس سنجابی ساده



شکل ۱ - ۹ - شمای ساده یک رتور قفس سنجابی که در دو انتهای میله‌ها توسط حلقه‌های انتهایی اتصال کوتاه شده‌اند.



شکل ۲ - ۹ : مدار معادل یک رتور قفس سنجابی مضاعف.

1) Squirrel Cage

2) Double Squirrel Cage

3) IPAN, RDCR

می‌باشد، زیرا شاهت زیادی به قفس سنجاب دارد. اینگونه رتورها از میله‌های مسی تشکیل شده که در شیارهای رتور جاسازی می‌شوند و همانطور که از شکل (۱-۹) پیداست بدن رتور (قسمت فلزی) که بصورت مورق ساخته می‌گردد نشان داده نشده است.

#### ۲-۱-۹ رتور قفس سنجابی مضاعف:

در برخی از موتورهای القائی سه فاز رتورهای از نوع قفس سنجابی مضاعف وجود دارد و اینگونه رتورها از دو سری میله تشکیل شده‌اند.

الف: سری اول میله‌ها از نوع برنج بوده و در نزدیک سطح رتور تعییه می‌شود و به میله‌های خارجی (۱) موسوم‌اند.

ب: سری دوم میله‌ها از جنس مس بوده و در زیر سری اول و در داخل شیارهای رتور نصب می‌گردند و به میله‌های داخلی (۲) موسوم‌اند

باید خاطر نشان ساخت که:

۱- الف: مقاومت میله‌های برنجی یا میله‌های خارجی (سری اول) از مقاومت میله‌های مسی (سری دوم) بیشتر است (شکل ۲-۹).

۲- ب: چون میله‌های مسی یا میله‌های داخلی (سری دوم) بهم نزدیک تراند لذا راکتانس نشتشی (۳) آنها نسبت به میله‌های برنجی (میله‌های خارجی) بیشتر خواهد بود در این کتاب راکتانس‌های نشتشی بصورت راکتانس‌های اندوکتیو در مدار معادل رتور ظاهر می‌شوند.

برای آنکه بهتر درک کنیم چرا رتور قفس سنجابی مضاعف مشخصه موتور را بهبود می‌بخشد به مطالب زیر توجه می‌کنیم و بعداً "درباره آنها در ادامه فصل مفصل" بحث خواهد شد.

۱- الف: فرکانس حریان رتور در لحظات راه اندازی زیاد است (معادل فرکانس منبع تغذیه موتور). وقتی سرعت موتور زیاد شد فرکانس حریان رتور کم می‌شود (نزدیک صفر).

۱- ب: در راه اندازی میله‌های خارجی حریان بیشتری می‌کشند زیرا کل امپدانس آنها کمتر است و چون  $R$  در میله‌های خارجی از  $X$  بیشتر است لذا ضریب توان مدار بالا است و ترکیبی از حریان زیاد و ضریب توان بالا گشتاور یا کوپل راه اندازی (۴) نسبتاً خوبی ایجاد می‌کند.

1) Outer, Rods

2) Inner, Rods

3) Leakage Resistance

4) Starting Torque

۱-۱-ج: در سرعتهای بالا تمامی جریان از میله‌های داخلی عبور می‌کند و در فرکانس‌های کم از راکتans این میله‌ها می‌توان صرفنظر کرد و مشخصه خوبی در سرعتهای بالا پدیدار می‌شود.

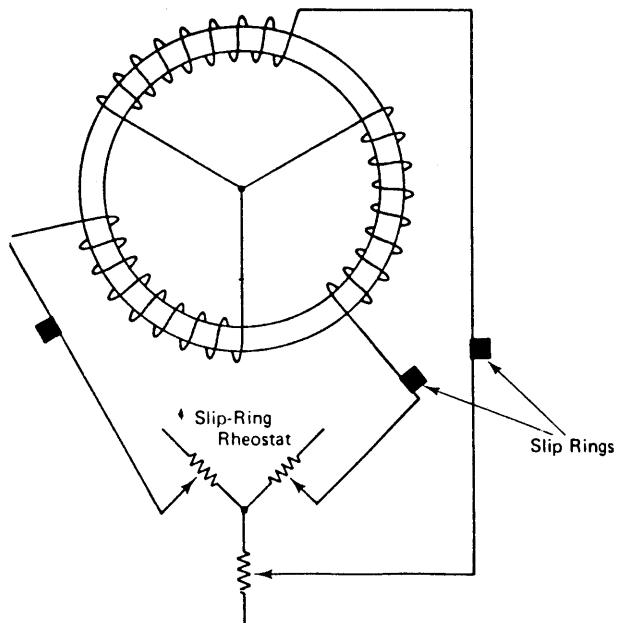
### ۳-۲-۹: رتورهای سیم پیچی شده:

در اینگونه رتورهای دار شیارهای رotor سیم پیچ تعییه شده است و می‌توان در اینگونه رتورها مقاومت خارجی از طریق حلقه‌ای لغزان (۱) به سیم پیچ‌های رotor متصل ساخت و به اینگونه مقاومتهای خارجی گاهی رعوستای حلقه‌ای لغزان (۲) نیز گفته می‌شود. در اینگونه اتصالات براحتی می‌توان مقاومت رotor را تغییر داد. و مشخصه حالی در لحظات راه اندازی و سهره برداری از ماشین بدست آورد.

شکل ۳-۹) شمای ساده اینگونه رتورهای رotor را نشان می‌دهد و باید در اینگونه رتورها نکات زیر را بخاطر داشت.

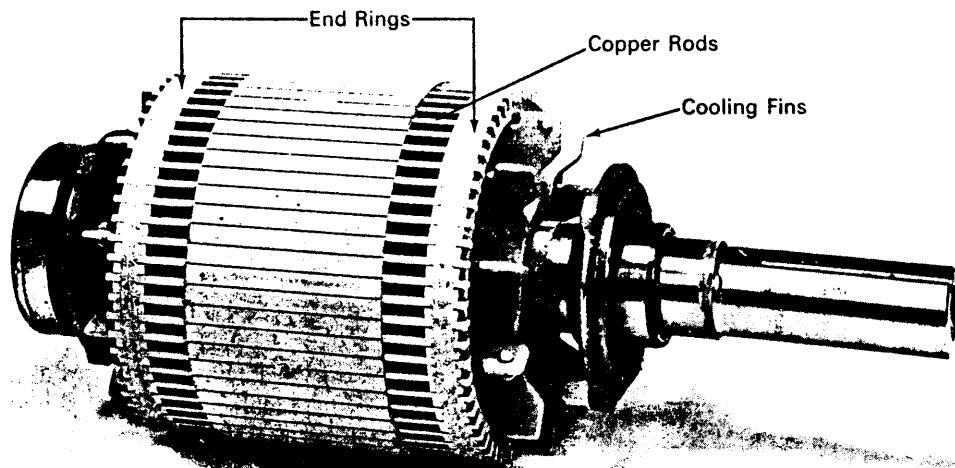
الف: سیم پیچ اینگونه رتورها نیز باید سه فاز باشد

ب: تعداد قطبها حاصله از اینگونه سیم پیچ باید با تعداد قطبها حاصله در استاتور مساوی باشد.

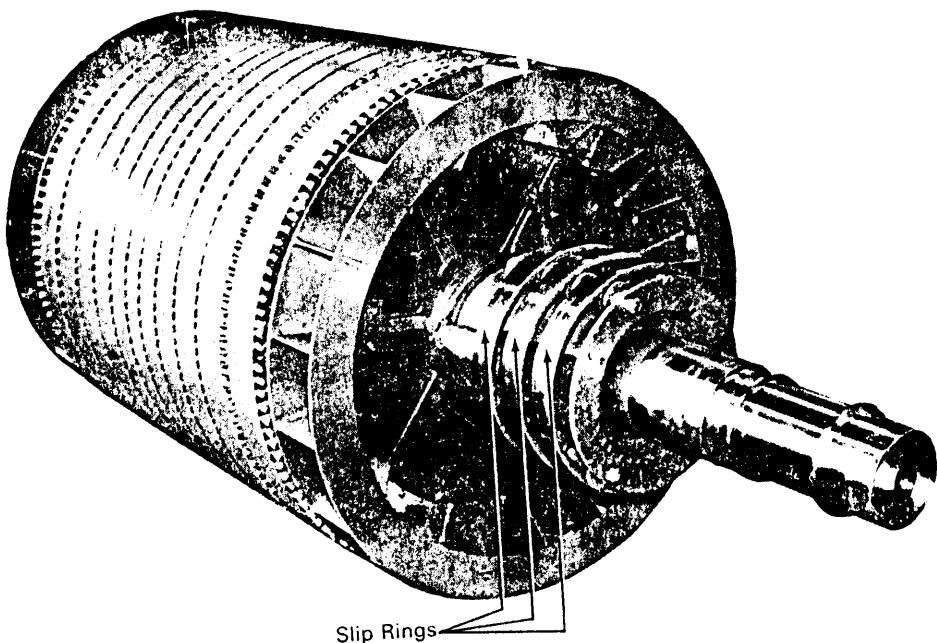


شکل ۳-۹: شمای ساده یک رotor سیم پیچی شده در موتور القائی، سه فاز

ج: تعداد شیارهای رotor و استاتور باید یکسان باشد.



شکل ۴ - ۹: شمای یک رотор با قفس سنجابی در موتور القائی سه فاز



شکل ۵ - ۹: شمای یک رotor سیم پیچی شده در موتور القائی سه فاز  
شکلهای (۴ - ۹) و (۵ - ۹) دو نوع رotor متناول را برای موتورهای القائی سه فاز نشان

## ۹-۲ مفاهیم میدان گردندۀ : ROTATING FIELD CONCEPT

قبل از اینکه وارد تئوری مرسوط به عملکرد موتورهای القائی سه فاز گردیم باید درباره مفاهیم میدان گردندۀ (۱) صحبت کیم . برای درک بهتر استاتور را در نظر می‌گیریم که بصورت دو قطبی سیم پیچی شده است (شکل ۶-۹) . ولتاژهای اعمال شده به هر فاز استاتور نیز در این شکل نشان داده شده است . در شکلهاي (۶-۹a)، (۶-۹b)، (۶-۹c) و (۶-۹d) استاتور را همراه با میدان مغناطیسی حاصله در زمانهای مختلف نشان داده‌ایم و این میدانها مربوط به زمانهای ۱، ۲، ۳ در شکل (۶-۹) می‌باشد . باید خاطر نشان سازیم که در شکلهاي (۶-۹) رотор را نکشیده‌ایم تا شکل سه‌لتر حلوه کند . در این بحث فرض برآنست که نحوه اتصال سیم پیچ سه فاز استاتور بصورت ستاره (۲) باشد یعنی سرهای A'، B'، C' بهم متصل‌اند و سرهای A، B و C ترمینال خروجی ماشین را تشکیل می‌دهند

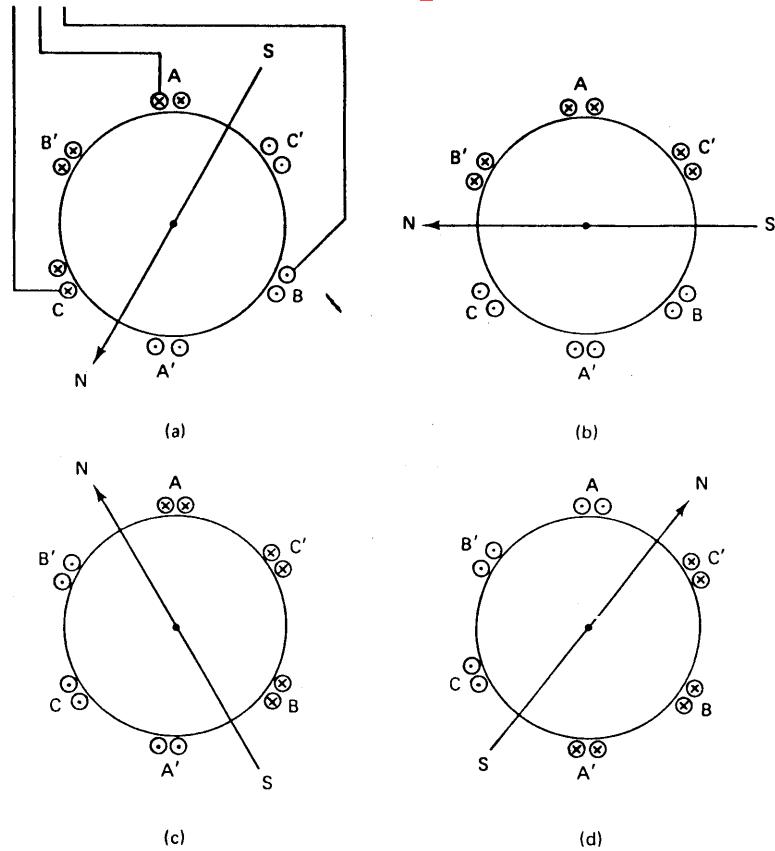
در اینجا مذکور می‌شویم که هرگاه  $V_{A-A'}$  مثبت باشد یعنی آنستکه A نسبت به A' مثبت است یعنی حریان از A وارد صفحه کاغذ شده و از A' خارج می‌گردد . زمانهای ۱، ۲، ۳ در شکل (۶-۹) طوری انتخاب شده‌اند که تحلیل مساله را ساده سازند تا میدان گردندۀ بهتر تفهیم گردد .

در زمان ۱،  $V_{A-A'}$  و  $V_{C-C'}$  مثبت‌اند و  $V_{B-B'}$  ماقریم منفی است در اینحالات جهت حریان در سیم پیچ‌ها مطابق شکل (۶-۹) بوده و میدان دو قطبی مطابق شکل (۶-۹a) خواهد بود (با استفاده از قانون دست راست) .

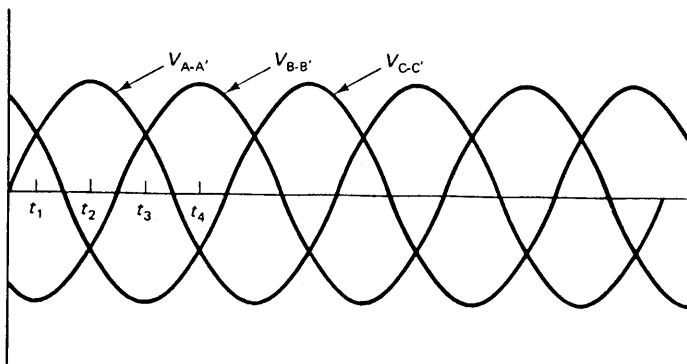
در زمان ۲،  $V_{A-A'}$  ماقریم مثبت است و  $V_{B-B'}$  و  $V_{C-C'}$  منفی هستند ، و این حالت مترادف با حابحای ۶ درجه الکتریکی است . جهت حدید حریانها و میدان گردندۀ در شکل (۶-۹b) رسم شده‌اند می‌بینیم که میدان گردندۀ نیز ۶ درجه در جهت عقریه ساعت (۴) (CW) نسبت به وضعیت ۱ چرخیده است . البته اگر استاتور ۴ قطبی فرض می‌شود میدان ۳۵ درجه می‌چرخید ولی در شکل (۶-۹) فقط سیستم دو قطبی را مد نظر داشته‌ایم .

در زمان ۳،  $V_{A-A'}$  و  $V_{B-B'}$  مثبت‌اند و  $V_{C-C'}$  ماقریم منفی است . جهت حدید حریانها و میدان گردندۀ در شکل (۶-۹c) نشان داده شده‌اند و می‌بینیم میدان نسبت به وضعیت ۲ ۶ درجه چرخیده است (در جهت عقریه ساعت) .

در زمان ۴،  $V_{B-B'$ } ماقریم مثبت است و  $V_{A-A'}$  و  $V_{C-C'}$  منفی هستند . جهت حدید حریانها و میدان گردندۀ در شکل (۶-۹d) رسم شده‌اند و نسبت به



شکل ۶ - ۹: وضعیت میدان گردنده در لحظات مختلف



شکل ۷ - ۹: ولتاژهای سه فاز اعمال شده به استاتور با توالی فاز ABC

وضعیت ۱۳۶۰۶ درجه چرخش داشته‌ایم (در حین عقریه ساعت).

در بالا وضعیت میدان گردنده در لحظه مورد بررسی قرار دادیم ولی این

بدان معنی نیست که میدان هر دفعه ۶ درجه چهش می‌کند، بلکه اگر هزاران زمان نزدیک بهم را در نظر بگیریم خواهیم دید که میدان پرش ندارد و بطور پیوسته و یکواخت دوران می‌کند و نحوه این دوران به فرکانس ولتاژ استاتور بستگی دارد.

**۹-۲-۹: جهت چرخش میدان گردنده** *Direction of the Rotating Field*

همانطور که از توالی فاز (۱) در شکل (۹-۹) پیداست و همچنین با توجه به نحوه سیم پیچی استاتور در شکل (۶-۹) در می‌بایسم که میدان گردنده در حکمت عقره ساعت (CW) می‌چرخد، اگر توالی فاز را بصورت ACB در آوریم و دوباره زمانهای ۱۱ تا ۱۴ را بررسی کنیم می‌بینیم که حکمت چرخش میدان گردنده عوض می‌شود (خلاف عقره ساعت یا CCW<sup>(۲)</sup>). عمل تعویض توالی فاز را براحتی می‌توان با تعویض دو ترمینال در منبع تغذیه موتور انعام داد.

**۹-۲-۱۰: سرعت چرخش میدان گردنده** *Speed of the Rotating Field*

سرعت چرخش میدان گردنده به سرعت سنکرون معروف است و برای محاسبه آن از روابط (۲-۸) در فصل قبل استفاده می‌کنیم. در این فصل از اندیس S برای سرعت سنکرون استفاده می‌کنیم و در این فصل خواهیم دید که سرعت رотор در ماشینهای الکتری سرعت سنکرون نخواهد بود، سرعت سنکرون یا سرعت میدان گردنده در اینگونه موتورها اینچنین بدست می‌آید.

در سیستم ENG داریم

$$S_s = \frac{120f}{P} \quad (9-1a)$$

در سیستم SI داریم

$$\omega_s = \frac{4\pi f}{P} \quad (9-1b)$$

در معادلات (۹-۱) کمیت‌ها بقرار زیراند:

الف: P: تعداد قطبی‌های استاتور

ب: f: فرکانس ولتاژ اعمال شده بر استاتور بر حسب هرتز

ج: S<sub>s</sub>: سرعت سنکرون بر حسب دور در دقیقه

د: ω<sub>s</sub>: سرعت سنکرون بر حسب رادیان بر ثانیه

مثال ۱-۹ (سیستم ENG):

سرعت سکرون یک موتور القائی سه فاز ۴ قطبی و ۶۰ هرتزی را بدست آورید .  
حل :

از رابطه ( ۹ - ۱ a ) داریم :

$$S_s = 120 \times \frac{60}{4} \\ = 1800 \text{ rev/min}$$

مثال ۹ - ۲ ( سیستم SI ) :

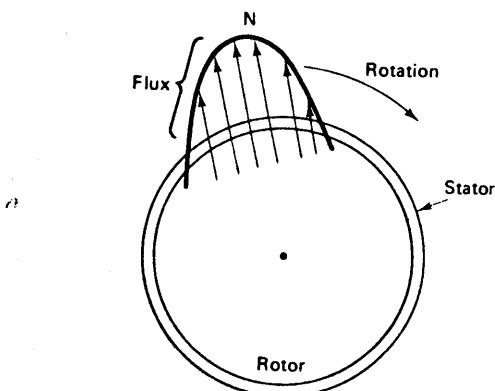
یک موتور القائی سه فاز ، ۴ قطبی ، ۵۰ هرتزی مفروض است ، سرعت سکرون یا سرعت میدان گردنده آنرا بیابید .  
حل :

از رابطه ( ۹ - ۱ b ) داریم :

$$\omega_s = 4\pi \times \frac{50}{4} \\ = 157.1 \text{ rad/s}$$

۹-۲-۹ شکل میدان گردان :

از آنحاییکه ولتاژ اعمال شده به استاتور ( ولتاژ منبع تغذیه ) سینوسی است ; لذا حریان سیم پیچ های استاتور نیز سینوسی بوده و لذا در هر فاز استاتور شار سینوسی بدست می آید . شار گردنده ( میدان گردنده ) نیز مجموع سه فازور مربوط به شارهای سه فاز می باشد . لذا شار گردنده ( میدان گردنده ) را می توان مطابق شکل ( ۹ - ۸ ) نشان داد  
البته در این شکل یک نیم سیکل از شار گردنده که در مسیر دایره ای می چرخد را نشان داده ایم .



شکل ۹ - ۸ : شماش از شار گردنده گه شکل سینوسی دارد

### ۹-۳ تئوری مربوط به عملکرد موتورهای القائی سه‌فاز:

روشهای گوناگون حبته بیان عملکرد اینگونه ماشینها وجود دارد ما در این کتاب از مفاهیم میدان گردنده و مقایسه موتور القائی سه فاز با ترانسفورماتورها استفاده می‌کنیم . در موتورهای القائی ، استاتور و ولتاژ اعمال شده شبیه مدار اولیه ترانسفورماتور می‌باشد . همچنین سیم پیچ رتور یا میله‌های مربوط به قفس سنجابی مشابه مدار ثانویه ترانسفورماتور می‌باشد . در نتیجه می‌توان مکانیکی تحويلی از طرف رتور را به بار ترانسفورماتور در ثانویه تشبيه ساخت .

اما یک فرق اساسی در شبیه سازی موتور القائی با ترانسفورماتور وجود دارد و آن اینستکه در ترانسفورماتورها فرکانس حریان و ولتاژ در دو مدار اولیه و ثانویه یکسان می‌باشد ولی در موتورها فرکانس حریان و ولتاژ در رتور و استاتور یکسان نخواهد بود هرگاه به استاتور و لولتاژ اعمال گردد ، در سیم پیچ استاتور حریان برقرار می‌گردد .

این حریان از دو مولفه تشکیل شده است .  
الف : مولفه اول به حریان مغناطیس شوندگی (۱) موسم است و نسبت به ولتاژ اعمال شده ۹۰ درجه اختلاف فاز دارد (پس فاز) . وظیفه اصلی این مولفه ایجاد میدان گردان می‌باشد .

ب : مولفه دوم حریان هم فاز ولتاژ اعمال شده بوده و توان حقیقی (اکتیو) موتور را تأمین می‌کند .

موضوعات بند "الف" و "ب" مشابه تئوری ترانسفورماتور می‌باشد (فصل هفتم شکل ۱۴-۷) .

هرگاه به محور رتور بار مکانیکی متصل نباشد لذا توان مکانیکی خروجی وجود ندارد . در نتیجه در این حالت بی‌باری (۲) ، توان حقیقی (اکتیو) وارد به موتور که از طریق منبع تغذیه استاتور تأمین می‌شود صرف تلفات زیر در درون ماشین می‌گردد  
۱ - تلفات مکانیکی (۳)  
۲ - تلفات هسته (۴)  
۳ - تلفات مسی (RI<sup>2</sup>) (۵)

باید گفت که این تلفات بسیار کوچک هستند و زاویه  $\theta_0$  در شکل (۱۴-۷) خیلی نزدیک به ۹۰ درجه می‌باشد . در نتیجه در میابیم که موتور در حالت بی‌باری دارای

1) Magnetizing, Current

2) No , Load

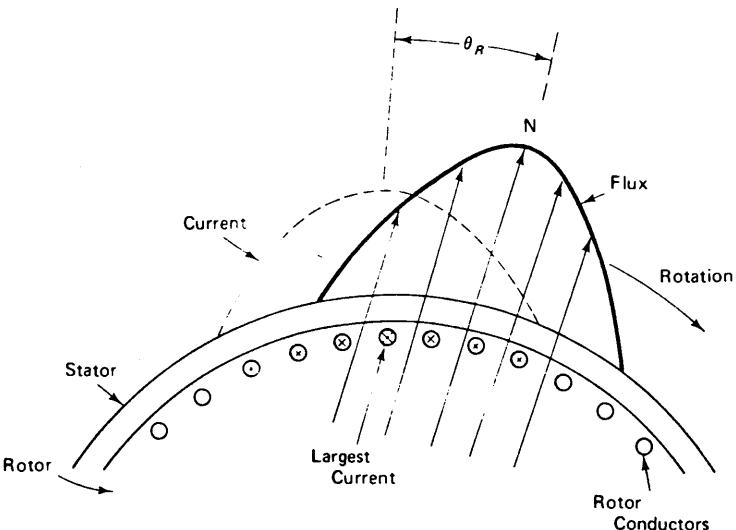
3) Mechanical, Losses

4) Core, Losses

5) Copper Losses

ضریب توان بسیار ناچیزی است ( $\cos 90^\circ = 0$ )

هنگامیکه محور رotor را قفل کنیم تا موتور حرکت نکند در اینصورت حالت رotor قفل شده یا حالت رotor بلوکه شده یا حالت سکون در موتور پدیدار می گردد و منبعد در این کتاب کمیت های مربوط به این سه حالت را که همگی یکسان می باشند با اندیس BR نشان می دهیم . این حالت بسیار شبیه ترانسفورماتوریست که ثانویه آن اتصال کوتاه شده باشد ،



شکل ۹ - ۹ : دیاگرام شار و جریان رotor در حالت سکون

اگر هادیهای رotor و شار گردند که آنها را قطع می کند ترسیم کنیم ، شکلی مشابه شکل (۹-۹) بدست می آید . البته این شکل برای حالت سکون رسم شده است . با توجه به قانون دست راست در می یابیم که جریان در هادیهای رotor به طرف داخل صفحه کاغذ بوده و با علامت X نشان داده شده است . حال باید درباره جریان رotor نکات زیر را ذکر کنیم .

- الف ، چون هادیهای رotor بوسیله حلقه های انتهائی (۱) اتصال کوتاه شده اند ؛ لذا در هادیهای رotor جریان برقرار می گردد
- ب : چون شار گردند توزیع سینوسی دارد ، لذا ولتاژ القاء شده در هر یک از هادیهای رotor نیز سینوسی بوده و با شار همفاز می باشد . چون هادیهای رotor دارای مقاومت و راکتانس اندوکتیو هستند ؛ لذا موج جریان مطابق شکل (۹ - ۹) خواهد بود (منحنی

1) End-Ring

ج : مقدار متوسط جریان رتور و فرکانس این حریان به طرز قطع هادیها توسط شار بستگی دارد . لذا هر چه سرعت رتور بالاتر رود ، لذا شار گردنده با نرخ آهسته‌تری هادیها رتور را قطع می‌کند و نتیجه حریان رتور و فرکانس آن کاهش می‌آید . در حقیقت اگر رتور با سرعت سکروں بچرخد در اینصورت سرعت شار گردان و رتور بکسان شده و خطوط شار هادیها رتور را قطع نکرده و در نتیجه حریان رتور و فرکانس آن صفر خواهد بود .

حال دوباره به شکل (۹ - ۹) مربوط به حالت سکون بر می‌گردیم . همانطور که گفتیم در هادیها رتور حریان برقرار می‌گردد و لذا نیروی بر آنها وارد می‌شود (قانون بیوساوار حلد اول) . لذا این نیرو گشتاوری (کوپلی) در حبشه شار گردان (میدان گردنده) پدیدار می‌سازد .

این موضوع را می‌توان طبق قانون دست چپ به اثبات رساند (حلد اول) مقدار گشتاور (کوپل) در موتورهای القائی مطابق رابطه زیر بدست می‌آید و شباهتی چند با گشتاور موتورهای DC (جلد اول) دارد .

$$T = K\phi I_R \cos \theta_R \quad (9-2)$$

اندیس R در رابطه‌ای خیر می‌بین کمیتی‌های مربوط به رتور بوده و همانطور که می‌دانیم همواره اختلاف فاز بین جریان رتور و شار وحد دارد لذا در رابطه (۹ - ۲) عبارت کسینوسی نیز ظاهر می‌شود .

چون در لحظه راه اندازی حریان رتور با شار گردنده متناسب است و شار گردنده نیز با ولتاژ اعمال شده به استاتور تناسب دارد ، لذا گشتاور راه انداز در موتورهای القائی اینچنین بدست می‌آید .

$$\begin{aligned} T_s &= K\phi(K_1\phi) \cos \theta_R \\ &= K'V_L^2 \end{aligned} \quad (9-3)$$

از این رابطه در می‌بایس گشتاور راه انداز در موتورهای القائی سه فاز با محدود ولتاژ اعمال شده به استاتور (ولتاژ خط - خط) یا  $\frac{1}{\sqrt{3}}$  مناسب است . گشتاور راه انداز باعث شتاب رتور شده و این شتاب به اینرسی رتور و بار مکانیکی مربوط به محور رتور بستگی دارد (معادله ۲ - ۵ حلد اول) . باید گفت همینکه رتور شروع بحرکت نمود دیگر رابطه (۹ - ۳) برای محاسبه گشتاور صادق نیست . با سرعت گرفتن رتور هادیها رتور خطوط شارکمتری را قطع می‌کنند و لذا ولتاژ القائی متناسب در هادیها رتور کاهش می‌باید

در نتیجه جریان رتور (۱) نیز نزول می‌کند و بالنتیه گشتاور ذکر شده در رابطه (۲ - ۹) نیز کم می‌شود. حال اگر سرعت رتور به سرعت سنکرون یا سرعت شار گردند (میدان گردنده) بررسد در اینصورت هادیهای رتور خطوط شار را قطع نمی‌کنند (چرا؟) لذا در رتو ولتاژ القاء نشده بالنتیه جریان رتور صفر می‌گردد و بالمال گشتاور نیز صفر خواهد شد (رابطه ۲ - ۹). از صفر شدن گشتاور نتیجه می‌شود که شتاب صفر می‌شود و ماشین تحت سرعت ثابت سنکرون می‌چرخد، اما باید گفت که در موتورهای القائی سه فاز هیچگاه سرعت رتور به سرعت سنکرون نمی‌رسد و لذا گشتاور نیز هیچگاه صفر نمی‌شود، زیرا همواره حتی در حالت بی‌باری باید گشتاور ناچیزی در ماشین پدیدار شود تا بر مسئله اصطکاک (۱) و تهویه (۲) فائق آید. در نتیجه سرعت رتور هیچگاه در حالت بی‌باری به سرعت سنکرون نمی‌رسد، ولی به سرعتی نزدیک سنکرون می‌رسد تا جریان کمی در رتور پدیدار شود و گشتاور ناچیزی در حالت بی‌باری حبّت فائق آمدن بر اصطکاک و تهویه تولید شود. در حالت بار داری پرواضح است که هیچگاه به سرعت سنکرون نخواهیم رسید زیرا به گشتاوری نیاز داریم که نیازهای بار را برآورد سازد. باید خاطر نشان ساخت که در حالت بارداری سرعت موتور می‌افتد تا خطوط شار بیشتری رتور را قطع کند و جریان کافی حبّت تولید گشتاور مورد نیاز بار پدیدار گردد. چون رتور ماشینهای القائی هیچگاه با سرعت سنکرون نمی‌چرخند (از بی‌بار تا بارداری) لذا گاهی به آنها لفظ موتورهای استنکرون (۳) اطلاق می‌گردد. در موتورهای القائی یا استنکرون انرژی الکتریکی توسط ابزار مکانیکی مثل حاروبک یا حلقة لغزانی به رotor منتقل نمی‌شود بلکه این عمل توسط القاء مغناطیسی انعام می‌پذیرد و بهمین دلیل به آن لفظ موتورهای القائی نیز اطلاق می‌شود.

### 9-3-1 Motor Ratings

۱ - ۳ : مشخصه‌های اسمی موتورهای القائی یا استنکرون سه فاز:

معمولًا مشخصه‌های اسمی موتورهای القائی سه فاز اینچنین اند

۱ - ولتاژ اسمی که باید به استاتور اعمال شود و معمولًا ولتاژ خط - خط مورد نظر است.

۲ - فرکانس اسمی که باید ولتاژ منبع تغذیه همان فرکانس اسمی را داشته باشد.

۳ - توان اسمی: شامل حداقل توان مکانیکی است که موtor می‌تواند دادها ناممی

کند و به آن گاهی بار کامل (۴) نیز گفته می‌شود.

1) Friction

2) Windage

3) Asynchronous-Motor

4) Full-Load

- ۴ - سرعت اسمی : سرعتی است که موتور تحت آن توان اسمی (بار کامل) خود را تحویل می دهد .
- ۵ - جریان اسمی: جریانی است که موتور از منبع تغذیه در حالتی می کشد که بار اسمی (بار کامل) خود را تحویل می دهد و معمولاً جریان خط مدنظر است .
- ۶ - ضریب توان اسمی : ضریب توان <sup>(۱)</sup> موتور در حالتی است که بار اسمی خود را تحویل می دهد .

### مثال ۳ - ۹ (سیستم ENG ) :

یک موتور القائی (اسنکرون) سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

ولت ۲۰۸ = ولتاژ اسمی ترمینال (خط - خط)

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

اسب بخار ۲ = توان اسمی

فوت - پوند ۱۲ = گشتاور راه انداز حاصله در ماشین

مطلوبست :

الف : گشتاور راه انداز موتور هنگامیکه ولتاژ ۲۴۰ ولت به موتور اعمال شود

ب : اگر بخواهیم گشتاور راه انداز ۱۸ "فوت - پوند" باشد چه ولتاژی باید به

موتور اعمال شود .

حل :

از رابطه (۳ - ۹) استفاده می شود ،

الف : برای دو ولتاژ ۲۰۸ و ۲۴۰ ولت داریم :

$$T_{s1} = K' V_{L1}^2 \text{ for the first voltage}$$

$$T_{s2} = K' V_{L2}^2 \text{ for the second voltage}$$

از تقسیم دو رابطه اخیر داریم :

$$\frac{T_{s1}}{T_{s2}} = \left( \frac{V_{L1}}{V_{L2}} \right)^2 \quad (9.4a)$$

$$T_{s2} = T_{s1} \left( \frac{V_{L2}}{V_{L1}} \right)^2 \quad \text{لذا :}$$

$$= 12 \text{ ft-lb} \left( \frac{240 \text{ V}}{208 \text{ V}} \right)^2$$

$$= 15.98 \approx 16 \text{ ft-lb}$$

ب: از رابطه (۹-۴a) داریم :

$$V_{L2} = V_{L1} \sqrt{\frac{T_{s2}}{T_{s1}}} \\ = 208 \text{ V} \sqrt{\frac{18 \text{ ft-lb}}{12 \text{ ft-lb}}} \\ = 254.75 \text{ V}$$

مثال ۴ - ۹ (سیستم SI) :

یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است :

ولت ۴۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (خط-خط)

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

کیلووات ۲ = توان اسمی

نیوتون متر ۴۰ = گشتاور راه انداز حاصله در ماشین،

مطلوبست :

الف: گشتاور راه انداز اگر ولتاژ ۴۶۰ ولت به ماشین اعمال شود

ب: اگر بخواهیم گشتاور راه انداز ۶۰ "نیوتون متر" باشد ولتاژی را که باید به

ماشین اعمال کنیم بدست آورید.

حل

از رابطه (۳-۹) برای دو ولتاژ ۴۴۰ و ۴۶۰ ولت داریم :

$$T_{s1} = K' V_{L1}^2 \quad \text{for the first voltage}$$

$$T_{s2} = K' V_{L2}^2 \quad \text{for the second voltage}$$

از تقسیم این دو رابطه داریم :

$$\frac{T_{s1}}{T_{s2}} = \left( \frac{V_{L1}}{V_{L2}} \right)^2 \quad (9-4b)$$

$$T_{s2} = T_{s1} \left( \frac{V_{L2}}{V_{L1}} \right)^2 \quad \text{در نتیجه :}$$

$$= 40 \text{ N-m} \left( \frac{460 \text{ V}}{440 \text{ V}} \right)^2$$

$$= 43.72 \text{ N-m}$$

$$V_{L2} = V_{L1} \sqrt{\frac{T_{s2}}{T_{s1}}} \quad \text{ب: از رابطه (۹-۴b) داریم :}$$

$$= 440 \text{ V} \sqrt{\frac{60 \text{ N-m}}{40 \text{ N-m}}}$$

$$= 538.9 \text{ V}$$

#### ۹-۴ روابط سرعت در موتورهای القائی سه فاز : SPEED RELATIONSHIPS

عمولاً سرعت موتورهای القائی (اسنکرون) ثابت است ولی بدان معنی نیست که سرعت هرگز تغییر نمی‌کند. باید گفت که سرعت اینگونه موتورها با بار تغییر می‌کند ولی سرعت همواره کمتر از سرعت سنکرون خواهد بود. همانطور که در حلقه اول دیدیم سرعت موتورهای DC را اینچنین می‌توان تغییر داد.

۱- تغییر حریان تحریک بر سرعت موتور DC اثر می‌گذارد.

۲- تغییر حریان ارمیچر بر سرعت موتور DC اثر دارد.

۳- تغییر ولتاژ منبع تغذیه سرعت موتور DC را تغییر می‌دهد.

سرعت موتور اسنکرون (القائی) هنگامی تغییر می‌کند که بار تغییر نماید، ولی تغییر بار موتور جهت تغییر سرعت زیاد حال بمنظور نمی‌رسد زیرا کنترل بار زیاد برای مصرف کنندگان اینگونه موتورها میسر نیست. لذا باید به روش دیگری جهت کنترل سرعت موتورهای اسنکرون دست یافت تنهایه منطقی جهت کنترل سرعت اینگونه موتورها تغییر سرعت سنکرون میدان گردیده می‌باشد. و با توجه به رابطه (۹-۱) این امر با تغییر تعداد قطبها یا فرکانس منبع تغذیه میسر می‌گردد. روش دیگری نیز وجود دارد و آن تغییر مقاومت رоторهای سیم پیچی شده بوسیله رهوستای خارجی می‌باشد. لذا حریان رتور کنترل شده و گشتاور نیز تحت کنترل در می‌آید که بالمال بر سرعت اثر می‌گذارد.

اما در این فصل خواهیم دید که بخاطر تلفات  $R_1^2$  در مقاومت خارجی؛ راندمان (۱) ماشین کاهش می‌یابد و علاوه بر این از این تکنیک نمی‌توان برای رotorهای قفس سنجابی استفاده کرد.

البته می‌توان با کاهش ولتاژ منبع تغذیه (ولتاژ خط-خط) شار گردنده (میدان گردنده) را کاهش داد و لذا حریان رتور را کم نمود. این روش زیاد حال توجه نیست زیرا شرایط ناپایدار در مواقعي که موتور نسبت به تغییرات بار حساس می‌شود پدیدار خواهد شد (بخصوص در موتورهای بزرگ).

##### ۹-۴-۱ لغزش

لغزش (۲) در موتورهای القائی (اسنکرون) سه فاز اینچنین بدست می‌آید.

در سیستم ENG داریم :

$$\text{slip} = s = S_s - S \quad (9-5a)$$

در سیستم SI داریم :

$$\text{slip} = s = \omega_s - \omega \quad (9-5b)$$

در روابط اخیر  $s$  و  $\omega$  سرعت سنکرون و  $s$  و  $\omega$  سرعت واقعی رتور می‌باشد.  
معمولاً لغزش را بصورت درصدی از سرعت سنکرون بیان می‌دارند  
در سیستم ENG داریم :

$$\text{percent slip} = s = \frac{\omega_s - \omega}{\omega_s} \times 100 \quad (9-6a)$$

در سیستم SI داریم :

$$\text{percent slip} = s = \frac{\omega_s - \omega}{\omega_s} \times 100 \quad (9-6b)$$

### مثال ۹ - ۵ (سیستم ENG) :

یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است  
ولت ۲۰۸ = ولتاژ اسمی ترمینال (خط-خط)  
اسب بخار ۲ = توان اسمی  
هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی  
دور در دقیقه ۱۷۹۰ = سرعت در حالت بی‌باری  
دور در دقیقه ۱۶۵۰ = سرعت در بار اسمی (بار کامل)  
۴ = تعداد قطبها

لغزش و درصد لغزش را در شرایط زیر حساب کنید

- الف : حالت بی‌باری
- ب : حالت بار اسمی (بار کامل)
- ج : حالت رتور قفل شده (۱) (سکون)

حل :

قبل از شروع محاسبات سرعت سنکرون را بدست می‌آوریم (رابطه ۹-۱ a)

$$s_s = 120 \times \frac{60 \text{ Hz}}{4 \text{ poles}} = 1800 \text{ rev/min}$$

الف : از رابطه (۹-۵a) و (۹-۶a) داریم :

$$s = 1800 \text{ rev/min} - 1790 \text{ rev/min} = 10 \text{ rev/min}$$

$$s = (1800 - 1790) \times \frac{100}{1800} = 0.556\%$$

1) Blocked-Rotor=Locked Rotor

ب. از رابطه (۹-۵a) و (۹-۶a) داریم :

$$s = 1800 \text{ rev/min} - 1650 \text{ rev/min} = 150 \text{ rev/min}$$

$$s = (1800 - 1650) \times \frac{100}{1800} = 8.33\%$$

ج: از رابطه (۹-۵a) و (۹-۶a) داریم :

$$s = 1800 \text{ rev/min} - 0 = 1800 \text{ rev/min}$$

$$s = (1800 - 0) \times \frac{100}{1800} = 100\%$$

### مثال ۶-۹ (سیستم SI)

یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است ،

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (خط-خط)

= تعداد قطبها ۴

کیلووات ۲ = توان اسمی

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

رادیان بر ثانیه ۱۵۵ = سرعت در حالت بی باری

رادیان بر ثانیه ۱۴۰ = سرعت در بار اسمی (بار کامل)

لغزش و درصد لغزش را در حالتهای زیر حساب کنید .

الف : حالت بی باری

ب : حالت بار اسمی (بار کامل)

ج : حالت سکون (رотор قفل شده)

حل :

ابتدا سرعت سنکرون را از رابطه (۹-۱b) بدست می آوریم :

$$\omega_s = 4\pi \times \frac{50 \text{ Hz}}{4 \text{ poles}} = 157.14 \text{ rad/s}$$

الف : از روابط (۹-۵b) و (۹-۶b) داریم .

$$s = 157.14 \text{ rad/s} - 155 \text{ rad/s} = 2.14 \text{ rad/s}$$

$$s = (157.14 - 155) \times \frac{100}{157.14} = 1.36\%$$

ب : از روابط (۹-۵b) و (۹-۶b) داریم :

$$s = 157.14 \text{ rad/s} - 140 \text{ rad/s} = 17.14 \text{ rad/s}$$

ج: از روابط  $(b-5) = 9$  و  $(b-6)$  داریم :

$$s = 157.14 \text{ rad/s} - 0 = 157.14 \text{ rad/s}$$

$$s = (157.14 - 0) \times \frac{100}{157.14} = 100\%$$

از دو مثال فوق در می‌یابیم که :

- ۱ - در لحظه راه اندازی درصد لغزش  $100\%$  بوده و لغزش معادل یک، می‌باشد
- ۲ - با سرعت گرفتن رتور لغزش کاهش می‌یابد و در حالت بی‌باری لغزش بسیار کم است و معمولاً درصد لغزش حدود صفر تا  $2$  درصد است و لغزش حدود صفر تا  $0.02$  است.

۳ - با افزایش بار موتور سرعت کاهش می‌یابد - و لغزش زیاد می‌شود و گشتاور بیشتری در موتور حاصل می‌شود تا بتواند بار را تامین کند ، لذا در می‌یابیم که گشتاور با لغزش مناسب است (در این فصل بیشتر راجع به این موضوع صحبت می‌کنیم ) .

#### مثال ۹ - (سیستم ENG) :

یک موتور استکرون سه فاز  $6$  هرتزی با مشخصات زیر مفروض است .

$$\text{دور در دقیقه } 595 = \text{سرعت بی‌باری}$$

$$= \text{درصد لغزش در بار اسمی (بار کامل)} \% 16$$

مطلوبست محاسبه تعداد قطبها در این ماشین و همچنین سرعت اسمی (بار کامل) را بیابید ، حل ،

برای حل این مساله از روش آزمون و خطا<sup>(۱)</sup> استفاده می‌کنیم و بر این باوریم

که سرعت بی‌باری خیلی نزدیک به سرعت سنکرون است .

ابتدا فرض می‌کنیم ماشین ۸ قطبی باشد ، لذا از رابطه  $(a-9)$  داریم :

$$S_s = 120 \times \frac{60}{8} = 900 \text{ rev/min}$$

حال موتور ۱۰ قطبی را امتحان می‌کنیم .

$$S_s = 120 \times \frac{60}{10} = 720 \text{ rev/min}$$

حال موتور ۱۲ قطبی را مورد آزمایش قرار می‌دهیم .

1) Trial and Error

$$S_s = 120 \times \frac{60}{12} = 600 \text{ rev/min}$$

می بینیم که سری سکرون موتور ۱۲ قطبی خیلی نزدیک به سرعت بی باری این موتور است، در نتیجه این موتور ۱۲ قطبی است، حال با دانستن اینکه موتور ۱۲ قطبی است و سرعت سنکرون آن ۶۰۰ دور در دقیقه است، لذا از رابطه (a - ۹) استفاده می کنیم.

$$16 = \frac{600 - S_{FL}}{600} \times 100$$

$$S_{FL} = 600 - 600 \times \frac{16}{100}$$

$$= 504 \text{ rev/min}$$

### مثال ۹ - ۸ (سیستم SI) :

یک موتور سنکرون، سه فاز، ۵۰ هرتزی مفروض است و دارای مشخصات زیر است،

رادیان بر ثانیه  $\omega_s = 62/5$  = سرعت در حالت بی باری

$\% 20$  = درصد لغزش در بار اسمی

تعداد قطبها موتور را بدست آورید و سرعت موتور را در بار اسمی (بار کامل) محاسبه کنید.

حل:

برای حل این مساله از روش آزمون و خطای استفاده می کنیم و بر این باوریم که سرعت سنکرون و سرعت بی باری خیلی نزدیک بهم هستند، از رابطه (b - ۹) استفاده می کنیم.

ابتدا موتور را ۸ قطبی در نظر می کیریم.

$$\omega_s = 4\pi \times \frac{50}{8} = 78.5 \text{ rad/s}$$

حال موتور را ۱۰ قطبی اختیار می کنیم.

$$\omega_s = 4\pi \times \frac{50}{10} = 62.83 \text{ rad/s}$$

می بینیم که سرعت سنکرون موتور ۱۰ قطبی نزدیک سرعت بی باری موتور مورد نظر است. پس موتور ۱۰ قطبی می باشد.

حال از رابطه (b - ۹) استفاده می کنیم.

$$20 = \frac{62.83 - \omega_{FL}}{62.83} \times 100$$

$$\omega_{FL} = 62.83 - 62.83 \times \frac{20}{100} = 50.26 \text{ rad/s}$$

چون در محاسبات سرعت بیشتر از روابط  $(1 - ۹)$  و  $(9 - ۶)$  استفاده می‌شود لذا بهتر است آنها را در هم ادغام کنیم. لذا بین این دو رابطه سرعت سنکرون را حذف می‌کنیم. در سیستم ENG داریم:

$$S = \frac{120f}{P} (1 - s) \quad (9-7a)$$

در سیستم ENG داریم:

$$\omega = \frac{4\pi f}{P} (1 - s) \quad (9-7b)$$

باید توجه داشت که در این روابط لغزش بر حسب اعشار سیان می‌شود و سرحس درصد حایگزین نمی‌گردد. مثلاً اگر درصد لغزش  $25\%$  بود در روابط فوق  $2/0$  حایگزین می‌کنیم.

#### مثال ۹ - ۹ (سیستم ENG):

یک موتور استنکرون سه‌فاز،  $4$  قطبی،  $60$  هرتزی مفروض است و درصد لغزش آن در بار اسمی (بار کامل)  $18\%$  است. سرعت آنرا در بار اسمی بیابید.

حل:

از رابطه  $(9-7a)$  کمک می‌گیریم:

$$S_{FL} = \frac{120 \times 60}{4} (1 - 0.18) = 1476 \text{ rev/min}$$

#### مثال ۱۰ - ۹ (سیستم SI):

یک موتور استنکرون سه‌فاز،  $12$  قطبی،  $50$  هرتزی مفروض است و لغزش آن در بار اسمی (بار کامل)  $22\%$  است. سرعت اسمی آنرا بیابید.

حل:

از رابطه  $(9-7b)$  استفاده می‌شود.

$$\omega_{FL} = \frac{4\pi \times 50}{12} (1 - 0.22) = 40.86 \text{ rad/s}$$

#### ۹-۴-۲ Speed Regulation

تعریف تنظیم سرعت (۱) در موتورهای القائی سه فاز مشابه موتورهای DC است (جلد اول)، در سیستم ENG داریم.

$$\% \text{ speed regulation} = \frac{S_{NL} - S_{FL}}{S_{FL}} \times 100 \quad (9-8a)$$

در سیستم SI داریم :

$$\% \text{ speed regulation} = \frac{\omega_{NL} - \omega_{FL}}{\omega_{FL}} \times 100 \quad (9-8b)$$

با آنکه روابط فوق مشابه روابط لغزش است (روابط ۶ - ۹) ولی نباید این روابط با هم اشتباه شوند زیرا در روابط لغزش سرعت سنکرون در مد نظر است ولی در روابط تنظیم سرعت همانطور که مشاهده می شود ، سرعت بی باری مطرح می شود .

### مثال ۱۱ - ۹ (سیستم ENG) :

یک موتور القائی سه فاز ، ۶ قطبی ، ۶۰ هرتزی مفروض است و دارای مشخصات زیر است :

دور در دقیقه ۱۱۹۰ = سرعت بی باری

دور در دقیقه ۹۸۰ = سرعت در بار اسمی (بار کامل)

درصد لغزش و درصد تنظیم سرعت را برای این موتور بیابید .

حل :

از رابطه (۹ - ۱ a) داریم :

$$S_s = 120 \times \frac{60}{6} = 1200 \text{ rev/min}$$

از رابطه (۹ - ۶ a) داریم :

$$s = (1200 - 980) \times \frac{100}{1200} = 18.33\%$$

از رابطه (۹ - ۸ a) داریم :

$$SR = (1190 - 980) \times \frac{100}{980} = 21.4\%$$

### مثال ۱۲ - ۹ (سیستم SI) :

یک موتور سنکرون سه فاز ، ۸ قطبی ، ۵۰ هرتزی مفروض است و دارای مشخصات زیر است .

رادیان بر ثانیه / ۸ = سرعت بی باری

رادیان بر ثانیه / ۸ = سرعت در بار اسمی (بار کامل)

درصد لغزش و درصد تنظیم سرعت موتور را بیابید.

حل:

از رابطه ( ۹ - ۱ b ) داریم :

$$\omega_s = 4\pi \times \frac{50}{8} = 78.57 \text{ rad/s}$$

از رابطه ( ۹ - ۱ c ) داریم :

$$s = (78.57 - 66) \times \frac{100}{78.57} = 16\%$$

از رابطه ( ۹ - ۱ d ) داریم :

$$SR = (77.8 - 66) \times \frac{100}{66} = 17.9\%$$

باید توجه داشت که از روابط ( ۹ - ۲ ) تیز می‌توان برای دو مثال فوق استفاده کرد.

### 9-5 ANALYSIS OF ROTOR BEHAVIOR

#### ۵ - ۹ تحلیل رفتار رتور در موتورهای لیقائی سه فاز :

در این بخش رفتار رتور را در اینگونه موتورها مورد بررسی قرار می‌دهیم . این تحلیل شامل روابط الکتریکی و گشتاور خروجی در سرعتهای گوناگون می‌باشد . در این بررسی فرضیاتی را مد نظر قرار می‌دهیم ولی تقریب این بررسی نسبتاً خوب است و برای رتورهای قفس‌سنحابی و سیم پیچی شده صادق می‌باشد . اندیس R در این بخش نمایانگر کمیتهای مربوط به رتور است .

در بخش ( ۳ - ۹ ) همین فصل گفته شد که فرکانس حریان رتور (  $f_R$  ) در حالت سکون با فرکانس منبع تغذیه موتور ( f ) برابر است ، با سرعت گرفتن رتور ،  $f_R$  کم می‌شود و معادله زیر مبنی رابطه بین فرکانس حریان رتور و فرکانس منبع تغذیه در تحت لغزش‌های مختلف می‌باشد .

$$f_R = sf \quad (9-9)$$

در رابطه اخیر لغزش ( S ) بر حسب عدد اعشاری بیان می‌شود و در صدی حایگرین نمی‌گردد .

در حالت سکون لغزش ۱۰۰% یا یک بوده و  $f_R$  برابر ۵۵ هرتز خواهد بود . در شرایط متداول بارداری لغزش بسیار کم است ( حدود ۵% ) . لذا فرکانس حریان رتور در حالت باری حدود ۲/۵ تا ۳ هرتز خواهد بود که تقریباً حریانی است مستقیم

• ( DC )

اندوکتانس هر فاز رتور ( $L_R$ ) عددی ثابت است ولی راکتانس هر فاز رتور ( $X_R$ ) تابعی از فرکانس است ( $X_R = 2\pi f_R L_R$ ) . لذا راکتانس هر فاز رتور تابعی از سرعت یا لغزش است، اگر  $X_{BR}$  راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون باشد ( $X_{BR} = 2\pi f L_R$ ) ، بنابراین راکتانس هر فاز رتور در لغزش‌های مختلف اینچنین بیان می‌شود:

$$X_R = s X_{BR} \quad (9-10)$$

اگر مقاومت هر فاز رتور را  $R_R$  بگیریم ، لذا میدانس هر فاز رتور در لغزش‌های مختلف اینچنین است.

$$Z_R = \sqrt{R_R^2 + (s X_{BR})^2} \quad (9-11)$$

ولتاژ القاء شده در هر فاز رتور ( $E_R$ ) نابع کمیتهای زیر است:

۱- ولتاژ استاتور (منبع تغذیه)

۲- چگونگی و نرخ قطع خطوط شار گردنه توسط هادیهای رتور

۳- نسبت دورهای سیم پیچ‌های استاتور و رتور

البته نسبت دورهای سیم پیچ‌های استاتور و رتور در ماشینهای قفس سنجابی قدری مبهم است ولی ما در این کتاب خود را درگیر این مطالب نمی‌کنیم و فرض می‌کنیم در حالت سکون ولتاژ  $E_{BR}$  در هر فاز رتور القاء شده باشد ، با سرعت گرفتن رتور ولتاژ القاء شده در هر فاز رتور کاوش می‌یابد (بند ۲ فوق الذکر) ، لذا ولتاژ القاء شده در هر فاز رتور در لغزش‌های مختلف اینچنین است.

$$E_R = s E_{BR} \quad (9-12)$$

با توجه به روابط (۱۱-۹) و (۱۲-۹) جریان هر فاز رتور در لغزش‌های مختلف

بدست می‌آید.

$$I_R = \frac{s E_{BR}}{\sqrt{R_R^2 + (s X_{BR})^2}} \quad (9-13)$$

معمولاً  $X_{BR} \approx R_R$  است و در اغلب موتورهای لغزش در بار اسمی (بار کامل) حدود ۵% است. لذا در شرایط اسمی امیدانس هر فاز رتور تقریباً همان  $R_R$  خواهد بود. زیرا ( $s X_{BR}$ ) کوچکتر از ( $R_R$ ) می‌گردد.

مثال ۱۳-۹:

یک موتور القائی سه‌فاز مفروض است و مقاومت هر فاز رتور ۰/۰۸ اهم و  $X_{BR}$  معادل ۰/۳۵ اهم در هر فاز می‌باشد. امیدانس هر فاز رتور را در لغزش ۱۰% بدست آوردید.

حل:

از رابطه (۱۱ - ۹) داریم .

$$Z_R = \sqrt{(0.08)^2 + (0.1 \times 0.35)^2} = 0.087$$

مشاهده میشود  $Z_R$  تقریباً با  $R_R$  مساوی می باشد ، لذا می توان رابطه (۹ - ۱۳) را در شرایط اسماعی با تقریب خوب اینچنین نوشت ،

$$I_R = \frac{sE_{BR}}{R_R} \quad (9-14)$$

از آنجاییکه در شرایط اسماعی امپدانس رتور تقریباً " مقاومتی خالص می باشد ، لذا در این شرایط ضریب توان رتور (  $\cos \theta_R$  ) تقریباً واحد خواهد بود با حایگزینی رابطه (۹ - ۱۴) در رابطه (۹ - ۲) و با در نظر گرفتن ضریب توان واحد برای رتور ، رابطه گشتاور اینچنین بدست می آید ،

$$T = \frac{K\phi s E_{BR}(1)}{R_R} \quad (9-15)$$

در رابطه اخیر تنها متغیر لغزش است . لذا سایر کمیتها را یک، کاسه کرده و با

ثابت "  $K''$  نشان می دهیم .

$$K'' = \frac{K\phi E_{BR}}{R_R} \quad (9-16)$$

با تقریب خوب می توان گفت که شار با ولتاژ منبع تغذیه ( ولتاژ خط - خط ) متناسب است و اگر ولتاژ منبع تغذیه ثابت باشد شار را تقریباً ثابت در نظر می گیریم . لذا با توجه به روابط (۹ - ۱۵) و (۹ - ۱۶) داریم .

$$T = K''s \quad (9-17)$$

در رابطه (۹ - ۱۷) گشتاور بدست آمده همان گشتاور حاصله موتور خواهد بود .

گشتاور خروجی اینچنین بدست می آید :

گشتاورهای مخالفت کننده موتور - موتور گشتاور حاصله موتور ( رابطه ۹ - ۱۷ ) گشتاور خروجی واضح است که :

گشتاورهای حاصله بخارط تلفات مکانیکی داخل ماشین = گشتاورهای مخالفت کننده موتور .

چون تلفات مکانیکی تقریباً ثابت است لذا :

عددی ثابت - گشتاور حاصله موتور = گشتاور خروجی موتور

در نتیجه گشتاور خروجی نیز تابعی از لغزش می باشد . هرگاه موتور تحت سرعت ثابتی کار کند ، لذا شتاب صفر خواهد بود و گشتاور خروجی معادل گشتاور مارکم گشتاور

مخالفت کننده یا باز دارنده می باشد خواهد شد ، لذا با تقریب خوب داریم  
 گشتاور بار = عددی ثابت - گشتاور حاصله موتور = گشتاور خروجی موتور  
 چون تلفات مکانیکی ماشین کم است لذا :  
 گشتاور بار = گشتاور حاصله موتور = گشتاور خروجی موتور  
 مثال ۱۴ - ۹ ( ENG ) :

یک موتور اسنکرون سه فاز ۵۰ هرتزی مفروض است و سرعت آن در بار اسمی (بار کامل) برابر ۱۶۰۰ دور در دقیقه می باشد . سرعت آنرا در نصب بار اسمی بدست آورید (تعداد قطبها را ۴ فرض کنید) ،

حل :

ابتدا لغزش را در بار اسمی بدست می آوریم ( رابطه a - ۹ ) ،

$$1600 = \frac{120 \times 60}{4} (1 - s)$$

$$s = 1 - 0.89 = 0.11 \text{ (11% slip)}$$

از رابطه ( ۱۲ - ۹ ) و مطالع فوق در میابیم که لغزش با بار متناسب است . لذا لغزش در نصف بار اسمی اینچنین بدست می آید ،

$$s = 0.11(\frac{1}{2}) = 0.055$$

حال سرعت در نصف بار اسمی را بدست می آوریم ( رابطه a - ۹ ) :

$$S = \frac{120 \times 60}{4} (1 - 0.055) = 1701 \text{ rev/min}$$

مثال ۱۵ - ۹ ( سیستم SI ) :

یک موتور اسنکرون سه فاز ۵۰ هرتزی مفروض است و سرعت آن در بار اسمی (بار کامل) ۲۶۵ رادیان بر ثانیه است اگر بار موتور به ۷۵ % بار اسمی تقلیل یابد سرعت جدید موتور چیست ؟ ( تعداد قطبها را ۲ فرض کنید ) ،

حل :

ابتدا لغزش در بار اسمی را حساب می کنیم ( رابطه b - ۹ ) :

$$265 = \frac{4\pi \times 50}{2} (1 - s)$$

از رابطه (۹ - ۱۲) و مطالب فوق در میابیم که لغزش در ۷۵٪ بار اسمی اینچنین حساب میشود

$$s = 0.75 \times 0.16 = 0.12$$

حال از رابطه (۹ - ۷b) سرعت را در ۷۵٪ بار اسمی بدست می‌وریم.

$$\omega = \frac{4\pi \times 50}{2} (1 - 0.12) = 276.3 \text{ rad/s}$$

### ۱ - ۵ - ۹ رابطه گشتاور - توان " :

در فصل پنجم (جلد اول) رابطه بین گشتاور و توان موتورهای DC را مورد بررسی قرار دادیم. این روابط همراه با تئوری‌های ذکر شده در این فصل ما را قادر می‌سازد که روابط بین گشتاور و توان موتورهای القائی سه فاز را بدست آوریم. مثالهای زیر این موضوع را بهتر روشن می‌کنند.

### مثال ۱۶ - ۹ (سیستم ENG) :

یک موتور القائی ۲۰۸ ولتی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

اسب بخار ۲ = توان اسمی

دور در دقیقه ۱۷۰۰ = سرعت در بار اسمی

دور در دقیقه ۱۷۵۰ = سرعت در بار کم

مطلوبست:

الف: گشتاور اسمی

ب: گشتاور بار در حالت بار کم (بار سبک) (۱)

ج: توان خروجی در حالت بار کم (بار سبک)

حل:

چون نمی‌دانیم که این موتور چند قطبی است، لذا بایدابتدا تعداد قطبهای آنرا بدست آوریم. می‌دانیم که سرعت اسمی موتور ۱۷۰۰ دور در دقیقه است و باید به سرعت سنکرون تزدیک باشد. در فرکانس ۶۰ هرتز ماشین ۴ قطبی دارای سرعت سنکرون ۱۸۰۰ دور در دقیقه می‌باشد. پس بطور قطع موتور موردنظر در این مثال نیز ۴ قطبی خواهد بود.

الف: از رابطه (۵-۳a) در حلقه اول داریم :

$$P = 2 \text{ hp} \times 746 \text{ W/hp} = 1492 \text{ W}$$

$$T = 7.04 \times \frac{1492 \text{ W}}{1700 \text{ rev/min}}$$

$$= 6.2 \text{ ft-lb (rated torque)}$$

ب: از رابطه (۵-۶a) لغش در بار اسمی را حساب می کنیم

$$\text{full-load slip} = (1800 - 1700) \times \frac{100}{1800}$$

$$s_{FL} = 5.56\% = 0.0556$$

در تحت شرایط بار کم لغش را بدست می آوریم .

$$s = (1800 - 1750) \times \frac{100}{1800}$$

$$= 2.78\% = 0.0278$$

از تقسیم این دو لغش در میابیم که :

$$\frac{s}{s_{FL}} = \frac{0.0278}{0.0556} = 0.5 = \frac{1}{2}$$

در نتیجه در میابیم که بار سبک ذکر شده برای موتور همان نصف بار اسمی موتور می باشد ، لذا گشتاور بار در اینحالت نیز نصف گشتاور اسمی خواهد بود ،

$$T_{load} = (\frac{1}{2})6.2 \text{ ft-lb} = 3.1 \text{ ft-lb}$$

ج: توان خروجی از رابطه (۵-۳a) در حلقه اول بدست می آید .

$$P = \frac{TS}{7.04} = 3.1 \text{ ft-lb} \times \frac{1750 \text{ rev/min}}{7.04}$$

$$= 770.6 \text{ W}$$

$$= \frac{770.6 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 1.03 \text{ hp}$$

مثال ۹-۱۲ (Système SI) :

یک موتور اسنکرون ۲۳۰ ولتی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است ،

هر تر  $50$  = فرکانس اسمی

کیلو وات  $4$  = توان اسمی

رادیان بر ثانیه  $= 225$  = سرعت در بار اسمی

رادیان بر ثانیه  $= 300$  = سرعت در بار کم

الف: گشتاور اسمی

ب: گشتاور برابر در حالت بار کم (بار سبک)

ج: توان خروجی در حالت بار کم (بار سبک)

حل:

ابتدا باید تعداد قطبها در این ماشین را بدست آوریم . چون سرعت اسمی ۲۷۵ رادیان بر ثانیه است و سرعت سنکرون در ماشین دو قطبی با فرکانس ۵۰ هرتز معادل ۳۱۴ رادیان بر ثانیه است لذا بطور قطع این موتور دو قطبی است .

الف: از رابطه (b-۳) در جلد اول داریم :

$$T = 1000 \times \frac{4 \text{ kW}}{275 \text{ rad/s}} \\ = 14.55 \text{ N-m}$$

ب: از رابطه (b-۶-۹) لغزش را در بار اسمی بدست می آوریم :

$$\text{full-load slip} = (314 - 275) \times \frac{100}{314}$$

$$s_{FL} = 12.4\% = 0.124$$

در شرایط بار کم داریم :

$$s = (314 - 300) \times \frac{100}{314} \\ = 4.46\% = 0.0446$$

از تقسیم دورابطه اخیر داریم :

$$\frac{s}{s_{FL}} = \frac{0.0446}{0.124} = 0.36$$

لذا بار کم در این مثال بمشابه ۳۶٪ بار اسمی خواهد بود . در نتیجه گشتاور بار اینچنین بدست می آید .

$$T_{load} = 0.36 \times 14.55 \text{ N-m} = 5.238 \text{ N-m}$$

ج: با استفاده از رابطه (b-۳-۵) داریم :

$$P = \frac{T\omega}{1000} = 5.238 \text{ N-m} \times \frac{300 \text{ rad/s}}{1000} \\ = 1.57 \text{ kW}$$

## ۹-۵-۱- منحنی "گشتاور-لغزش"

### 9-5.2 Torque-Slip Curve

مثالهای فوق را بصورت تقریبی توسط رابطه (۹-۱۷) بدست آوردیم ولی می‌دانیم که این رابطه تقریبی است زیرا برای بدست آوردن این رابطه فرض نمودیم ضریب توان رتور واحد باشد و براساس این موضوع بودکه یک رابطه خطی بین گشتاور بار و لغزش بدست آوردهیم، اما برای بررسی دقیقتر تغییرات لغزش با توجه به تغییرات گشتاور بار باید رابطه دقیقتری بین گشتاور و لغزش بدست آوریم، یکی از راههای حصول به حل دقیقتر مساله استفاده از منحنی "گشتاور-لغزش" است که ما آنرا با منحنی "TSI" می‌نامیم، این منحنی تغییرات گشتاور خروجی نسبت به درصد لغزش می‌باشد. شکل (۹-۱۰) یک نمونه منحنی TSI را برای یک موتور آ سنکرون سه فاز نشان می‌دهد حال قدری درباره این منحنی بیشتر توضیح می‌دهیم. رابطه (۹-۱۳) را در رابطه (۹-۹) جایگزین می‌کیم و می‌دانیم.

$$\cos \theta_R = R_R/Z_R,$$

لذا رابطه گشتاور اینچنین می‌شود.

$$T = \frac{(K\phi E_{BR} R_R)S}{R_R^2 + (sX_{BR})^2} \quad (9-18)$$

شکل (۹-۱۰) رسم منحنی (۹-۱۸) می‌باشد، در لحظه راه اندازی لغزش ۱۰۰٪ است و گشتاور راه انداز حاصل می‌گردد. حال رتور شتاب می‌گردد و بالاخره ماشین در سرعت پای لغزش خاصی مستقر می‌گردد.

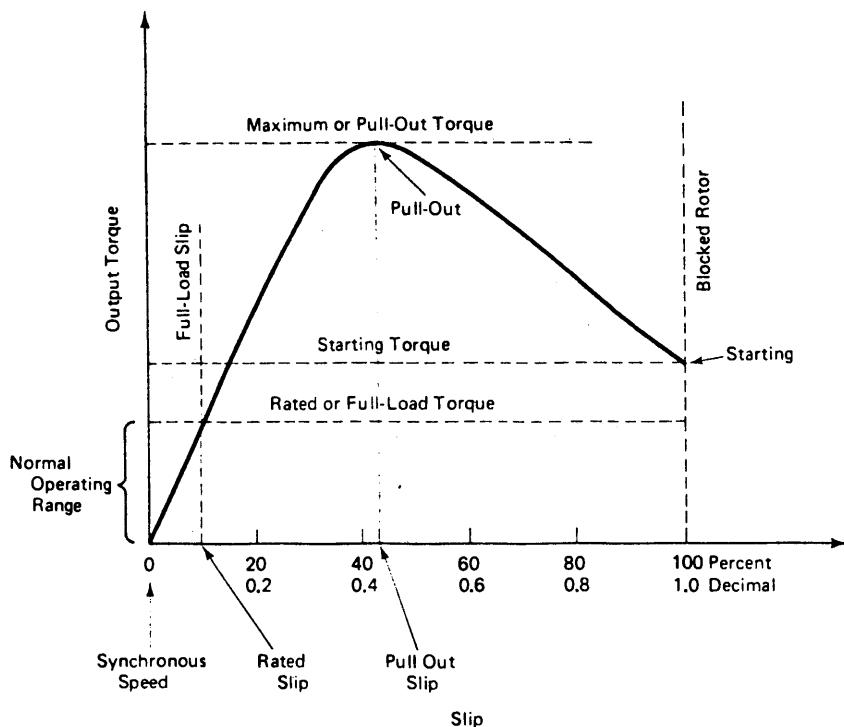
هرگاه بار موتور بار اسمی باشد، لغزش موتور همان لغزش اسمی خواهد بود. اگر بار زیاد شود، لغزش زیاد می‌شود (سرعت کم می‌شود) و گشتاور نیز مطابق نیاز بار افزایش می‌یابد. اگر معادله (۹-۱۸) را رسم کنیم شکلی مطابق شکل (۹-۱۰) حاصل می‌گردد و این منحنی دارای ماکریمی است که به آن گشتاور ماکریم یا گشتاور pull-out گفته می‌شود، هرگاه گشتاور بار از این گشتاور ماکریم یا pull-out افزونتر شود ماشین سرعتش بتدریج کاهش می‌یابد تا بالاخره بحالت سکون در می‌آید.

از نظر ریاضی نقطه ماکریم منحنی شکل (۹-۱۰) که به معادله (۹-۱۸) مربوط می‌شود اینچنین بدست می‌آید.

$$R_R^2 = (sX_{BR})^2$$

$$R_R = sX_{BR} \quad (9-19)$$

$$\text{pull-out slip} = s_{po} = \frac{R_R}{X_{BR}}$$



شکل ۱۵-۹ منحنی گشتاور لغزشی یا TSL برای یک موتور القائی سه فاز

باید توجه داشت که لغزش مربوط به گشتاور ماکریم یا pull-out را به لغزش ماکریم یا لغزش pull-out نشان می‌دهند، همانطور که از شکل (۱۵-۹) پیداست منحنی در محدوده لغزش ۱۰۰% (حالت سکون و راه اندازی) تا لغزش صفر مربوط به سرعت سنکرون رسم شده است، همچنین در این شکل نقاط مربوط به گشتاور ماکریم (pull-out) (لغزش ماکریم (pullout) و گشتاور راه اندازی) نشان داده شده‌اند. حال قدری درباره علت اینکه گشتاور بار از گشتاور ماکریم (pull-out) بیشتر شود چرا موتور بحالت سکون سوق داده می‌شود بیشتر صحبت می‌کیم.

با افزایش لغزش جمله (SXBR) در امپدانس رتور بیشتر می‌شود تا بالآخره با  $R_R$  مساوی گردد، در این لحظه ضریب توان رتور  $R_R/2\omega_0$  خواهد بود، حال اگر باز بار زیادتر شود و لغزش بیشتر گردد ضریب توان رتور کم می‌شود و بالنتیجه توان حاصله توسط رتور کاهش می‌یابد، کم شدن توان باعث زیادتر شدن لغزش و کاهش بیشتر ضریب توان رتور می‌گردد که خود دوباره بر کم شدن توان اثر می‌گذارد این پروسس آنقدر ادامه می‌یابد تا موتور بایستد.

مثال ۱۸ - ۹ (سیستم ENG ) :

یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

۲ = تعداد قطبها

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

اسب بخار ۱ = توان اسمی

اهم  $R_R = 0.1$  ( مقاومت هر فاز رتور

اهم  $X_{BR} = 0.4$  ( راکتانس هر فاز رتور در

حالت سکون

حداقل سرعتی را برای این موتور بباید که بتواند دائما با آن سرعت بچرخد -

بدون آنکه بحال سکون سوق داده شود ،

حل :

کمترین سرعت درست قبل از لغزش ماکریم ( pull-out ) رخ می دهد .

بعارت دیگر حد نهایی لغزش، همان لغزش ماکریم است. از رابطه ( ۱۹ - ۹ ) داریم

$$s_{pu} = \frac{0.1 \Omega}{0.4 \Omega} = 0.25$$

از رابطه ( ۹ - ۷ a ) داریم :

$$S = 120 \times 60 \times \frac{1 - 0.25}{2} = 2700 \text{ rev/min}$$

مثال ۱۹ - ۹ (سیستم SI ) :

یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است ،

۱۰ = تعداد قطبها

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

کیلووات ۱ = توان اسمی

اهم  $R_R = 0.08$  ( مقاومت هر فاز رتور

اهم  $X_{BR} = 0.025$  ( راکتانس هر فاز رتور در حالت

سکون

حداقل سرعتی را برای این موتور بباید که بتواند دائما با آن سرعت بچرخد

بدون آنکه بحال سکون سوق داده شود ،

حل :

کمترین سرعت درست قبل از لغزش ماکریم ( pull-out ) رخ می دهد ، بعارت

دیگر حد نهایی لغزش، همان لغزش ماکریم است. از رابطه ( ۱۹ - ۹ ) داریم .

از رابطه ( ۹ - ۷ b ) داریم .

$$\omega = 4\pi \times 50 \times \frac{1 - 0.32}{10} = 42.7 \text{ rad/s}$$

### 9-5.3 Wound Rotor

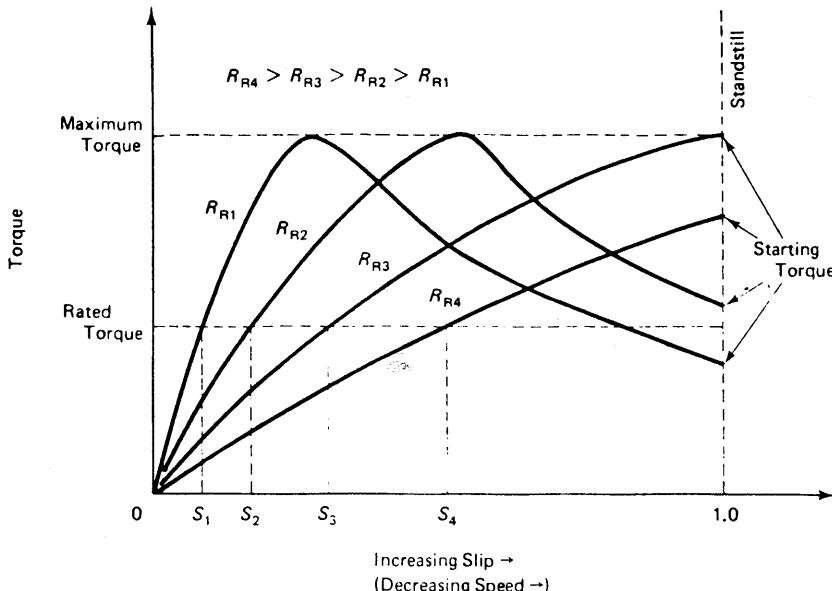
### ۳ - ۵ - ۹ رتورهای سیم پیچی شده :

در بخش قبل تنها اثر تغییر بار را بر روی سرعت ماشین مورد بررسی قرار دادیم ، اما اگر رتور ماشین از نوع رتور سیم پیچی شده باشد می توان مقاومت هر فاز رتور را تغییر داد ( شکل ۳ - ۹ ) ، با تغییر مقاومت رتور نه تنها لغزش ماکریم ( pull-out ) تغییر کرده بلکه تحت گشتاور بار مفروضی می توان لغزش را تغییر داد . با تقریب خوب می توان گفت

$$\frac{s_1}{s_2} = \frac{R_{R1}}{R_{R2}} \quad (9-20)$$

یعنی نسبت لغزشها در دو حالت مختلف متناسب است با مقاومت رتور در این دو حالت . لذا اگر مقاومت رتور را زیاد کنیم لغزش نیز بیشتر می گردد ، اما باید گفت که افزایش مقاومت رتور گشتاور ماکریم ( pullout ) را تغییر نمی دهد ( چرا ؟ ) . شکل ( ۱۱ - ۹ ) اثر تغییر مقاومت رتور را بر روی منحنی های TSI نشان می دهد ،

در نتیجه در می بایس که با تغییر مقاومت رتور می توان سرعت ماشین را تحت بار مفروض



مشکل ( ۱۱ - ۹ ) مقاومت بتمر و بروی منحنی گشتاور لغزش با

تغییر داد.

در اینجا نکاتی چند را یادآوری می‌کنیم.

- ۱ - اگر مقاومت خارجی در مدار رتور نباشد، در اینصورت مقاومت رتور به تنهاei در تعیین گشتاور موثر است و دیگر نمی‌توان با روش تغییر مقاومت سرعت را از این حالت بیشتر نمود.
- ۲ - با افزایش مقاومت خارجی رتور، گشتاور راه انداز موتور بیشتر می‌شود.

### مثال ۲۰ - ۹ (سیستم ENG ) :

یک موتور اسکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است.

$\text{ع}$  = تعداد قطبها

هر تر  $\text{هتر} = 60$  = فرکانس اسمی

سیم پیچی شده = نوع رتور

اهم  $0/05$  = مقاومت هر فاز رتور  $R_k$

اهم  $0/25$  =  $(X_{HR})$  راکتانس هرفاز رتور در حالت سکون

دور در دقیقه  $1050 =$  سرعت اسمی

اهم  $0/15$  = (رئوستای حلقه‌های لغزان) مقاومت هر فاز رئوستا

مطلوب است:

الف: در حالتی که رئوستا بر روی صفر تنظیم شود، سرعت ماشین در حالت pull-out را بیابید.

ب: اگر رئوستا کاملا در مدار قرار گیرد سرعت ماشین را در حالت pull out حساب کنید.

ج: در حالتی که رئوستا کاملا در مدار است سرعت اسمی حدید را پیدا کنید، حل:

الف از رابطه (۹ - ۱۹) داریم:

$$\varsigma_{\text{po}} = \frac{0.05 \Omega}{0.25 \Omega} = 0.2$$

از رابطه (۹ - ۷) داریم:

$$S_{\text{po}} = 120 \times 60 \times \frac{1 - 0.2}{6} = 960 \text{ rev/min}$$

ب: در اینحالت مقاومت هرفاز رتور  $2/0$  می‌گردد (چرا؟). از رابطه (۹ - ۱۹) داریم:

$$s_{po} = \frac{0.2 \Omega}{0.25 \Omega} = 0.8$$

از رابطه (۹ - ۷ a) داریم :

$$S_{po} = 120 \times 60 \times \frac{1 - 0.8}{6} = 240 \text{ rev/min}$$

ج : ابتدا سرعت سنکرون ماشین را بدست می‌وریم . از رابطه (۹ - ۱ a) داریم :

$$S_s = 120 \times \frac{60}{6} = 1200 \text{ rev/min}$$

از رابطه (۹ - ۵ a) لغزش در بار اسمی را در شرایطی که رئوستا وجود ندارد پیدا می‌کیم :

$$S_1 = 1200 \text{ rev/min} - 1050 \text{ rev/min} = 150 \text{ rev/min}$$

حال برای بدست آوردن لغزش در بار اسمی در شرایطی که رئوستا وارد مدار می‌شود ،

از رابطه (۹ - ۲۰) کمک می‌گیریم .

$$\frac{150 \text{ rev/min}}{S_2} = \frac{0.05 \Omega}{0.20 \Omega}$$

$$S_2 = 0.2 \times \frac{150}{0.05} = 600 \text{ rev/min}$$

حال از رابطه (۹ - ۵ a) کمک می‌گیریم .

$$600 \text{ rev/min} = 1200 \text{ rev/min} - S_{FL}$$

$$S_{FL} = 1200 - 600 = 600 \text{ rev/min}$$

### مثال ۹ - ۲۱ (سیستم SI) :

یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

۴ = تعداد قطبها

۵۰ = فرکانس اسمی

هر تر

سیم پیچی شده = نوع رتور

اهم  $R_R = 0.11$  ) مقاومت هر فاز رتور

اهم  $X_{BR} = 0.5$  ) راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

رادیان بر ثانیه  $= 140$  سرعت در بار اسمی

اهم  $0.2 =$  (رئوستای حلقه‌های لغزان) مقاومت هر فاز رئوستای مربوط به رتور

مطمئنست .

- الف: سرعت موتور در حال pullout بدون وجود رئوستا .  
 ب: سرعت موتور در حال pull-out با وجود رئوستا در مدار .  
 ج: سرعت اسمی موتور در حالتی که رئوستا در مدار قرار دارد .

حل :

الف: از رابطه (۹-۱۹) داریم :

$$s_{p_0} = \frac{0.11 \Omega}{0.5 \Omega} = 0.22$$

از رابطه (۹-۷b) داریم :

$$\omega_{p_0} = 4\pi \times 50 \times \frac{1 - 0.22}{4} = 122.5 \text{ rad/s}$$

ب: در اینحالت مقاومت هر فاز رتور  $\frac{1}{3} \Omega$  اهم است (چرا؟) . از رابطه (۹-۱۹) داریم :

$$s_{p_0} = \frac{0.31 \Omega}{0.5 \Omega} = 0.62$$

از رابطه (۹-۷b) داریم :

$$\omega_{p_0} = 4\pi \times 50 \times \frac{1 - 0.62}{4} = 59.7 \text{ rad/s}$$

ج: ابتدا سرعت سکرون را حساب می کنیم ، از رابطه (۹-۱b) داریم :

$$w_s = 4\pi \times \frac{50}{4} = 157 \text{ rad/s}$$

لغزش در بار اسمی را با استفاده از رابطه (۹-۵b) بدست می آوریم .

$$s_1 = 157 \text{ rad/s} - 140 \text{ rad/s} = 17 \text{ rad/s}$$

حال اگر بخواهیم لغزش را در بار اسمی و با وجود رئوستا بدست آوریم از رابطه (۹-۲۰) استفاده می کنیم .

$$\frac{17 \text{ rad/s}}{s_2} = \frac{0.11 \Omega}{0.31 \Omega}$$

$$s_2 = 0.31 \times \frac{17}{0.11} = 47.9 \text{ rad/s}$$

از رابطه (۹-۵b) سرعت حدید در بار اسمی را حساب می کنیم .

$$47.9 \text{ rad/s} = 157 \text{ rad/s} - \omega_{FL}$$

$$\omega_{FL} = 157 - 47.9 = 109.1 \text{ rad/s}$$

رابطه راندمان (۱) در موتورهای استکرون (القائی) سه فاز نیز مطابق موتورهای DC است (حلد اول). لذا:

$$\eta(\%) = \frac{P_o}{P_i} \times 100 \quad (9-21)$$

$$P_o = P_i - \text{losses} \quad (9-22)$$

$$\eta(\%) = \frac{P_i - \text{losses}}{P_i} \times 100 \quad (9-23)$$

در روابط فوق داریم:

توان ورودی به موتور القائی سه فاز =  $P_i$

توان خروجی از موتور القائی سه فاز =  $P_o$

کل تلفات موتور القائی سه فاز = losses

## ۱-۶-۹ تعریف تلفات در موتورهای القائی سه فاز:

### 9-6.1 Description of Losses

در روابط (۲۲) و (۲۳-۹) تلفات ماشین همان تلفات داخلی موتور بوده

و به دو دسته تقسیم می شوند.

۱- تلفات ثابت (۲) شامل:

الف: تلفات هسته در رتور و استاتور بخاطر تلفات هیسترزیس و تلفات حریان

گردابی

ب: تلفاتناشی از اصطکاک

ج: تلفاتناشی از تهویه

۲- تلفات متغیر (۳) که با بر تغییر می نماید،

الف: تلفات مسی در استاتور

ب: تلفات مسی در رتور

حال درباره تلفات فوق الذکر بیشتر توضیح می دهیم:

تلفات هسته در رتور:

در شرایط عادی، فرکانس حریان رتور کم است ولذا تلفات هیسترزیس و حریان

1) Efficiency      2) Constant, Losses

3) Variable, Losses

گردابی خیلی کم می باشد ، لذا ما از تلفات هسته در رتور صرف نظر می کیم .

### تلفات هسته در استاتور :

این تلفات بخاطر شار اصلی و شارهای نشتشی پدیدار می گردد و با تغییر بار این شارها بمیزان ناچیزی تغییر می کنند و با تقریب خوب تلفات هسته در استاتور را از بی باری نا بار کامل ثابت فرض می کیم .

### تلفات ناشی از اصطکاک و تهویه :

این تلفات بخاطر دوران مکانیکی رتور می باشد و چون سرعت از حالت بی باری نا بار کامل بمیزان ناچیزی تغییر می کند ، لذا این تلفات را که تلفات مکانیکی نیز به آن گفته می شود در طول مدت بهره برداری از ماشین ثابت در نظر می گیریم .

### تلفات مسی استاتور :

این تلفات ناشی از  $R I^2$  در سیمهای استاتور است و چون تابعی از بار می باشد لذا باید در هر مرحله از بهره برداری آنرا حساب کرد ،  
تلفات مسی رُثُور .

این تلفات ناشی از  $R I^2$  در سیمهای رتور است و در رتورهای سیم پیچی شده بسهولت قابل اندازه گیری است . اما در رتورهای قفس سنجابی برای تعیین این تلفات از روش های پیشرفته ای استفاده می شود ولی ما درباره این تکنیکها صحبت ننمی کیم .

## ۲ - ۹ تشریح پخش توان در موتورهای القائی سه فاز :

### 9-6.2 Description of Power Flow

قبل از آنکه آزمایش های مربوط به تعیین تلفات درون این گونه موتورها را توضیح دهیم گدری درباره چگونگی پخش توان<sup>(۱)</sup> در موتورهای اسنکرون صحبت می کیم . علت این امر آنست که محاسبات عددی در مورد آزمایشها را واضح تر می سازد . برای سهولت امر ، شکل (۹ - ۱۲) را در نظر می گیریم . هرگاه سیم پیچ استاتور به منبع تغذیه (شبکه) وصل گردد ، توان الکتریکی وارد موتور می شود و چون موتورها سه فاز هستند ؛ این توان وارد شده به موتور این چنین خواهد بود (بر حسب وات یا کیلو وات) :

$$P = \sqrt{3} V_L I_L \cos \theta \quad (9-24)$$

هنگام آزمایش بر روی موتور ضریب توان ( $\cos \theta$ ) مشخص نیست اما با استفاده از روش دوواتمتری (فصل ۷ بخش ۲ - ۴ - ۷) می‌توان توان ورودی را سنجید.

$$P_i = W_1 + W_2 \quad (9-25)$$

در استاتور دو نوع تلفات وجود دارد.

الف: تلفات هسته ( $P_C$ ) که به ولتاژ منبع تغذیه بستگی دارد.

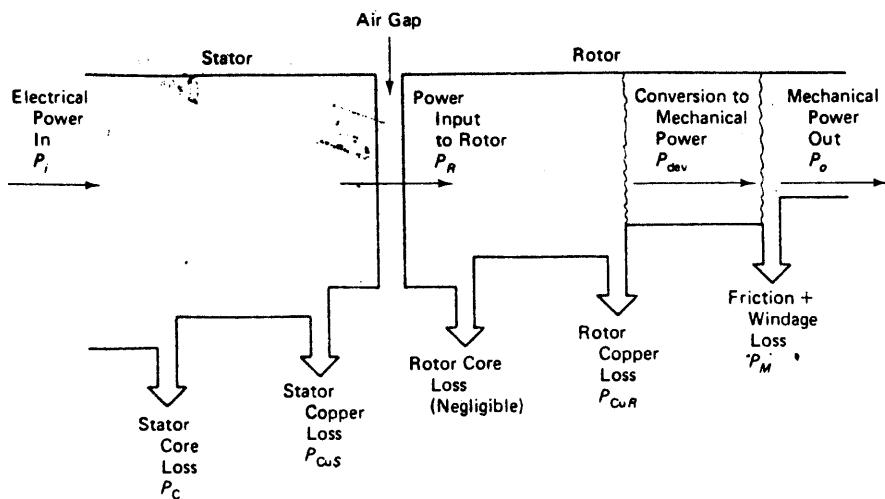
ب: تلفات مس ( $P_{CuS}$ ) که به جریان خط بستگی دارد و البته به بار نیز بستگی خواهد داشت.

اگر مجموع تلفات فوق از توان ورودی کسر گردد توان بدست آمده از طریق فاصله هوایی به رотор منتقل می‌شود، لذا:

$$P_R = P_i - P_C - P_{CuS} \quad (9-26)$$

در رotor تلفات هسته ناچیز است و تلفات مسی رotor به لغزش (سرعت) بستگی دارد. بسهولت می‌توان رابطه تلفات مسی استاتور و توان منتقله شده به رotor را اینچنین نوشت.

$$P_{CuR} = s \times P_R \quad (9-27)$$



شکل ۱۲ - ۹: نمودار دیاگرام پخش توان در موتورهای لقائی سه فاز

پس از اینکه تلفات مس رotor از توان واردہ به رotor کسر شود آن توان حاصله (۱) توسط رotor بدست می‌آید.

$$P_{dev} = P_R - P_{CIR} \quad (9-28)$$

اگر توان مکانیکی ناشی از تهویه و اصطکاک از توان حاصله فوق کسر شود توان خروجی (۱) موتور بدست می‌آید.

$$P_o = P_{dev} - P_M \quad (9-29)$$

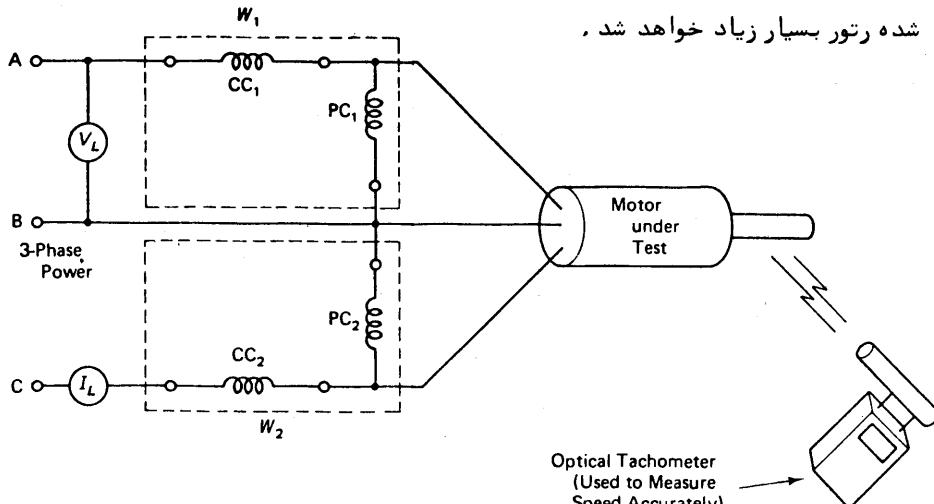
در آزمایش‌هایی که بر روی موتور حبّت تعیین تلفات فوق الذکر انعام می‌شود کل تلفات ثابت اعم از تلفات مکانیکی و تلفات هسته استاتور بدست می‌آید ولی نمی‌دانیم که چه مقدار از این تلفات ثابت، شامل تلفات مکانیکی است و چه مقدار شامل تلفات هسته استاتور می‌باشد ما می‌توانیم چنین فرض کنیم.

الف؛ کل تلفات ثابت مربوط به تلفات هسته استاتور بوده و آنرا در مدار استاتور منظور می‌نماییم.

ب؛ کل تلفات ثابت مربوط به تلفات مکانیکی رتور بوده و آنرا در مدار رتور منظور می‌کنیم در عمل ممکن است هر دو روش فوق را انعام دهیم ولی در هر مورد خطأ حاصل می‌شود زیرا:

۱- در حالت اول که کل تلفات را برای استاتور منظور می‌نماییم، تلفات مسی محاسبه شده در رتور ناچیز خواهد بود، زیرا تلفات مسی رتور تابعی از توان منتقله از استاتور به رتور است،

۲- در حالت دوم که کل تلفات را برای رتور منظور می‌نماییم، تلفات مسی محاسبه شده رتور بسیار زیاد خواهد شد.



شکل ۱۳-۹: مدار مربوط به آزمایش تعیین تلفات در موتورهای الکتریکی سه‌فاز

اما ما حالت دوم را بیشتر مد نظر می داریم یعنی کل تلفات ثابت را متعلق به مدار رتور می دانیم زیرا :

۱- الف : تخمین محتاطانه تری از راندمان بدست خواهیم آورد زیرا تلفات محاسبه شده قدری از مقدار واقعی بیشتر خواهد شد .

۱- ب : از آنجاییکه توان مکانیکی (  $P_M$  ) را صفر نگرفتهایم لذا توان خروجی با توان حاصله یکسان نخواهد بود و حقیقت امر هم همین است ( رابطه ۹-۲۹ ) . با این فرضیات تلفات هسته (  $P_C$  ) را در رابطه ( ۹-۲۶ ) صفر می گیریم و آنرا یک کاسه همراه با  $P_M$  در معادله ( ۹-۲۹ ) منظور می کنیم .

**۳-۶-۹ آزمایش‌های مربوط به تعیین تلفات :** دو آزمایش برای تعیین تلفات موتورهای القائی سه فاز انحرام می دهیم . اما قبل از این آزمایشها باید مقاومت موثر هر فاز استاتور را بدست آورد ( به بخش ۱-۵-۸ در فصل ۸ رجوع شود ) . مقاومتی که از آزمایش مربوط به بخش ۱-۵-۸ بدست می آید را در ضریب  $1/25$  ضرب می کنیم تا مقاومت موثر هر فاز بدست آید .

$$r_e = 1.25r_s \quad (9-30)$$

بسهولت می توان دریافت که کل تلفات مسی در سیم پیچ استاتور اینچنین است :

$$P_{Cus} = \frac{3}{2} r_e I_L^2 \quad (9-31)$$

در رابطه فوق  $I_L$  همان حریان خط می باشد .

باید گفت که رابطه ( ۹-۳۱ ) برای اتصال  $\Delta$  ( مثلث ) و  $\gamma$  ( ستاره ) هر دو معتبر است ، زیرا سیم پیچ استاتور در برخی از موتورها بصورت مثلث (  $\Delta$  ) بوده و در برخی بصورت ستاره (  $\gamma$  ) می باشد .

حال آزمایشی مطابق شکل ۱۳-۹ انحرام می دهیم .

### الف : آزمایش بی باری :

در این آزمایش ولتاژ اسمی را به استاتور اعمال می کنیم ولی به محور موتور بار متصل نمی کنیم . چون ماشین بی بار است / سرعت زیاد بوده و به عبارت دیگر لغزش بسیار ناچیز است ، حریان استاتور در حالت بی باری کم است / لذا در این تست تلفات مسی بسیار کم است در نتیجه توان ورودی صرف کل تلفات ثابت ماشین (  $P_C + P_M$  ) و تلفات ناچیز مسی در استاتور می شود . باید گفت که تلفات مسی در رتور نیز در حالت بی باری بسیار کم است ( چرا ؟ ) لذا اگر تلفات مسی استاتور را ( رابطه ۹-۳۱ ) پیدا کرده و از توان ورودی کسر کنیم کل تلفات ثابت (  $P_C + P_M$  ) بدست می آید . و همانطوری که

گفته می‌شود که این نتایج را در مدار رتور منظور می‌کیم . لذا با این آزمایش کل  $P_{\text{cu}}$  حاصل می‌گردد . عبارت فوق را در راسته زیر خلاصه می‌کنیم .

$$P_C + P_M = W_1 + W_2 - P_{\text{cu}} \quad (9-32)$$

در رابطه اخیر  $W_1$  و  $W_2$  مقادیر واتمنترها بوده و  $P_{\text{cu}}$  تلفات مسی ناچیز استاتور است که از رابطه ( ۹ - ۳۱ ) محاسبه می‌شود .

### ب : آزمایش در بار اسمی :

از مدار شکل ( ۹ - ۱۲ ) می‌توان در حالت بار اسمی نیز استفاده کرد . در این آزمایش باید بار اسمی بر محور موتور اعمال شود . هنگامیکه موتور بار اسمی را تغذیه می‌کند تمام دستگاه‌های اندازه‌گیری و سرعت موتور خوانده می‌شود ، هرگاه حریان خطوارد شده به موتور همان حریان اسمی موتور گردید به شرایط اسمی رسیده‌ایم . حال آمیرمنتر ورودی را می‌خوانیم ( ۹ - ۱ ) و تلفات مسی استاتور را در بار اسمی حساب می‌کنیم ( رابطه - ۳۱ ) ، دور سنج ( ۹ - ۱ ) سرعت اسمی را می‌دهد و می‌توانیم لغزش در بار اسمی را حساب کنیم ( چرا ؟ ) ، با خواندن واتمنترها و استفاده از روابط ( ۹ - ۲۵ ) ، ( ۹ - ۲۶ ) و ( ۹ - ۲۷ ) می‌توان تلفات مسی رتور را بدست آورد (  $P_{\text{cu}}$  ) ، البته این تلفات مسی در رتور مربوط به شرایط اسمی ماشین است . با توجه به اینکه  $P_C$  را صفر گرفته‌ایم لذاروابط ( ۹ - ۲۸ ) و ( ۹ - ۲۹ ) توان خروجی را به ما خواهند داد . توجه‌باید کرد که کل  $P_M$  مربوط به مدار رتور در تست قبلی بدست آمده است .

با توجه به رابطه ( ۹ - ۲۴ ) می‌توان ضریب توان موتور را در بار اسمی بدست آورد زیرا  $V$  ،  $I$  ،  $P$  از تست مربوط به بار اسمی توسط دستگاه‌های اندازه‌گیری حاصل می‌شوند .

### ۴ - ۶ - ۹ محاسبه راندمان :

مثال‌های زیر طرز محاسبه راندمان را با استفاده از آزمایش‌های فوق الذکر نشان می‌دهند .

### مثال ۹ - ۲۲ ( سیستم ENG ) :

یک موتور سه فاز استکرون با مشخصات زیر مفروض است ،

اسپ بخار  $5 =$  توان اسمی

۲۰۸	= ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)	ولت
۱۵	= حریان اسمی (حریان خط)	آمپر
۶۰	= فرکانس اسمی	هرتز
۴	= تعداد قطبها	

اهم در هر فاز  $\frac{1}{\phi} = \frac{V_L}{r_s}$  = مقاومت استاتور که از آزمایش خاص خود حاصل شده است

با آن دو آزمایش بی بار و بار اسمی را انجام می دهیم و نتایج زیر بدست می آید .

آزمایش بی باری ،

No-load test:  $W_1 = 350 \text{ W}$ ,  $W_2 = -110 \text{ W}$

$V_L = 208 \text{ V}$ ,  $I_L = 4 \text{ A}$

آزمایش بار داری (بار اسمی) :

Rated-load test:  $W_1 = 2.6 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 2.26 \text{ kW}$

$V_L = 208 \text{ V}$ ,  $I_L = 15 \text{ A}$

$S = 1710 \text{ rev/min}$

مطلوبست محاسبه راندمان موتور در بار اسمی و ضریب توان موتور .  
حل :

مقاومت موثر اینженرین حساب می شود (رابطه ۹ - ۳۰)

$$r_e = 1.25 \times 0.8 \Omega = 1 \Omega$$

از آزمایش بی باری تلفات مسی استاتور بدست می آید (رابطه ۹ - ۳۱)

$$P_{Cus} = \frac{3}{2} \times 1 \Omega \times (4 \text{ A})^2 = 24 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۳۲) داریم :

$$P_C + P_M = 350 \text{ W} - 110 \text{ W} = 216 \text{ W}$$

اما می دانیم  $P_C = 0$  در نظر گرفته می شود و کل  $P_M$  معادل  $216 \text{ W}$  وات منظور می شود .

از آزمایش بار اسمی تلفات مسی استاتور در بار اسمی حاصل می شود .

(رابطه ۹ - ۳۱) :

$$\text{rated } P_{Cus} = \frac{3}{2} \times 1 \Omega \times (15 \text{ A}) = 337.5 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۲۵) توان ورودی به موتور در شرایط اسمی بدست می آید

$$\text{rated } P_i = 2600 \text{ W} + 2260 \text{ W} = 4860 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۲۶) توان منتقله به رotor بدست می آید .

$$\text{rated } P_R = 4860 \text{ W} - 0 - 337.5 \text{ W} = 4522.5 \text{ W}$$

جواب در بار اسمی سرعت معلوم است و مساعت سنکرون ماشین عقلي دارد فرکانس

۶ هرتز معادل ۱۸۰۰ دور در دقیقه می‌باشد، لذا لغزش در شرایط اسمی اینچنین بدست

$$\text{rated } s = (1800 - 1710) \times \frac{100}{1800} = 5\% \quad \text{می‌آید.}$$

$$s = 0.05 \text{ as a decimal}$$

از رابطه (۲۷ - ۹) تلفات مسی استاتور بدست می‌آید.

$$\text{rated } P_{C_{st}} = 0.05 \times 4522.5 \text{ W} = 226.1 \text{ W}$$

از روابط (۲۸ - ۹) و (۲۹ - ۹) توان خروجی بدست می‌آید:

$$\text{rated } P_{de} = 4522.5 \text{ W} - 226.1 \text{ W} = 4296.4 \text{ W}$$

$$\text{rated } P_o = 4296.4 \text{ W} - 216 \text{ W} = 4080.4 \text{ W}$$

$$P_o = \frac{4080.4 \text{ W}}{W/\text{hp}} = 5.47 \text{ hp}$$

راندمان در شرایط اسمی از رابطه (۲۱ - ۹) بدست می‌آید.

$$\text{rated } \eta = \frac{4080.4 \text{ W}}{4860 \text{ W}} \times 100 = 83.96 \approx 84\%$$

ضریب توان در بار اسمی اینچنین بدست می‌آید (رابطه ۲۴ - ۹):

$$\text{rated PF} = \cos \theta = \frac{4860 \text{ W}}{(\sqrt{3} \times 208 \text{ V} \times 15 \text{ A})}$$

$$\text{PF} = 0.899 \approx 0.9$$

مثال ۲۳ - ۹ (سیستم SI):

یک موتور سه فاز اسنکرون با مشخصات زیر مفروض است:

کیلووات ۳ = توان اسمی

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

آمپر ۱۰ = حریان اسمی خط

۴ = تعداد قطبها

اهم در هر فاز  $r_s = 0.9 \Omega$  مقاومت استاتور بدست آمدہ از تست

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

نتایج آزمایشی بی‌باری و بار اسمی بقرار زیراست،

No-load test:  $W_1 = 290 \text{ W}, W_2 = -70 \text{ W}$

$V_L = 230 \text{ V}, I_L = 3.8 \text{ A}$

Rated load test:  $W_1 = 23 \text{ W}, W_2 = 24 \text{ W}$

$$V_L = 230 \text{ V}, \quad I_L = 12 \text{ A}$$

$$\omega = 149 \text{ rad s}^{-1}$$

مطلوبست محاسبه راندمان ماشین در بار اسمی و ضریب توان موتور  
حل:

از رابطه (۹ - ۳۰) مقدار مقاومت موثر هر فاز را بدست می‌وریم

$$r_s = 1.25 \times 0.9 \Omega = 1.13 \Omega$$

از رابطه (۹ - ۳۱) استفاده کرده و تلفات مسی استاتور در حالت بی‌باری را  
بدست می‌وریم

$$P_{CuS} = \frac{3}{2} \times 1.13 \Omega \times (3.8 \text{ A})^2 = 24.5 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۳۲) داریم

$$P_C + P_M = 290 \text{ W} - 70 \text{ W} - 24.5 \text{ W} = 195.5 \text{ W}$$

می‌دانیم  $P_C = 0$  در نظر گرفته می‌شود و لذا  $P_M$  همان  $195/5$  وات خواهد بود،  
از رابطه (۹ - ۳۱) استفاده کرده و تلفات مسی استاتور را در حالت بار اسمی  
بدست می‌وریم

$$\text{rated } P_{CuS} = \frac{3}{2} \times 1.13 \Omega \times (10 \text{ A})^2 = 244.1 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۲۵) توان ورودی به موتور در شرایط اسمی را حساب می‌کنیم

$$\text{rated } P_i = 2300 \text{ W} + 2000 \text{ W} = 4300 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۲۶) استفاده کرده و توان واردہ به روتور را حساب می‌کنیم (در شرایط اسمی)

$$\text{rated } P_R = 4300 \text{ W} - 0 - 244.1 \text{ W} = 4055.9 \text{ W}$$

می‌دانیم سرعت سنکرون برای موتور ۴ قطبی در فرکانس ۵۰ هرتز برابر  $157$  رادیان بر  
ثانیه است لذا لغش در شرایط اسمی اینچنین است (رابطه ۹ - ۶):

$$\text{rated } s = (157 - 149) \times \frac{100}{157} = 5.1\%$$

$$s = 0.051 \text{ as a decimal}$$

تلفات مسی در روتور از رابطه (۹ - ۲۷) بدست می‌آید

$$\text{rated } P_{CuR} = 0.051 \times 4055.9 = 206.85 \text{ W}$$

از روابط (۹ - ۲۸) و (۹ - ۲۹) توان خروجی حاصل می‌شود

$$\text{rated } P_{dev} = 4055.9 \text{ W} - 206.85 \text{ W} = 3849.1 \text{ W}$$

$$\text{rated } P_o = 3849.1 \text{ W} - 195.5 \text{ W} = 3653.6 \text{ W}$$

$$P_o = 3.65 \text{ kW}$$

راندمان در شرایط اسمی از رابطه (۹ - ۲۱) حاصل می‌شود :

$$\text{rated } \eta = \frac{3653.6 \text{ W}}{4300 \text{ W}} \times 100 = 84.96 \approx 85\%$$

ضریب توان در بار اسمی از رابطه (۹ - ۲۴) بدست می‌آید :

$$\text{rated PF} = \cos \theta = \frac{4300 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 230 \text{ V} \times 12 \text{ A}}$$

$$\text{PF} = 0.899 \approx 0.9$$

از مثالهای فوق در می‌بایسیم که راندمان موتورها در شرایط اسمی حدود ۸۵٪ است و معمولاً در موتورها راندمان ماکریم در باری نزدیک به بار اسمی رخ می‌دهد (۹۰٪ بار اسمی)

ضریب توان موتورهای القائی سه فاز معمولاً در بار اسمی حدود ۹٪ است بهمین دلیل است که ترجیح داده می‌شود موتورهای در بار اسمی خودکارکنند زیرا ضریب توان کم باعث برآفتدن توان راکتیو در شبکه می‌شود (چرا؟)

## 9-7 TYPICAL CHARACTERISTICS

**۹-۱ منحنی مشخصه‌های معروف در موتورهای القائی سه فاز :**

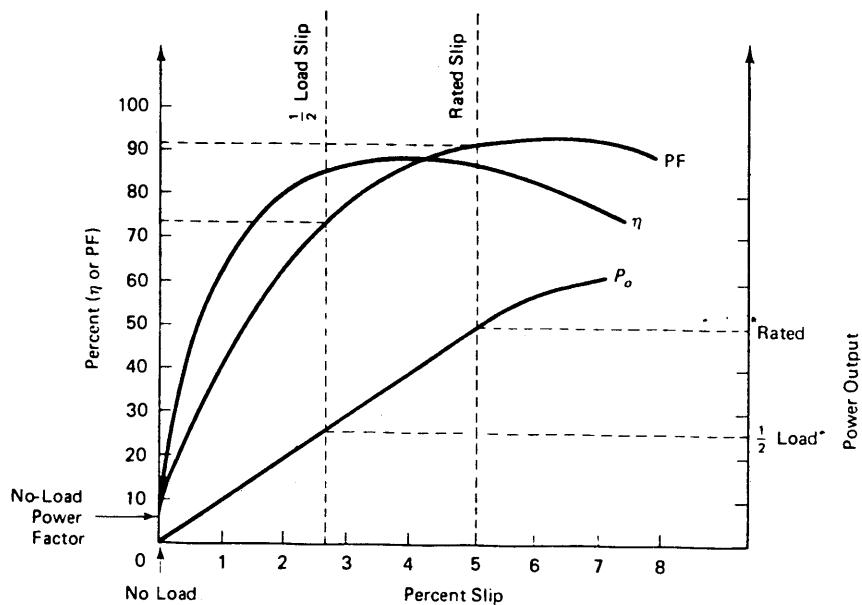
تا بحال درباره منحنی "گشتاور - لغزش" (TSL) صحبت کردمايم (شکل ۱۵ - ۹). با این منحنی می‌توان عملکرد موتور را تخمین زد و منحنی‌های دیگری نیز وجود دارند که در ذیل به آنها اشاره می‌کیم :

**۹-۲ منحنی مشخصه‌های موتور القائی سه فاز (بر حسب لغزش) :**

### 9-7.1 Characteristics versus Slip

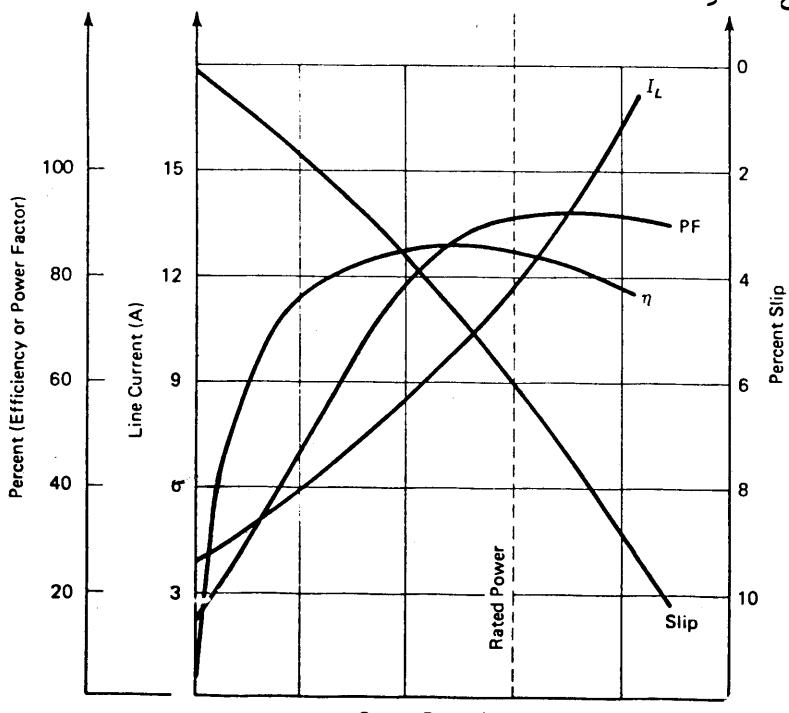
شکل (۱۴ - ۹) یک نمونه از منحنی مشخصه‌های متداول موتورهای القائی را نشان می‌دهد که در آن تغییرات توان خروجی، راندمان (بر حسب درصد) و ضریب توان (بر حسب درصد) نسبت به تغییرات لغزش رسم شده است و این منحنی‌ها بسیار از آزمایش‌های سی‌باری تا بار اسمی و حتی تا باری معادل ۱۰٪ بیشتر از بار اسمی حاصل می‌شوند (به شکل ۱۳ - ۹ مراجعه کنید و بگوئید این منحنی‌ها چگونه بدست آمدند).

قابل توجه است که بدانیم تغییرات راندمان بین نصف بار اسمی تا بار کامل (بار اسمی) زیاد قابل ملاحظه نیست ولی تغییرات ضریب توان بسیار قابل توجه است، بخوبی مشهود است که اگر موتورهای یک مجموعه همگی در بار اسمی کار نکنند؛ در اینصورت توان راکتیو قابل ملاحظه‌ای نیاز خواهند داشت (چرا؟)، همچنین از شکل (۱۴ - ۹) در می‌باشد که:



شکل ۱۴ - ۹ : تغییرات راندمان ، ضریب توان ، توان خروجی بر حسب لغزش در موتورهای

القائی سه فاز



شکل ۱۴ - ۱۰ : تغییرات راندمان ، ضریب توان ، توان خروجی و حدان خطا بر حسب توان خروجی در موتورهای القائی سه فاز

- ۱ - در حالت بی‌باری راندمان بسیار کم است (حدود صفر) .
- ۲ - در حالت بی‌باری ضریب توان بسیار ناچیز است (حدود ۰/۱۵) .

۹-۷-۲: منحنی مشخصه‌های موتورهای القائی سه فاز (بر حسب توان خروجی)

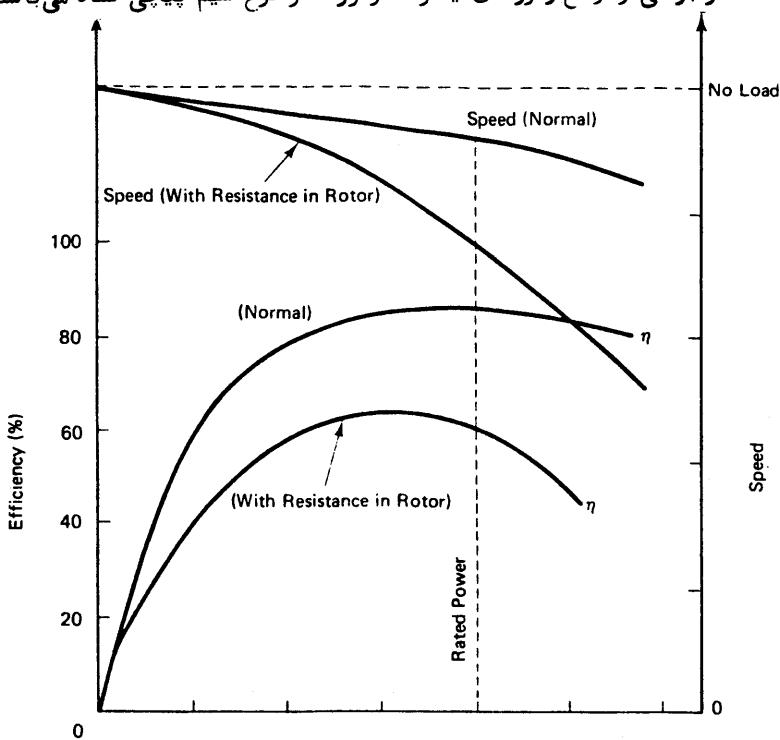
### 9-7-2 Characteristics versus Power Output

یکی دیگر از منحنی‌های مشخصه‌های مربوط به موتورهای اسنکرون سه فاز در شکل ۹-۱۵) رسم شده است . این منحنی‌ها تغییرات حریان خط ورودی به موتور<sup>۳</sup> راندمان (بر حسب درصد) ضریب توان (بر حسب درصد) و لغزش (بر حسب درصد) را نسبت به توان خروجی نشان می‌دهد .

۹-۷-۳: اثر رتورهای سیم پیچی شده بر روی مشخصه‌های موتورهای اسنکرون سه فاز :

### 9-7-3 Effect of the Wound Rotor on Characteristics

در برخی از مواقع رتورهای اینگونه موتورها از نوع سیم پیچی شده می‌باشد ؛ لذا



شکل ۹-۱۶: اثر افزایش مقاومت بوسیله رئوستا رتور بر روی سرعت و راندمان در این منحنی‌ها حالت دوئستا (الاتریو) در داشته است .

می توان گشتاور راه انداز نسبتاً زیادی پدید آورد (شکل ۹-۱۱) . همانطور که می دانیم اگر مقاومت رتور توسط رئوستاز بیش از حد شود ، گشتاور راه انداز نیز افزون می گردد . هرگاه موتور سرعت گرفت و مقاومت رئوستاز در مدار بماند ( مقاومت رئوستا صفر نشود ) ، برروی مشخصه های موتور تاثیر خواهیم گذاشت ، شکل ( ۹-۱۶ ) مشخصه های موتور های سه فاز را نشان می دهد که در این شکل هر دو حالتی که مقاومت رئوستاز در مدار رتور باقی می ماند و یا بالاخره صفر می گردد ( حالت نرمال ) نشان داده شده است ،

#### ۸-۹ روش راه اندازی موتور های القائی سه فاز : **STARTING TECHNIQUES**

دو روش برای راه اندازی این گونه موتورها وجود دارد .

۱- وصل مستقیم موتور به شبکه ( منبع تغذیه )

۲- استفاده از راه انداز . ( ۱ )

در روش اول ( وصل مستقیم ) ولتاژ اسمی به ترمینال های استاتور اعمال می گردد .  
اما موتور های استکنون سه فاز در لحظه راه اندازی بین ۵ تا ۱۰ برابر حریان اسمی خود را از شبکه می کشند ، مثلاً اگر در یک موتور سه فاز ۲۲۰ ولتی ( ۲۲۰ ولت ولتاژ خط می باشد ) جریان اسمی ۱۰ آمپر باشد ، لذا در لحظه راه اندازی حدود ۵۵ تا ۱۰۰ آمپر می کشد که خود مشکلاتی برای موتور و منبع تغذیه فراهم می سازد ، البته این روش ( وصل مستقیم ) را می توان برای موتور های کوچک ( تا ۵ اسپ بخار یا ۳ کیلوواتی ) اعمال نمود ولی برای موتور های بزرگتر باید از راه انداز های مخصوص استفاده کرد . یکی از روش های متداول ، استفاده از راه انداز های " ستاره - مثلث " ( ۲ ) می باشد ( شکل ۹-۱۷ ) . از این راه اندازها می توان برای موتور هایی که استاتور آنها بصورت مثلث می باشد استفاده نمود .  
ابتدا سیم پیچ های استاتور را مطابق شکل ( ۹-۱۷ ) به کلید " ستاره - مثلث " ( ۳ ) متصل می سازیم . در لحظه راه اندازی کلیدها در وضعیت شماره ( ۱ ) قرار دارند و لذا اتصال استاتور بصورت ستاره می باشد . هرگاه سرعت موتور بالا رفت و لغزش به حدود ۲۵ % رسید کلیدها را به وضعیت شماره ۲ می برمی . حال استاتور به وضعیت مثلث برده می شود . با استدلال زیر می بینیم که بدین ترتیب حریان راه اندازی به ثلث تقلیل می یابد .  
در اتصال مثلث حریان راه اندازی اینچهین است ،

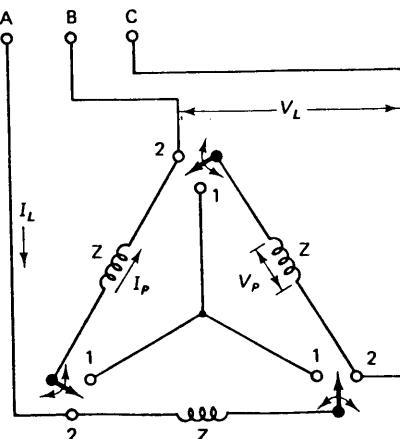
$$I_p = \frac{V_L}{Z}$$

1) Starter      2) Y- , Starter

3) Y- , Switch

$$I_{L\Delta} = \sqrt{3} I_p = \frac{\sqrt{3} V_L}{Z}$$

Three Phase Power



شکل ۱۷ - ۹ : شمای راه اندازی ستاره مثلث در موتورهای القائی سه فاز

در اتصال ستاره جریان راه اندازی اینچنین است .

$$V_p = \frac{V_L}{\sqrt{3}}$$

$$I_p = \frac{V_p}{Z} = \frac{V_L}{\sqrt{3}Z}$$

$$I_{LY} = I_p = \frac{V_L}{\sqrt{3}Z}$$

لذا :

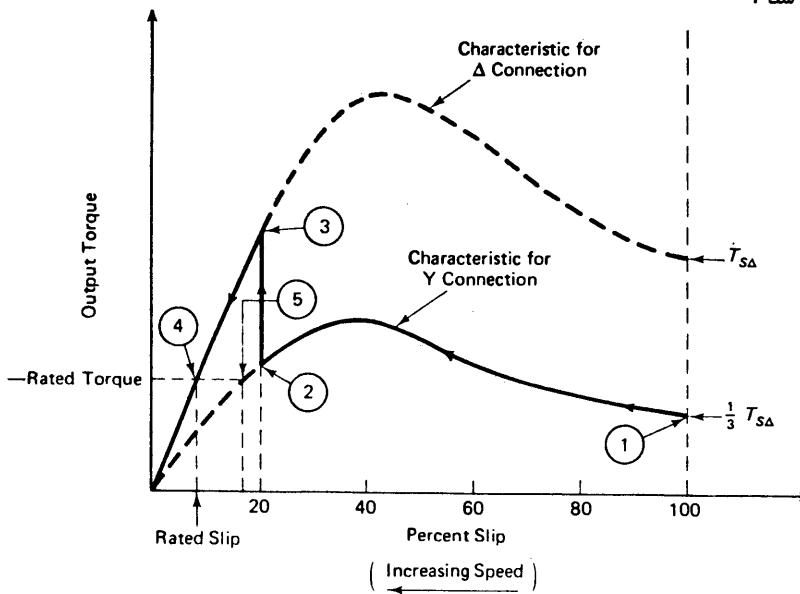
$$\frac{I_{LY}}{I_{L\Delta}} = \frac{V_L/(\sqrt{3}Z)}{\sqrt{3}V_L/Z} = \frac{1}{\sqrt{3}} \frac{1}{\sqrt{3}} = \frac{1}{3}$$

$$I_{LY} = \frac{1}{3} I_{L\Delta}$$

می بینیم که جریان خط در لحظه راه اندازی در حالت ستاره مثلث جریان خط در حالت مثلث خواهد بود .

چون با اتصال ستاره شروع می کیم و جریان کمتر از حالت مثلث است لذا گشتاور نیز کمتر خواهد بود . در لحظه راه اندازی ولتاژ دو سر سیمهای استاتور در حالت ستاره  $V_L/\sqrt{3}$  می باشد و از رابطه  $(3-9)$  در مایمیم کمگشتاور راه انداز در حالت ستاره به

ثلث تقلیل می‌یابد، در نتیجه در این نوع راه اندازی که با حالت ستاره شروع می‌شود منحنی TSL مطابق شکل (۹-۱۸) می‌باشد (منحنی پائینی). در لحظه راه اندازی از نقطه شماره (۱) شروع می‌کنیم و با سرعت گرفتن موتور به نقطه (۲) می‌رویم در این لحظه است که از وضعیت ستاره به وضعیت مثلث تغییر مکان می‌دهیم، لذا یک افزایش ناگهانی در گشتاور پدید می‌آید (نقطه ۳)، موتور از نقطه (۳) به شتاب خود ادامه می‌دهد تا بالاخره به نقطه (۴) مربوطه شرایط اسیع ماشین برسیم، باید گفت که اگر از وضعیت ستاره به وضعیت مثلث نمی‌رفتیم در منحنی پائینی باقی می‌ماندیم و نقطه کار ماشین همان نقطه (۵) خواهد بود، همانطور که مشاهده می‌شود سرعت در نقطه ۵ به مراتب کمتر از سرعت در نقطه (۴) است زیرا لغزش در نقطه ۵ از لغزش در نقطه ۴ بیشتر می‌باشد.



شکل ۹-۹: منحنی "گشتاور - لغزش" یا TSL هنگام استفاده از گلید راه انداز ستاره مثلث

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 9

Symbol	Definition	Units: English and SI
$s_s$ (۱)	Synchronous speed in English system	rev/min
$\omega_s$ (۲)	Synchronous speed in SI	rad/s
$I_R$ (۳)	Rotor current	amperes
$I_L$ (۴)	Line current	amperes
$\phi$ (۵)	Stator field flux	lines or webers
$\theta_R$ (۶)	Rotor power factor angle	degrees
$T$ (۷)	Torque developed in rotor	lb-ft or N-m
$T_s$ (۸)	Starting torque	lb-ft or N-m
$V_L$ (۹)	Applied stator line voltage	rms volts
$s$ (۱۰)	Slip	rpm, rad/s, percent, or decimal
$S$ (۱۱)	Speed of rotor in English system	rev/min
$\omega$ (۱۲)	Speed of rotor in SI	rad/s
SR (۱۳)	Speed regulation	percent
$f$ (۱۴)	Frequency of applied stator voltage	hertz
$f_R$ (۱۵)	Frequency of induced rotor current	hertz
$L_R$ (۱۶)	Rotor inductance	henries
$X_R$ (۱۷)	Rotor reactance	ohms
$X_{BR}$ (۱۸)	Rotor reactance at standstill	ohms
$R_R$ (۱۹)	Rotor resistance	ohms
$Z_R$ (۲۰)	Rotor impedance	ohms
$Z$ (۲۱)	Effective stator impedance per phase	ohms
$E_R$ (۲۲)	Induced rotor voltage at any speed	volts
$E_{BR}$ (۲۳)	Induced rotor voltage at standstill	volts
$s_{po}$ (۲۴)	Slip at pull-out	decimal
$W_1, W_2$ (۲۵)	Wattmeter readings	watts
$P_R$ (۲۶)	Power transferred across air gap into rotor	watts
$P_C$ (۲۷)	Stator core loss	watts
$P_{CuS}$ (۲۸)	Stator copper loss	watts
$P_{CwR}$ (۲۹)	Rotor copper loss	watts
$P_M$ (۳۰)	Mechanical (friction and windage) loss of motor	watts
$r_s$ (۳۱)	Resistance between any two stator lines	ohms
$r_e$ (۳۲)	Effective stator resistance	ohms

علائم بکار برده شده در فصل نهم

۱ - سرعت سنکرون در سیستم ENG

۲ - سرعت سنکرون در سیستم SI

۳ - جریان رتور

۴ - جریان خط

۵ - شار میدان استاتور

- ۶ - زاویه ضربت توان در رتور
- ۷ - گشتاور حاصله در رتور
- ۸ - گشتاور (کوپل) راه انداز
- ۹ - ولتاژ اعمال شده به استاتور (ولتاژ خط)
- ۱۰ - لغزش
- ۱۱ - سرعت رتور در سیستم ENG
- ۱۲ - سرعت رتور در سیستم SI
- ۱۳ - تنظیم سرعت
- ۱۴ - فرکانس منبع تغذیه استاتور
- ۱۵ - فرکانس جریان القاء شده در رتور
- ۱۶ - اندوکتانس رتور (مربوط به هر فاز)
- ۱۷ - راکتانس رتور (مربوط به هر فاز)
- ۱۸ - راکتانس رتور در حالت سکون (مربوط به هر فاز)
- ۱۹ - مقاومت رتور (مربوط به هر فاز)
- ۲۰ - امپدانس رتور (مربوط به هر فاز)
- ۲۱ - امپدانس موئثر استاتور (مربوط به هر فاز)
- ۲۲ - ولتاژ القاء شده در رتور
- ۲۳ - ولتاژ القاء شده در رتور در حالت سکون
- ۲۴ - لغزش در حالت pull-out
- ۲۵ - اعداد و اتمترها
- ۲۶ - توان منتقله از فاصله هوایی که وارد رتور می شود .
- ۲۷ - تلفات هسته در استاتور
- ۲۸ - تلفات مسی در استاتور
- ۲۹ - تلفات مسی در رتور
- ۳۰ - تلفات مکانیکی اعم از اصطکاک و تهییه
- ۳۱ - مقاومت بین دو خط استاتور
- ۳۲ - مقاومت موئثر استاتور

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

# فصل دهم

موتورهای سینکرون سفنا

THE THREE-PHASE SYNCHRONOUS MOTOR

۳۴ صفحه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## فصل ۱۰

### موتورهای سنکرون سه فاز

مقدمه:

تئوری عملکرد و ساختمان موتورهای سنکرون سه فاز مشابه ژنراتورهای سنکرون می‌باشد (فصل ۸). البته باید خاطر نشان ساخت که تفاوت‌های بسیار حائزی بین این دو ماشین سنکرون وجود دارد. رоторهای موتورهای سنکرون سه‌فاز عموماً از نوع قطب بر حسته (۱) بوده و سیم پیچ‌های رotor در موتورهای سنکرون قدری با ژنراتورهای سنکرون متفاوت هستند تا اثر میرایی (۲) بهتر نمایان گردد.

#### ۱-۱۰: ساختمان موتورهای سنکرون: 10-1 CONSTRUCTION

استاتور موتورهای سنکرون مشابه استاتور ژنراتورهای سنکرون و موتورهای آسنکرون می‌باشد و طوری سیم پیچی می‌گردند که تعداد قطبهای استاتور مشابه تعداد قطبهای رotor باشد. رotor موتورهای سنکرون مشابه Rotor ژنراتورهای سنکرون است اما گاهی اوقات سیم پیچ Rotor بر روی Rotor نفس سنجابی سوار می‌شود (شکل ۱-۹). در اینحالت دو مدار برای Rotor حاصل می‌شود. در بخش (۱۰-۳) در همین فصل خواهیم دید که Rotor نفس سنجابی بخاطر راه اندازی موتورهای سنکرون مورد استفاده قرار می‌گیرد. در اینگونه موتورها که Rotorهای آنها از نوع نفس سنجابی است وقتی که موtor سرعت گرفت، سیم پیچ دیگر Rotor موثر می‌گردد و بر مشخصه موtor سنکرون اثر می‌گذارد. امروزه Rotor موتورهای سنکرون کوچک‌آهنربای دائم ساخته می‌شوند تا به تحریک خارجی نیاز نداشته باشیم.

#### 10-2 THEORY OF OPERATION

#### ۲-۱۰ - تئوری عملکرد موتورهای سنکرون سه فاز:

هرگاه به سیم پیچ سه فاز استاتور ولتاژ اعمال کنیم، میدان گردندۀ استاتور پدیدار می‌شود و همانطور که در مبحث موتورهای القائی (اسنکرون) گفتیم این میدان گردندۀ با سرعت سنکرون می‌جرخد (بخش ۲-۹ در فصل ۹). همچنین در موتورهای

سکرون رتور نیز توسط منبع DC تغذیه می‌گردد ولذا رتور نیز میدان مغناطیسی ایجاد می‌کند. شکل (۱ - ۱۰) شمای موتورهای سکرون را نشان می‌دهد.

ابتدا رتدور حالت سکون قرار دارد و وقتی که استاتور را به شبکه وصل کنیم، میدان گردنده استاتور پدیدار می‌گردد که با سرعت سکرون می‌چرخد. این میدان گردنده در شکل (۱ - ۱۰) نشان داده شده که در جهت عقربه ساعت (۱) (CW) می‌چرخد. هنگامیکه قطب شمال (مثبت) میدان استاتور از مقابل قطب جنوب رتور می‌گذرد، نیروی جاذبه بین آن دو ایجاد می‌شود و لذا رتور سعی دارد در جهت عقربه ساعت (CW) بچرخد. اما قبل از اینکه رتور بچرخد میدان استاتور ۱۸۰ درجه چرخیده است و در این حال قطب شمال استاتور در انتهای شکل (۱ - ۱۰) قرار می‌گیرد و در اینصورت رتور را دفع می‌کند (قطبهای همان در مقابل یکدیگر قرار می‌گیرند). لذا رتور سعی می‌کند در جهت خلاف عقربه ساعت (۲) (CCW) بچرخد. از مطالب فوق نتیجه می‌شود که در هنگامیکه میدان گردنده استاتور یک دور کامل می‌زند، در یک نیم دور سعی می‌کند رتور را در جهت عقربه ساعت (CW) و در نیم دور دیگر سعی دارد رتور را در جهت خلاف عقربه ساعت (CCW) بگرداند. در نتیجه رتور هیچگاه نخواهد چرخید. بهمین دلیل است که در موتورهای سکرون گشتاور راهانداز (۳) پدیدار نمی‌شود. در اغلب اوقات به تکنیکهای نیاز داریم که در ابتدای امر رتور را سگردش درآورد، در بخش (۳ - ۱۰) در همین فصل راجع به این روش‌های راه اندازی صحبت می‌کنیم.

حالا فرض کنید که رتور را به نحوی به سرعت نسبتاً زیادی رسانده‌ایم، در این حال رتور با میدان گردنده استاتور قفل می‌شود و در این شرایط گشتاور کار (۴) در موتور سکرون سه فاز پدیدار می‌شود. باید گفت که پس از قفل شدن رتور و میدان گردنده استاتور هر دو با سرعت سکرون می‌چرخند و جهت چرخش رتور توسط حبشه میدان گردنده استاتور دیکته می‌شود. لذا می‌توان حبشه چرخش رتور موتورهای سکرون سه فاز را با تعویض ۲ ترمینال در منبع تغذیه استاتور (شبکه) تعویض نمود (بخش ۱ - ۲ - ۹ در فصل ۹) هنگامیکه رتور موتور سکرون سه فاز با سرعت سکرون می‌چرخد، دو میدان حاصله از استاتور و رتور کاملاً در یک راستا قرار نمی‌گیرند و همواره قطب‌های رتور از قطب‌های استاتور عقب می‌افتد. زاویه این عقب افتادگی، زاویه گشتاور (۵) نامیده می‌شود (α) و این زاویه در شکل (۱ - ۱۰) نشان داده شده است. سا افزایش بار موتور که

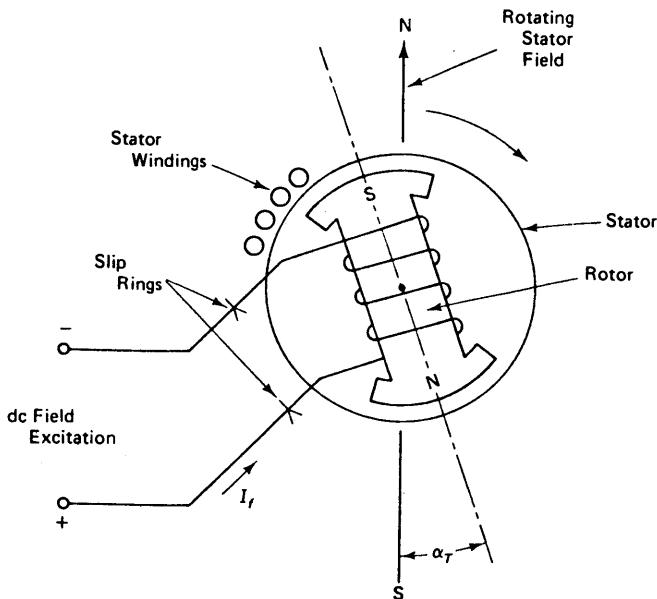
1) Clockwise

2) Counterclockwise

3) Starting torque

4) Operating torque

5) Torque angle



شکل ۱ - ۱۵ شمای یک موتور سنکرون سه فاز

بر روی محور اعمال می‌گردد، زاویه گشتاور ( $\alpha_r$ ) زیاد می‌شود ولی رotor همواره با سرعت سنکرون می‌چرخد. این رفتار آنقدر ادامه می‌باید تا  $90^\circ$  حدود ۹۰ درجه گردد در این لحظه گشتاور حداکثر بوجود می‌آید. اگر باز هم بار را بیشتر کنیم، دو حالت زیر رخ میدهد.

الف: اگر اضافه بار خیلی کم باشد و یا موقتی اعمال شود، لغزش قطب (۱) در موتور پدیدار می‌شود. به عبارت دیگر میدان استاتور، رotor را رها می‌سازد و دوباره در دور بعدی آنرا در اختیار می‌گیرد.

ب: اگر اضافه بار خیلی زیاد باشد و یا موقتی اعمال نشود، موتور از حالت سنکرون خارج شده و می‌ایستد. در این حالت گویند که موتور سنکرونیزم خود را از دست داده است. (۲) باید توجه داشت که دو حالت فوق در موقعی رخ می‌دهد که  $90^\circ$  حدود ۹۰ درجه باشد و به آن زاویه گشتاور بحرانی (۳) مربوط به گشتاور ماکزیمم گفته می‌شود. می‌توان ثابت کرد که در این شرایط  $\alpha_r$  با  $\beta$  زاویه امپدانس سنکرون مساوی خواهد شد.

$$\beta = \arctan \frac{x_p}{r_p} \quad (10-1)$$

1) Pole Slipping

2) Loss of Synchronism

3) Critical Torque Angle

در رابطه اخیر  $r_p$  مقاومت هر فاز استاتور و  $x_p$  راکتانس سنکرون هر فاز استاتور می‌باشد و چون  $x_p$  بمراتب از  $r_p$  بزرگتر است، لذا  $\beta$  حدوده درجه‌می‌باشد. اثبات رابطه فوق از حوصله این کتاب خارج است.

### مثال ۱۰-۱:

ماشین سنکرون مربوط به مثال (۶-۸) در فصل ۸ را بصورت موتور مورد بهره برداری قرار می‌دهیم. زاویه گشتاور مربوط به گشتاور ماکزیمم (۱) را بدست آورید (زاویه گشتاور بحرانی).

### حل

از اعداد مثال (۶-۸) در فصل ۸ داریم:

$$r_p = 0.12 \quad \text{اهم در هر فاز}$$

$$x_p = 1/5 \quad \text{اهم در هر فاز}$$

از رابطه (۱-۱۰) داریم

$$\text{maximum } \alpha_T = \beta = \arctan \frac{1.5 \Omega}{0.12 \Omega} \\ = 85.43^\circ$$

از مطالب فوق در میابیم که در شرایط عادی هردو میدان رتور و استاتور با هم قفل می‌شوند و سرعت موتور سنکرون همواره همان سرعت سنکرون است (حتی در مقابل تغییرات بار). لذا درصد تنظیم سرعت در موتورهای سنکرون صفر درصد است و لذا از این موتورها در مواقعی که به تغییر سرعت نیاز داریم استفاده نمی‌شود.

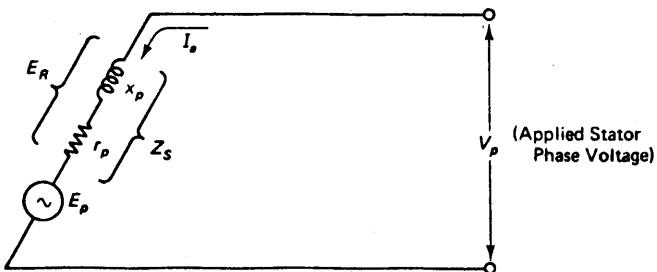
### ۱۰-۲-۱ اثر تغییرات تحریک در موتورهای سنکرون سه فاز

#### 10-2.1 Effect of Field Excitation

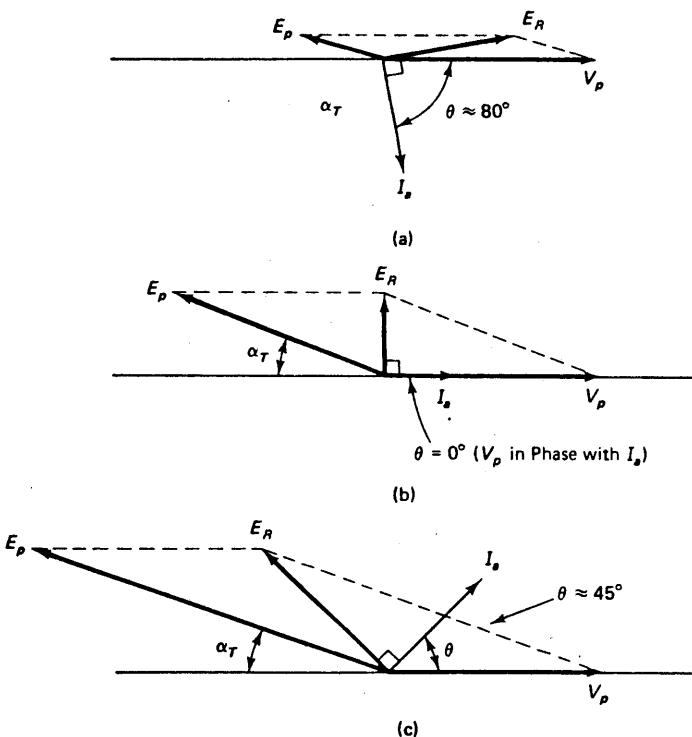
برای تحلیل بهتر اثر تغییرات تحریک در عملکرد موتورهای سنکرون، مدار معادل هر فاز این موتورها را مورد توجه قرار می‌دهیم (شکل ۲-۱۰). این شکل شبیه مدار معادل ژنراتور سنکرون است (فصل ۸). همچنین سه دیاگرام فازوری (۲) شکل (۱۰-۳) را در مدنظر قرار می‌دهیم.

1) Maximum torque

2) Phasor diagram



شکل ۲ - ۱۰ مدار معادل مربوط به هر فاز در موتور سینکرون سه فاز



شکل ۳ - ۱۰ : دیاگرام فازوری مربوط به مدار معادل

شکل ۲ - ۱۰

a : حالت زیر تحریک با ضریب توان پس فاز

b : حالت تحریک نرمال با ضریب توان واحد

c : حالت فوق تحریک با ضریب توان پیش فاز

هرگاه موتور سنکرون مشغول کار است، میدان مغناطیسی حاصله از رتورهای دیپول است. توررا قطع می‌کند ولذا در استاتور ولتاژ ( $E_p$ ) تولید می‌شود که با ولتاژ اعمال شده بر استاتور یا  $V_p$  (ولتاژ منبع تغذیه) مخالفت می‌کند. ولتاژ  $E_p$  اشباعت بسیار زیادی با نیروی ضد محرکه در موتورهای DC دارد (جلد اول). اگر میدانهای استاتور و رتور در یک راستا قرار داشته باشند ( $\alpha_7 = 0^\circ$ ) در اینصورت  $E_p$  و  $V_p$  با هم  $180^\circ$  درجه اختلاف فاز خواهند داشت ولی چون معمولاً  $50\text{~Hz}$  صفر سیمی باشد. یعنی میدانها در یک راستا قرار ندارند، لذا اختلاف فاز بین  $E_p$  و  $V_p$  کمتر از  $180^\circ$  درجه می‌باشد (بمیزان  $\alpha_{71}$  کمتر از  $180^\circ$  درجه). باید گفت که ولتاژ تولید شده درون ماشین ( $E_p$ ) توسط معادلات  $(3 - 8)$  در فصل ۸ بدست می‌آید (مانند ژنراتور سنکرون). از معادلات  $(3 - 8)$  در میابیم که اگر موتور تحت سرعت ثابت سنکرون بچرخد  $E_p$  نابعی از شار حاصله از میدان رتور  $(\phi)$  خواهد بود، بعارت دیگر  $E_p$  در شکل  $(2 - 10)$  نابعی از جریان تحریک  $I_1$  در شکل  $(1 - 10)$  می‌باشد.

با توجه به شکل  $(2 - 10)$ ، ولتاژ  $E_p$  یعنی ولتاژ در دو سرآمدانس ماشین از

جمع فازورهای  $E_n$  و  $V_p$  حاصل می‌شود.

از طرفی طبق قانون اهم جریان استاتور ( $I_a$ ) از تقسیم  $E_R$  بر امپدانس  $Z_p$  پدیدار می‌شود. چون  $x_p$  بمراتب از  $r_p$  بیشتر است. لذا  $Z_p$  کلاً "اندوکتیو" بوده و  $I_a$  از  $E_R$  بمسیران ۹۰ درجه عقب خواهد بود (پس فاز).

در شکل‌های (۱۰-۳) بار موتور ثابت در نظر گرفته شده است و اگر از تغییرات تلفات درون ماشین (۱۱) در این سه حالت صرف‌نظر کنیم . زاویه گشتاور (۱۲) در هر سه حالت پکسان خواهد بود (چرا؟) . اما در این سه حالت ، تحریک متفاوت بوده و لذا  $E_1$  های گوناگون حاصل می‌شود .

در شکل (۱۰-۳a) تحریک خیلی کم است و لذا با توجه به جمع فاژورها در میابیم که  $E_R$  تقریباً با  $V_p$  همفار می‌گردد. چون  $I_a$  بمیزان ۹۰ درجه از عقب است. لذا  $I_a$  بمیزان  $\theta$  درجه از  $V_p$  عقب خواهد بود. معمولاً زاویه بزرگی است (حدود ۸۰ درجه). درنتیجه ضریب توان موتور کم می‌باشد و ضریب توان پس فاز خواهد بود. در شکل (۱۰-۳a) داریم:

$$PF = \cos 80^\circ = 0.17$$

بیه این وضعیت حالت زیر تحریک (۲) گفته می‌شود.

اگر تحریک را افزایش دهیم و بالمال  $E_p$  را زیاد کنیم تا بحالت بحرانی شکل (۱۰-۳b) بررسیم ولتاژ  $E_R$  از  $\sqrt{2}$  جلو می‌افتد (پیش فاز) و این جلو افتادگی حدود ۹۰ درجه می‌باشد. چون  $I_a$  از  $E_R$  در حده عقب است، لذا  $I_a$  همفاز  $\sqrt{2}$  می‌گردد، در اینصورت ضریب توان واحد می‌گردد. در شکل (۱۰-۳b) داریم:

$$(PF = \cos 0^\circ = 1.0)$$

این وضعیت به حالت تحریک نرمال (۱۱) معروف است.

شکل (۱۰-۳c) حالت فوق تحریک (۲) است و در اینحالت  $E_p$  خیلی زیاد است و در نتیجه  $E_R$  بمیزانی بیشتر از ۹۰ درجه از  $\sqrt{2}$  جلو می‌افتد، در اینحالت  $I_a$  از  $\sqrt{2}$  جلو می‌افتد و لذا ضریب توان پیش فاز حاصل می‌گردد. در شکل (۱۰-۳c) داریم:

$$(PF = \cos 45^\circ = 0.707)$$

با توجه به نکات فوق در میابیم که با تنظیم تحریک، می‌توان تحت بار مفروضی از موتور سنکرون در حالت‌های پیش فاز، پس فاز یا تحریک نرمال بهره‌برداری نمود. با توجه به شکل‌های (۱۰-۳) در میابیم که ابتدا در شکل (۱۰-۳a)،  $E_R$  نسبتاً زیاد بود، سپس با تنظیم تحریک  $E_R$  خیلی کم گردید (شکل ۱۰-۳b) و سپس دوباره  $E_R$  بزرگ می‌شود (شکل ۱۰-۳c). همچنین با توجه به این سه شکل می‌توان دریافت که جریان  $I_a$  نیز تقریباً همان مسیر  $E_R$  را در این سه شکل پیموده است (زیاد کم – زیاد).

## ۱۰-۲-۱۰ اثر بار بر روی موتورهای سنکرون سه فاز:

با توجه به شکل (۱۰-۳b) می‌توان چنین گفت:

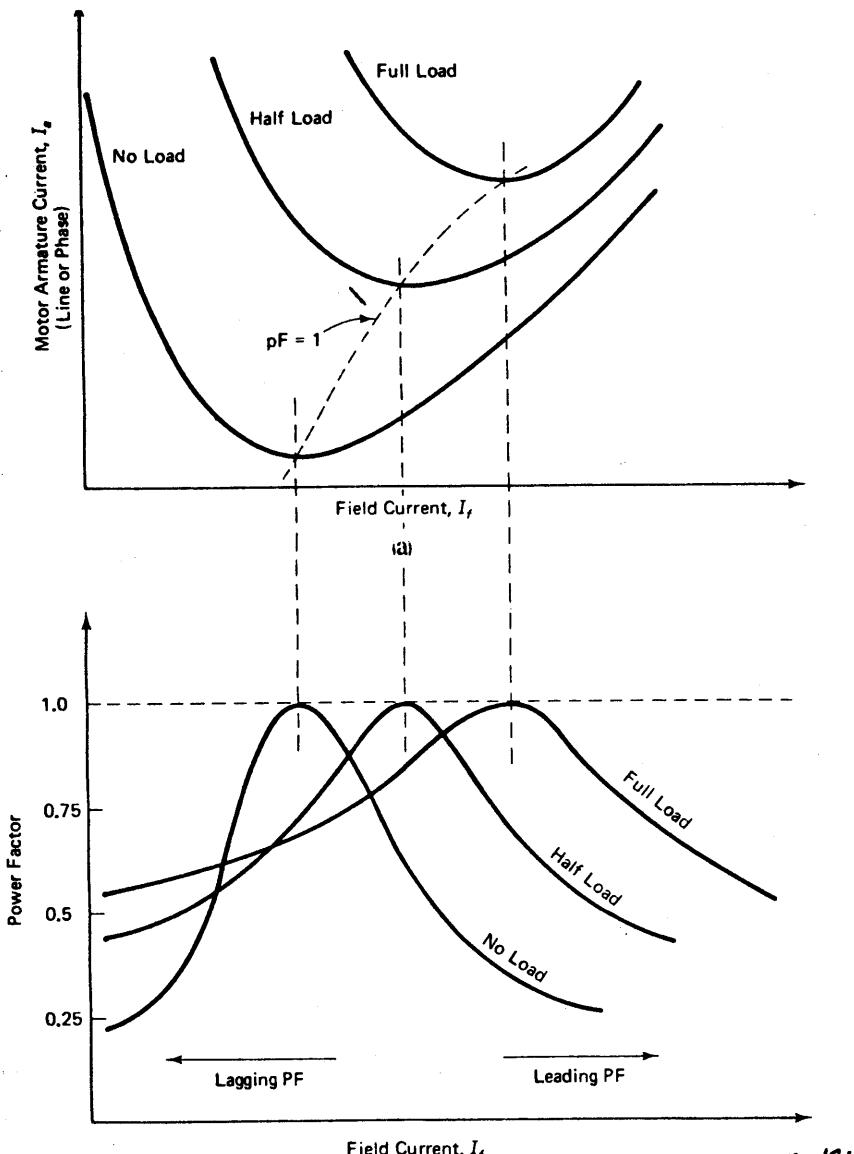
الف: با افزایش بار  $\alpha_T$  زیاد می‌شود.

ب: با افزایش بار یا  $\alpha_T$  ولتاژ  $E_R$  بطرف  $\sqrt{2}$  می‌چرخد.

ج: با چرخیدن  $E_R$  بطرف  $\sqrt{2}$  که در اثر افزایش بار صورت می‌گیرد جریان  $I_a$  نیز بهمان میزان  $\alpha_T$  می‌چرخد.

در اینحالت دیگر ضریب توان واحد نخواهد بود. لذا در این حالت که بار افزایش یافته‌اگر بخواهیم دوباره به ضریب توان واحد بررسیم، باید  $E_p$  را زیاد کنیم به عبارت ساده‌تر باید جریان تحریک را افزایش دهیم. این امر باعث می‌گردد که  $E_R$  به وضعیت شکل (۱۰-۳b) بچرخد و ضریب توان واحد حاصل گردد.

حال دوباره وضعیت شکل ( ۱۰ - ۳۵ ) را در نظر می گیریم و فرض می کنیم تحریک ثابت باشد (  $E_p$  تغییر نکند ) . حال اگر بار افزایش یابد ،  $\alpha_T$  زیاد شده و  $E_p$  در جهت عقریه ساعت می چرخد ، لذا  $E_R$  زیاد می گردد و در نتیجه  $I_a$  افزایش پیدا می کند ، این امر را در بخش موتورهای DC ( جلد اول ) اثبات کردیم که در اثر افزایش بار ( گشتاور



شکل ۱۰ - ۳۵

a : منحنی V شکل مربوط به تغییرات جریان اسستور بر حسب حریان تحریک  
b : منحنی V شکل مربوط به تغییرات جریان اسستور بر حسب حریان تحریک

(۱) جریان آرمیچر افزایش می‌یابد. در موتور سنکرون نیز افزایش بار باعث افزایش جریان استاتور  $I_a$  می‌گردد.

### ۳-۲-۱۰ منحنی‌های سنکرون سه فاز:

#### 10-2.3 Synchronous Motor V Curves

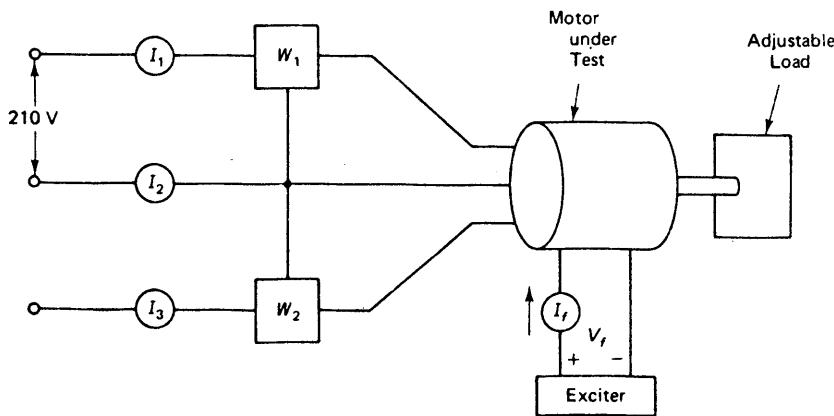
مطالب بخش‌های قبلی (۱-۲-۱۰) و (۲-۲-۱۰) را می‌توان بسهولت بر روی منحنی‌های متداولی مشاهده نمود. یکی از این منحنی‌ها در شکل (۱۰-۴-a) رسم شده است که تغییرات جریان استاتور را بر حسب جریان تحریک نشان می‌دهد ( $I_a$  بر حسب  $I_f$ ) . این منحنی‌ها شبیه V می‌باشد. منحنی‌های متداول دیگری وجود دارند که تغییرات ضریب توان را بر حسب جریان تحریک ( $I_f$ ) نشان می‌دهد (شکل ۱۰-۴-b) . این منحنی‌ها شبیه V معکوس می‌باشد

حال بهتر است به مطالب بخش‌های (۱-۲-۱۰) و (۲-۲-۱۰) رجوع کنیم

و در تمامی مراحل به شکل‌های (۱۰-۴) توجه داشته باشیم. از نظر تئوری کمترین جریان خط (۲) در تحت باری مفروض و تحریکی مشخص در ضریب توان واحد رخ می‌دهد. این امر در شکل‌های (۴-۱۰) نشان داده شده است.

### ۱۰-۲ مثال

یک موتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است



شکل ۵-۱۰: از آزمایش، مربوط به تعیین منحنی V شکل در موتور سنکرون سه فاز

1) Load, Torque

2) Line-Current

ولت ۲۱۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

اسب بخار ۲ = توان اسمی

این موتور را مطابق شکل (۱۰-۵) در آزمایشگاه مورد آزمایش قرار می‌دهیم و آزمایش‌های در شرایط بی‌باری و نصف بار اسمی (یک اسب بخاریا ه ۷۵ وات) بر روی آن انجام می‌دهیم

Table 10-1 No load

$I_f$ (A)	$I$ (A)	$W_1$ (W)	$W_2$ (W)	PF
3	5	680	-250	0.24
6	3.5	500	-100	0.31
7.5	2.6	400	0	0.42
9	1.8	300	60	0.55
11	1.05	190	190	0.995
12	1.25	150	230	0.84
13	1.55	100	300	0.71
15	2.4	-20	430	0.47
16	3	-100	500	0.37
17.5	4.4	-200	600	0.25

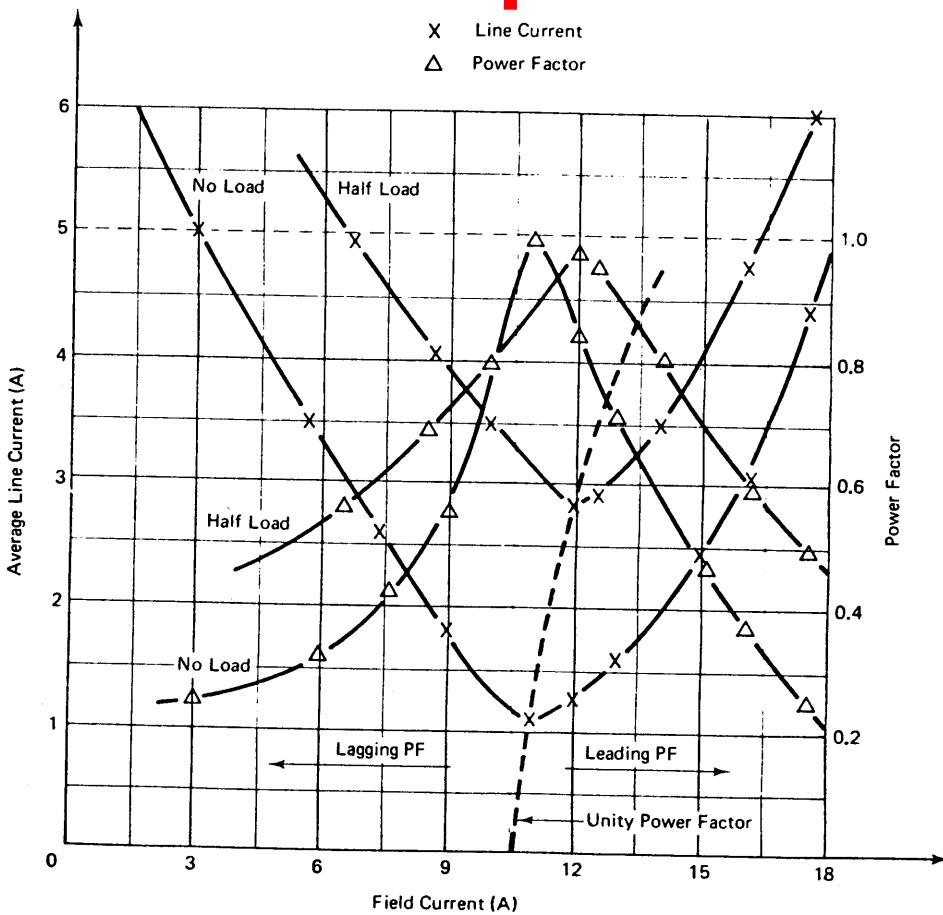
جدول ۱ - ۱۰ مربوط به آزمایش بی‌باری در موتور سنکرون سه فاز (مثال ۲ - ۱۰).

Table 10-2 Half load

$I_f$ (A)	$I$ (A)	$W_1$ (W)	$W_2$ (W)	PF
6.5	4.95	830	180	0.56
8.5	4.02	680	310	0.68
10	3.48	590	410	0.79
12	2.8	480	510	0.97
12.5	2.9	430	570	0.95
14	3.5	350	670	0.80
16	4.8	240	800	0.60
17.4	6.0	150	930	0.49

جدول ۲ - ۱۰ مربوط به آزمایش نصف بار اسمی در موتور سنکرون (مثال ۲ - ۱۰).

جداول (۱ - ۱۰) ، (۲ - ۱۰) اعداد مربوط به آزمایشها را نشان می‌دهد . حریان I در این جداول مقدار متوسط حریانهای ۱، ۲، ۳، ۴ می‌باشد . مطلوبست رسم منحنی‌های V شکل این موتور در دو حالت بی‌باری و نصف بار اسمی .



شکل ۶-۱۰: منحنی های V شکل و V شکل معکوس مربوط به مثال ۲-۱۰ محور افقی: جریان تحریک. محور عمودی سمت-چپ: جریان استاتور محور عمودی سمت راست: ضریب توان

حل:

منحنی جریان متوسط I را بر حسب جریان تحریک در دو حالت فوق رسم می کنیم (شکل ۶-۱۰) این منحنی ها بصورت V شکل هستند. حال برای رسم منحنی های V شکل معکوس مربوط به این موتور، باید ضریب توان را در حالات مختلف بدست آورد. برای این منظور از اعداد و اتمترهای  $W_1$  و  $W_2$  استفاده کرده و سپس ضریب توان را در حالت های مختلف از رابطه زیر بدست می آوریم.

$$PF = \cos \theta = \frac{W_1 + W_2}{\sqrt{3} V_L I_L}$$

مثلا در حالت بی باری و جریان تحریک ۳۰ آمپر ازیم.

$$PF = \frac{680 \text{ W} - 250 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 210 \text{ V} \times 5 \text{ A}} = 0.24$$

حال ضریب توان را در حالت‌های گوناگون بدست آورده و ضریب توانها را در حداول (۱-۱۵) و (۲-۱۵) یادداشت می‌کیم . حال منحنی‌های  $V$  شکل معکوس مربوط به ضریب توان را در شکل (۶-۱۵) رسم می‌کیم . بسیار جالب است بدانیم که در حالتی که ضریب توان واحد است و اتمترهای  $W_1$  و  $\frac{W_2}{2}$  اعداد مساوی و مثبت نشان را می‌دهند ، منحنی‌های  $V$  شکل در تنظیم جریان تحریک (۱) بسیار موثر و مفید هستند ، و می‌توان ضریب توان مورد نیاز را برای موتور تنظیم نمود . از این امر برای تحقیص ضریب توان (۲) استفاده می‌شود و در بخش (۶-۱۰) همین فصل درباره این موضوع بیشتر توضیح می‌دهیم .

### 10-3 SYNCHRONOUS MOTOR STARTING TECHNIQUES

۳-۱۰ روش‌های مختلف راه اندازی در موتورهای سنکرون سه فاز :  
در قسمت‌های قبلی گفتیم که در اینگونه موتورها گشتاور راه انداز پدیدار نمی‌شود . لذا باید از روش‌های مختلفی برای راه اندازی موتورهای سنکرون استفاده کرد . با این روشها موتور را به سرعت نسبتاً بالائی می‌رسانیم و سپس تحریک را اعمال می‌کنیم در اینصورت سنکرونیزم موتور پا بر جا باقی می‌ماند . ما در زیر دو روش مختلف راه اندازی را توضیح می‌دهیم .

۱-۳-۱۰: استفاده از محرك گرداننده کمکی :  
**10-3.1 Auxillary Drive**  
اگر بتوانیم بار را از موتور جدا کنیم ، در اینصورت می‌توان برای راه اندازی آن از این روش استفاده کرد . در اینحالات از یک موتور کوچک که بر روی محور (۳) موتور سنکرون نصب شده است جهت راه اندازی استفاده می‌شود ، هرگاه موتور سنکرون توسط این موتور کمکی به سرعت سنکرون رسید جریان تحریک به رотор موتور سنکرون اعمال می‌گردد . در این هنگام موتور در حالت سنکرونیزم باقی می‌ماند و سپس موتور کمکی را خاموش می‌نماییم . آنگاه بار را به موتور سنکرون وصل می‌کنیم . از آنجایی که در مرحله راه اندازی موتور کمکی باید موتور سنکرون سی بار را بچرخش درآورد لذا توان اسمی موتور کمکی می‌تواند حدود ۱۰% توان اسمی موتور سنکرون سه فاز باشد . به عبارت دیگر یک موتور کمکی یک

1) Field , Current

2) Power Factor Correction

3) Shaft

اسب بخار یا یک کیلو واتی می‌تواند برای راه اندازی یک موتور سنکرون ۱۰ اسب بخاری یا ۱۰ کیلو واتی مورد استفاده قرار گیرد ، معمولاً موتورهای کمکی از انواع زیر انتخاب می‌شوند .

الف: موتورهای القائی (اسنکرون)

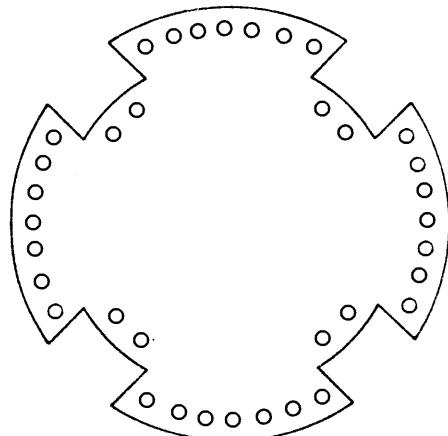
ب: موتورهای DC (جلد اول)

هنگامیکه از موتورهای DC استفاده شود و موtor سنکرون بحالت سنکرونیزم رود ، در اینصورت با استفاده از روش ترمز دینامیکی (جلد اول) بسرعت می‌توان موtor DC را خاموش و ساکن نمود (بخش ۱۱-۵ در جلد اول) .

## ۲-۳-۱۰ راه اندازی موتورهای سنکرون سه فاز بصورت اسکرون :

### 10-3-2 Induction Start-Synchronous Run

در این روش سیم پیچ رتور بر روی رotor قفس سنجابی قرار می‌گیرد . به عبارت دیگر در رتور دومدار وجود دارد . هرگاه به استاتور ولتاژ اعمال شود و مدار تحریک هنوز برق دار نشده باشد ، موtor بصورت موtor اسنکرون (القائی) راه اندازی می‌شود و سرعتش زیاد می‌گردد تا بالآخر به لغزشی حدود ۵ الی ۱۰ % می‌رسد . در این لحظه مدار تحریک را برق دار می‌کنیم و موtor سنکرونیزم خود را بدست می‌آورد و رotor با سرعت سنکرون به چرخش خود ادامه می‌دهد . در حالتی که رotor با سرعت سنکرون می‌چرخد ، در مدار قفس سنجابی جریان بوجود نمی‌آید (چرا؟) ولذا بر روی عملکرد موtor اثر نمی‌گذارد . به سیم پیچی که در رotor فقط نقش راه اندازی را ایفا می‌کند amortisseur گفته می‌شود و علاوه بر راه اندازی موtor ، هنگام تغییرات بار که نوساناتی Winding



شکل ۷-۱۰ رотор قفس سنجابی / نوع قطب سرحسته

در ماشین رخ می‌دهد تا زاویه  $5^\circ$ : در وضعیت حدید مستقر گردد، این نوسانات را مستهلک می‌سازد. بدین جهت به این سیم پیچ لفظ سیم پیچ میراساز (مستهلک کننده) یا Damper-winding نیز اطلاق می‌گردد. شکل (۷-۱۰) نمای ساده اینگونه رتورها را نشان می‌دهد.

#### ۴-۱۰: تحلیل عددی توان، راندمان و گشتاور در موتورهای سنکرون سه فاز:

#### 10-4 NUMERICAL ANALYSIS: POWER, EFFICIENCY, AND TORQUE

با توجه به مطالب بخش‌های قلی معادلاتی برای موتورهای سنکرون سه فاز ذکر می‌کنیم. البته در این تحلیل فرضیاتی احتمال داده‌ایم نا محاسبات سه‌لتر احتمال گیرد و حتی الامکان نتایجی با تقریب خوب حاصل گردد.

#### ۱-۱۰ توان و راندمان

چون در موتورهای سنکرون توان خروجی از نوع مکانیکی است، لذا اندازه‌گیری آن قادری مشکل است. لذا سعی می‌شود مانند موتورهای DC (حلد اول) توان خروجی از رابطه زیر بدست آید:

کل تلفات درون موتور - توان ورودی موتور = توان خروجی موتور  
برای بررسی تلفات درون موتور سنکرون سه فاز دیاگرام مطابق شکل (۸-۱۰) که به دیاگرام پخش توان معروف است در نظر می‌گیریم. البته در این دیاگرام، تلفات مدار تحریک رتورنشان داده نشده است. اگر ضریب توان موتور سنکرون معلوم باشد توان ورودی از رابطه (۹-۲۴) بدست می‌آید در غیر اینصورت از روش دو و اتمتری (معادلات ۹-۲۵) استفاده کرده و توان ورودی را بدست می‌وریم، اگر تلفات مسی استاتور (از توان ورودی کسر شود) بتوان حاصله متوسط موتور پیدیدار می‌گیرد ( $P_{dev} - P_{Cu}$ ) .

$$P_{Cu} = 3r_p I_a^2 \quad (10-2)$$

$$P_{dev} = P_i - P_{Cu} \quad (10-3)$$

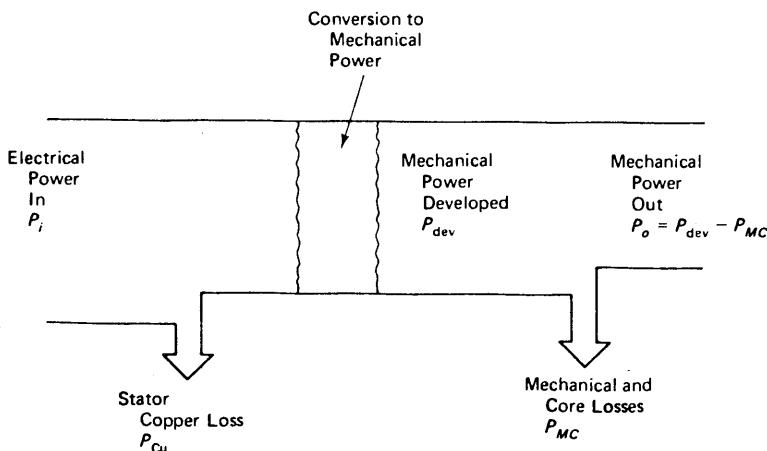
باید توجه داشت که در رابطه (۱۰-۲) تلفات مسی مربوط به هر سه فاز حساب شده است. با آنکه تلفات هسته در استاتور و رتور تواناً وجود دارد ولی ما تمامی تلفات هسته را بصورت یک‌کاسه با تلفات مکانیکی (تهویه و اصطکاک) منظور می‌نماییم ( $P_{MC}$ ) . حال اگر تلفات هسته و مکانیکی ( $P_{MC}$ ) از توان حاصله کسر شود توان خروجی ماشین بدست می‌شود.

$$P_o = P_{dev} - P_{MC} \quad (10-4)$$

با جایگزین رابطه‌های (۱۰-۳) و (۱۰-۲) در رابطه (۱۰-۴) داریم.

$$P_o = P_i - P_{Cu} - P_{MC} \quad (10-5)$$

از رابطه (۱۰-۴) در میابیم که هرگاه موتور بی‌بار باشد ( $P_o = 0$ ) درینصورت توان حاصله با مجموع تلفات هسته و تلفات مکانیکی برابراست. از آنجایی که PMC از آزمایش بی‌باری موتور بدست می‌آید، ما از آن در آزمایش یار اسمی نیز استفاده می‌کنیم و آنرا از بی‌باری تا بار کامل (۱) ثابت در نظر می‌گیریم.



شکل ۱۰-۱ دیاگرام پخش توان در موتورهای سنکرون سه فاز

تلفات مسی رتور نیز باید در محاسبات راندمان وارد گردد و با توجه به مدار شکل (۱۰-۵) این تلفات اینچین است.

$$P_f = V_f I_f = R_f I_f^2 \quad (10-6)$$

لذا راندمان موتور سنکرون سه فاز اینچین بدست می‌آید.

$$\eta(\%) = \frac{P_i - P_{Cu} - P_{MC} - P_f}{P_i} \times 100 \quad (10-7)$$

مثال ۱۰-۳:

یک موتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است.

ولت ۲۱۰ = ولتاژ اسمی ترمیナル (ولتاژ خط)

آمپر ۸ = جریان اسمی (جریان خطی)

ستاره (Y) = طرز اتصال سیم پیچ استاتور  
 اهم ۰/۶ = مقاومت هر فاز استاتور ( $r_p$ )  
 اهم ۶/۳ = راکتانس هر فاز استاتور ( $x_p$ )

زیر تحریک (underexcited) = نوع تحریک  
 $T_f$  میز ۱۰ = حریان تحریک  
 اهم ۱/۵ = مقاومت مدار تحریک ( $R_f$ )

این موتور را مطابق شکل (۵-۱۰) مورد آزمایش قرار می‌دهیم و حریان تحریک را ثابت نگه میداریم نتایج آزمایش‌های بی‌باری و بار اسمی (بار کامل) مطابق ذیل است.

$$\text{No-load test: } V_L = 210 \text{ V}, \quad I_L = 1.6 \text{ A (average)}$$

$$W_1 = 300 \text{ W}, \quad W_2 = -30 \text{ W}$$

$$\text{Full-load test: } V_L = 210 \text{ V}, \quad I_L = 8 \text{ A (average)}$$

$$W_1 = 1400 \text{ W}, \quad W_2 = 1200 \text{ W}$$

مطلوبست :

- الف: ضریب توان موتور در حالت بی‌باری
- ب: ضریب توان موتور در حالت بار اسمی (بار کامل)
- ج: راندمان در بار اسمی (بار کامل)

حل :

الف: از آزمایش بی‌باری داریم :

$$P_i = W_1 + W_2 = 300 \text{ W} - 30 \text{ W} = 270 \text{ W}$$

از رابطه (۹-۲۴) داریم :

$$PF = \cos \theta = \frac{270 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 210 \text{ V} \times 1.6 \text{ A}}$$

no-load PF = 0.46 lagging (since it is underexcited)

باید توجه داشت که ضریب توان فوق پس فاز است زیرا در حالت زیر تحریک ماشین را مورد تست قرار داده‌ایم .  
 ب. از آزمایش بار اسمی داریم .

$$\begin{aligned} \text{PF} &= \frac{2600 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 210 \text{ V} \times 8 \text{ A}} \\ &= 0.89 \text{ lagging (since it is underexcited)} \end{aligned}$$

ضریب توان فوق پس فاز است زیرا در حالت زیرتحریک ماشین را مورد آزمایش قرار داده‌ایم.

ج. در حالت بی‌باری تلفات مسی استاتور اینچنین است (رابطه ۲ - ۱۰) :

$$P_{Cu} = 3 \times 0.6 \Omega \times 1.6 \text{ A}^2 = 4.6 \text{ W}$$

از رابطه (۱۰ - ۳) داریم ،

$$P_{dev} = 270 \text{ W} - 4.6 \text{ W} = 265.4 \text{ W}$$

در حالت بی‌باری توان حاصله با مجموع تلفات هسته و توان مکانیکی برابر است. لذا:

$$P_{MC} = 265.4 \text{ W}$$

تلفات مسی استاتور در بار اسمی بقرار زیر است.

$$P_{Cu} = 3 \times 0.6 \Omega \times 8 \text{ A}^2 = 115.2 \text{ W}$$

تلفات مدار تحریک بقرار زیر است (معادله ۶ - ۱۰) .

$$P_f = R_f I_f^2 = 1.5 \Omega \times 10 \text{ A}^2 = 150 \text{ W}$$

و بالاخره راندمان اینچنین بدست می‌آید (رابطه ۷ - ۱۰)

$$\begin{aligned} \eta &= \frac{2600 \text{ W} - 115.2 \text{ W} - 265.4 \text{ W} - 150 \text{ W}}{2600 \text{ W}} \times 100 \\ &= 79.6\% \end{aligned}$$

#### ۱۰-۴-۲ گشتاور (کوپل)

در محاسبات مربوط به گشتاور یک رابطه تقریبی برای زاویه گشتاور ( $\alpha_t$ ) بدست می‌آوریم . با توجه به شکل (۲ - ۱۰) در میابیم که  $E_R$  مجموع فازورهای  $I_a r_p + I_a x_p$  خواهد بود و چون  $x_p$  از  $r_p$  بمراتب بزرگتر است. لذا با تقریب خوب داریم .

$$E_R = I_a x_p \quad (10-8)$$

با توجه به شکل‌های (۳ - ۱۰) در هر حالت در میابیم که مولفه فاعم  $E_R$  اینچنین است .

$$\text{vertical component} = E_R \sin (90^\circ - \theta) \quad (10-9)$$

چون ( $\sin (90^\circ - \theta) = \cos \theta$ ) همان  $\cos \theta$  یا ضریب توان است، لذا رابطه (۹ - ۱۰) اینچنین

$$\text{vertical component} = E_R \times \text{PF} \quad (10-10)$$

با بکارگیری علم مثلثات در شکل‌های (۱۰-۳) داریم ،

$$\begin{aligned} \sin \alpha_T &= \frac{\text{vertical component of } E_R}{E_p} \\ &= \frac{E_R \times \text{PF}}{E_p} \end{aligned} \quad (10-11)$$

$$\alpha_T = \arcsin \frac{E_R \times \text{PF}}{E_p} \quad (10-12)$$

رابطه (۱۰-۱۲) یک رابطه تقریبی اما مفید است . ولتاژ تولید شده در هر فاز موتور از رابطه زیر بدست می‌آید .

$$E_p = \sqrt{(V_p \cos \theta - I_a r_p)^2 + (I_a x_p \pm V_p \sin \theta)^2} \quad (+ \text{ for leading PF, } - \text{ for lagging PF}) \quad (10-13)$$

در رابطه اخیر  $E_p$  ولتاژ هر فاز مربوط به منبع تغذیه استاتور می‌باشد . اثبات رابطه (۱۰-۱۳) به عهده دانشجویان است :

مثال ۱۰-۴ :

موتوری مطابق مثال (۱۰-۳) را در نظر می‌گیریم مطلوب است :

الف : زاویه گشتاور در حالت بی‌باری .

ب : زاویه گشتاور در حالت بار اسمی (بار کامل)

حل

الف : ابتدا  $E_p$  را از رابطه (۱۰-۱۳) بدست می‌وریم . چون اتصال استاتور ستاره (۲) می‌باشد . لذا :

$$V_p = \frac{210 \text{ V}}{\sqrt{3}} = 121 \text{ V}$$

$$I_a = I_L$$

از بند الف در مثال (۱۰-۳) داریم .

$$\text{PF} = \cos \theta = 0.46$$

$$\theta = 62.6^\circ$$

$$\sin \theta = 0.89$$

لذا :

$$E_p = \sqrt{(121 \times 0.46)^2 + (121 \times 0.89)^2} = (1.6 \times 121) + (1.2 \times 121) = 111 \text{ V}$$

از رابطه (۸ - ۱۰) داریم .

$$E_R = 1.6 \text{ A} \times 6.3 \Omega = 10.1 \text{ V}$$

از رابطه (۱۰ - ۱۲) داریم .

$$\alpha_T = \arcsin \left( 10.1 \times \frac{0.46}{111.9} \right)$$

$$= 2.38^\circ$$

ب در اینحالت از مقادیر اسما مده در مثال (۳ - ۱۰) استفاده می شود . لذا :

$$PF = \cos \theta = 0.89$$

$$\theta = 27.13^\circ$$

$$\sin \theta = 0.46$$

$$E_P = \sqrt{(121 \times 0.89 - 8 \times 0.6)^2 + (8 \times 6.3 - 121 \times 0.46)^2}$$

$$= 103 \text{ V}$$

از رابطه (۸ - ۱۰) داریم .

$$E_R = 8 \text{ A} \times 6.3 \Omega = 50.4 \text{ V}$$

از رابطه (۱۰ - ۱۲) داریم .

$$\alpha_T = \arcsin \left( 50.4 \times \frac{0.89}{103} \right)$$

$$= 25.82^\circ$$

گشتاور خروجی و گشتاور حاصله با استفاده از روابط (۳ - ۵) در فصل ۵ (حل اول) بدست سی آید زیرا ما در مثال (۳ - ۱۰) توانهای خروجی و توانهای حاصله را بدست آوردهیم .

اما فقط توجه کنید که سرعت در این موتورها همان سرعت سنکرون می باشد .

**مثال ۵ - ۱۰ (سیستم ENG) :**

موتوری مطابق مثال (۳ - ۱۰) در نظر می گیریم و فرکانس اسمی آنرا ۶۰ هرتز منظور می داریم گشتاور خروجی و گشتاور حاصله در موتور را در بار اسمی بیابیم .

**حل :**

از رابطه (۳ - ۵) در جلد اول استفاده می کنیم و می دانیم  $\tau$  همان سرعت سنکرون است (رابطه ۹ - ۱) .

$$\tau = \tau_s = 120 \times \frac{60 \text{ Hz}}{4 \text{ poles}} = 1800 \text{ rev/min}$$

از مثال (۳ - ۱۰) در میابیم که .

$$P_{dev} = 2600 \text{ W} - 115.2 \text{ W} = 2484.8 \text{ W}$$

برای آشنا شدن بیشتر به طرز محاسبه رابطه فوق به معادله (۳-۱۰) رجوع شود.  
از رابطه (۳-۵) استفاده می‌کنیم (جلد اول) :

$$T_{dev} = 7.04 \times \frac{2484.8 \text{ W}}{1800 \text{ rev/min}} = 9.7 \text{ ft-lb}$$

توان خروجی از کسر  $P_{MC}$  و توان حاصله بدست می‌آید (شکل ۳-۸) :

$$P_o = 2484.8 \text{ W} - 265.4 \text{ W} = 2219.4 \text{ W}$$

از رابطه (۳-۵) داریم، (جلد اول) :

$$T_o = 7.04 \times \frac{2219.4 \text{ W}}{1800 \text{ rev/min}}$$

$$= 8.68 \text{ ft-lb}$$

#### مثال ۶-۱۰ (سیستم SI)

موتوری مطابق موتور مثال (۳-۱۰) در نظر می‌گیریم و فرکانس اسمی آنرا ۵۰ هرتز منظور می‌داریم، مطلوبست محاسبه گشتاور حاصله و گشتاور خروجی در بار اسمی.

#### حل

از رابطه (۳-۵) در جلد اول استفاده می‌کنیم و می‌دانیم همان سرعت سنکرون است (رابطه ۹-۱b) :

$$\omega = \omega_s = 4\pi \times \frac{50 \text{ Hz}}{2 \text{ poles}} = 314 \text{ rad/s}$$

از مثال (۳-۱۰) داریم :

$$P_{dev} = 2600 \text{ W} - 115.2 \text{ W} = 2484.8 \text{ W} = 2.48 \text{ kW}$$

برای آشنا شدن بیشتر به طرز محاسبه رابطه فوق به معادله (۳-۱۰) رجوع شود.  
از رابطه (۳-۵) داریم (جلد اول) :

$$T_{dev} = 1000 \times \frac{2.48 \text{ kW}}{314 \text{ rad/s}}$$

$$= 7.9 \text{ N-m}$$

توان خروجی از کسر  $P_{MC}$  و توان حاصله بدست می‌آید (شکل ۳-۸) :

$$P_o = 2484.8 \text{ W} - 265.4 \text{ W} = 2219.4 \text{ W} = 2.22 \text{ kW}$$

از رابطه (۳-۵) داریم (جلد اول) :

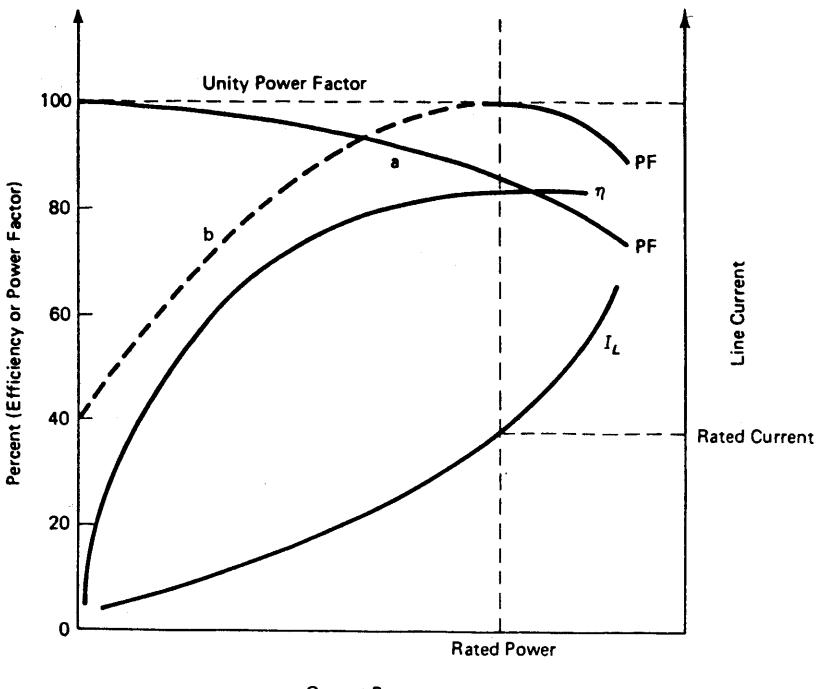
$$T_o = 1000 \times \frac{2.22 \text{ kW}}{314 \text{ rad/s}} = 7.1 \text{ N-m}$$

۵-۱۰ منحنی مشخصه‌های متداول برای موتورهای سنکرون سه فاز:

در موتورهای سنکرون نیز منحنی مشخصه‌های همانند موتورهای القائی (اسنکرون) وجود دارد. شکل (۹-۱۰) یک نمونه از این منحنی مشخصه‌ها را برای موتورهای سنکرون نشان می‌دهد و در تمامی این منحنی‌ها جریان تحریک موتور ثابت نگهداشته شده است. منحنی‌های شکل (۹-۱۰) تغییرات جریان خط، راندمان، ضریب توان را بر حسب توان خروجی تحت تحریک ثابت نشان می‌دهند.

در منحنی (۹-۱۰) دو منحنی برای ضریب توان رسم شده است که از منحنی‌ها با علامت  $a$  مشخص شده و دیگری با علامت  $b$  رسم شده است. باید گفت که در منحنی  $a$  تحریک طوری تنظیم شده است که ضریب توان در بی‌باری واحد باشد. در منحنی دوم ضریب توان (منحنی  $b$ ) تحریک طوری تنظیم شده که ضریب توان واحد در بار اسمی (بار کامل) رخ دهد.

در هردو حالت ضریب توان واحد موقعی رخ می‌دهد که با تغییر جریان تحریک به نقطه‌ای بررسیم که جریان خط می‌نیم گردد. این نقطه (جریان می‌نیم) مربوط به



شکل ۹-۱۰: منحنی‌های مشخصه موتورهای سنکرون سه فاز  
محور افقی: توان خروجی

محور عمودی سمت چپ: راندمان و ضریب توان بر حسب درصد

محور عمودی سمت راست: جریان خط که موتور را از شبکه می‌گشد

ضریب توان واحد است (شکل ۶-۱۰). باید گفت که در منحنی (b) آن قسمت خط چین مربوط به ضریب توان پیش فاز بوده و قسمت توپر مربوط به ضریب توان پس فاز میباشد.

#### ۶-۱۰ تصحیح ضریب توان:

##### 10-6 POWER FACTOR CORRECTION

روند بهبود و افزایش ضریب توان منبع تغذیه را تصحیح ضریب توان می‌گویند. قبل از اینکه این قسمت را مطالعه کنید بخش‌های (۱-۲) و (۴-۱) را در فصل هفتم مرور کنید و بخوبی مثال (۲-۲۴) را در این فصل درک نمایید.

در فصل هفتم گفته شد که ضریب توان واحد هم به نفع مصرف کننده و هم به نفع تغذیه کننده می‌باشد. در فصل هفتم دیدیم که اگر ضریب توان کم باشد در اینصورت تنظیم ولتاژ و راندمان مطلوب نخواهد بود. برای مطالعه بیشتر به مثال‌های (۱۹-۷)، (۱۶-۷) در فصل ۷ و (۸-۶)، (۸-۸) در فصل ۸ مراجعه کنید.

#### ۱-۶-۱۰ علل کاهش ضریب توان:

**10-6.1 Causes of a Low Power Factor**  
در تاسیسات صنعتی لوازم گوناگونی وجود دارند که بر کم شدن ضریب توان موثراند این لوازم عبارتند از:

- ۱- موتورهای القائی (اسنکرون) که بار آنها کم باشد و دارای ضریب توان کوچک هستند (شکل ۹-۱۵).
- ۲- ترانسفورماتورهای توزیع (۱) در حالت بی‌باری دارای ضریب توان کم می‌باشد.
- ۳- ماشینهای جوش‌یا قوس الکتریکی دارای ضریب توان نسبتاً کمی هستند (حدود ۷۵٪ یا ۵۰٪).

۴- لامپهای جیوه یا فلورسنت دارای ضریب توان کوچکی هستند (حدود ۵۵٪ یا ۵٪) البته باید گفت که اینگونه لامپها مجهز به لوازمی هستند که ضریب توان آنها را بهبود می‌بخشد.

#### ۲-۶-۱۰ معایب ضریب توان کم:

##### 10-6.2 Disadvantages of a Low Power Factor

اگر با ضریب توان کم از تاسیساتی بهره‌برداری کنیم معایبی در نحوه بهره‌برداری سروز می‌کند. یکی از این معایب پائین آمدن راندمان بوده که قبل از آن اشاره شد. یکی دیگر از معایب ضریب توان کم هزینه‌های اضافی مربوط به بهره‌برداری است و می‌توان

برخی از آنها را نام برد:

۱ - اگر تاسیساتی به ۷۰۰ کیلو وات برق نیاز داشته باشد و ضریب توان آن ۰/۷ در نظر گرفته شود، لذا ترانسفورماتور توزیع مربوط به این تاسیسات باید توانی معادل ۱۰۰۰ کیلوولت آمپر داشته باشد. در نتیجه این ترانسفورماتور بمراتب از ترانسفورماتور ۷۰۰ کیلو ولت آمپری که در حالت ضریب توان واحد مورد استفاده قرار می‌گیرد گرانتر است.

۲ - اگر بخواهیم توان مفروضی را تحت ضریب توان ۰/۷ تغذیه کنیم، سطح مقطع سیمها و کابلها باید دو برابر سطح مقطع حالتی باشد که بخواهیم همان توان را تحت ضریب توان واحد تغذیه نمائیم.

۳ - برخی از شرکتها بر قرار ضریب توان پائین باشد مشترک را جرمیه مالی می‌نمایند.

۴ - برخی از شرکتها علاوه بر گرفتن پول ماهیانه بابت کیلو وات ساعت مصرفی پولی نیز بابت کیلو وار ساعت مصرفی از مشترکین دریافت می‌کنند. لذا اگر ضریب توان کم باشد مشترکین باید پول بیشتری بخطاطر کیلو وار ساعت مصرفی بپردازند.

### ۳-۶-۱۰ راههای بهبود ضریب توان:

#### 10-6.3 Ways to Improve the Power Factor

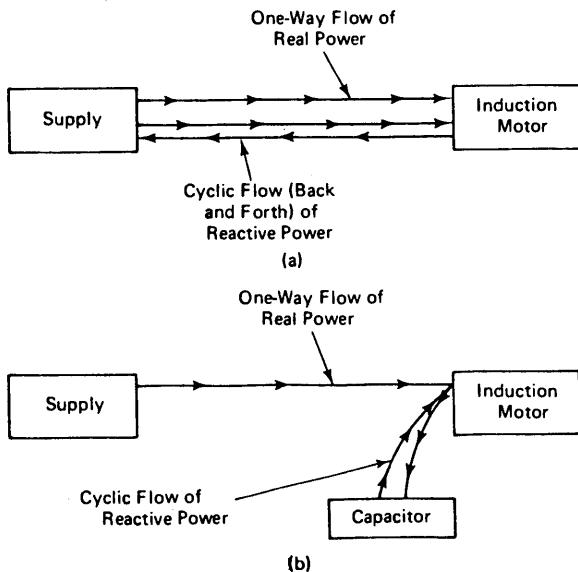
یکی از راههای بهبود ضریب توان آنستکه از لوازم ذکر شده در بخش (۱-۶) پرهیز کنیم که عموماً این امر غیر ممکن است. برای آنکه بهتر درک کنیم چگونه می‌توانیم ضریب توان را بهبود بخشیم و لوازم مورد نیاز برای این امر را چگونه انتخاب نمائیم، باید ابتدا بفهمیم که از نظر الکتریکی چه وقایعی رخ می‌دهد. در بخش (۹-۳) در فصل نهم دیدیم که جریان وارد شده به موتور القاعی (اسنکرون) دارای دو مولفه است. ۱ - مولفه اول جریان، که توان حقیقی (کیلو وات) موتور را تامین می‌کند و به این مولفه همان مولفه اکتیو جریان اطلاق می‌گردد.

۲ - مولفه دوم جریان که باعث ذخیره شدن انرژی در میدان مغناطیسی موتور می‌گردد و به این مولفه همان مولفه راکتیو جریان گفته می‌شود.

از آنجائی که جریان متناوب است، لذا میدان مغناطیسی سیکلی را طی می‌نماید که در طی این سیکل این میدان پدیدار و ساخته می‌شود و سپس فروپاشی یا شکست (۱) در این میدان رخ می‌دهد. هرگاه فروپاشی در میدان مغناطیسی (۲) رخ دهد، جریان

1) Breakdown

2) Magnetic, field



شکل ۱۰-۱۰: شمای ساده پخش و توزیع توان از منبع تغذیه به یک موتور القائی (۰ سنکرون).

- a : تمامی توان راکتیو مورد نیاز موتور را منبع تامین می شود
- b : تمامی توان راکتیو موتور از خازن مجاور موتور تامین می گردد

راکتیو از موتور به منبع تغذیه پس فرستاده می شود . شکل (۱۰-۱۰) شمای کلی مطالب فوق را نشان می دهد .

حال باید وسیله‌ای پیدا کرد که بتواند هنگام فروپاشی میدان مغناطیسی مولفه راکتیو جریان که از موتور پس فرستاده می شود را ذخیره نماید . یکی از لوازم ایده‌آل برای این منظور خازن می باشد که می تواند انرژی را در میدان الکتریکی (۱) ذخیره نماید . حال اگر در جوار موتور خازن نصب کنیم ، رد و بدل شدن سیکلیک توان راکتیو بین خازن و موتور برقرار می شود و بین منبع تغذیه و موتور فقط مولفه‌ای از حریان که توان حقیقی (اکتیو) به موتور می رساند برقرار می گردد . شکل (۱۰-۱۰ b) مطالب فوق را روشنتر می سازد . البته در این شکل فرض برآنستکه ضریب توان بهبود یافته به واحد رسیده است . اگر ضریب توان زیاد شده باشد ولی کاملا به واحد نرسیده باشد در اینصورت باز هم بین منبع تغذیه و موتور رد و بدل شدن توان راکتیو ادامه میابد ولی این بار به مراتب کمتر از حالتی است که اصلا خازن وجود نداشت (شکل a ۱۰-۱۰)

#### 10-6.4 Capacitor Ratings

۴-۶ - ۱۰ مقادیر اسمی خازن :

خازنهای که برای بهبود ضریب توان بکار برده می‌شوند دارای مشخصه‌های اسمی زیر هستند.

الف: ولتاژ موثر اسمی که خازن تحت آن مورد بحث برداری قرار می‌گیرد.

ب: توان اسمی بر حسب کیلو وار

ج: فرکانس اسمی

د: نوع سیستم :

۱-د: نک فار.

۲-د: سه فار

معمولًا برای تصحیح ضریب توان از بیش از یک خازن استفاده می‌کنند. مثلاً

اگر در یک سیستم ۲۴۰ ولتی، ۶۰ هرتزی تکفاز نیاز به ۸ کیلووار خازن جهت اصلاح ضریب توان داشته باشیم، در اینصورت از دو خازن زیر استفاده می‌کنند.

۱- خازن ۵ کیلو واری، ۲۴۰ ولتی، ۶۰ هرتزی

۲- خازن ۳ کیلو واری، ۲۴۰ ولتی، ۶۰ هرتزی.

گاهی اوقات از خازنهای درولتاژ یا فرکانس کمتری نیست به مقادیر اسمی خود استفاده می‌کنند. در اینحالات کیلوواری که خازن تامین می‌کند کمتر از توان اسمی (کیلو وار اسمی) خازن خواهد بود.

از فرمولهای زیر معمولًا استفاده می‌کنند تا مسائل مربوط به تصحیح ضریب توان را بررسی نمایند.

$$C = \frac{\text{rated var}}{2\pi f_r (V_r)^2} \quad (10-14)$$

$$\text{actual kvar} = \frac{2\pi f C(V)^2}{1000} \quad (10-15)$$

$$\text{rated kvar} = \text{actual kvar} \left( \frac{V_r}{V} \right)^2 \quad (10-16)$$

$$\text{rated kvar} = \text{actual kvar} \frac{f_r}{f} \quad (10-17)$$

در روابط فوق داریم:

$C$ : ظرفیت خازن بر حسب فاراد (F).

$f_r$ : فرکانس اسمی خازن بر حسب هرتز.

$V_r$ : ولتاژ موثر اسمی خازن بر حسب ولت.

$f$ : فرکانسی که خازن تحت آن مشغول کرده است.

v: ولتاژ موثری که خازن تحت آن مشغول انحصار وظیفه است (بر حسب ولت)  
 Actual-KVAR: کیلووار حاصله از خازن تحت شرایطی غیر از شرایط اسمی

### مثال ۱۰-۲

یک خازن با مشخصات اسمی زیر مفروض است .

کیلووار ۱۰ = کیلووار اسمی = توان اسمی

ولت ۲۴۰ = ولتاژ موثر اسمی

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

مطلوبست :

الف: کیلووار حاصله از خازن تحت ولتاژ موثر ۱۲۰ ولت و فرکانس ۶۰ هertz

ب: کیلووار حاصله از خازن تحت ولتاژ موثر ۲۴۰ ولت و فرکانس ۵۰ هertz

ج: کیلووار حاصله از خازن تحت ولتاژ موثر ۲۳۰ ولت و فرکانس ۵۰ هertz

### حل

از روابط (۱۰ - ۱۴) داریم :

$$C = \frac{10000 \text{ var}}{2\pi \times 60 \text{ Hz} \times (240 \text{ V})^2} \approx 460 \mu\text{F}$$

از روابط (۱۰ - ۱۵) داریم :

$$\text{kvar} = 2\pi \times 60 \times 460 \times 10^{-6} \times \frac{120^2}{1000} \quad \text{الف:}$$

$$= 2.5 \text{ kvar}$$

$$\text{kvar} = 2\pi \times 50 \times 460 \times 10^{-6} \times \frac{240^2}{1000} \quad \text{ب:}$$

$$= 8.32 \text{ kvar}$$

$$\text{kvar} = 2\pi \times 50 \times 460 \times 10^{-6} \times \frac{230^2}{1000} \quad \text{ج:}$$

$$= 7.64 \text{ kvar}$$

حال برای روشنتر شدن نحوه اصلاح ضریب توان مثالهای زیر را مورد بررسی قرار می دهیم .

### مثال ۱۰-۸

یک بار ۱۰ کیلو ولت آمپری سا ضریب توان ۵/۸ پس فاز مفروض است و توسط

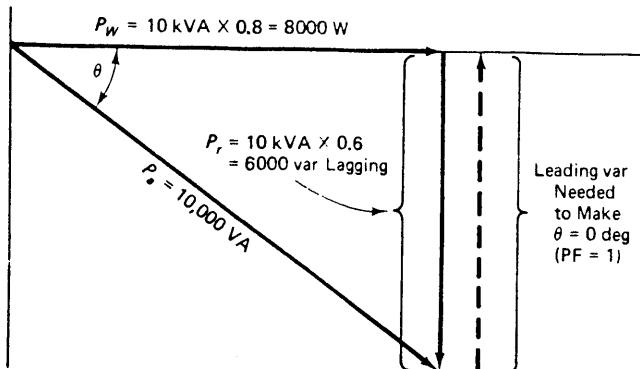
منبع ۱۲۰ ولت تکفل نگذشته شد (فرکانس ۵۰ هertz) اگر خواهد نظر ب عبارت

را به واحد برسانیم چه مقدار خازن باید با بار موازی نماییم.

### حل

برای بررسی این مثال از مثلث توان کمک می‌گیریم (بخش ۱ - ۷ در فصل ۲).

برای این مثال مثلث توان مطابق شکل (۱۰ - ۱۱) می‌باشد زیرا ضریب توان  $0.8$  پس فاز است.



شکل ۱۰ - ۱۱: مثلث توان برای مثال ۸ - ۱۰ بسهولت داریم:

$$\cos \theta = 0.8$$

$$\theta = 37^\circ$$

$$\sin \theta = 0.6$$

توان اکتیو (حقیقی) و راکتیو از روابط (۸ - ۲) و (۱۰ - ۲) بدست می‌آیند.

$$P_w = 10,000 \times 0.8 = 8000 \text{ W}$$

$$P_r = 10,000 \times 0.6 = 6000 \text{ var}$$

خط چین نشان داده شده در شکل (۱۰ - ۱۱) مقدار VAR مورد نیاز جهت اصلاح ضریب توان، برای رسیدن به ضریب توان واحد را نشان می‌دهد که باید از طرف خازن تامین گردد.

از آنجائی که از خازن باید توانی معادل ۶ کیلووار حاصل گردد، لذا باید خازنی با مشخصات اسمی زیر مورد بهره برداری قرار گیرد.

: ولتاژ اسمی ۱۲۵ ولت

: فرکانس اسمی ۶۰ هرتز

: توان اسمی ۶ کیلووار

حال فرض کند تسا خازن موجود در باشتره ۲۰ ولتی باشد، لذا از رابطه (۸ - ۱۰)

استفاده کرده و مقدار توان اسمی حدید خازن را میابیم.

$$\text{rated kvar} = 6 \text{ kvar} \left( \frac{240 \text{ V}}{120 \text{ V}} \right)^2 = 24 \text{ kvar}$$

لذا در اینحالت از دو خازن ۲۰ و ۴ کیلو واری بصورت موازی استفاده می‌کنیم.

مثال ۹ - ۱۰

یک تاسیسات صنعتی توانی سه فاز معادل ۶۰ کیلو ولت آمیر را تحت ضریب توان ۷۵٪ (پس فاز) مصرف می‌کند و ولتاژ منبع تغذیه کارخانه ۲۳۰ ولت سه فاز می‌باشد. چه مقدار خازن سه فاز باید در این کارخانه نصب کنیم تا ضریب توان کل کارخانه را پس از اصلاح به مقادیر زیر بررسد.

الف: ۹/۰ پس فاز

بِهِ وَاحِدٌ

ج. ۹/۰ پیش فاز

حل

از روابط (۱۰-۷) و (۱۱-۷) توان اکتیو و راکتیو کارخانه را قبل از اصلاح

ضریب توان بدست می‌آوریم:

$$P_w = 60 \text{ kVA} \times 0.75 = 45 \text{ kW}$$

$$P_r = 60 \text{ kVA} \times \sin 41.4^\circ = 39.7 \text{ kvar}$$

توجه کنید که در ابتدای امر داریم .

$$PF = \cos \theta = 0.75$$

$$\theta = 41.4^\circ$$

در بند ب مثال باید داشته باشیم .

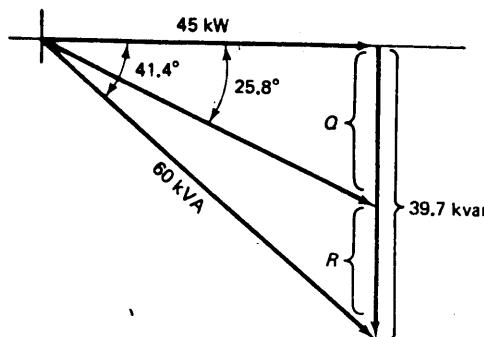
$$\text{PF} = 1 \quad \theta = 0^\circ$$

در بندهای الف و چ این مثال باید داشته باشیم .

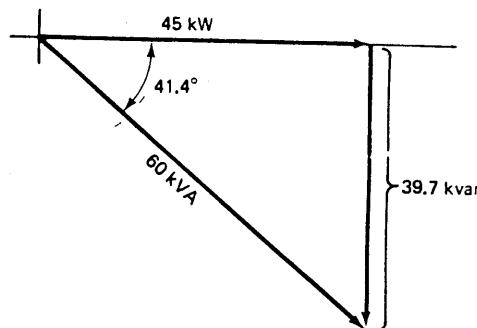
PF = 0.9 lagging or leading

$$\cos \theta = 0.9$$

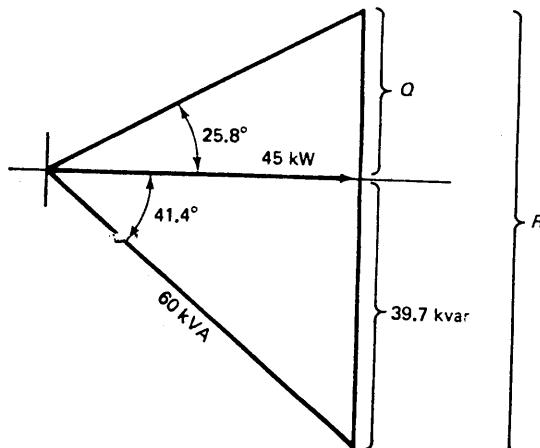
$$\theta = 25.8^\circ$$



(a)



(b)



(c)

می دهد

الف: با توجه به شکل (۱۰-۱۲) می خواهیم ضریب توان کل کارخانه به ۹/۰ پس فاز برسد. در اینصورت منبع تغذیه باید هنوز ۰ کیلو وار به کارخانه بدهد: بسهولت داریم.

$$Q = 45 \text{ kW} \times \tan 25.8^\circ = 21.75 \text{ kvar}$$

لذا کیلووار حاصله از خازن سه فاز برای بهبود ضریب توان تا ۹/۰ پس فاز اینچنین بدست می آید.

$$\begin{aligned} R &= 39.7 \text{ kvar} - Q \\ &= 39.7 \text{ kvar} - 21.75 \text{ kvar} \\ &= 17.95 \text{ kvar} \end{aligned}$$

ب: چون در اینحالت  $Q$  مساوی صفر است لذا کیلووار حاصله از خازن سه فاز برای اصلاح ضریب توان همان ۳۹/۷ کیلووار می باشد (شکل b ۱۰-۱۲).

ج: در اینحالت خازنهای سه فاز باید کیلوواری بیش از ۳۹/۷ تولید کنند. با توجه به شکل (۱۰-۱۲C)، تزریقی از منبع به کارخانه اینچنین بدست می آید.

$$\begin{aligned} Q &= 45 \text{ kW} \times \tan 25.8^\circ \\ &= 21.75 \text{ kvar} \text{ (as before)} \end{aligned}$$

لذا کیلووار حاصله از خازن سه فاز در اینحالت اینچنین بدست می آید.

$$\begin{aligned} R &= 39.7 \text{ kvar} + Q \\ &= 39.7 \text{ kvar} + 21.75 \text{ kvar} \\ &= 61.45 \text{ kvar} \end{aligned}$$

## ۱۰-۶-۵ کندانسور سنکرون:

در بخش قبل دیدیم که وسیله‌ای چون خازن که دارای ضریب توان پیش فاز می باشد می تواند جهت اصلاح ضریب توان موردا استفاده قرار گیرد. در بخش (۱۰-۲-۳) در همین فصل دیدیم که موتور سنکرون در حالت فوق تحریک نیز می تواند دارای ضریب توان پیش فاز نسبتاً کمی باشد. لذا می تواند نقشی مانند خازن برای اصلاح ضریب توان ایفا کند، هرگاه از موتورهای سنکرون بی سار برای اصلاح ضریب توان استفاده شود به آنها کندانسور سنکرون اتلاق می گردد، البته گاهی از موتورهای باردار سنکرون نیز برای تصحیح ضریب توان در حالت فوق تحریک استفاده می شود.

مثال ۱۰-۱۵

یک کارخانه صنعتی ۲۵ کیلووات را تحت ضریب توان ۰/۸۵ (پس فاز) مصرف می‌کند، برای اصلاح ضریب توان این کارخانه از یک کندانسور سنکرون (ضریب توان تقریباً صفر) استفاده می‌کنیم، کیلو ولت آمپر این کندانسور را طوری حساب کنید که ضریب توان کارخانه به واحد برسد.

### حل

ابتدا توان را کتیومورد نیاز کارخانه را قبل از تصحیح ضریب توان بدست می‌وریم،

$$\text{total kVA} = \frac{25 \text{ kW}}{0.85} = 29.41 \text{ kVA}$$

$$\theta = \arccos 0.85 = 31.8^\circ$$

$$\text{kvar} = 29.41 \text{ kVA} \times \sin 31.8^\circ = 15.5 \text{ kvar}$$

چون تمامی کیلوولت آمده باید توسط کندانسور سنکرون تأمین شود و ضریب توان این کندانسور صفر می‌باشد، لذا کیلوولت آمپر مورد نیاز برای این کندانسور سنکرون ۱۵/۵ کیلو ولت آمپر خواهد بود،

### مثال ۱۰ - ۱۱

در یک کارخانه صنعتی تعدادی موتور القائی سه فاز (اسنکرون) تحت ولتاژ ۲۱۰ ولت کار می‌کنند و ۳ کیلو ولت آمپر از شبکه می‌کشند. اگر ضریب توان این مجموعه موتوری ۰/۸۵ باشد و بخواهیم از موتور سنکرون مثال (۱۰ - ۲) برای تصحیح ضریب توان استفاده کنیم، مطلوبست:

الف' ضریب توان تصحیح شده کارخانه را بدست آورید، مشروط بر آنکه موتور سنکرون بی‌بار بوده و حریان تحریک آن ۱۸ آمپر تنظیم شده باشد،

### راهنمایی

برای حل این مثال باید به منحنی‌های V شکل در شکل (۱۰ - ۶) رجوع شود.

### حل

از منحنی‌های V شکل برای حریان تحریک آن ۱۸ آمپر داریم.

$$I_L = 5 \text{ A} \quad \text{PF} = 0.2$$

برای موتور سنکرون داریم:

: چون ضریب توان موتور سنکرون  $2/0$  است لذا:

Since  $PF = 0.2 = \cos \theta$ ,

$$\theta = 78.46^\circ$$

$$P_r = 1818.6 \text{ kVA} \times \sin 78.46^\circ$$

$$= 1781.86 \text{ kvar (leading)}$$

$$P_u = 1818.6 \text{ kVA} \times 0.2 = 364 \text{ W (this goes for losses)}$$

برای موتورهای القائی (اسنکرون) داریم .

$$PF = \cos \theta = 0.80$$

$$\theta = 36.87^\circ$$

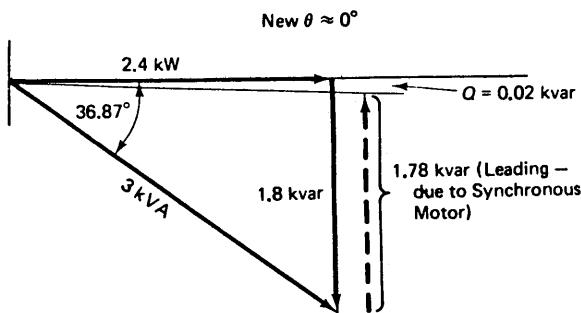
$$\sin \theta = 0.60$$

$$P_r = 3 \text{ kVA} \times \sin \theta = 1.8 \text{ kvar} = 1800 \text{ var}$$

$$P_u = 3 \text{ kVA} \times \cos \theta = 2.4 \text{ kW} = 2400 \text{ W}$$

مثلث توان در شکل (۱۳ - ۱۰) رسم شده است ، توان راکتیو خالص اینچنین بدست می‌آید

$$Q = 1.8 \text{ kvar (lagging)} - 1.78 \text{ kvar (leading)} = 0.02 \text{ kvar} = 20 \text{ var}$$



شکل ۱۳ - ۱۰ : مثلث توان برای مثال ۱۱ - ۱۰

توان خالص حقیقی (راکتیو) اینچنین است .

$$P_u = 2.4 \text{ kW} + 364 \text{ W} = 2.764 \text{ kW}$$

از رابطه (۱۲ - ۷) داریم .

$$P_u = \sqrt{(2764)^2 + 20^2} \approx 2764 \text{ VA}$$

از رابطه (۴ - ۷) داریم .

### SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 10

Symbol	Definition	Units: English and SI
$\alpha_T$ (۱)	Torque angle	degrees
$\beta$ (۲)	Synchronous impedance angle	degrees
$x_p$ (۳)	Reactance per phase of stator winding	ohms
$r_p$ (۴)	Resistance per phase of stator winding	ohms
$Z_s$ (۵)	Impedance per phase	ohms
$E_p$ (۶)	Generated stator phase voltage	rms volts
$V_p$ (۷)	Applied stator phase voltage	rms volts
$I_f$ (۸)	Field current	amperes
$I_a$ (۹)	Stator phase current	amperes
$E_R$ (۱۰)	Internal voltage drop across $Z_s$ (this is similar to the armature voltage drop in a dc machine)	rms volts
$\theta$ (۱۱)	Angle between $V_p$ and $I_a$	degrees
$\cos \theta$ (۱۲)	Power factor of motor	—
$W_1$ and $W_2$ (۱۳)	Wattmeter readings	watts
$P_{Cu}$ (۱۴)	Total stator copper loss	watts
$P_{MC}$ (۱۵)	Sum of mechanical and core losses	watts
$V_f$ (۱۶)	Voltage applied to field winding	dc volts
$R_f$ (۱۷)	Field winding resistance	ohms
$C$ (۱۸)	Capacitor used for power factor correction	farads
$f_r$ (۱۹)	Rated frequency of $C$	hertz
$V_r$ (۲۰)	Rated voltage of $C$	rms volts
$f$ (۲۱)	Actual frequency $C$ is used at	hertz
$V$ (۲۲)	Actual voltage $C$ is used at	rms volts
$Q$ (۲۳)	Reactive power delivered by supply lines	var
$R$ (۲۴)	Reactive power supplied by capacitor bank	var

علام بکار برده شده در فصل دهم

- ۱ - زاویه گشتاور
- ۲ - زاویه امپدانس سنکرون
- ۳ - راکتанс و فاز در استاتور
- ۴ - مقاومت هر فاز در استاتور
- ۵ - امپدانس هر فاز در استاتور
- ۶ - ولتاژ تولید شده در هر فاز استاتور
- ۷ - ولتاژ هر فاز ترمینال ماشین
- ۸ - جریان تحریک
- ۹ - جریان مر فإن استاتور

- 
- ۱۰ - افت ولتاژ داخل ماشین در دو سر Z این ولتاژ شبیه افت ولتاژ دو سر ارمیجر ماشینهای DC (جلد اول) می باشد .
  - ۱۱ - زاویه بین  $\theta_1$  و  $\theta_2$
  - ۱۲ - ضریب توان موتور سکرون سه فاز
  - ۱۳ - اعداد و انترها
  - ۱۴ - کل تلفات مسی در استاتور
  - ۱۵ - مجموع تلفات هسته و مکانیکی ،
  - ۱۶ - ولتاژ مدار تحریک
  - ۱۷ - مقاومت سیم پیچ تحریک
  - ۱۸ - خازن جهت تصحیح ضریب توان
  - ۱۹ - فرکانس اسمی خازن
  - ۲۰ - ولتاژ اسمی خازن
  - ۲۱ - فرکانس واقعی که خازن C تحت آن مورد بهره برداری قرار می گیرد
  - ۲۲ - ولتاژ واقعی که خازن C تحت آن کار می کند ،
  - ۲۳ - توان راکتیو تحويلی از منبع تغذیه
  - ۲۴ - توان راکتیو تامین شده توسط خازن

# فصل های زیر دهم

ژنراتورهای تلقیانی (آئینه‌کرون) سه فاز

THE INDUCTION GENERATOR

۱۲ صفحه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## فصل ۱۱

### ژنراتورهای القائی (آسکرون) سه فاز

#### مقدمه

در جلد اول کتاب با تئوری ژنراتورها و موتورهای DC شنا شدیم ، همچنین در این کتاب درباره موتورها و ژنراتورهای سنکرون صحبت نمودیم . حال باید دید - همانطور که موتورهای القائی (آسکرون) سه فاز مورد سهره برداری قرار می گیرند ، آیا ژنراتورهای القائی (۱) (آسکرون) سه فاز نیز می توانند مورد استفاده قرار گیرند یا نه ؟ جواب به این سوال مثبت است ، و چون در اینگونه ژنراتورهای القائی سرعت چرخش محور رотор با سرعت سکرون برابر نمی باشد ، به آنها ژنراتورهای آسکرون (۲) گفته می شود . متأسفانه در اکثر کتب ماشینهای الکتریکی توجه زیادی به اینگونه ژنراتورها نمی شود . اما باید گفت که در دهه ۱۹۷۵ میلادی که بحران انرژی در جهان پدیدار شد ، توجه به ژنراتورهای آسکرون سه فاز بیشتر گردید . از این ژنراتورها در سیستمهای تبدیل انرژی الکتریکی بادی (۳) بمیزان قابل توجهی استفاده می گردد .

#### ۱- ۱۱ تئوری مربوط به عملکرد ژنراتورهای القائی سه فاز

##### 11-1 THEORY OF OPERATION

برای درک عملکرد اینگونه ژنراتورها بهتر است بخش (۳-۹) در فصل نهم را مرور نمائیم . در آنجا گفتم وقتی موتور القائی در حال چرخش است از شبکه حریان می کشد و این حریان از دو مولفه تشکیل شده است .

الف: مؤلفه اول که باعث تحریک موتور شده یا به عبارت ساده تر میدان گردیده را بوجود می آورد .

ب: مؤلفه دوم که توان حقیقی مکانیکی (توان خروجی) و تلفات درون ماشین

1) Induction-Generator

2) Asynchronous-Generator

3) Wind-Energy-System

را تامین می‌کند.

در حالتی که بار از روی موتور القائی (آسنکرون) سه فاز برداشته شود در این صورت مؤلفه دوم فوق الذکر بسیار ناچیز خواهد بود. حال اگر در این نقطه توان مکانیکی محرور ماشین طوری اعمال شود که باعث گردد سرعت رотор از سرعت سنکرون بیشتر شود، درینصورت وقایع زیر رخ می‌دهد.

۱ - لغزش حاصله از روابط (۹ - ۵) و (۹ - ۶) در فصل نهم منفی می‌گردد و این امر مجاز نیز می‌باشد، زیرا هرگز بر مثبت بودن لغزش اصرار نکردیم. باید گفت که تمامی روابط فصل نهم برای لغزش‌های مثبت و منفی معتبر هستند.

۲ - با توجه به شکل (۹-۹) و درنظر داشتن این نکته که هادیهای رotor سریعتر از میدان گردنده می‌چرخند، در این صورت حرکت هادیهای رotor نسبت به شار گردنده از چپ به راست خواهد بود. در نتیجه جهت حریان هادیهای رotor با آنچه در شکل (۹-۹) نشان داده شده است متفاوت خواهد بود. همچنین این موضوع را می‌توان بوسیله تغییر علامت لغزش در رابطه (۹ - ۱۳) بهتر درک نمود.

۳ - عوض شدن جهت حریان Rotor باعث می‌گردد که جهت نیروی ضد محرك الکتریکی تولید شده در استاتور نیز تغییر نماید لذا توان الکتریکی از سیم پیچ استاتور بخارج می‌رود. به عبارت ساده‌تر حالت زیراتوری پدیدار می‌گردد.

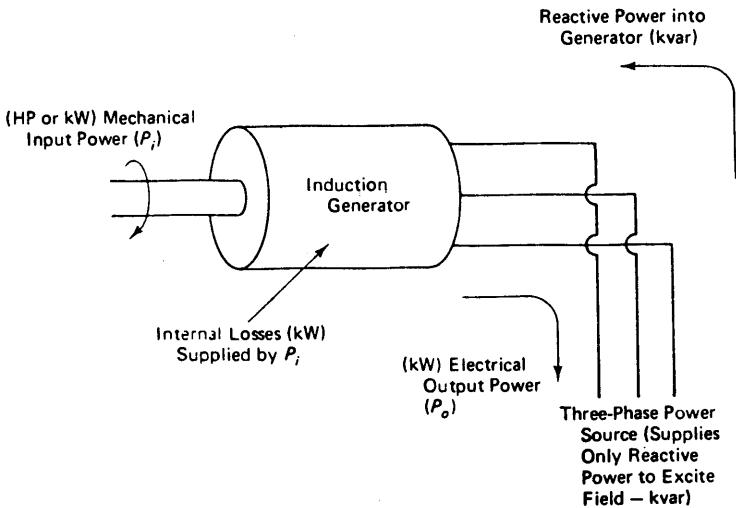
۴ - در حالت زیراتوری تلفات داخل ماشین توسط محرك اولیه<sup>(۱)</sup> که محرور رotor را می‌چرخاند تامین می‌گردد.

۵ - باید توجه داشت که در حالت زیراتوری، ماشین همواره از خط تغذیه (شبکه) حریان تحریک را می‌کشد تا میدان گردنده استاتور پدیدار شود و بدون این تحریک خارجی زیراتور آسنکرون قادر به عملکرد نمی‌بایست. لذا زیراتورهای القائی (آسنکرون) سه فاز یک ماشین با تحریک خودی<sup>(۲)</sup> نمی‌باشند. در اینجا مذکور می‌شویم که زیراتور القائی در حین دریافت توان راکتیو از شبکه جهت تامین میدان گردنده، در همان حال توان اکتیو (حقیقی) تحويل شبکه می‌دهد.

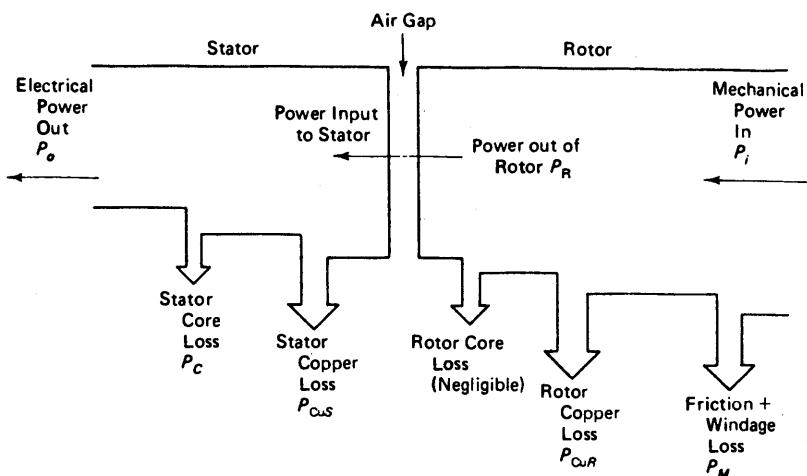
۶ - فرکانس ولتاژ تولید شده در استاتور به سرعت میدان گردنده بستگی دارد و بالنتیجه با فرکانس ولتاژ تغذیه (شبکه) سرایر خواهد بود.

شکل (۱۱ - ۱۱) شمای ساده‌یک زیراتور القائی سه فاز را نشان می‌دهد. همانطور که گفتم برای تحریک زیراتور آسنکرون باید آنرا به یک منبع تامین کننده توان راکتیو (VAR) وصل کنیم. اگر این منبع یک تغذیه سه فاز باشد زیراتور توان راکتیو از خطوط

دریافت کرده و در همان حال توان حقیقی (اکتیو) تحویل می‌دهد.



شکل ۱ - ۱۱ شعای یک زنرатор القائی سه فاز: جهت توانهای اکتیو و راکتیو نیز نشان داده شده‌اند.



شکل ۲ - ۱۱ نمودار پخش توان در یک زنرатор القائی سه فاز

۲ - ۱۱ راندمان زنرаторهای القائی ( سنکرون ) سه فاز

## 1-2 EFFICIENCY

راندمان در این گونه ماشینها مانند سایر ماشینهای الکتریکی تعریف می‌شود

به عبارت دیگر:

$$\frac{\text{توان خروجی}}{\text{توان ورودی}} = \text{راندمان}$$

اما می‌دانیم:

$$\text{کل تلفات درون ماشین} + \text{توان خروجی} = \text{توان ورودی}$$

پس:

$$\frac{\text{کل تلفات درون ماشین} + \text{توان خروجی}}{\text{توان خروجی}} = \text{راندمان}$$

در اینجا نکات زیر را یادآوری می‌کنیم

- ۱ - تلفات مکانیکی (۱) و تلفات هسته (۲) از آزمایش‌بی باری (۳) حاصل می‌شود و ماشین را در حالت موتوری و بی‌بار مورد آزمایش قرار می‌دهیم می‌دانیم که تلفات هسته و تلفات مکانیکی در دو حالت موتوری و ژنراتوری یکسان می‌باشد.
- ۲ - تلفات مسی (۴) در استатор از رابطه (۹ - ۳۱) درفصل نهم بدست می‌آید.

- ۳ - تلفات مسی در رتور با استفاده از رابطه (۹ - ۲۷) حاصل می‌شود. اما باید توجه داشت که طبق شکل (۱۱ - ۲) در ژنراتورهای القائی داریم:

$$P_R = P_o + P_C + P_{Cws} \quad (11-1)$$

- ۴ - توان خروجی (۵) ژنراتورهای القائی سه فاز اینچنین بدست می‌آید.

$$P_o = W_1 + W_2 \quad (11-2)$$

- در روابط اخیر  $W_1$  و  $W_2$  نمایانگر اعداد و اتمترها در مدار تنفس می‌باشد (شکل ۱۳ - ۹)
- در ژنراتورهای القائی سه فاز نیز همانند موتورهای القائی تلفات هسته و تلفات مکانیکی (اصطکاک ستهویه) را یک کاسه می‌نماییم و لذا در رابطه (۱۱ - ۱)  $P_C$  را صفر می‌گذاریم.

- ۶ - توان خروجی ژنراتورهای القائی را نیز می‌توان بطريق دیگری حساب کرد.

$$P_o = \sqrt{3} V_L I_L \cos \theta \quad (11-3)$$

- در رابطه اخیر  $\cos \theta$  ضریب توان ژنراتور سنکرون می‌باشد.

- ۷ - توان مکانیکی ورودی به ژنراتور اینچنین بدست می‌آید.

1) Mechanical losses

2) Core losses

3) No Load test

4) Copper losses

5) output power

$$P_i = P_o + P_{Cus} + P_{Cur} + P_M \quad (11-4)$$

در رابطه اخیر  $P_M$  شامل تلفات هسته استاتور نیز می‌باشد (عیناً "مانند موتورها")

### مثال ۱ - ۱۱ (Sistem ENG)

یک موتور القائی سه فاز مطابق مثال (۱۲ - ۹) در فصل نهم را بصورت زنرانتور القائی سه فاز در می‌آوریم تلفات مکانیکی و هسته از آزمایش سی‌باری حاصل شده و برابر ۲۱۶ وات می‌باشد (آنرا ثابت فرض کنید). داده‌های مربوط به شرایط بارداری زنرانتور سنکرون بقرار زیر است.

$$\text{Load run: } W_1 = 2.1 \text{ kW}, W_2 = 1.4 \text{ kW}$$

$$V_L = 208 \text{ V}, I_L = 11 \text{ A}$$

$$S = 1860 \text{ rev/min}$$

راندمان و ضریب توان زنرانتور اسنکرون را بدست آورید.

حل:

از رابطه (۱۱ - ۲) داریم:

$$P_o = 2100 \text{ W} + 1400 \text{ W} = 3500 \text{ W}$$

از رابطه (۳ - ۱۱) داریم

$$\text{PF} = \cos \theta = \frac{3500 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 208 \text{ V} \times 11 \text{ A}}$$

$$= 0.88 \text{ (or } 88\%)$$

از مثال (۲۲ - ۹) بخارطه داریم که حداکثر معادل استاتور یک اهم می‌باشد. لذا از رابطه

(۹ - ۳۱) داریم:

$$P_{Cur} = \frac{3}{2} (1 \Omega) (11 \text{ A})^2 = 181.5 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۶) داریم:

$$\begin{aligned} s &= (1800 \text{ rev/min} - 1860 \text{ rev/min}) \times \frac{100}{1800 \text{ rev/min}} \\ &= -3.33\% \end{aligned}$$

از رابطه (۱ - ۱۱) می‌توان متوجه از فاصله هوایی<sup>1)</sup> یا  $P_R$  را بدست آورد.

$$P_R = 3500 \text{ W} + 0 + 181.5 \text{ W} = 3681.5 \text{ W}$$

1) Airgap

از رابطه (۹ - ۲۷) داریم

$$P_{CWR} = 0.0333 \times 3681.5 \text{ W} = 122.7 \text{ W}$$

از رابطه (۱۱ - ۱۱) توان ورودی بدست می‌آید.

$$\begin{aligned} P_i &= 3500 \text{ W} + 181.5 \text{ W} + 122.7 \text{ W} + 216 \text{ W} \\ &= 4020.2 \text{ W} \end{aligned}$$

از رابطه (۹ - ۲۱) راندمان بدست می‌آید

$$\eta = \frac{3500 \text{ W}}{4020.2 \text{ W}} \times 100 = 87\%$$

### مثال ۶ - ۱۱ (سیستم SI)

یک موتور القائی (آ سنکرون) سه فاز مطابق مثال (۹ - ۲۳) مفروض است و آنرا بصورت زنراتور آ سنکرون در می‌وریم. تلفات هسته مکانیکی از آزمایش بی‌باری بدست می‌آید و برابر  $195/5$  وات می‌باشد (آنرا ثابت فرض می‌کنیم). داده‌های مربوط به شرایط بارداری زنراتور القائی بقرار زیر است.

$$\text{Load run: } W_1 = 1.7 \text{ kW} \quad W_2 = 1.1 \text{ kW}$$

$$V_L = 230 \text{ V} \quad I_L = 8 \text{ A}$$

$$\omega = 163 \text{ rad/s}$$

راندمان و ضریب توان زنراتور آ سنکرون را بدست آورید.

**حل:**

از رابطه (۱۱ - ۲) داریم

$$P_o = 1700 \text{ W} + 1100 \text{ W} = 2800 \text{ W}$$

از رابطه (۱۱ - ۳) ضریب توان بدست می‌آید

$$\text{PF} = \cos \theta = \frac{2800 \text{ W}}{\sqrt{3} \times 230 \text{ V} \times 8 \text{ A}} = 0.88 \text{ (or 88%)}$$

از مثال (۹ - ۹) بخاطر داریم که مقاومت معادل استاتور  $1/13$  اهم است. لذا از رابطه (۹ - ۳۱) تلفات مسی در استاتور بدست می‌آید

$$P_{CIS} = \frac{3}{2}(1.13 \Omega)(8 \text{ A})^2 = 108.5 \text{ W}$$

از رابطه (۹ - ۶) لغزش بدست می‌آید

$$s = (157 \text{ rad/s} - 163 \text{ rad/s}) \times \frac{100}{157 \text{ rad/s}}$$

$$= -3.82\%$$

از رابطه (۱۱-۱) توان  $P_R$  یا توان منتقله از فاصله هوایی بدست می‌آید

$$P_R = 2800 \text{ W} + 0 + 108.5 \text{ W} = 2908.5 \text{ W}$$

از رابطه (۹-۲۷) داریم

$$P_{CWR} = 0.0382 \times 2908.5 \text{ W} = 111.1 \text{ W}$$

توان ورودی از رابطه (۱۱-۴) حاصل می‌شود

$$P_i = 2800 \text{ W} + 108.5 \text{ W} + 111.1 \text{ W} + 195.5 \text{ W}$$

$$= 3215.1 \text{ W}$$

از رابطه (۹-۲۱) راندمان حاصل می‌گردد

$$\eta = \frac{2800 \text{ W}}{3215.1 \text{ W}} \times 100 = 87.1\%$$

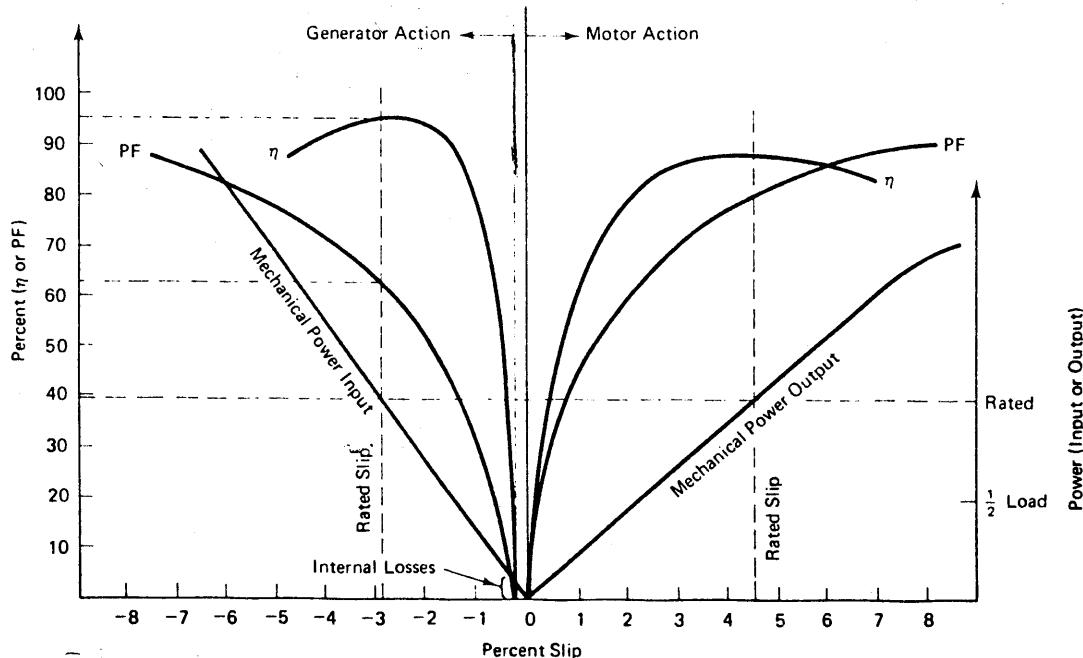
### 11-3 TYPICAL CHARACTERISTICS

#### ۳-۱۱ منحنی مشخصه‌های متداول برای ژنراتورهای القائی سه فاز

شکل (۳-۱۱) منحنی مشخصه‌های متداول را برای موتورها و ژنراتورهای القائی (سکرون) سه فاز نشان می‌دهد، منحنی‌های سمت راست مربوط به یک موتور القائی است (لغزش ثابت) و منحنی‌های سمت چپ مربوط به همان ماشین در حالت ژنراتوریست (لغزش منفی). این منحنی‌ها شامل تغییرات زیر است.

- الف: تغییرات راندمان موتورها و ژنراتورهای القائی بر حسب لغزش
  - ب: تغییرات ضریب توان موتورها و ژنراتورهای آسکرون بر حسب لغزش
  - ج: تغییرات توان مکانیکی موتورها و ژنراتورهای القائی بر حسب لغزش.
- همانطور که از شکل (۱۱-۳) پیدا است، در بار اسمی، ژنراتور القائی در تحت لغزش کمتری نسبت به موتور کار می‌کند.

با توجه به شکل (۱۱-۳) در می‌بایس که اگر بار ژنراتور القائی کم باشد (بار سبک) (۱) در این صورت ضریب توان خیلی پائین خواهد بود، درنتیجه اثرات نامطلوبی بر روی ضریب توان کل سیستم قدرت خواهد داشت. لذا جهت استفاده بهتر از ژنراتورهای القائی در سیستمهای قدرت، می‌بایستی از لوازمی حفظ شود یا تصویح ضریب توان استفاده کرد.



شکل ۳-۱۱: منحنی مشخصه‌های متداول برای ژنراتورها و موتورهای القائی سه فاز.

#### ۱۱-۴ تصحیح ضریب توان در یک ژنراتور القائی سه فاز

##### 11-4 POWER FACTOR CORRECTION OF THE INDUCTION GENERATOR

معمولًا "ضریب توان ژنراتورهای القائی (اسنکرون)" سه فاز حدود ۵۰ تا ۶۵ درصد است. با استفاده از خازن (فصل دهم) می‌توان ضریب توان را به حدود ۸۵ درصد رساند و در نتیجه بهره‌برداری از اینگونه ژنراتورها در شبکه‌های برق بهبود می‌یابد. استفاده از خازن در بهبود ضریب توان از اهمیت ویژه‌ای برخوردار است. زیرا می‌توان خازن را به اندازه کافی بزرگ انتخاب نمود تا توان راکتیو (وار) مورد نیاز جهت تامین شارگ‌رددنده را مهیا سازد. در این صورت می‌توان ژنراتور را از منبع تغذیه قطع نمود و ژنراتور قادر است سار خود را تغذیه کند. در حقیقت ماشین از نظر تحریک خودکفا شده و به عبارت ساده‌تر ژنراتور آسنکرون با تحریک خودی (۱) بدست می‌آید. در اینجا یادآوری می‌کنیم که فرکانس توان تولید شده در ژنراتورهای القائی با تحریک خودی نابع سرعت ژنراتور می‌باشد. در اینجا به اهمیت وجودی سیستم کنترل سرعت

### مثال ۳ - ۱۱ (سیستم ENG)

یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

اسب بخار ۲ = توان اسمی

ولت ۲۰۸ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

۴ = تعداد قطبها

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

آنرا تحت توان اسمی بصورت ژنراتور آسنکرون درمی آوریم . منحنی مشخصه های ماشین در شکل (۳ - ۱۱) نشان داده شده است . اگر بخواهیم ژنراتور بصورت تحریک خودی عمل کند خازن مورد نیاز را بدست آورده و فرکانس ولتاژ تولید شده را مشخص کنید .

حل :

از شکل (۳ - ۱۱) اعداد زیر را در شرایط اسمی بدست می آوریم

$$s = -2.8\%$$

$$PF = 63\% (0.63)$$

$$\eta = 95\%$$

از رابطه (۹ - ۲۱) توان خروجی بدست می آید

$$P_o = 0.95 \times 2 \text{ hp} = 1.9 \text{ hp}$$

$$= 1.9 \text{ hp} \times \frac{746 \text{ W}}{\text{hp}} = 1417.4 \text{ W}$$

از رابطه (۱۱ - ۷) داریم

$$P_a = \frac{1417.4 \text{ W}}{0.63} = 2249.84 \text{ VA}$$

می دانیم :

$$\cos \theta = 0.63$$

$$\theta = 50.95^\circ$$

$$\sin \theta = 0.78$$

از رابطه (۱۰ - ۷) داریم

$$P_r = 2249.84 \times 0.78 = 1747.2 \text{ var}$$

لذا خازن باید ۱/۷۴۷ کیلووار را تامین کند

با داشتن لغزش سرعت ماشین را بدست می‌وریم و می‌دانیم سرعت سنکرون ۱۸۰۰ دور در دقیقه است (چرا؟) از رابطه (۶ - ۹) داریم :

$$-2.8 = \frac{1800 - S}{1800} \times 100$$

$$S = 1800 + 50.4 = 1850.4 \text{ rev/min}$$

از رابطه (۸ - ۲) داریم

$$f = 1850.4 \times \frac{4}{120} = 61.7 \text{ Hz}$$

اگر این فرکانس در رابطه (۱۰ - ۱۲) قرار گیرد، مقدار واقعی خازن بدست می‌آید.

#### مثال ۱۱ - ۴ (سیستم SI)

یک موتور القائی (سنکرون) سه فاز با مشخصات زیر مفروض است.

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

کیلو وات ۵ = توان اسمی

۶ = تعداد قطبها

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

آنرا تحت بار اسمی بصورت ژنراتور القائی در می‌وریم. منحنی مشخصه‌های مربوطه در شکل (۱۱ - ۳) رسم شده‌اند. خازن مورد نیاز حبته که ماشین بصورت تحریک خودی عمل کند را بدست آورید. فرکانس ولتاژ تولید شده را نیز بیابید.

حل:

از شکل (۱۱ - ۳) در شرایط اسمی داریم

$$s = -2.8\%$$

$$PF = 63\% (0.63)$$

$$\eta = 95\%$$

از رابطه (۹ - ۲۱) توان خروجی بدست می‌آید

$$P_o = 0.95 \times 5 \text{ kW} = 4.75 \text{ kW} = 4750 \text{ W}$$

از رابطه (۱۱ - ۷) داریم

$$P_a = \frac{4750 \text{ W}}{0.63} = 7540 \text{ VA}$$

$$\cos \theta = 0.63$$

$$\theta = 50.95^\circ$$

$$\sin \theta = 0.78$$

از رابطه (۷ - ۱۰) داریم

$$P_r = 7540 \times 0.78 = 5881 \text{ var}$$

لذا خازن باید  $5/881$  کیلووار تامین کند با استفاده از رابطه (۶ - ۹) و داشتن لغزش سرعت ماشین را بدست می‌وریم. می‌دانیم سرعت سنکرون  $104/2$  رادیان بر ثانیه می‌باشد (چرا؟)

$$-2.8 = \frac{104.7 - \omega}{104.7} \times 100$$

$$\omega = 104.7 + 2.93 = 107.63 \text{ rad/s}$$

از رابطه (۶ - ۸) داریم

$$f = 107.63 \times \frac{6}{4\pi} = 51.4 \text{ Hz}$$

این فرکانس را در رابطه (۱۲ - ۱۰) قرار می‌دهیم تا طرفیت دقیق خازن بدست آید

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 11

Symbol		Definition	Units: English and SI
$P_R$	(۱)	Power transferred from rotor to stator across air gap	watts
$P_o$	(۲)	Electrical output power of generator	watts
$P_M$	(۳)	Mechanical loss of generator	watts
$P_{CuR}$	(۴)	Rotor copper loss	watts
$P_{CuS}$	(۵)	Stator copper loss	watts
$P_C$	(۶)	Stator core loss	watts
$P_i$	(۷)	Mechanical power into generator	watts
$W_1, W_2$	(۸)	Wattmeter readings	wafts
$V_L$	(۹)	Generated line voltage	rms volts
$I_L$	(۱۰)	Generated line current	amperes
$\theta$	(۱۱)	Angle between $V_L$ and $I_L$	degrees
$\cos \theta$	(۱۲)	Power factor of generator	percent, decimal, rev/min, or rad/s
$s$	(۱۳)	Slip	
$f$	(۱۴)	Frequency of generated voltage	hertz

- علائم بکار برده شده در فصل ۱۱
- ۱ - توان منتقله از رتور به استاتور
  - ۲ - توان خروجی ژنراتور
  - ۳ - نلفات مکانیکی ژنراتور
  - ۴ - نلفات مسی در رتور
  - ۵ - نلفات مسی در استاتور
  - ۶ - نلفات هسته در استاتور
  - ۷ - توان مکانیکی ورودی
  - ۸ - اعداد و اتمترها
  - ۹ - ولتاژ تولید شده (ولتاژ خط) .
  - ۱۰ - جریان تولید شده (جریان خط)
  - ۱۱ - زاویه بین جریان و ولتاژ تولید شده
  - ۱۲ - ضریب توان ژنراتور
  - ۱۳ - لغزش
  - ۱۴ - فرکانس ولتاژ تولید شده

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

# محل دوازدم

موتورهای یک فاز

SINGLE-PHASE MOTORS

۲۰. صفحه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

## فصل ۱۲

### موتورهای تکفاز

مقدمه

چون در اکثر منازل، ادارات و اماكن تجاری برق تکفاز AC مورد استفاده قرار می‌گیرد، لذا در این اماكن باید از موتورهای تکفاز AC استفاده نمود. به عنوان مثال می‌توان از لوازمی چون پیچجال، ماشین رختشوئی، حاروی برق، ماشین فتوکیبی و ... نام برد که همگی به موتور تکفاز نیاز دارند. موتورهای تکفاز AC کلا "به سه دسته تقسیم می‌شوند.

- ۱ - موتورهای القائی تکفاز (۱)
- ۲ - موتورهای سنکرون تکفاز (۲)
- ۳ - موتورهای یونیورسال (۳)

#### ۱ - ۱۲ موتورهای القائی تکفاز

##### **12-1 SINGLE-PHASE INDUCTION MOTOR**

اینگونه موتورها توسط شبکه تکفاز AC تغذیه می‌شوند و سرعت دوران محور آنها قدری کمتر از سرعت سنکرون می‌باشد، در اینگونه موتورها گشتاور راه انداز (۴) تولید نمی‌شود و باید از روشهای خاصی برای راه اندازی استفاده نمود.

شکل (۱۲ - ۱) شماي یك موتور القائی تکفاز را نشان می‌دهد و رتور آن از نوع قفس سنجابی می‌باشد.

هرگاه ولتاژ AC تکفاز به سیم پیچ استاتور اعمال شود یك میدان مغناطیسي نوسانی بدست می‌آید. پلاریته این میدان در طول محور مغناطیسي دائم "تغییر می‌کند. به عبارت ساده‌تر در یك لحظه قطب شمال در بالا و قطب جنوب در پائین خواهد بود و در یك لحظه

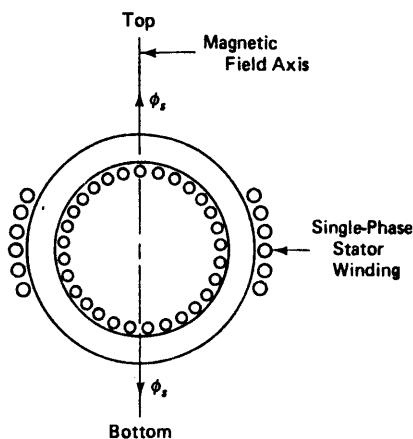
1) Single phase Induction Motor

2) Single phase Synchronous motor

3) Universal motor      4) Starting Torque

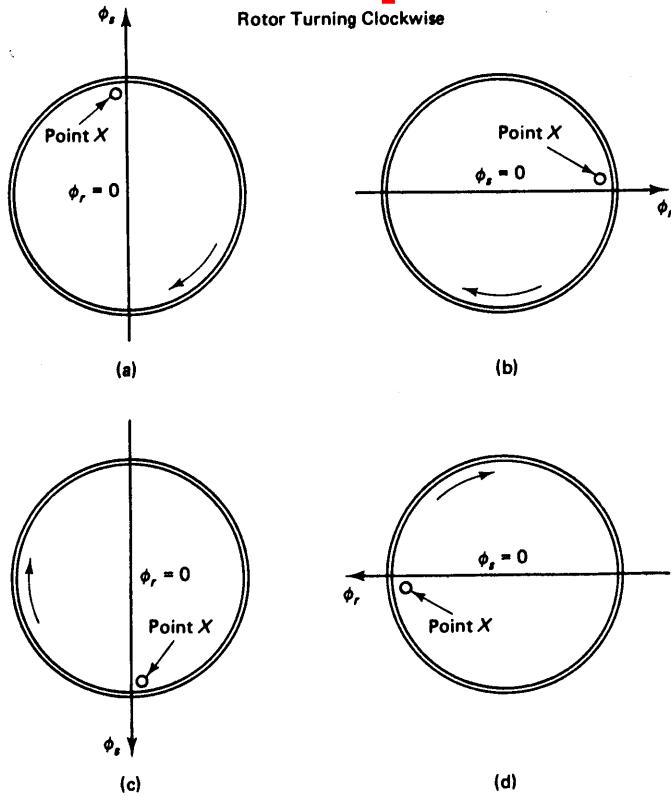
دیگر وضعیت بر عکس می شود ، یعنی قطب شمال در پائین و قطب جنوب در بالا قرار می گیرد . این میدان چرخش ندارد و هادیهای رتور را قطع نمی کند . لذا در هادیهای رتور ولتاژ و جریان بوجود نمی آید و بالمال گشتاوری حفظ چرخش رotor پدیدار نمی گردد . واضح است که تا زمانی که میدان استاتور نچرخد ؟ رتور حرکت نمی کند و در نتیجه باید در تمامی انواع موتورهای القائی تکفار ب نحوی میدان چرخن درآید .

باید دانست که هرگاه موتور القائی تکفار ب نحوی بچرخش درآید ، گشتاور حفظ ادامه چرخش در موتور ظاهر می شود . این مطلب را می توان بوسیله تئوری میدانهای متقطع (۱) تشریح نمود .



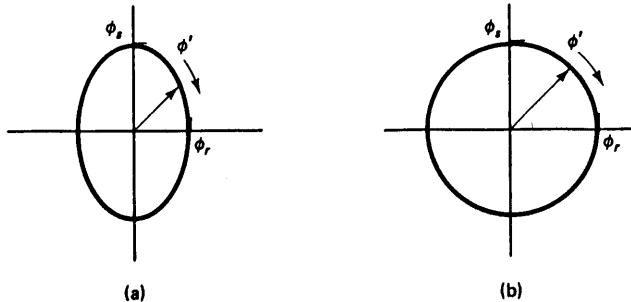
شکل ۱ - ۱۲ شمای ساده شده یک موتور القائی تک فاز

فرض می کنیم رتور به نحوی بچرخد . لذا هادیهای رتور شار حاصل از استاتور یا  $\phi$  را قطع می کنند . این شار توسط سیم پیچ استاتور بوجود می آید (شکل ۱ - ۱۲) . درنتیجه قطع شدن هادیهای رتور توسط شار استاتور در این هادیها ولتاژی همفاز شار استاتور القاء می گردد . از آنجاییکه هادیهای رotor در دو انتهای اتصال کوتاه شده اند و خاصیت سلفی آنها زیاد است لذا جریان رتور بمعیزان ۹۰ درجه از ولتاژ القاء شده در رotor عقب خواهد بود (پس فاز) . در اثر جریان رتور شاری معادل  $\phi$  تولید می شود که با جریان رتور هم فاز است . با توجه به مطالب فوق در می یابیم که این دو شار ( $\phi$  و  $\phi_r$ ) با هم ۹۰ درجه اختلاف فاز دارند و بهمین دلیل به آنها لفظ میدانهای متقطع اطلاق می گردد . شکل (۱ - ۲) وضعیت این دو میدان را در لحظات



شکل ۲ - ۱۲ - جهت میدانها در یک موتور القائی تکفاز در ازاء یک دور چرخش رتور در جهت عقربه ساعت

a : در زمان  $t_1$       b : در زمان  $t_2$       c : در زمان  $t_3$       d : در زمان  $t_4$



شکل ۳ - ۱۲ : شمای شار منتجه ( $\phi'$   $\phi$ )

a : در حالتی که سرعت رتور کمتر از سرعت سنکرون است

b : در حالتی که سرعت رترو تقریباً "مساوی سرعت سنکرون است .

مختلف نشان می دهد و در این شکلها فرض بر آنست که رتور در هجهت عقربه ساعت (۱۱) یک دور کامل زده است. باید گفت:

الف: ولتاژ منبع تغذیه استاتور سینوسی است. لذا:

ب: شارهای  $\phi_1$  و  $\phi_2$  سینوسی هستند. پس:

ج: چون  $\phi_1$  و  $\phi_2$ . با هم  $90^\circ$  درجه اختلاف فاز دارند، در این صورت هرگاه  $\phi_1$  ماکزیمم باشد،  $\phi_2$  صفر است و بالعکس هرگاه  $\phi_2$  ماکزیمم باشد،  $\phi_1$  صفر می باشد حال چهار حالت شکل (۲-۱۲) را بیشتر توضیح می دهیم. می دانیم که سرعت رتور قدری کمتر از سرعت سنکرون است. لذا اگر رتور یک دور کامل بزند (۳۶۰ درجه مکانیکی) در این صورت ولتاژ استاتور نیز تقریباً "یک سیکل کامل را طی کرده است (۳۶۰ درجه الکتریکی) حال می توان گفت

الف: در لحظه ۱ (شکل ۲-۱۲) شار  $\phi_1$  ماکزیمم بوده و  $\phi_2$  صفر است.

ب: در لحظه ۲ (شکل ۲-۱۳) رتور  $90^\circ$  درجه نسبت به وضعیت ۱ در جهت عقربه ساعت چرخیده است در این حالت  $\phi_1$  صفر بوده و  $\phi_2$  ماکزیمم است (چرا؟)

ج: در لحظه ۳ (شکل ۲-۱۴) رتور  $90^\circ$  درجه نسبت به وضعیت ۲ چرخیده است. در این حالت  $\phi_1$  ماکزیمم منفی بوده و  $\phi_2$  صفر است (چرا؟)

د: در لحظه ۴ (شکل ۲-۱۵) رتور  $90^\circ$  درجه نسبت به وضعیت ۳ چرخیده است. در این حالت  $\phi_1$  صفر بوده و  $\phi_2$  ماکزیمم منفی است (چرا؟)

ه: در لحظاتی غیر از لحظات فوق هردو شار و حوددارند و صفر نمی باشند (چرا؟) بهر تا ویل در هر یک از حالات "الف" تا "ه" شارهای  $\phi_1$  و  $\phi_2$  (شارهای استاتور و رتور) شار منتهی ای بنام  $\phi$  تولید می کنند که با سرعت سنکرون (۲) می چرخد. یاد آوری می کنیم که زمان لازم برای آنکه  $\phi$  یک سیکل کامل بپیماید به فرکانس منبع تغذیه استاتور بستگی دارد

از مباحث بالا نتیجه می شود که هرگاه به نحوی موتور به چرخش درآید میدان گردندۀ ای در درون موتور حاصل می شود و تا زمانی که رتور با سرعتی کمتر از سرعت این میدان بچرخد، هادیهای رتور این میدان را قطع کرده و لذا گشتاور مورد نیاز جهت چرخش موتور حاصل می گردد. باید خاطر نشان ساخت که:

الف: در سرعتهای کم  $\phi$  کوچکتر از  $\phi_1$  بوده و لذا مکان هندسی شار منته

(۱) بیضی خواهد بود (شکل ۲-۳ a)

ب: با سرعت گرفتن رتور و نزدیک شدن سرعت رتور به سرعت سنکرون،  $\phi$

تقريباً "با  $\phi$  مساوى مى شود و لذا مكان هندسى شار منتحه دايره خواهد بود (شكل ۱۲-۳ b).

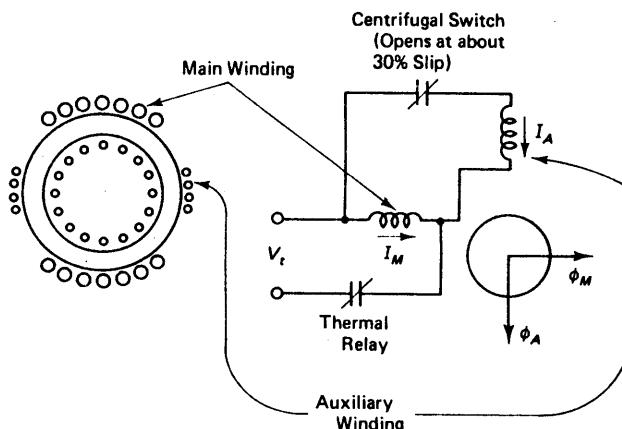
با دانستن اين نكته كه بالاخره بمحوي ميدان گردinde را در موتورهای القائی تکفاز موجود می آوريم ، می توان از تئوريهای فصل نهم (مоторهای القائی سه فاز) برای موتورهای القائی تکفاز نيز استفاده نمود .

با توجه به مطالب فوق ديديم که باید به نحوی مotor بحرکت درآيد ، (راه اندازی شود) سپس ميدان گردinde شکل خواهد گرفت در زیر چند روش راه اندازی را برای موتورهای القائی تکفاز مورد بررسی قرار مى دهیم .

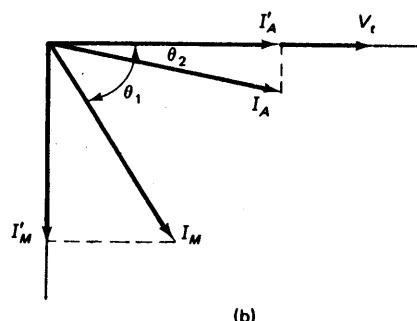
### 12-1.1 Split-Phase Motor

### ۱-۱ موتورهای سه فاز شکسته

اینگونه موتورها نوعی موتورهای القائی تکفاز محسوب می شوند . استاتور



(a)



(b)

شكل ۱۲-۴ موتورهای القائی تکفاز از نوع فاز شکسته

این موتورها دارای دو سیم پیچ است که نسبت به یکدیگر  $90^\circ$  درجه جابجایی دارند. این دو سیم پیچ هر دو بصورت پارالل توسط منبع تغذیه تکفار AC برق دار می‌گردند.

شکل (۱۲-۴a) شما این موتورها را نشان می‌دهد و شکل (۱۲-۴b) دیاگرام فازوری حریانهای مربوطه را بنمایش می‌گذارد، دو سیم پیچ استاتور بقرار زیرند:

الف: سیم پیچ اصلی (۱) که تعداد دوراین سیم پیچ زیاد بوده و این سیم پیچ ضخیم نیز می‌باشد.

ب: سیم پیچ کمکی (۲) که تعداد دوراین سیم پیچ کم بوده و این سیم پیچ نازک نیز می‌باشد لذا:

۱ - سیم پیچ اصلی بیشتر خاصیت سلفی دارد

۲ - سیم پیچ کمکی بیشتر خاصیت مقاومتی دارد

در نتیجه

۱ - ۱: حریان سیم پیچ اصلی ( $I_M$ ) با ولتاژ منبع ( $V_L$ ) زاویه بزرگ  $\theta_1$  را می‌سازد

۲ - ۱: حریان سیم پیچ کمکی ( $I_A$ ) با ولتاژ منبع ( $V_L$ ) زاویه کوچک  $\theta_2$  را می‌سازد از آنجائی که حضور سیم پیچ کمکی بخارط تولید گشتاور راه انداز می‌باشد، به آن سیم پیچ راه انداز (۳) نیز گفته می‌شود.

با توجه به شکل (۱۲-۴b) در می‌یابیم که:

۱ - ۱ - ۱:  $I_A$  دارای موءل甫ای بنام  $I'_A$  است.

۱ - ۱ - ۲:  $I_M$  دارای موءل甫ای بنام  $I'_M$  می‌باشد.

۳ - ۱ - ۱:  $I'_A$ ،  $I'_M$  بر هم عمودند یا به عبارت دیگر بمزان یک چهارم سیکل الکتریکی با هم اختلاف فاز دارند.

باید خاطر نشان ساخت که حریانهای فوق الذکر شارهای عمود بر هم  $\phi_M$  و  $\phi_A$  را تشکیل می‌دهند و همانطور که می‌دانیم درست به شرایط ایجاد میدان گردان در ماشین دست یابی پیدا می‌کنیم و لذا گشتاور راه انداز در ماشین حاصل می‌شود. معمولاً "زاویه  $\theta_2$  -  $\theta_1$  یا زاویه بین  $I_M$  و  $I_A$  در این نوع موتورها حدود  $35^\circ$  درجه می‌باشد و در نتیجه مقدار میدان گردان در حین چرخش نسبت به زمان و مکان تغییر قابل ملاحظه‌ای می‌نماید بخارطا این عدم یکواختی در میدان گردان، گشتاور راه اندازی موتور کافی یکواخت می‌گردد، اما باید گفت که مقدار متوسط این گشتاور حبث راه اندازی موتور کافی است. در حالت ایده‌آل زاویه  $\theta_2 - \theta_1$  باید  $90^\circ$  درجه باشد، اما این امر از نظر فیزیکی مرد

1) Main-winding    2) Auxilary-winding

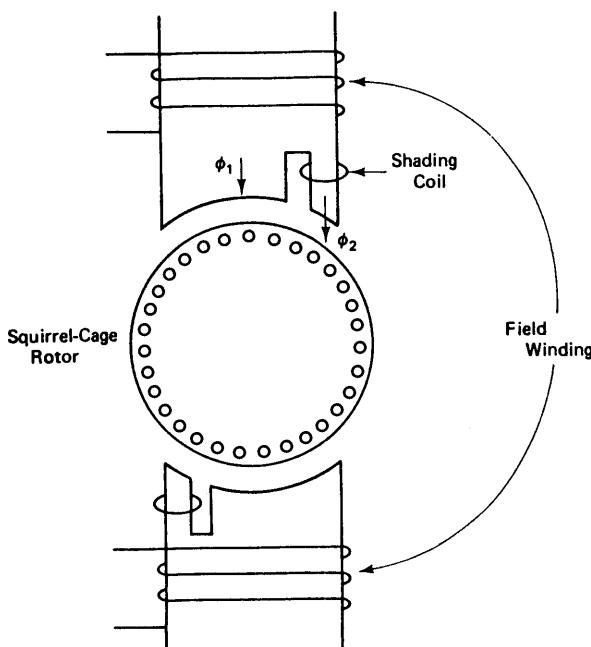
3) Starting-winding

امکان ندارد. سیم پیچ کمکی (راه انداز) دارای تلفات زیاد می‌باشد ( $I^2R$ ) ، لذا بسرعت گرم می‌شود و در نتیجه برای جلوگیری سوختن آن بهتر است هرگاه لغزش ماشین به حدود ۳۵٪ رسید این سیم پیچ توسط کلید گیری از مرکز<sup>(۱)</sup> از مدار خارج شود و هیچگونه اثر سوئی بر عملکرد موتور نخواهد داشت. زیرا این سیم پیچ فقط برای راه اندازی تعییه شده است.

باید توجه داشت که هنگامیکه موتور مشغول کار است و سیم پیچ راه انداز از مدار خارج می‌باشد ، در این صورت جریان موتور  $I_M$  بوده و با توجه به شکل (۱۲-۴b) در میابیم که ضریب توان اینگونه موتورها خیلی پائین است. اینگونه موتورها در توانها  $\frac{1}{3}$  تا  $\frac{3}{4}$  اسب بخار (۲۵ تا ۶۰۰) وات ساخته می‌شوند و لغزش آنها در بار اسمی حدود ۶ درصد است.

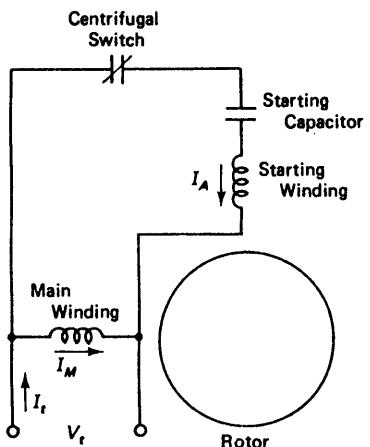
### 12-1-2 Shaded-Pole Motor

۱۲-۱-۲ موتورهای با قطب چاک دار  
این موتورهای نیز نوعی موتورهای القائی تکفارز می‌باشند و هرگاه به موتورهایی با توان بسیار کم (حدود ۵/۰ وات) نیاز داشتیم از اینگونه موتورها استفاده می‌شود

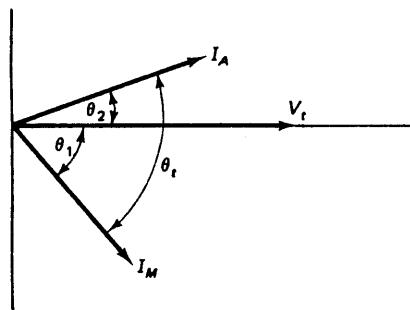


شکل ۱۲-۵ شمای موتورهای با قطب چاک دار

۱) Centrifugal Switch



(a)



(b)

شکل ۱۲ - موتورهای CSM

b : دیاگرام فازوری موتور

a : شمای موتور

راندمان این موتورها کم است (حدود ۵ تا ۲۰ درصد) اما قابلیت اطمینان آنها بسیار بالا است. برادرک عملکرد موتورهای با قطب چاک دار<sup>(۱)</sup> به شکل (۵-۱۲) رحوع می‌کنیم و در این شکل یک موتور دو قطبی نشان داده شده است. همانطور که می‌بینیم سیم پیچ دیگری بر روی قطبها بنام سیم پیچ چاک<sup>(۲)</sup> قرار دارد که از حنس مسی می‌باشد و شامل یک یا دو دور می‌باشد و بصورت حلقوای بسته<sup>(۳)</sup> عمل می‌کند. این حلقه بسته یا سیم پیچ چاک طوریست که جریان عبوری از آن باعث می‌گردد که با تشکیل شار در آن قسمت از قطب مخالفت نماید. به عبارت دیگر در تشکیل شار در آن قسمت از قطب رحوع

1) Shaded-pole-motor      2) Shading-Coil

3) Closed-loop

ناخیر ایجاد می‌شود، لذا شار قطبها دو مولفه دارد ( $\phi_1$  و  $\phi_2$ ) که نسبت به یکدیگر از نظر زمانی و مکانی جابجایی دارند، لذا میدان گردان پدید می‌آید و گشتاور راه انداز حاصل می‌شود، در اینگونه موتورها برای تعویض جهت دوران مotor به سیم پیچ دیگری (سیم پیچ چاک) در لبه دیگر قطبها نیاز داریم.

### 12-1.3 Capacitor-Start Motor

#### ۱۲-۱-۳ موتورهای القائی تکفاز با راه انداز خازنی

این موتورها که با علامت اختصاری CSM نامیده می‌شوند همان موتورهای القائی با فاز شکسته هستند که در مدار سیم پیچ کمکی (راه انداز) یک خازن بنام خازن راه انداز تعبیه شده است (شکل ۱۲-۶). در اثر وجود خازن  $I_A$  نسبت به  $I_M$  تقدم فاز پیدا می‌کند و زاویه بین  $I_A$  و  $I_M$  برابر  $\theta_1 + \theta_2$  می‌گردد که تقریباً معادل ۹۰ درجه می‌باشد (البته مقدار واقعی زاویه حدود ۸۵ درجه است). لذا شرایط مربوط به عمود بودن جریانهای سیم پیچ اصلی و راه انداز تحقق بیشتری می‌یابد. بطور کلی گشتاور راه انداز در یک موتور القائی تکفاز اینچنین است.

$$T_s = K I_A I_M \sin \theta_1 \quad (12-1)$$

در این رابطه داریم:

$I_A$ : جریان سیم پیچ راه انداز

$I_M$ : جریان سیم پیچ اصلی

$\theta_1$ : زاویه بین  $I_M$  و  $I_A$

$K$ : ثابت تناسب که به مشخصات فیزیکی موتور بستگی دارد.  
می‌دانیم:

الف:  $\theta_1$  در موتور با فاز شکسته حدود ۳۰ درجه است.

ب:  $\theta_1$  در موتور CSM حدود ۸۵ درجه است.

لذا با تقریب خوب می‌توان گفت که گشتاور راه انداز در موتورهای CSM دو برابر گشتاور راه انداز در موتورهای با فاز شکسته می‌باشد.

موتورهای CSM دارای مزایای زیراند:

الف: چون  $I_A$  از  $I_M$  از  $\sqrt{2}$  جلو می‌افتد لذا نگرانی راجع به اندوکتانس سیم پیچ راه انداز نداریم و لذا تعداد دور آنرا می‌توان افزود تا شاری برابر سیم پیچ اصلی تولید کند و میدان گردان یکنواختی پدیدار سازد.

ب: چون زاویه  $I_M$  و  $I_A$  زیاد است لذا جمع فاز روی آنها ( $I_s$ ) کمتر از جریانی است که در موتور با فاز شکسته وجود دارد.  $I_s$  همان جریانی است که موتور از شبکه تکفاز می‌باشد.

ج. در موتورهای CSM گشتاور راه انداز چهار برابر گشتاور اسمی ماشین است ولی در موتورهای با فاز شکسته گشتاور راه انداز دو برابر گشتاور اسمی خواهد بود .  
د: هرگاه پس از راه اندازی سیم پیچ راه انداز همراه با خازن توسط کلید گریز از مرکز مدار خارج شود ، درینصورت مشخصه کار هر دو موتور CSM و فاز شکسته یکسان می باشد ،  
موتورهای CSM در ابعاد  $\frac{1}{3}$  تا ۱۰ اسب بخار ساخته می شوند و خازن آنها از نوع الکترولیتی خشک می باشد (۲۵۰ نا ۶۰۰ میکرو فاراد) . شکل (۷-۱۲) منحنی گشتاور بر حسب لغزش (TSL) موتورهای القائی تکفاز بدون وسیله راه انداز ، موتورهای القائی تکفاز با فاز شکسته و موتورهای القائی تکفاز نوع CSM را نشان می دهد . همچنین اثر خازنهای راه انداز در شکل نشان داده شده است .

در صورت خرابی خازن ، موتورهای CSM راه اندازی نمی شوند و یک صدای "هام م" از آن شنیده می شود حال می توان بوسیله چرخاندن دستی محور ماشین موتور را در جهت دلخواه راه اندازی نمود .

#### **12-1.3.1 Permanent-Split Capacitor Motor.**

**۱-۳-۱-۱ موتورهای القائی تکفاز که خازن راه انداز در تمامی مراحل در مدار باقی می ماند**

این موتورها با علامت اختصاری PSCM نشان داده می شوند و دیگر خازن راه انداز توسط کلید گریز از مرکز از مدار بیرون نمی رود . با توجه به شکل (۶-۱۲) در میابیم که  $\theta_1$  تابع عوامل زیر است .

**الف: بار موتور**

**ب: سرعت ماشین**

لذا خازن ایدهآل جهت کار دائم ماشین در شرایط بارداری مشابه خازن مورد نیاز برای راه اندازی نخواهد بود یا به عبارت دیگر نمی توان از خازن راه انداز در شرایط کار دائمی ماشین استفاده کرد . از آنجاییکه خازن باید همواره در مدار باقی بماند باید از خازن مخصوص استفاده شود : درباره این موتورها می توان گفت :

**الف: مشخصه های موتور در حالت کار بهبود می یابد**

**ب: گشتاور راه انداز آنها از گشتاور راه انداز موتورهای CSM کمتر است .**

**ج: راندمان PSCM دربار اسمی نسبتاً " خوب است .**

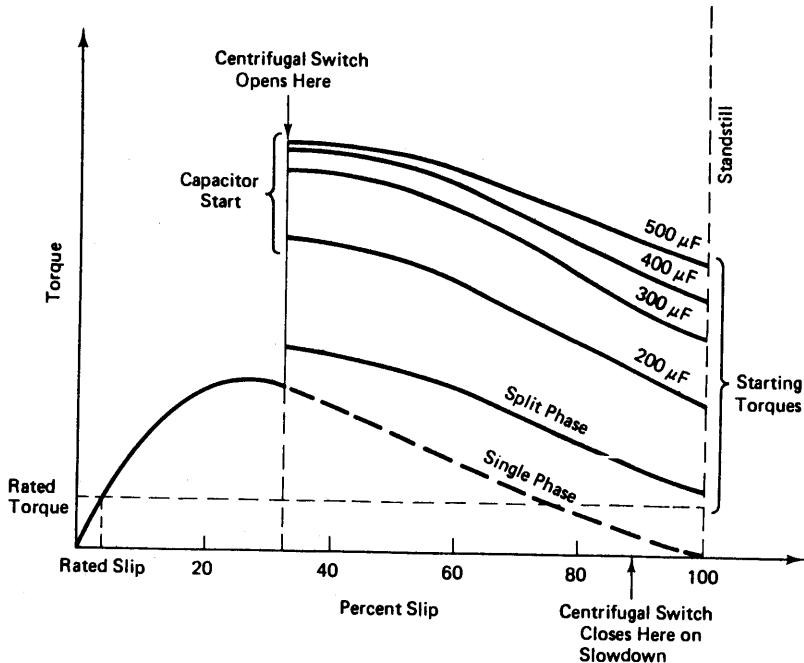
**د: ضریب توان موتور PSCM در بار اسمی نسبتاً " بالاست .**

**ه: حریانی که موتورهای PSCM از شبکه می کشند نسبتاً " کم است .**

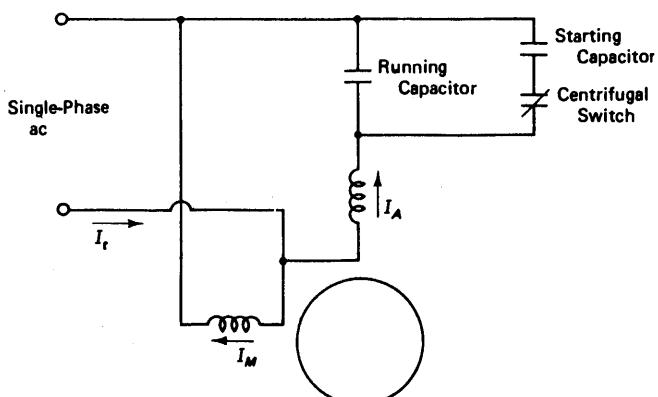
**د: در حین کار صدای موتورهای PSCM کم می باشد .**

د اینجا با آنها برابر نباشند که با شبکه می کوشند و در برابر آنها کمتر بار اسمی

تقریباً "دو میدان عمود بر هم در ماشین وجود دارند. همچنین سیم پیچ کمکی باید طوری طراحی شود – تا بتواند دائمآ" در مدار بماند و نسوزد. لذا اینگونه موتورها قادری گران تمام می‌شوند.



شکل ۲-۱۲: منحنی مشخصه‌های گشتاور بر حسب لغزش (TSL) در موتورهای با فاز CSM و شکسته



### 12-1.3.2 Two-Value Capacitor Motor.

#### ۲ - ۱ - ۳ - ۱۲ - موتورهای القائی تکفاز دو خازنی

این موتورها با علامت TCM نشان داده می شوند (شکل ۱۲-۸) در این موتورها از یک خازن برای راه اندازی استفاده می شود و خازن دوم دائماً حتی در شرایط کار موتور نیز در مدار باقی بماند. هرگاه موتور تکفاز راه اندازی شود هر دو خازن در مدار بوده و گشتاور راه اندازی نسبتاً بالائی حاصل می شود. پس از سرعت گرفتن موتور کلید گیری از مرکز خازن اول یا خازن راه انداز از مدار بیرون می برد. خازن دوم همواره در مدار قرار می گیرد و به آن خازن کار (Running Capacitor) گفته می شود.  
بالنتیجه مشخصه بهتری در شرایط اسمی پدیدار می گردد.  
باید گفت:

الف: خازن راه انداز از نوع الکترولینی خشک می باشد (۳۰۰ تا ۵۰۰ میکروفاراد)

ب: خازن کار از نوع روغنی است (حدود ۲۰ میکرو فاراد)

### 12-1.4 Repulsion-Start Motor

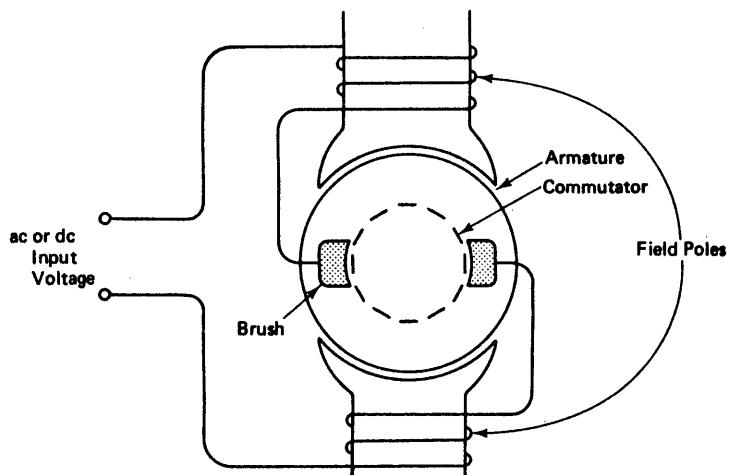
#### ۴ - ۱ - ۱۲ - موتورهای ریپالسیونی

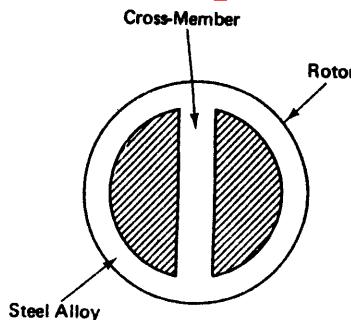
این موتورها در قدیم مرسوم بودند ولی امروزه موتورهای CSM و TCM جای آنها را گرفته اند. لذا ما نیز درباره این موتورها چندان صحبت نمی کنیم.

### 12-2 SERIES MOTOR

#### ۲ - ۱۲ - موتورهای سری یا یونیورسال

در فصل پنجم در جلد اول دیدیم که اگر پلاریته ولتاژ ترمینال در یک موتور





شکل ۱۲ - ۱۰ : شمای رotor یک موتور هیسترزیس

سری عوض شود ، جهت دوران موتور فرق نخواهد کرد . لذا موتور DC سری را می توان با برق متناوب AC بکار برد و با اندک تغییراتی موتورهای DC سری را مناسب برق نمود به این موتورها لفظ موتور یونیورسال اطلاق می گردد .

باید گفت که در موتورهای یونیورسال به میدان گردان نیاز نداریم ، بلکه گشتاور بخارتر نیروی اعمال شده بر روی هادی حاصل حریان بدست می آید (فصل ۲ جلد اول) شکل (۱۲ - ۹) یک موتور یونیورسال را نشان می دهد ، مشخصه این موتورها مشابه موتورهای DC سری است و موتورهای یونیورسال کوچک گشتاور نسبتاً " زیادی ایجاد می کنند و سرعت آنها خیلی بالاست . اینگونه موتورها در لوازم خانگی مانند پنکه ، حاروبرقی یافت می شوند .

### 12-3 SINGLE-PHASE SYNCHRONOUS MOTOR

#### ۱۲ - ۳ موتورهای سنکرون تکفاز

این موتورها با سرعت سنکرون می چرخند و در موقعی که به سرعت ثابت نیاز داریم از آنها استفاده می کنیم ( ساعت ، گرامافون ) . طرز راه اندازی این موتورها مشابه موتورهای القائی تکفاز است و لذا میدان گردنده در این موتورها وجود دارد .

##### 12-3.1 Reluctance Motor

#### ۱ - ۳ موتورهای رلوکتانس

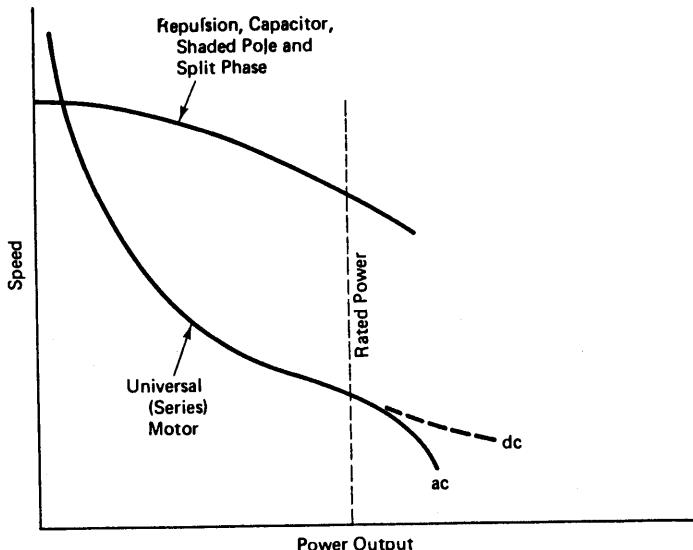
این موتورها نوع تکفازی از موتورهای سنکرون تکفاز است ولی چون در صنعت زیاد مقبولیت ندارند ، درباره آنها چندان صحبت نمی کنیم .

##### 12-3.2 Hysteresis Motor

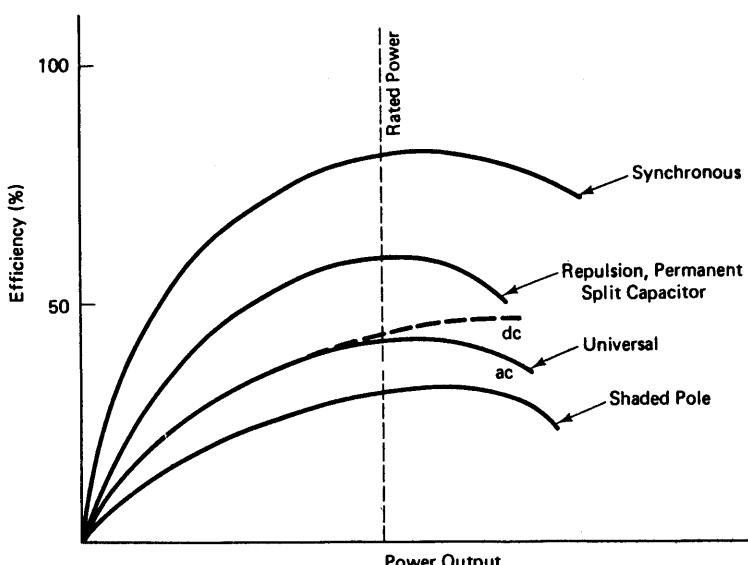
#### ۲ - ۳ موتورهای هیسترزیس

رотор اینگونه موتورها از الیاز مخصوصی از فولاد ساخته شده که دارای اثر هیستر زیس بسیار زیاد است (فصل اول ، جلد اول) باگذشتن شار از اینگونه رоторها ، گشتاور

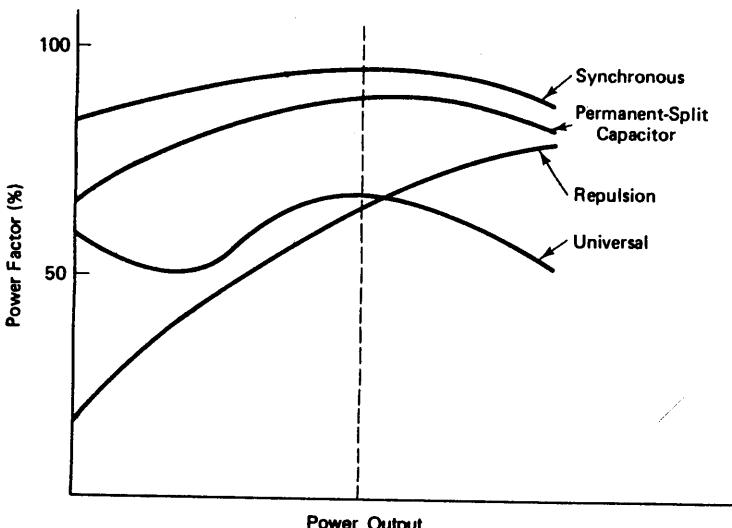
راه اندازبخار اثر هیسترزیس پدیدار می‌گردد . شکل (۱۰ - ۱۲) شمای رتور اینگونه موتورها را نشان می‌دهد . این موتورها با سرعت سنکرون می‌چرخد و حتی با تغییر بار سرعت آنها ثابت می‌ماند .



شکل ۱۱ - ۱۲ تغییرات سرعت بر حسب توان خروجی در موتورهای تکفاز



شکل ۱۱ - ۱۳ : تغییرات راندمان بر حسب توان خروجی در موتورهای تکفاز



شکل ۱۳ - ۱۲ منحنی ضریب توان بر حسب توان خروجی در موتورهای تکفاز

#### 12-4 CHARACTERISTICS

شکل‌های (۱۱-۱۲)، (۱۲-۱۲) و (۱۲-۱۳) منحنی مشخصه‌های موتورهای تکفاز AC را نشان می‌دهد و می‌توان آنها را با هم مقایسه نمود.

#### ۴-۱۲ منحنی مشخصه‌های موتور تکفاز

##### مثال ۱۲-۱ (ENG - سیستم -

یک موتور القائی تکفاز، ۲ اسپ بخاری، ۲۰۵ ولتی، ۶۰ هرتزی مفروض است. سرعت اسمی آن ۱۷۲۵ دور در دقیقه بوده و راندمان آن در بار اسمی ۷۵ درصد می‌باشد. اگر ضریب توان موتور در بار اسمی ۵۶ درصد باشد، تعداد قطب‌های موتور را بدست آورده و جریانی را که از شبکه می‌کشد محاسبه کنید.

حل

از رابطه (۹-۱۹) داریم و می‌دانیم سرعت سنکرون باید ۱۸۰۰ دور در دقیقه باشد (چرا؟)

$$P = \frac{120 \times 60 \text{ Hz}}{1800 \text{ rev/min}}$$

$$= 4 \text{ poles}$$

توانهای ورودی و خروجی اینچنین بدست می‌آیند.

$$P_o = 2 \text{ hp} \times 746 \text{ W/hp} = 1492 \text{ W}$$

$$P_i = \frac{P_o}{\eta} = \frac{1492 \text{ W}}{0.70} = 2131.4 \text{ W}$$

$$\text{PF} = \cos \theta = 0.60$$

از رابطه (۱۱ - ۷) داریم :

$$P_w = VI \cos \theta$$

$$I = \frac{P_w}{V \cos \theta}$$

$$= \frac{2131.4}{220 \text{ V} \times 0.60} = 16.1 \text{ A}$$

### مثال ۱۲ - ۲ (سیستم SI)

یک موتور القاعی نکفاز یک کیلو واتی ،  $230 \text{ V}$  ولتی ،  $50 \text{ Hz}$  هرتزی مفروض است . اگر سرعت آن در بار اسامی  $300$  رادیان بر ثانیه بوده و ضربت توان آن در بار اسامی  $55$  درصد باشد ، تعداد قطبها موتور و حریانی را که از شبکه می کشد را حساب کنید . راندمان موتور در بار اسامی  $65$  درصد است .

### حل

از رابطه (۱۱ - ۹) استفاده می کنیم و می دانیم سرعت سنکرون موتور باید  $314$  رادیان بر ثانیه باشد (چرا؟)

$$P = 4\pi \times \frac{50 \text{ Hz}}{\frac{100\pi}{100\pi}} = 2 \text{ poles}$$

توانهای خروجی و ورودی اینچنین بدست می آیند .

$$P_o = 1 \text{ kW}$$

$$P_i = \frac{P_o}{\eta} = \frac{1000 \text{ W}}{0.65} = 1538.5 \text{ W}$$

$$\text{PF} = \cos \theta = 0.55$$

از رابطه (۱۱ - ۷) داریم :

$$P_w = VI \cos \theta$$

$$I = \frac{P_w}{V \cos \theta}$$

$$= \frac{1538.5 \text{ W}}{220 \text{ V} \times 0.55} = 14.1 \text{ A}$$

مثال ۱۲-۳ (سیستم ENG)

یک موتور CSM با مشخصات زیر مفروض است .

اسب بخار	۱۰	= توان اسمی
ولت	۴۴۰	= ولتاژ اسمی
پس فاز	۸۵%	= ضریب توان در بار اسمی
آمپر	۲۶	= حریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

راندمان موتور را حساب کنید

حل

$$P_o = 10 \text{ hp} \times 746 \text{ W/hp} = 7460 \text{ W}$$

$$P_i = VI \cos \theta = 440 \text{ V} \times 26 \text{ A} \times 0.85$$

$$= 9724 \text{ W}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100$$

$$= \frac{7460}{9724} \times 100$$

$$= 77\%$$

مثال ۱۲-۴ (سیستم SI)

یک موتور CSM با مشخصات زیر مفروض است

ولت	۲۳۰	= ولتاژ اسمی
کیلو وات	۱/۵	= توان اسمی
پس فاز	۸۰%	= ضریب توان در بار اسمی
آمپر	۱۲	= حریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

راندمان موتور را بدست آورید

حل

$$P_o = 1.5 \text{ kW} = 1500 \text{ W}$$

$$P_i = VI \cos \theta = 230 \text{ V} \times 12 \text{ A} \times 0.80$$

$$= 2208 \text{ W}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100$$

$$= \frac{1500}{2208} \times 100 \\ = 68\%$$

### مثال ۱۲-۵ (سیستم ENG)

یک موتور تکفاز با فاز شکسته ۱۱۵ ولتی،  $\sqrt{2}$  آمپری، ۶۰ هرتزی مفروض است و سرعت آن در بار اسمی ۱۷۲۵ دور در دقیقه می‌باشد. اگر راندمان آن در بار اسمی ۶ درصد و ضریب توان آنها در بار کامل ۵۰ درصد باشد، توان اسمی و گشتاور اسمی آنرا حساب کنید.

حل

$$P_i = VI \cos \theta \\ = 115 \text{ V} \times 7.2 \text{ A} \times 0.50 \\ = 414 \text{ W} \\ \eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100 \\ P_o = \eta \times \frac{P_i}{100} \\ = 60\% \times 414 \text{ W}/100\% \\ = 248.4 \text{ W} \\ P_o = \frac{248.4 \text{ W}}{746 \text{ W/hp}} = 0.33 \text{ hp}$$

$$P_o = \frac{1}{3} \text{ hp (rated power)}$$

از رابطه (۱۲-۵) در جلد اول داریم:

$$T = 7.04 \times \frac{248.4 \text{ W}}{1725 \text{ rev/min}} \\ = 1 \text{ ft-lb (rated torque)}$$

### مثال ۱۲-۶ (سیستم SI)

یک موتور تکفاز با فاز شکسته با مشخصات زیر مفروض است  
ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

هر تر = ۵۰ فرکانس اسمی

رادیان بر ثانیه = ۱۵۲ سرعت در بار اسمی

= راندمان در بار اسمی ۵۵%

پس فار = ۴۵% ضریب توان در بار اسمی

توان اسمی و گشتاور اسمی آنرا بدست آورید.

## حل

$$\begin{aligned}P_i &= VI \cos \theta \\&= 230 \text{ V} \times 2.2 \text{ A} \times 0.45 \\&= 227.7 \text{ W}\end{aligned}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100$$

$$\begin{aligned}P_o &= \eta \times \frac{P_i}{100} \\&= 55\% \times 227.7 \text{ W}/100\% \\&= 125.23 \text{ W} \approx 125 \text{ W (rated power)} \\&= 0.125 \text{ kW}\end{aligned}$$

با استفاده از رابطه (۳-۵) در جلد اول داریم

$$\begin{aligned}T &= \frac{1000P}{\omega} \\&= 1000 \times \frac{0.125 \text{ kW}}{152 \text{ rad/s}} \\&= 0.82 \text{ N-m (rated torque)}\end{aligned}$$

## SYMBOLS INTRODUCED IN CHAPTER 12

Symbol	Definition	Units: English and SI
$\phi_s$ (۱)	Stator field flux due to stator current	lines or webers
$\phi_r$ (۲)	Rotor flux due to rotor current	lines or webers
$\phi'$ (۳)	Resultant flux: vector sum of $\phi_s$ and $\phi_r$	lines or webers
$V_i$ (۴)	Applied single-phase voltage	volts
$I_M$ (۵)	Main stator winding current	amperes
$I_A$ (۶)	Auxiliary stator winding current	amperes
$\theta_1$ (۷)	Angle between $V_i$ and $I_M$	degrees
$\theta_2$ (۸)	Angle between $V_i$ and $I_A$	degrees
$I'_A$ (۹)	Component of $I_A$ in phase with $V_i$ ( $= I_A \cos \theta_2$ )	amperes
$I'_M$ (۱۰)	Component of $I_M$ in quadrature with $V_i$ ( $= I_M \sin \theta_1$ )	amperes
$T_s$ (۱۱)	Starting torque of single-phase motor	ft-lb or N-m
$I_t$ (۱۲)	Total motor current: vector sum of $I_A$ and $I_M$	amperes
$\theta_t$ (۱۳)	Angle between $I_A$ and $I_M$ in a capacitor-start motor	degrees

## علام بکار برده شده در فصل ۱۴

- ۱ - شار استاتور
- ۲ - شار رتور
- ۳ - شار نتیجه ناشی از رتور و استاتور
- ۴ - ولتاژ ترمینال موتور تکفاز
- ۵ - جریان سیم پیچ اصلی استاتور
- ۶ - جریان سیم پیچ کمکی در استاتور
- ۷ - زاویه بین  $V_i$  و  $I_M$
- ۸ - زاویه بین  $V_i$  و  $I_A$
- ۹ - مولفه  $I_A$  که با  $V_i$  هم‌فاز است
- ۱۰ - مولفه  $I_M$  که بر  $V_i$  عمود است
- ۱۱ - گشتاور راه انداز در موتور تکفاز
- ۱۲ - کل جریان موتور (مجموع  $I_M$  و  $I_A$ )
- ۱۳ - زاویه بین  $I_A$  و  $I_M$

# فصل سیزدهم

سوالات و مسائل فضول

هفتم تا دوازدهم

۵۴ صفحه

**www.wikipower.ir**

**www.wikipower.ir**

**فصل ۱۳****مسائل فصل هفتم تا فصل دوازدهم****۱ - ۱۳ سوالات مربوط به فصل هفتم**

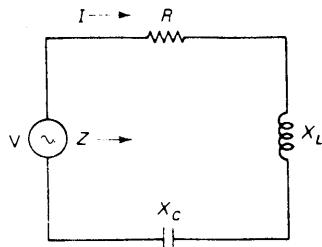
- ۱ - فرق بین حلقه‌های لرزان و حارویکها چیست و هر کدام در کجا مصرف دارد؟
- ۲ - عبارات زیر را تعریف کنید
  - الف: عنصر راکتیو
  - ب: توان ظاهری
  - ج: توان حقیقی (اکتیو)
  - د: توان راکتیو
  - ه: ضربت توان
- ۳ - آیا هیچگاه ضربت توان بیش از واحد می‌گردد یا نه (چرا؟)
- ۴ - فرق بین سیم پیچ حریان (CC) و سیم پیچ پتانسیل (PC) در واتمرها چیست
- ۵ - واتمری توانی را در محدوده (رنج) خود اندازه‌گیری می‌کند آیا ممکن است واتمر در تحت این شرایط خسارت بیند یا نه (چرا؟)
- ۶ - عبارات زیر را تعریف کنید .
  - الف: سیم پیچ اولیه ترانسفورماتور
  - ب: سیم پیچ ثانیه ترانسفورماتور
  - ج: ترانسفورماتور کاهنده
  - د: ترانسفورماتور افزاینده
  - ه: شار متقابل در ترانسفورماتور
  - و: شار نشتشی در ترانسفورماتور
- ۷ - ضربت توان ترانسفورماتور بی‌بار را چگونه محاسبه و اندازه‌گیری می‌کنند .
- ۸ - آزمایش‌های اتصال کوتاه و مدار باز (بی‌باری) در ترانسفورماتورها چیست و برای چه منظور انعام می‌شوند .
- ۹ - مزایای اتو ترانسفورماتورها را بیان کنید .
- ۱۰ - چند نوع توان فاز در سیستم سه‌فاز وجود دارد و چگونه می‌توان توالی فازها را عوض کرد

۱۳-۲ مسائل فصل هفتم

سیستم (ENG و SI)

۱- در شکل (۱-۱۳) داریم:

$R = 10 \Omega$ ,  $X_L = 15 \Omega$ ,  $X_C = 0 \Omega$ , and  $V = 230 \text{ V rms}$ .



شکل ۱-۱۳

مطلوبست:

الف: امپدانس مدار،  $Z$

ب: جریان در مدار،  $I$

ج: ضریب توان مدار،  $PF$

د: توانهای اکتیو (حقیقی)، راکتیو و ظاهری در مدار

ه: مثلث توان را درین مدار رسم کنید

۲- در شکل (۱-۱۳) داریم

$R = 20 \Omega$ ,  $X_L = 0 \Omega$ ,  $X_C = 30 \Omega$ , and  $V = 230 \text{ V rms}$ .

مطلوبست:

الف: امپدانس مدار ( $Z$ )

ب: جریان مدار ( $I$ )

ج: ضریب توان مدار ( $PF$ )

د: توانهای اکتیو (حقیقی)، راکتیو و ظاهری در مدار

ه: مثلث توان را در این مدار رسم کنید

۳- در شکل (۱-۱۳) داریم:

$R = 40 \Omega$ ,  $X_L = 15 \Omega$ ,  $X_C = 25 \Omega$ , and  $V = 230 \text{ V rms}$ .

**مطلوبست:**

- الف: امپدانس مدار (Z)

ب: حریان مدار (I)

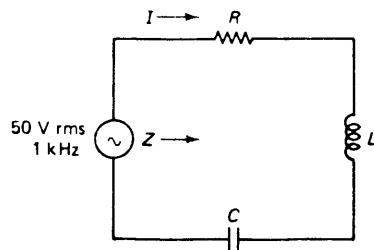
ج: ضریب توان مدار (PF)

د: توانهای حقیقی (اکتیو)، راکتیو و ظاهری در مدار

ه: مثلت توان در این مدار را رسم کنید

۴ - در شکل (۲ - ۱۳) داریم:

$6 \text{ k}\Omega$ ,  $L = 1.27 \text{ H}$ , and  $C = 0.01 \mu\text{F}$ .



شکل ۲ - ۱۳

مطلوبست.

- الف: امپداسن در این مدار (Z)

ب: حریان در این مدار (I)

ج: ضریب توان در این مدار (PF)

د: انواع توانها در این مدار

ه: مثلث توان را برای این مدار رسم کنید

—در شکل (۲-۱۳) داریم:

$R = 7 \text{ k}\Omega$ ,  $L = 4.77 \text{ H}$ , and  $C = 0.0265 \mu\text{F}$

مطلوبست:

- الف: امپدانس در این مدار (Z)  
 ب: جریان در این مدار /  
 ج: ضریب توان در این مدار PF  
 د: انتقام مقابله ای این مدار

ه: مثلث توان را برای این مدار رسم کنید

۶- چهار مصرف کننده (بار) مطابق جدول (۱ - ۱۳) مفروض است و به یک منبع تکفاز ۲۳۰ ولتی متصل‌اند. مطلوبست:

الف: توان حقیقی (اکتیو) هر مصرف کننده

ب: توان راکتیو هر مصرف کننده

ج: توان اکتیو (حقیقی) کل بارها

د: توان راکتیو کل بارها

ه: توان ظاهری کل بارها

د: ضریب توان مربوط به کل مجموعه بارها.

Load	kVA	PF	
A	5	1.0	
B	10	0.85 lagging	جدول (۱ - ۱۳)
C	12	0.80 lagging	
D	10	0.6 leading	

۷- در مساله قبلی (۶) اگر بار D از مدار جدا شود ضریب توان جدید مربوط به کل سه بار دیگر چقدر خواهد شد.

۸- یک بار طبق مدار شکل (۱۱ - ۲) در فصل هفتم مورد آزمایش قرار می‌گیرد و نتایج زیر بدست می‌آید،

ولت ۲۳۰ = عدد ولتمن

آمپر ۱۲/۸ = عدد آمپرمنتر

کیلو ولت ۲/۷۵ = عدد واتمنتر

مطلوبست:

الف: توان ظاهری بار

ب: ضریب توان بار

ج: توان راکتیو بار بر حسب kvar

۹- از یک واتمنتر در اندازه‌گیری توان در سیستم ۲۳۰ ولتی استفاده می‌شود (سیستم تکفاز) مقادیر اسامی سیم پیچ‌های جریان و ولتاژ واتمنتر بقرار زیر است.

آمپر ۱۵ = جریان اسامی سیم پیچ CC

ولت ۳۰۰ = ولتاژ اسامی سیم پیچ PC

مطلوبست:

**الف:** محاسبه حد نهائی (رینج) واتمنتر

**ب:** حد اکثر توانی که می‌توان توسط واتمنتر اندازه‌گیری نمود بدون آنکه حریان و للتاز سیم پیچ‌های CC و IPC از حد اسمی خود فراتر روند.

**۱۰ -** واتمنتر مساله قبل (مساله ۹) را در نظر می‌گیریم و آنرا در یک سیستم تکفار ۱۲۵ ولتی نصب می‌کیم . اگر ضریب توان بار مربوط به سیستم  $0.7$  باشد ، حد اکثر توانی را که می‌توان توسط واتمنتر اندازه‌گیری نمود بدون آنکه حریان و للتاز سیم پیچ‌های آن از حد اسمی فراتر روند ، بدست آورید .

**۱۱ -** یک ترانسفورماتور تکفار با مشخصات زیر مفروض است  
ولت  $230 =$  وللتاز اسمی اولیه

دور  $500 =$  تعداد دور سیم پیچ اولیه

مطلوبست محاسبه تعداد دور سیم پیچ ثانویه مشروط بر آنکه بخواهیم وللتازهای زیر در ثانویه بدست آید .

**الف:**  $1150$  ولت

**ب:**  $260$  ولت

**ج:**  $1200$  ولت

**د:**  $120$  ولت

**ه:**  $60$  ولت

**۱۲ -** مساله ۱۱ را تکرار کنید اینبار وللتاز اسمی اولیه را  $120$  ولت بگیرید .

**۱۳ -** یک ترانسفورماتور تکفار با مشخصات اسمی زیر مفروض است  
ولت  $230/460 =$  وللتاز ثانویه / وللتاز اولیه

کیلو ولت  $10 \text{ مپر} =$  توان اسمی

مطلوبست :

**الف:** حریان اسمی در اولیه

**ب:** حریان اسمی در ثانویه

**۱۴ -** یک ترانسفورماتور تکفار با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $120 =$  وللتاز اسمی اولیه

ولت  $12/6 =$  وللتاز اسمی ثانویه

ولت  $10 \text{ مپر} =$  توان اسمی

مطلوبست :

**الف:** حریان اسمی در اولیه

**ب:** حریان اسمی در ثانویه

۱۵ - یک ترانسفورماتور تکفارز با مشخصات زیر مفروض است

کیلو ولت ۱۸ = ولتاژ اسمی اولیه

کیلو ولت ۲۲۰ = ولتاژ اسمی ثانویه

مکاولات آمپر ۶۰ = توان اسمی

مطلوبست :

الف. جریان اسمی اولیه

ب. جریان اسمی ثانویه

۱۶ - یک ترانسفورماتور تکفارز با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $230/460 = 230/460$  ولتاژ ثانویه / ولتاژ اولیه

کیلو ولت آمپر ۵ = توان اسمی

بر اولیه ولتاژ اسمی را اعمال می کنیم و ثانویه را باز می گذاریم (حالت بی باری) - و اتمتر

در اولیه ۱۲ وات را نشان می دهد و آمپر متر اولیه نیز  $5/3$  آمپر را می خواند

مطلوبست :

الف: ضریب توان ترانسفورماتور در حالت بی باری

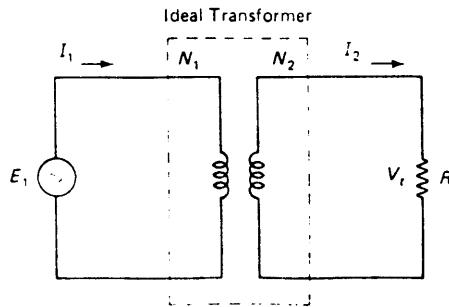
ب: جریان مغناطیس شوندگی

ج: جریانی که تلفات هسته را تأمین می کند

د: اگر به ثانویه یک بار مقاومتی جالع وصل کنیم و اتمتر اولیه ۲ کیلووات را نشان دهد ، ضریب توان ترانسفورماتور را بیابید.

۱۷ - در شکل (۱۳-۳) داریم

$$E_1 = 230 \text{ V}, N_1 = 200, N_2 = 40, \text{ and } R = 2 \Omega.$$



شکل ۱۳-۳

مطلوبست :

الف: نسبت دورها د این ترانسفورماتور

ب . ولتاژ دو سر بار

ج . جریان بار (جریان ثانویه)

د . جریان اولیه

۱۸ - مساله ۱۷ را تکرار کنید ولی اینبار اعداد زیر را در نظر بگیرید

$$E_1 = 120 \text{ V}, N_1 = 400, N_2 = 80, \text{ and } R = 1 \text{ k}\Omega.$$

۱۹ - در شکل (۳ - ۲) داریم :

$$E_1 = 230 \text{ V}, V_t = 920 \text{ V}, \text{ and } I_1 = 20 \text{ A}.$$

مطلوبست :

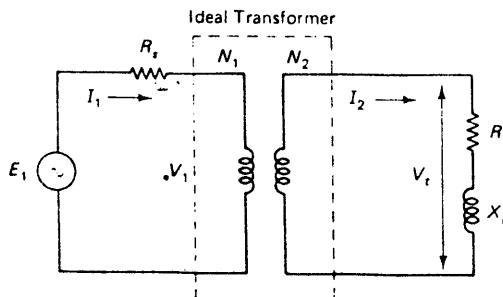
الف . نسبت دورها

ج : جریان ثانویه

د : مقاومت مصرف کننده (R)

۲۰ - در شکل (۴ - ۱۳) داریم :

$$E_1 = 230 \text{ V}, N_1 = 320, N_2 = 40, R = 3 \Omega, X_L = 12.5 \Omega, \text{ and } R_t = 408 \Omega$$



شکل ۴ - ۱۳

مطلوبست :

الف : جریان اولیه (I1)

ب : ولتاژ (V1)

ج : جریان ثانویه (I2)

د : ولتاژ دو سر بار (Vt)

۲۱ - اگر توان اسمی ترانسفورماتور مساله ۲۰ معادل ۶۰ ولت آمپر باشد ، حداقل ولتاژ E1 را طوری پیدا کنید بطوریکه مقادیر اسمی در این ترانسفورماتور نقص نگردد .

۲۲ - در شکل (۴ - ۱۳) داریم .

$$E_1 = 120 \text{ V}, N_1 = 100, N_2 = 200, R_t = 2.75 \Omega, \text{ and } R = 5 \Omega.$$

اگر جریان اولیه  $24\text{ آمپر}$  باشد،  $X_1$  را حساب کنید.

۲۳ - در ترانسفورماتور مساله ۲۲ اگر توان اسمی  $3\text{ کیلو ولت آمپر}$  باشد، چه درصدی از جریان اسمی دو اولیه بخاریست

۲۴ - یک ترانسفورماتور کاهنده تکفاز با مشخصات زیر مفروض است.

$$\text{ولت } 28/25 = \text{ولتاژ ثانویه} / \text{ولتاژ اولیه}$$

$$\text{هرتز } 50 = \text{فرکانس اسمی}$$

$$\text{کیلو ولت } 5/0 = \text{توان اسمی}$$

ثانویه آنرا اتصال کوتاه کرده و نتایج زیر از آزمایش اتصال کوتاه بدست می‌آید

$$\text{وات } 18 = \text{عدد واتمتر طرف اولیه}$$

$$\text{ولت } 12 = \text{عدد ولتمتر طرف اولیه}$$

$$\text{جریان اسمی} = \text{عدد آمپر متر طرف اولیه}$$

مطلوبست:

$$\text{الف: } R_{e1}$$

$$\text{ب: } X_{e1}$$

$$\text{ج: } R_{e2}$$

$$\text{د: } X_{e2}$$

۲۵ - یک ترانسفورماتور تکفاز با مشخصات زیر مفروض است

$$\text{ولت } 25/20 = \text{ولتاژ ثانویه} / \text{ولتاژ اولیه}$$

$$\text{هرتز } 50 = \text{فرکانس اسمی}$$

$$\text{کیلو ولت } 5/0 = \text{توان اسمی}$$

با آن آزمایش اتصال کوتاه انجام می‌دهیم (اولیه اتصال کوتاه شده است) نتایج زیر از این آزمایش بدست می‌آید.

$$\text{وات } 18 = \text{عدد واتمتر طرف ثانویه}$$

$$\text{ولت } 12 = \text{عدد ولتمتر طرف ثانویه}$$

$$\text{جریان اسمی} = \text{عدد آمپر متر ثانویه}$$

مطلوبست:

$$\text{الف: } R_{e2}$$

$$\text{ب: } X_{e2}$$

$$\text{ج: } R_{e1}$$

$$\text{د: } X_{e1}$$

۲۶ - یک ترانسفورماتور تکفاز با مشخصات زیر مفروض است

$$\begin{aligned} \text{ولت} &= ۱۲۰۰ / ۱۲۰ = \text{ولتاژ ثانویه} / \text{ولتاژ اولیه} \\ \text{هرتز} &= ۶۰ = \text{فرکانس اسمی} \\ \text{کیلو ولت آمپر} &= ۵ = \text{توان اسمی} \end{aligned}$$

با آن آزمایش اتصال کوتاه می‌دهیم (ثانویه اتصال کوتاه می‌گردد) اعداد زیر از این آزمایش بدست می‌آید

$$\text{وات} = ۲۴۰ = \text{عدد ولتمتر طرف اولیه}$$

$$\text{ولت} = ۹ = \text{عدد ولتمتر اولیه}$$

$$\text{حریان اسمی} = \text{عدد آمپر متر اولیه}$$

مطلوب است.

الف:  $R_{e1}$

ب:  $X_{e1}$

ج:  $R_{e2}$

د:  $X_{e2}$

۲۷ - یک ترانسفورماتور تکفاز با مشخصات زیر در شکل (۵-۱۳) نشان داده شده است.

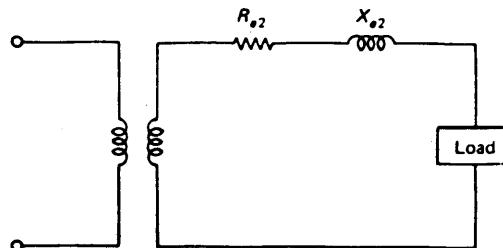
$$\text{وات} = ۲۳۰ = \text{ولتاژ اسمی اولیه}$$

$$\text{ولت} = ۴۶۰ = \text{ولتاژ اسمی ثانویه}$$

$$\text{هرتز} = ۵۰ = \text{فرکانس اسمی}$$

$$\text{اهم} = ۰/۰۴$$

$$\text{شم} = ۰/۱$$



شکل ۵-۱۳

این ترانسفورماتور بار اسمی خود را تحت ضربیت توان واحد تقدیم می‌کند، در صد تنظیم ولتاژ آنرا حساب کنید.

۲۸ - مساله ۲۷ را تکرار کنید. اینبار ضربیت توان را  $۰/۸$  پس فاز بدیرید.

۲۹ - در ترانسفورماتور شکل (۵-۱۳) مشخصات بقرار زیر است.

وات ۱۲/۶ = ولتاژ اسمی ثانویه

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

ولت آمپر ۲۵۰ = توان اسمی

$$R_{c2} = 0.005 \Omega \text{ and } X_{c2} = 0.008 \Omega.$$

اگر این ترانسفورماتور بار اسمی خود را تحت ضریب توان واحد تغذیه کند، درصد تنظیم ولتاژ آنرا حساب کنید.

۳۰ - مساله ۲۹ را تکرار کنید. این بار ضریب توان را ۹/۹ پیش فاز بگیرید.

۳۱ - ترانسفورماتور مطابق شکل (۵-۱۳) مفروض است و مشخصات آن بقرار زیر است:

ولت ۴۶۰۰ = ولتاژ اسمی اولیه

وات ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ثانویه

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

کیلو ولت آمپر ۱۲ = توان اسمی

با آزمایش اتصال کوتاه به نتایج زیر می‌رسیم

$$R_{c2} = 0.15 \Omega \text{ and } X_{c2} = 0.2 \Omega.$$

درصد تنظیم ولتاژ را در شرایط بار اسمی تحت حالت‌های زیر بدست آورید.

الف: ضریب توان بار واحد باشد

ب: ضریب توان بار ۸/۰ پس فاز در نظر گرفته شود

ج: ضریب توان بار ۸۵/۰ پیش فاز منظور گردد.

۳۲ - یک ترانسفورماتور کفار ۲۳۰/۱۲۰ ولتی، ۱۰ کیلوولت آمپری مفروض است و بار اسمی را با ضریب توان واحد تغذیه می‌کنند مطوب است:

الف: توان خروجی

ب: حریان در ثانویه

۳۳ - مساله ۲۲ را تکرار کنید. این بار ترانسفورماتور نصف بار اسمی را با ضریب توان ۸۵/۰ پس فاز تغذیه می‌کند.

۳۴ - یک ترانسفورماتور ۱۱۵/۲۳۰ ولتی، ۴ کیلو ولت آمپری مفروض است و سر روی آن آزمایش‌های بی‌باری (مدار باز) و اتصال کوتاه انحصار می‌دهیم. نتایج این دو آزمایش در جدول (۲-۱۳) مده است.

Open-circuit test (high side open)	Short-circuit test (high side shorted)
$V = 115 \text{ V}$	$V = 7 \text{ V}$
$I = 0.5 \text{ A}$	$I = \text{rated current}$
$W = 220 \text{ W}$	$W = 100 \text{ W}$

جدول (۲-۱۳)

راندمان این ترانسفورماتور را در شرایط زیر حساب کنید

الف: بار اسمی و ضریب توان واحد

ب: بار اسمی و ضریب توان ۷۵٪ پس فاز

ج: نصف بار اسمی (نصف بار کامل) و ضریب توان واحد

د: نصف بار اسمی و ضریب توان ۲۵٪ پس فاز

ه: یک چهارم بار اسمی و ضریب توان ۵٪ پس فاز

۳۵- یک ترانسفورماتور تکفاز مفروض است و توان اسمی آن ۵۰ کیلو ولت آمپر می باشد.

در آزمایش مدار بیاز و اتمتر ۶۰۰ وات و در آزمایش اتصال کوتاه و اتمتر ۸۰۰ وات را نشان می دهد. راندمان ترانسفورماتور را در این شرایط زیر حساب کنید

الف: بار اسمی و ضریب توان واحد

ب: بار اسمی و ضریب توان ۹٪ پس فاز

ج: نصف بار اسمی و ضریب توان ۹٪ پس فاز

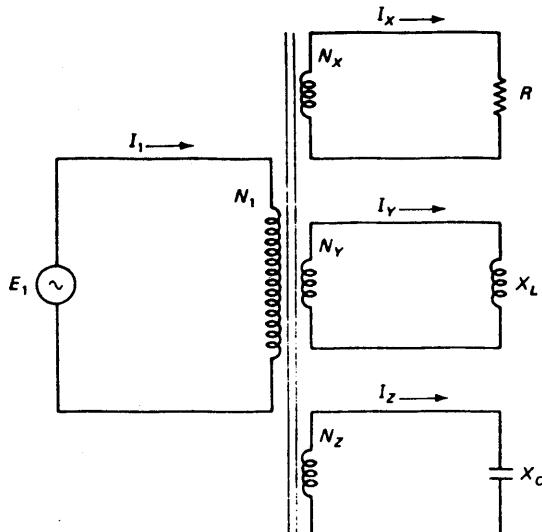
د: نصف بار اسمی و ضریب توان ۶٪ پس فاز

ه: ۱۲۰٪ بار اسمی و ضریب توان ۸٪ پس فاز

۳۶- در شکل (۶-۱۳) دارایم:

$$E_1 = 220 \text{ V}, N_1 = 400, N_x = 200, N_y = 100, N_z = 1000, R = 10 \Omega,$$

$$X_L = 2 \Omega, \text{ and } X_C = 50 \Omega -$$



شکل ۶-۱۳

مطلوبست :

الف :  $I_x$

ب :  $I_y$

ج :  $I_z$

د :  $I_i$

ه : ضریب توان ترانسفورماتور

و : ولت آمپر مورد نیاز در سیم پیچ Z

۳۷- در شکل (۱۳-۶) داریم :

$$E_1 = 32 \text{ V}, R = \infty \text{ (open circuit)}, X_L = 1 \Omega, \text{ and } X_C = 100 \Omega.$$

تعداد دورها را مطابق مساله ۳۶ بگیرید . مطلوبست :

الف : جریان اولیه

ب : ضریب توان ترانسفورماتور

۳۸- در شکل (۱۳-۶) داریم :

$$E_1 = 120 \text{ V}, N_1 = 100, N_X = 50, N_Y = 1000, N_Z = 500, R = 2 \Omega.$$

$$X_L = 1200 \Omega, \text{ and } X_C = 150 \Omega$$

مطلوبست :

الف :  $I_x$

ب :  $I_y$

ج :  $I_z$

د : ولت آمپر مورد نیاز در سیم پیچ اولیه

ه : ولت آمپر مورد نیاز در سیم پیچ ۲

۳۹- یک ترانسفورماتور تکفاز ۱۲۰/۲۴۰ ولتی ، عکیلو ولت آمپری مفروض است . می خواهیم از آن یک اتو ترانسفورماتور ۱۲۰/۳۶۰ ولتی بسازیم ، شمار مداری را رسم کنید و مقادیر زیر را در شرایط اسمی بیابید .

الف : جریان اولیه اتو ترانسفورماتور

ب : جریان ثانویه اتو ترانسفورماتور

ج : کیلو ولت آمپر اتو ترانسفورماتور

۴۰- یک ترانسفورماتور تکفاز ۲۸/۴۰ ولتی ، یک کیلو ولت آمپری مفروض است ، می خواهیم از آن یک اتو ترانسفورماتور ۲۱/۲۸ ولتی بسازیم . شمار مداری را رسم کنید و مقادیر زیر را در شرایط اسمی حساب کنید .

ب: جریان ثانویه اتو ترانسفورماتور

ج: کیلو ولت آمپر اتو ترانسفورماتور

۴۱ - یک ترانسفورماتور تکفاز  $110/440$  ولتی،  $50$  کیلو ولت آمپری مفروض است، می خواهیم از آن یک اتو ترانسفورماتور  $550/440$  ولتی سازیم. شمای مداری را رسم کنید و مقادیر زیر را در شرایط اسمی حساب کنید.

الف: جریان اولیه اتو ترانسفورماتور

ب: جریان ثانویه اتو ترانسفورماتور

ج: کیلو ولت آمپر اتو ترانسفورماتور

۴۲ - در مساله ۴۱ چه مقدار کیلو ولت آمپر توسط عمل القاء و چه مقدار توسط عمل هدایت به مصرف کننده منتقل می شود

۴۳ - یک ترانسفورماتور تکفاز  $110/220$  ولتی،  $5$  کیلو ولت آمپری مفروض است و از آن یک اتو ترانسفورماتور  $220/230$  ولتی می سازیم. مطلوبست:

الف: کیلو ولت آمپر اسمی

ب: چه مقدار از کیلو ولت آمپر اسمی به عمل هدایت مربوط می شود

ج: چه مقدار از کیلو ولت آمپر اسمی به عمل القاء مربوط می گردد.

۴۴ - یک ترانسفورماتور تکفاز  $110/220$  ولتی  $20$  کیلو ولت آمپری مفروض است و از آن برای ساخت اتو ترانسفورماتور  $120/230$  ولتی استفاده می شود. شمای مداری را رسم کنید و مقادیر زیر را در شرایط بار اسمی بیابید.

الف: جریان اسمی اولیه اتو ترانسفورماتور

ب: جریان اسمی ثانویه اتو ترانسفورماتور

ج: کیلو ولت آمپر اسمی اتو ترانسفورماتور

۴۵ - در اتو ترانسفورماتور مساله ۴۴ چه مقدار از کیلو ولت آمپر اسمی به عمل القاء و چه مقدار به عمل هدایت مربوط می گردد.

۴۶ - یک ترانسفورماتور تکفاز مفروض است در آزمایش مدار باز (بی باری) وات متر عدد  $180$  وات را نشان می دهد، در آزمایش اتصال کوتاه واتmeter  $230$  وات را می خواند. راندمان ترانسفورماتور را در شرایط زیر حساب کنید.

الف: نصف بار اسمی و ضریب توان  $7/0$  پس فاز

ب: بار اسمی و ضریب توان واحد

ج:  $125\%$  بار اسمی و ضریب توان  $8/0$  پس فاز

۴۷ - یک سیستم سه فاز  $120/0$  ولتی توانی معادل  $6$  کیلو ولت آمپر را به بار متعادل مثلثی (۴۵) تحويل می دهد. مطلوبست:

الف: ولتاژ خط در محل مصرف کننده (بار)

ب: جریان خط در محل مصرف کننده (بار)

ج: ولتاژ فاز در محل مصرف کننده

د: جریان فاز در محل مصرف کننده

۴۸ - مساله ۴۷ را تکرار کنید . این بار مصرف کننده را ، از نوع ستاره ( ل ) بگیرید .

۴۹ - یک سیستم سه فازه  $۰\text{~}۰\text{~}۰$  ولتی توانی معادل  $۱\text{~}۱\text{~}۱$  کیلو ولت آمپر را به بار متعادل مثلثی ( د ) تحويل می دهد مطلوبست :

الف: ولتاژ خط برای بار

ب: جریان خط برای مصرف کننده

ج: ولتاژ فاز برای بار

د: جریان فاز برای مصرف کننده

۵۰ - مساله ۴۹ را تکرار کنید ولی این بار مصرف کننده را از نوع ستاره ( ۰ . ۷ ) بگیرید .

۵۱ - یک کارگاه صنعتی توانی معادل  $۲۵\text{~}۰\text{~}۰$  کیلو ولت آمپر را تحت ضریب توان  $۰/۸۵$  پس فاز از شبکه  $۲۳۰\text{~}۰\text{~}۰$  ولتی سه فاز دریافت می دارد مطلوبست :

الف: جریان خط برای این کارگاه

ب: توان حقیقی (اکتیو) واردہ به این کارگاه

ج: توان راکتیو تغذیه شده به این کارگاه

۵۲ - مساله ۵۱ را تکرار کنید ، این بار ضریب توان را واحد بگیرید .

۵۳ - یک کارخانه توانی معادل  $۳۰\text{~}۰\text{~}۰$  کیلو ولت را تحت ضریب توان  $۰/۸$  پس فاز از شبکه  $۴۰۰\text{~}۰\text{~}۰$  ولتی سه فاز دریافت می دارد مطلوبست :

الف: توان ظاهزی طلب شده توسط کارخانه

ب: جریان خط برای این کارخانه

ج: توان راکتیوی که کارخانه از شبکه می کشد

۵۴ - مساله ۵۳ را تکرار کنید . این دفعه ضریب توان را واحد بگیرید .

۵۵ - یک ترانسفورماتور سه فاز با مشخصات زیر مفروض است و یک بار متعادل را تغذیه می کند .

ولت  $۱۲۰۰ =$  ولتاژ اسمی اولیه

ولت  $۴۰۰ =$  ولتاژ اسمی ثانویه

د-د = نوع اتصالات سیم پیچ ها

کیلو ولت آمپر  $۶۰ =$  توان اسمی

الف: نسبت تبدیل ترانسفورماتور

ب: جریان خط در طرف فشار قوی

ج: جریان خط در طرف فشار ضعیف

د: جریان فاز در طرف فشار قوی

ه: جریان فاز در طرف فشار ضعیف

۵۶ - مساله ۵۵ را تکرار کنید، این دفعه نحوه اتصال ترانسفورماتور را ۷-۵ در نظر بگیرید.

۵۷ - یک ترانسفورماتور سه فاز با مشخصات زیر مفروض است و یک بار متعادل اسمی را تغذیه می‌کند.

ولت  $= 480$  = ولتاژ اسمی اولیه

ولت  $= 13200$  = ولتاژ اسمی ثانویه

ولت آمپر  $= 25000$  = توان اسمی

۷-۷ = نوع اتصال سیم پیچها

مطلوبست:

الف: جریان خط در طرف فشار قوی

ب: جریان خط در طرف فشار ضعیف

ج: جریان فاز در طرف فشار قوی

د: جریان فاز در طرف فشار ضعیف

ه: نسبت تبدیل ترانسفورماتور

۵۸ - مساله ۵۷ را تکرار کنید، این بار نحوه اتصالات سیم پیچها را ۷-۵ بگیرید.

۵۹ - از سه عدد ترانسفورماتور تکفاز استفاده کرده و یک ترانسفورماتور سه فاز

بصورت ۷-۵ می‌سازیم و از آن در سیستم سه فاز  $400$  کیلو ولت به  $24$  کیلو ولت استفاده می‌نماییم. بار این ترانسفورماتور سه فاز  $350$  مگاولت آمپر است، مطلوبست،

الف: نسبت تبدیل ترانسفورماتور

ب: جریان اولیه

ج: جریان ثانویه

۶۰ - مساله ۵۹ را تکرار کنید این بار نحوه اتصالات را " ۷-۵ " بگیرید.

۶۱ - یک ترانسفورماتور سه فاز بار متعادل  $50$  کیلو واتی را تحت ولتاژ  $210$  ولت تغذیه می‌کند. ضریب توان بار  $9/0$  پس فاز بوده و اتصالات بصورت ۷-۳ می‌باشد، اگر ولتاژ شبکه تغذیه که به اولیه ترانسفورماتور وصل می‌گردد،  $600$  ولت باشد مطلوبست:

ب : جریان خط در طرف فشار ضعیف

ج : نسبت تبدیل ترانسفورماتور

۶۲ - یک ترانسفورماتور سه فاز ولتاژ ۱۵۰ ولت را به ولتاژ ۲۶۰ ولت تبدیل کرده و توانی معادل ۵ مکاولت آمپر تحویل می دهد . مطلوبست محاسبات زیر شروط برآنکه نحوه اتصالات این ترانسفورماتور ۲-۴ باشد .

الف : جریان سیم پیچ های اولیه

ب : جریان سیم پیچ های ثانویه

ج : ولتاژ سیم پیچ های اولیه

د : ولتاژ سیم پیچ های ثانویه

۶۳ - مساله ۶۲ را تکرار کنید این بار نحوه اتصالات را " ۲-۴ " بگیرید .

۶۴ - دو ترانسفورماتور تکفاز ۱۲۰/۳۳۰ ولتی ، ۲۰ کیلو ولت آمپری بصورت مثلث باز بسته شده اند . مطلوبست :

الف : جریان اسمی اولیه

ب : جریان اسمی ثانویه

ج : کل کیلو وات آمپری که می تواند این مجموعه ارائه دهد

د : اگر ترانسفورماتور تکفاز دیگری این مجموعه را بصورت ۲-۴ درآورد ، کیلو ولت آمپری که مجموعه جدید می تواند ارائه دهد چیست .

۶۵ - یک ترانسفورماتور سه فاز " ۲-۴ " مفروض است . ولتاژ ۴۸۰ ولت را به ۲۴۰ ولت تبدیل می کند و در این حالت ۵ کیلو ولت آمپر می تواند براحتی تامین نماید . حال اگر این ترانسفورماتورها بصورت مثلث باز مورد سهره برداری قرار گیرد ، چه مقدار کیلو ولت آمپر می تواند تامین نماید ، مشروط برآنکه شرایط اسمی سیم پیچ ها نقض نگردد .

### سیستم (ENG)

۶۶ - یک ترانسفورماتور تکفاز مربوط به هوا پیما موجود است و مشخصات آن بقرار زیر می باشد .

ولت ۲۸ = ولتاژ اسمی اولیه

دور ۲۰۰ = تعداد دور سیم پیچ اولیه

هرتز ۴۰۰ = فرکانس اسمی

مطلوبست :

الف : حداقل شار متقابل در هسته این ترانسفورماتور

ب : اگر فرکانس وعده است باشد ، فرض لامپ را تکار کنید

۶۷ - یک ترانسفورماتور تکفارز  $115/25$  ولتی ،  $60$  هرتزی در دست ساخت می باشد .  
بخواهیم حداکثر شار متقابل  $250$  ( Kiloline ) باشد مطلوبست :

الف : تعداد دور سیم پیچ اولیه

ب : تعداد دور سیم پیچ ثانویه

۶۸ - یک ترانسفورماتور تکفارز  $28/120$  ولتی مفروض است و تعداد دور اولیه  $70$  دور می باشد . هسته این ترانسفورماتور از ماده ایست که حداکثر چگالی شار آن  $120 \text{ kilolines/in}^2$  می باشد . مطلوبست محاسبه حداقل سطح مقطع برای این هسته در شرایط زیر

الف : فرکانس  $60$  هرتز

ب : فرکانس  $400$  هرتز

۶۹ - یک ترانسفورماتور تکفارز  $14/14$  ولتی ،  $400$  هرتزی در دست ساخت بوده و تعداد دور سیم پیچ ثانویه  $200$  می باشد . اگر سطح مقطع هسته  $5$  اینچ مربع باشد . حداکثر چگالی شار مورد نیاز برای این هسته را بیابید .

۷۰ - مساله  $6$  را تکرار کنید . این دفعه فرکانس را  $60$  هرتز بگیرید .

سیستم (SI)

۷۱ - یک ترانسفورماتور تکفارز که در هوایپیما مورد استفاده قرار می گیرد دارای مشخصات زیر است .

ولت  $28 =$  ولتاژ اسمی اولیه

دور  $320 =$  تعداد دور سیم پیچ اولیه

هرتز  $50 =$  فرکانس اسمی

مطلوبست :

الف : حداکثر شار متقابل در هسته ترانسفورماتور

ب : اگر فرکانس  $50$  هرتز باشد فرض الف را تکرار کنید

۷۲ - یک ترانسفورماتور تکفارز  $230/25$  ولتی ،  $50$  هرتزی در دست ساخت می باشد . اگر بخواهیم حداکثر شار متقابل هسته  $0.050$  و برگرد مطلوبست .

الف : تعداد دور سیم پیچ اولیه

ب : تعداد دور سیم پیچ ثانویه

۷۳ - یک ترانسفورماتور تکفارز مطابق مشخصات ذیل مفروض است

ولت  $28 =$  ولتاژ اولیه

ولت  $230 =$  ولتاژ ثانویه

دور ۵۰ = تعداد دور سیم پیچ اولیه

تسلا ۲ = حداکثر چگالی شار هسته

سطح مقطع می‌نیم هسته را در شرایط زیر حساب کنید

الف : فرکانس ۵۰ هرتز

ب : فرکانس ۴۰۰ هرتز

۷۴ - یک ترانسفورماتور تکفاز با مشخصات زیر در دست ساخت می‌باشد

ولت ۲۸ = ولتاژ اولیه

ولت ۷ = ولتاژ ثانویه

دور ۱۵۰ = تعداد دور ثانویه

متر مربع ۰/۰۰۰۳۵ = سطح مقطع هسته

هرتز ۴۰۰ = فرکانس اسمی

مطلوبست محاسبه چگالی شار ماکریم مورد نیاز هسته

۷۵ - مساله ۷۴ را تکرار کنید . این دفعه فرکانس را ۵۰ هرتز بگیرید .

## ۳ - ۱۳ سئوالات فصل هشتم

۱ - فرق اساسی بین ژنراتورهای سنکرون و ژنراتورهای DC چیست و امتیازات ژنراتورهای سنکرون را بیان کنید.

۲ - عبارات زیر را تعریف کنید

الف: تحریک کننده (اکساتیر)

ب: راکتاس سنکرون

ج: امپدانس سنکرون

د: رتور

ه: استاتور

۳ - در چه موقعی راندمان ماکریم در ژنراتور سنکرون رخ می‌دهد

۴ - تلفات ثابت در ژنراتور سنکرون چیست و تلفات متغیر کدامند.

۵ - منحنی اشباع در حالت بی‌باری در ژنراتورهای سنکرون چیست.

۶ - ولتاژ اسمی از چه قسمتی از منحنی اشباع در حالت بی‌باری بدست می‌آید.

۷ - منحنی بار در ژنراتور سنکرون چیست.

## ۴ - ۱۳ مسائل فصل هفتم

(ENG) سیستم

۱ - ژنراتورهای سنکرون زیر را تحت چه سرعتی بچرخانیم تا همکی ولتاژی ۵۰ هرتزی ایجاد کنند

الف: ژنراتور ۴ قطبی

ب: ژنراتور ۶ قطبی

ج: ژنراتور ۱۲ قطبی

د: ژنراتور ۳۶ قطبی

۲ - در یک ژنراتور سنکرون ولتاژ ۴۰۰ هرتزی پدیدار می‌شود. این فرکانس موقعی بدست می‌آید که ژنراتور با سرعت ۲۶۷۵ دور در دقیقه بچرخانده شود. تعداد قطبی اع ژنراتور

را حساب کنید .

۳ - یک ژنراتور سنکرون تکفار با مشخصات زیر مفروض است .

ولت ۱۲۰ = ولتاژ تولید شده در ماشین

هرتز ۶۰ = فرکانس ولتاژ

دور ۸۰۰ = کل تعداد دور سیم پیچ استاتور

شار هر قطب را بدست آورید .

۴ - یک ژنراتور سنکرون تکفار با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۲۸ = ولتاژ تولید شده در ماشین

هرتز ۴۰۰ = فرکانس ولتاژ

دور ۳۶۰ = کل تعداد دور سیم پیچ استاتور

شار هر قطب را بیابید

۵ - مساله ۴ را تکرار کنید . اینبار ژنراتور را سه فاز بگیرید و ولتاژ ۲۸ ولت را مربوط به ولتاژ خط بدانید . نوع اتصال سیم پیچ های استاتور ستاره می باشد .

۶ - یک ژنراتور سنکرون هشت قطبی تحت سرعت ۹۰۰ دور در دقیقه می چرخد . تعداد دور سیم پیچ استاتور ۶۴۰ دور بوده و شار هر قطب ۶۰۰۰۰ ماکسول می باشد . ولتاژ تولید شده در ماشین را حساب کنید .

۷ - فرکانس یک ژنراتور سنکرون ، ۶۰ هرتز می باشد . تعداد دور سیم پیچ استاتور ۲۴۰ دور بوده و شار هر قطب ۱۱۰۰۰۰ ماکسول می باشد . ولتاژ تولید شده در ماشین را حساب کنید .

### سیستم (SI)

۸ - اگر بخواهیم فرکانس ولتاژ تولید شده توسط ژنراتورهای سنکرون زیر ۵۰ هرتز باشد ، آنها را باید با چه سرعتی بچرخانیم .

الف : ژنراتور دو قطبی

ب : ژنراتور قطبی

ج : ژنراتور ۶۱ قطبی

د : ژنراتور ۳۶ قطبی

۹ - اگر ژنراتور سنکرون تحت سرعت ۴۲۰ رادیان بر ثانیه بچرخد فرکانس ولتاژ تولید شده ۵۰ هرتز خواهد بود . تعداد قطبها این ژنراتور را بدست آورید .

۱۰ - یک ژنراتور سنکرون تکفار با مشخصات زیر مفروض است

هرتزر  $50 =$  فرکانس ولتاژ

دور  $600 =$  تعداد کل دور سیم پیچ استاتور

شار هر قطب را حساب کنید

۱۱ - یک زنراتور سنکرون تکفاز بامشخصات زیر مفروض است

ولت  $28 =$  ولتاژ تولید شده در ماشین

هرتزر  $400 =$  فرکانس ولتاژ

دور  $240 =$  تعداد کل دور سیم پیچ استاتور

شار هر قطب را بدست آورید

۱۲ - مساله ۱۱ را تکرار کنید. اینبار زنراتور را سه فاز با اتصال ستاره در نظر بگیرید و  
ولت را ولتاژ خط بدانید.

۱۳ - یک زنراتور سنکرون  $6000 \text{ rev/min}$  را با سرعت  $40 \text{ radian per second}$  بر ثانیه می چرخانیم. شار  
هر قطب  $0.00075 \text{ V}$  و بر بوده و تعداد دور سیم پیچ استاتور  $600$  دور می باشد. ولتاژ  
تولید شده در ماشین را حساب کنید.

۱۴ - در یک زنراتور سنکرون فرکانس  $50 \text{ Hz}$  پدیدار می شود. اگر شار هر قطب  $0.0012 \text{ V}$   
و بر بوده و تعداد دور سیم پیچ استاتور  $400$  دور باشد، ولتاژ تولید شده در ماشین را  
بدست آورید.

سیستم (ENG و SI)

۱۵ - مشخصات اسمی یک زنراتور سنکرون سه فاز بقرار زیر است

ولت  $230 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر  $20 =$  توان اسمی

حریان اسمی زنراتور را بیابید (حریان خط).

۱۶ - مساله ۱۵ را تکرار کنید ولی اینبار ولتاژ اسمی را  $208$  ولت و توان اسمی را  $50$  کیلو  
ولت آمپر بگیرید.

۱۷ - یک زنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $240 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر  $10 =$  توان اسمی

اتصال ستاره (Y) = نوع اتصال استاتور

با آن آزمایش‌های مقاومت، مدار بار و اتصال کوتاه انحصار می دهیم و نتایج زیر بدست  
می آید.

Resistance test:  $V = 4 \text{ V}, I = 20 \text{ A}$

Short-circuit test:  $I_s = \text{rated current} \quad I_f = 19 \text{ A}$

Open-circuit test:  $I_0 = 19 \text{ A} \quad V = 85 \text{ V}$

الف: مقاومت هر فاز این ژنراتور

ب: راکتانس سنکرون هر فاز این الترناتور

ج: امپدانس سنکرون این ماشین (مربوط به هر فاز)

۱۸ - یک ژنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $230 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر  $30 =$  توان اسمی

اتصال مثلث ( $\Delta$ ) = نوع اتصال استاتور

با آن آزمایش‌های مقاومت، مدار باز و اتصال کوتاه انعام می‌دهیم و نتایج زیر حاصل می‌شود.

Short-circuit test:  $I_L =$  rated current

$$I_f = 23 \text{ A}$$

Open-circuit test:  $I_f = 23 \text{ A}$  Resistance test:  $V = 3.6 \text{ V}, I = 28 \text{ A}$

$$V = 65 \text{ V}$$

مطلوبست:

الف: مقاومت هر فاز در این ژنراتور

ب: راکتانس سنکرون هر فاز در این الترناتور

ج: امپدانس سنکرون در این ماشین (مربوط به هر فاز)

۱۹ - یک ژنراتور سنکرون سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $60 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر  $50 =$  توان اسمی

اتصال ستاره ( $\gamma$ ) = طرز اتصال استاتور

اهم  $2/0 =$  مقاومت هر فاز استاتور

اهم  $1/9 =$  راکتانس سنکرون هر فاز

این ژنراتور بار اسمی را تحت ضربت توانهای ذیل تغذیه می‌کند. در هر حالت تنظیم ولتاژ را بدست آورید.

الف: ضربت توان واحد

ب: ضربت توان  $0/8$  پس فاز

ج: ضربت توان  $0/85$  پیش فاز

د: در فرض الف ولتاژ بی‌باری را بدست آورید (ولتاژ خط)

۲۰ - مساله ۱۹ را تکرار کنید. این دفعه اتصال استاتور را از نوع مثلث ( $\Delta$ ) بگیرید.

۲۱ - یک ژنراتور سنکرون سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر ۲ = توان اسمی

اتصال ستاره (Y) = طرز اتصال استاتور

اهم ۱۲/۵ = مقاومت هر فاز استاتور

اهم ۹/۵ = راکتانس سنکرون هر فاز

این ژنراتور بار اسمی را تحت ضریب توانهای ذیل تغذیه می‌کند. ولتاژ تولید شده در ماشین را در هر یک از حالات زیر حساب کنید.

الف: ضریب توان واحد

ب: ضریب توان ۷/۵ پس فاز

۲۲ - مساله ۲۱ را تکرار کنید. این دفعه اتصال استاتور را مثلث (Δ) بگیرید.

۲۳ - یک ژنراتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

کیلو ولت ۱۳/۲ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

مگا ولت آمپر ۱ = توان اسمی

اتصال مثلث (Δ) = طرز اتصال استاتور

اهم ۱۶/۵ = مقاومت هر فاز استاتور

اهم ۹/۵ = راکتانس سنکرون در هر فاز

این ژنراتور بار اسمی را تحت شرایط زیر تغذیه می‌کند تنظیم ولتاژ را در هر حالت حساب کنید.

الف: ضریب توان واحد

ب: ضریب توان ۷/۵ پس فاز

ج: ضریب توان ۹/۵ پیش فاز

۲۴ - مساله ۲۳ را تکرار کنید. این دفعه اتصال استاتور را از نوع ستاره (Y) بگیرید.

Meter	Test 1	Test 2	Test 3
$V_{dc}$ (V)	120	120	120
$I_{dc}$ (A)	1.8	3.8	4.5
$V_f$ (V)	0	8.4	2.5
$I_f$ (A)	0	9.6	2.8
$E_{st}$ (V)	=0	270	0
$I_1$ (A)	0	0	25
$I_2$ (A)	0	0	24
$I_3$ (A)	0	0	24.1

۲۵ - یک ژنراتور سکرون سه فاز ۲۴۰ ولتی و ۱۰ کیلو ولت آمپری مطابق شکل (۸ - ۹) در فصل هشتم مورد آزمایش قرار می‌گیرد تا تلفات آن محاسبه شود ، نتایج آزمایشها مطابق جدول (۱۳-۳) می‌باشد و تمامی نتایج بر اساس سرعت اسمی درج گردیده است . اگر راندمان موتور DC ثابت و معادل ۸۰٪ فرخی شود ، راندمان الترناتور را در تحت شرایط زیر بیابید .

الف : بار اسمی و ضریب توان واحد

ب : بار اسمی و ضریب توان ۷٪ پس فاز

ج : نصف بار اسمی و ضریب توان ۷٪ پس فاز

۲۶ - در مساله ۲۵ درصدی از بار اسمی را بباید که در آن راندمان ماکریم رخ دهد .

۲۷ - یک ژنراتور سکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۶۶ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت آمپر ۵۰ = توان اسمی

برای تعیین تلفات آن از آزمایش مطابق شکل (۹ - ۸) در فصل هشتم استفاده می‌شود و نتایجی مطابق جدول (۱۳ - ۴) بدست می‌آید . اعداد این جدول بر اساس سرعت اسمی درج شده‌اند . اگر راندمان موتور DC معادل ۸۵٪ و ثابت فرض شود ، راندمان ژنراتور را در شرایط زیر بباید .

الف : بار اسمی و ضریب توان واحد

ب : بار اسمی و ضریب توان ۸٪ پس فاز

ج : نصف بار اسمی و ضریب توان واحد

د : یک چهارم بار اسمی و ضریب توان ۷٪ پس فاز

Meter	Test 1	Test 2	Test 3
$V_{dc}$ (V)	230	230	230
$I_{dc}$ (A)	10	19	25
$V_f$ (V)	0	38	14
$I_f$ (A)	0	11	4
$E_{el}$ (V)	$\approx 0$	730	0
$I_1$ (A)	0	0	42
$I_2$ (A)	0	0	44
$I_3$ (A)	0	0	45

### جدول ۱۳ - ۴

۲۸ - در چه درصدی از بار اسمی راندمان ماکریم برای ژنراتور مساله ۲۷ رخ می‌دهد .

۲۹ - منبع بار یک ژنراتور سکرون سه فاز (۱۳-۳) که راندمان متناسب

۵) مشخصات زنراتور بقرار زیر است.

ولت  $230 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت  $15 \text{ مپر} =$  توان اسمی

مطلوبست :

الف : جریان اسمی ماشین

ب : درصد تنظیم ولتاژ در زنراتور

۳۰ - منحنی باریک زنراتور سنکرون سه فاز مطابق شکل (۱۳-۷) می باشد (منحنی b) .  
مشخصات زنراتور بقرار زیر است .

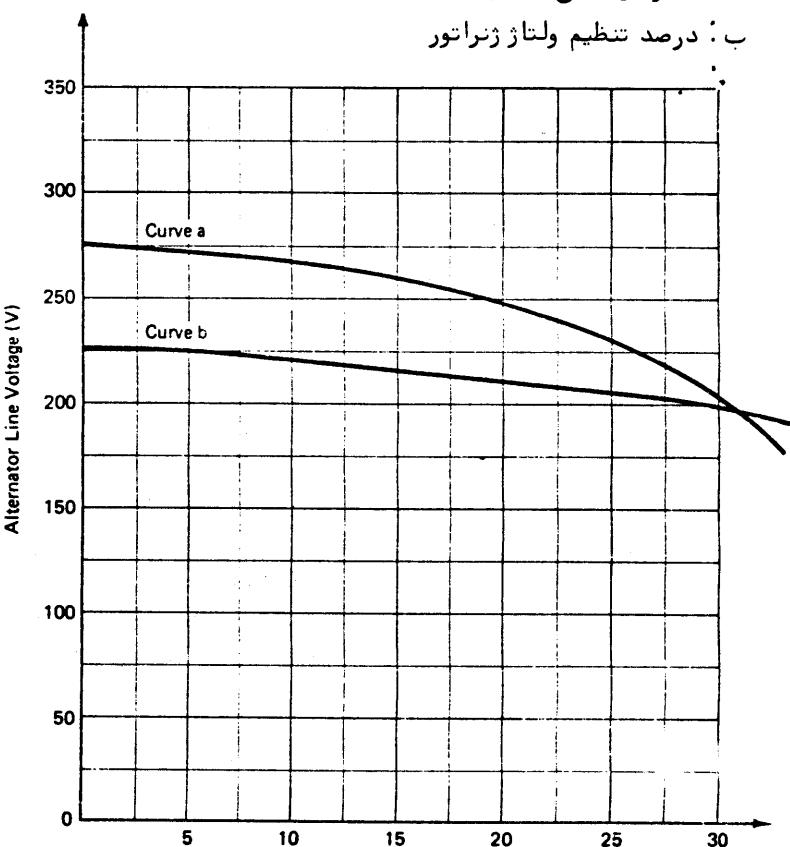
ولت  $210 =$  ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلو ولت  $7/8 \text{ مپر} =$  توان اسمی

مطلوبست :

الف : جریان اسمی ماشین

ب : درصد تنظیم ولتاژ زنراتور



شکل ۱۳-۷ Alternator Line Current (A)

## ۶ - ۱۳ مسائل فصل نهم

سیستم (ENG)

۱ - یک موتور القائی سه فار، ۶۰ هرتزی مفروض است.

سرعت سکرون را برای این موتور در حالات زیر سیستم کنید

## ۵ - ۱۳ سوالات مربوط به فصل نهم

۱ - عبارات زیر را تعریف کنید

الف : رتور قفس سنجابی

ب : رتور قفس سنجابی مضاعف

ج : رتور سیم پیچی شده

د : رعوستای حلقه‌های لغزان

۲ - سرعت میدان گردنه استاتور چیست، آیا سرعت محور رتور در موتورهای القائی با سرعت میدان گردنه برابر است.

۳ - منظور از رتور قفل شده یا بلوکه شده چیست.

۴ - چرا به موتورهای القائی لفظ اسنکرون نیز اطلاق می‌گردد

۵ - لغتش چیست و آیا همان تنظیم سرعت معنی می‌دهد

۶ - در چه موقع فرکانس جریان رتور با فرکانس منبع تغذیه برابر است، آیا فرکانس جریان رتور صفر می‌شود.

۷ - منظور از عبارت pull-out چیست.

۸ - روش‌های راه اندازی موتورهای القائی را بیان کنید.

۹ - در تحت بار مفروض مقاومت رتور را افزایش می‌دهیم

الف : سرعت رتور چگونه تغییر می‌کند

ب : سرعت رتور در حالت pull-out چگونه تغییر می‌نماید

ج : گشتاور راه انداز چگونه عوض می‌شود

د : گشتاور در حالت pull-out چگونه تغییر می‌یابد.

الف: موتور دو قطبی

ب: موتور ۴ قطبی

ج: موتور ۸ قطبی

د: موتور ۱۲ قطبی

ه: موتور ۳۲ قطبی

۲ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ا) سب بخار ۱ = توان اسمی

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

هرتز ۶۰ = فرکانس منبع تغذیه

دور در دقیقه ۱۱۵۰ = سرعت موتور

این موتور چند قطبی است

۳ - یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

ولت ۲۵۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

ا) سب بخار ۵ = توان اسمی

هرتز ۶۰ = فرکانس منبع تغذیه

هرگاه ولتاژ اسمی به موتور اعمال شود گشتاور راه انداز معادل ۳۰ فوت - پوند " خواهد بود . مطلوب است .

الف: گشتاور راه انداز در صورتیکه ولتاژ منبع به ۲۳۰ ولت کاهش یابد .

ب: اگر بخواهیم گشتاور راه انداز ۳۵ " فوت پوند " گردد چه ولتاژی باید به موتور اعمال کیم .

۴ - موتور مساله ۳ را در نظر می گیریم . اگر این موتور از شبکه ۱۲ آمپر تحت ضریب توان ۰/۸۵ بکشد ، راندمان موتور را بدست آورید .

یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت ۲۱۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

ا) سب بخار ۲ = توان اسمی

هرتز ۶۰ = فرکانس منبع تغذیه

دور در دقیقه ۵۵۰ = سرعت در بار اسمی

" فوت - پوند ۲۵ = گشتاور راه انداز

الف: گشتاور خروجی در بار اسمی چیست

ب: اگر ولتاژ ماشین به ۲۳۰ ولت افزایش یابد گشتاور راه انداز حدید چقدر

می شود .

۶ - در موتور مساله ۵، اگر ضریب توان موتور در بار اسمی  $9/0$  پس فاز و راندمان موتور در بار کامل  $82/0$  فرض شوند، جریانی را که موتور از شبکه در شرایط اسمی می‌کشد پیدا کنید.

۷ - یک موتور استکرون سه فازیا مشخصات زیر مفروض است،  
 تعداد قطبها = ۸

ولت  $240$  = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

اس بخار  $5$  = توان اسمی

هرتز  $60$  = فرکانس منبع تعذیه

دور در دقیقه  $7900$  = سرعت موتور در بار اسمی

$1/0$  = لغزش موتور در بی‌باری

مطلوبست:

الف: لغزش موتور در بار اسمی (بر حسب درصد)

ب: سرعت موتور در بی‌باری

۸ - یک موتور القائی سه فاز،  $60$  هرتزی مفروض است و سرعت آن در بار اسمی  $400$  دور در دقیقه می‌باشد. مطلوبست محاسبه لغزش در شرایط اسمی

الف: بر حسب دور در دقیقه

ب: بر حسب درصد

ج: بصورت عددی اعشاری

۹ - یک موتور القائی سه فاز،  $60$  هرتزی مفروض است و سرعت آن  $1720$  دور در دقیقه دی‌باشد. اگر بار موتور را زیاد کنیم لغزش دو برابر می‌شود. درینصورت سرعت حدید موتور را بیابید.

۱۰ - یک موتور استکرون سه فاز،  $50$  هرتزی مفروض است و سرعت آن در بی‌باری  $1490$  دور در دقیقه می‌باشد، اگر لغزش آن در بار اسمی  $7\%$  باشد، مطلوبست:

الف: تعداد قطبها در این ماشین

ب: سرعت ماشین در بار اسمی

۱۱ - یک موتور القائی سه فاز،  $60$  هرتزی،  $12$  قطبی مفروض است و لغزش آن در بار اسمی  $6\%$  می‌باشد.

سرعت آنرا در بار اسمی حساب کنید.

۱۲ - یک موتور القائی سه فاز،  $60$  هرتزی،  $8$  قطبی مفروض است و سرعت آن در بی‌باری  $895$  دور در دقیقه می‌باشد، اگر سرعت آن در بار اسمی  $830$  دور در دقیقه باشد، مطلوبست:

الف : لغزش در بار اسامی بر حسب درصد

ب : تنظیم سرعت بر حسب درصد

۱۳ - یک موتور اسکرون سفارز ، ۶ هرتزی چهار قطبی مفروض است و لغزش آن در بی باری ۵/۰ درصد می باشد . اگر لغزش آن در بار اسامی ۴% باشد درصد تنظیم سرعت موتور را بیابید ،

۱۴ - یک موتور اسکرون سفارز ، ۶ هرتزی ، ۲ قطبی مفروض است و لغزش آن در بی باری ۱۰۰ دور در دقیقه می باشد . اگر تنظیم سرعت آن ۱۲% باشد لغزش موتور را در بار اسامی بر حسب دور در دقیقه حساب کنید ،

۱۵ - یک موتور اسکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

هرتز ۶ = فرکانس منبع تغذیه

اهم ۱/۰ = مقاومت رتور (هر فاز)

اهم ۰/۴ = مقاومت رتور در حالت سکون (هر فاز)

مطلوبست :

الف : امپدانس رتور در حالت سکون .

ب : امپدانس رتور در لغزش ۱۵%

ج : امپدانس رتور در لغزش ۱%

۱۶ - یک موتور القائی سه فاز ۶ هرتزی مفروض است .

مطلوبست :

الف : فرکانس جریان استاتور

ب : فرکانس جریان رتور در حالت سکون

ج : فرکانس جریان رتور در لغزش ۵%

د : فرکانس جریان رتور در لغزش ۵/۰ درصد

۱۷ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

۱۰ = تعداد قطبها

هرتز ۶ = فرکانس منبع تغذیه

دور در دقیقه ۶۶۰ = سرعت در بار اسامی

الف : سرعت آنرا در نصف بار اسامی حساب کنید

ب : سرعت موتور در یک چهارم بار اسامی چیست

۱۸ - یک موتور اسکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

۶ = تعداد قطبها

هرتز ۶ = فرکانس منبع تغذیه

دور در دقیقه = سرعت در بار اسمی

اگر بار موتور را ۲۰٪ زیاد کنیم ، سرعت جدید موتور را بباید

۱۹ - یک موتور القائی سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است

= تعداد قطبها

هرتز = فرکانس منبع تغذیه

دور در دقیقه = سرعت در بار اسمی

اگر بار موتور را کم کنیم سرعت آن به ۱۷۲۵ دور در دقیقه می‌رسد . بگویید بار جدید چند درصد بار اسمی می‌باشد .

۲۰ - یک موتور اسکرون سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

اسپ بخار = توان اسمی

هرتز = فرکانس اسمی

دور در دقیقه = سرعت در بار اسمی

اگر بار را کم کنیم سرعت به ۸۶۰ دور در دقیقه می‌رسد . مطلوبست

الف : گشتاور اسمی موتور

ب : گشتاور بار در شرایط بار کم

ج : توان خروجی در شرایط بار کم

۲۱ - یک موتور القائی سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است

= تعداد قطبها

هرتز = فرکانس منبع تغذیه

اسپ بخار = توان اسمی

اهم = مقاومت رتور در هر فاز

اهم = راکتانس رتور در حالت سکون در هر فاز

مطلوبست :

الف : لغزش در حالت pull-out

ب : حداقل سرعت ماشین را بباید که تحت آن بتواند به دوران ادامه دهد و بحالت سکون سوق داده نشود .

۲۲ - یک موتور اسکرون سه‌فاز با مشخصات زیر مفروض است :

= تعداد قطبها

هرتز = فرکانس منبر تغذیه

اسپ بخار = توان اسمی

دور در دقیقه ۱۱۲۰ = سرعت در بار اسمی

اهم ۰/۰۷ = مقاومت هر فاز رتور

اهم ۰/۳ = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

مطلوبست :

الف . گشتاور خروجی در حالت بار اسمی

ب : گشتاور ماکزیمم .

راهنمایی : در فرض ب فرض کنید که گشتاور با لغزش در تمامی مراحل تا نقطه مناسب می باشد . pull-out

۲۳ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

۴ = تعداد قطبها

هر تر ۶۰ = فرکانس منبع تغذیه

سیم پیچی شده = نوع رتور

اهم ۰/۰۸ = مقاومت هر فاز رتور

اهم ۰/۳۵ = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

دور در دقیقه ۱۲۰۰ = سرعت در بار اسمی

اهم ۰/۱۲ = مقاومت هر فاز مربوط به رئوستای حلقة لغزان

مطلوبست :

الف : سرعت موتور در حالت Pullout را حساب کنید . در این حالت فرض

می کنیم رئوستا در مدار نیست ( مقاومت رئوستا صفر فرض شود ) .

ب : سرعت موتور در حالت Pullout را بدست آوردید . در این حالت رئوستا کاملا " در مدار است .

ج : در حالتی که رئوستا کاملا " در مدار است ، سرعت اسی جدید ماشین را حساب کنید .

۲۴ - یک موتور استنکرون سه فاز طبق مشخصات ذیل مفروض است

۱۲ = تعداد قطبها

هر تر ۶۰ = فرکانس منبع تغذیه

سیم پیچی شده = نوع رتور

اهم ۰/۰۳ = مقاومت هر فاز رتور

اهم ۰/۲ = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

اگر رئوستا در مدار رتور نباشد ، مطلوبست :

الف : سرعت در حالت pull-out

ب : اگر بخواهیم سرعت در حالت pullout به ۳۵۰ دور در دقیقه برسد چه مقدار مقاومت باید توسط ریوستا به هر فاز رotor اضافه نماییم .

۲۵ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

تعداد قطبها = ۸

۶۰ = فرکانس منبع تغذیه هرتز

۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط) ولت

۱۰ = توان اسمی اسب بخار

۱۰ = جریان اسمی (حریان خط) آمپر

برای آنکه راندمان و تلفات آنرا در بار اسمی بدست آوریم آنرا مورد آزمایش‌های مقاومت ، بی‌باری و بار اسمی قرار می‌دهیم و نتایج زیر بدست می‌آید .

Stator resistance test:  $r_s = 0.5 \Omega$

No-load test:  $W_1 = 660 \text{ W}, \quad W_2 = -240 \text{ W}$

$V_L = 240 \text{ V}, \quad I_L = 10 \text{ A}$

Rated-load test:  $W_1 = 5.2 \text{ kW}, \quad W_2 = 4.9 \text{ kW}$

$V_L = 240 \text{ V}, \quad I_L = 28 \text{ A}$

$S = 860 \text{ rev/min}$

مطلوبست :

الف : راندمان موتور در بار اسمی

ب : ضریب توان موتور در بار اسمی

۲۶ - یک موتور القائی سفار، ۶ هرتزی، ۶ قطبی، ۴ آمپری، ۲۱۰ ولتی، یک اسب بخاری را بخاطر تعیین تلفات و راندمان در شرایط اسمی مورد آزمایش‌های مقاومت ، بی‌باری و بار اسمی قرار می‌دهیم و نتایج زیر بدست می‌آید .

Stator resistance test:  $r_s = 1.0 \Omega$

No-load test:  $W_1 = 200 \text{ W}, \quad W_2 = -120 \text{ W}$

$V_L = 210 \text{ V}, \quad I_L = 0.5 \text{ A}$

Rated-load test:  $W_1 = 580 \text{ W}, \quad W_2 = 550 \text{ W}$

$V_L = 210 \text{ V}, \quad I_L = 3.5 \text{ A}$

$S = 1120 \text{ rev/min}$

مطلوبست :

الف : راندمان ماشین در شرایط اسمی

ب : ضریب توان موتور در شرایط اسمی

سیستم (SI)

۲۷ - یک موتور اسنکرون سه فاز،  $50$  هرتزی مفروض است. سرعت سنکرون مربوط به این موتور را در حالات زیر بدست آورید.

الف: موتور  $2$  قطبی

ب: موتور  $4$  قطبی

ج: موتور  $6$  قطبی

د: موتور  $16$  قطبی

ه: موتور  $36$  قطبی

۲۸ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است  
ولت  $220$  = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

هرتز  $50$  = فرکانس اسمی

کیلووات  $1$  = توان اسمی

رادیان بر ثانیه  $95$  = سرعت اسمی

تعداد قطبهای این ماشین را حساب کنید

۲۹ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است  
ولت  $230$  = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلووات  $5$  = توان اسمی

هرتز  $50$  = فرکانس اسمی (منبع تغذیه)

اگر هنگامیکه ولتاژ اسمی به موتور اعمال می‌گردد، گشاور راه انداز معادل  $45$  "نیوتن متر" باشد مطلوبست.

الف: گشاور راه انداز هنگامیکه ولتاژ  $210$  ولت به موتور اعمال شود

ب: اگر بخواهیم گشاور اسمی  $6$  "نیوتن متر" گردد چه ولتاژی باید به ماشین اعمال کنیم.

۳۰ - اگر موتور مساله  $29$  جریان  $16/5$  آمپر تحت ضریب توان  $88/0$  پس فاز از شبکه بکشد، راندمان آنرا حساب کنید.

۳۱ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

ولت  $230$  = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلووات  $1/5$  = توان اسمی

هرتز  $50$  = فرکانس منبع تغذیه (فرکانس اسمی)

رادیان بر ثانیه  $50$  = سرعت در بار اسمی

نیوتن متر  $45$  = گشاور راه انداز

مطلوبست :

الف: گشتاور خروجی در بار اسمی

ب: اگر ولتاژ اعمال شده به ماشین ۲۵۰ ولت گردد، گشتاور راه انداز چقدر خواهد شد.

۳۲ - اگر موتور مساله ۳۱ در شرایط بار کامل دارای ضریب توان ۹۲/۰ پس فاز و راندمان ۸۶/۰ باشد، چه حریانی از شبکه می کشد.

۳۳ - یک موتور اسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است،

$\text{ع} = \text{تعداد قطبها}$

ولت ۴۶۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

کیلووات ۱۵ = توان اسمی

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

رادیان بر ثانیه ۹۸ = سرعت اسمی

۱% = لغزش در حالت سی باری

مطلوبست :

الف: لغزش در بار کامل (بر حسب درصد)

ب: اگر تمام بار از روی موتور برداشته شود، سرعت موتور را بیابید

۳۴ - یک موتور القائی سه فاز، ۵۰ هرتزی مفروض است و سرعت آن در بار اسمی ۳۵ رادیان بر ثانیه است. مطلوبست محاسبه لغزش در بار اسمی:

الف: بر حسب رادیان بر ثانیه

ب: بر حسب درصد

ج: بصورت عدد اعشاری

۳۵ - یک موتور القائی سه فاز، ۵۰ هرتزی تحت سرعت ۱۵۲ رادیان بر ثانیه می چرخد. اگر بار موتور زیاد شود، لغزش موتور دوبل می شود. سرعت جدید موثر چیست.

۳۶ - یک موتور اسنکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی مفروض است و سرعت سی باری آن ۹۲ رادیان بر ثانیه است. اگر لغزش آن در بار کامل ۵/۵٪ باشد، مطلوبست:

الف: تعداد قطبها ماشین

ب: سرعت موتور در بار کامل

۳۷ - یک موتور القائی سه فاز، ۵۰ هرتزی، ۳۶ قطبی مفروض است و لغزش آن در بار کامل ۵/۷٪ است سرعت آن در بار اسمی چیست.

۳۸ - یک موتور اسنکرون سه فاز طبق مشخصات زیر مفروض است

$\text{ع} = \text{تعداد قطب}$

هرتز = ۵۰ فرکانس منبع تغذیه

رادیان بر ثانیه = ۱۰۳ سرعت در حالت بی‌باری

رادیان بر ثانیه = ۹۶ سرعت در بار اسمی

مطلوبست :

الف : لغش در بار اسمی (بر حسب درصد)

ب : درصد تنظیم سرعت

۳۹ - یک موتور استکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی، ۴ قطبی مفروض است لغش در حالت بی‌باری  $2/7$  درصد و در حالت بار اسمی  $5/5$ ٪ می‌باشد . درصد تنظیم سرعت را بیابید .

۴۰ - یک موتور استکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

$2$  = تعداد قطبها

هرتز = ۵۰ فرکانس اسمی

رادیان بر ثانیه = ۳ لغش در حالت بی‌باری

$10\%$  = درصد تنظیم سرعت

لغش در بار اسمی را بر حسب رادیان بر ثانیه حساب کنید .

۴۱ - یک موتور استکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی طبق مشخصات ذیل مفروض است

اهم  $5/8$  = مقاومت هر فاز رتور

اهم  $3/5$  = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

مطلوبست :

الف : امپدانس رتور در حالت سکون

ب : امپدانس رتور در لغش  $12\%$

ج : امپدانس رتور در لغش  $5/0$  درصد

۴۲ - یک موتور استکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی مفروض است

مطلوبست :

الف : فرکانس جریان رتور در حالت سکون

ب : فرکانس جریان رتور در لغش  $4\%$

ج : فرکانس جریان رتور در لغش  $4/0$  درصد

د : فرکانس جریان استاتور

۴۳ - یک موتور القائی سه فاز، ۵۰ هرتزی طبق مشخصات زیر مفروض است :

$6$  = تعداد قطبها

رادیان بر ثانیه = ۱۰۰ سرعت در بار اسمی

سرعت موتور را در حالات زیر بدست آوردید

الف: بار موتور معادل نصف بار اسمی گردد

ب: بار موتور معادل یک چهارم بار کامل باشد

۴۴ - یک موتور القائی سه فاز، ۵۰ هرتزی، ۴ قطبی مفروض است سرعت آن در بار کامل

۱۵۵ رادیان بر ثانیه می‌باشد. اگر بار موتور ۲۵٪ افزایش یابد سرعت جدید موتور را حساب کنید.

۴۵ - یک موتور استکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی، ۸ قطبی مفروض است و سرعت آن در بار

اسمی ۷۴ رادیان بر ثانیه می‌باشد. اگر بار آنرا کم کنیم سرعت آن به ۷۶ رادیان بر

ثانیه می‌رسد. این بار کم چند درصد بار اسمی می‌باشد.

۴۶ - یک موتور القائی سه فاز طبق مشخصات ذیل مفروض است

هرتز = ۵۰ فرکانس اسمی

ولت = ۴۶۰ ولتاژ اسمی ترمینال

کیلووات = ۱۰ توان اسمی

رادیان بر ثانیه = ۴۸ سرعت در بار اسمی

اگر بار موتور را کم کنیم سرعت به ۵۰ رادیان بر ثانیه می‌رسد. مطلوبست.

الف: گشاور اسمی موتور

ب: گشاور بار در تحت شرایط بار کم

ج: توان خروجی موتور در تحت شرایط بار کم

۴۷ - یک موتور استکرون سه فاز طبق مشخصات ذیل مفروض است.

۶ = تعداد قطبها

هرتز = ۵۰ فرکانس اسمی

کیلووات = ۷/۵ توان اسمی

اهم = ۰/۰۷ مقاومت هر فاز رتور

اهم = ۰/۳ راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

مطلوبست:

الف: لغزش در شرایط pull-out

ب: کمترین سرعتی را که موتوری می‌توانند تحت آن بچرخد بدون آنکه بحالت سکون سوق داده شود پیدا کنید.

۴۸ - یک موتور استکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی طبق مشخصات زیر مفروض است

کیلووات = ۱۰ توان اسمی

رادیان بر ثانیه = ۱۵۱ سرعت در شرایط اسمی

اهم = ۰/۴ مقاومت هر فاز رتور

۱۰ = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون اهم

مطلوبست :

الف : گشتاور خروجی در شرایط اسامی

ب : ماکزیم گشتاور مotor .

راهنمایی : در فرض ب فرض کنید که گشتاور در تمامی مراحل تا حالت Pullout با لغزش مناسب است .

۴۹ - یک موتور القائی سه فاز ، ۵۰ هرتزی مطابق مشخصات زیر مفروض است :

۶ = تعداد قطبها

سیم پیچی شده = نوع رتور

اهم ۱۰ = مقاومت هر فاز رتور

اهم ۵ = راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون

رادیان بر ثانیه ۹۸ = سرعت در شرایط اسامی

اهم ۱۵ = مقاومت هر فاز مربوط به رئوستای حلقه لغزان

مطلوبست :

الف . سرعت در حالت Pullout بدون اثر رئوستا ( مقاومت رئوستا صفر می باشد )

ب : سرعت در حالت Pullout با فرض آنکه رئوستا کاملا " در مدار قرار دارد .

ج : سرعت اسامی ماشین را در شرایطی که رئوستا کاملا " در مدار قرار دارد حساب نمایند .

۵۰ - یک موتور اسکرون سه فاز ، ۵۰ هرتزی که رتور آن سیم پیچی شده می باشد مفروض است . مقاومت هر فاز رتور معادل ۱/۰ اهم و راکتانس هر فاز رتور در حالت سکون برابر ۴۵/۰ اهم است ، اگر رئوستا در مدار رتور نباشد مطلوبست :

الف : سرعت در حالت Pullout

ب : اگر بخواهیم سرعت در حالت Pullout به ۱۱۰ رادیان بر ثانیه برسد ، مقاومت هر فاز رئوستایی که در مدار رتور قرار می گیرد را حساب کنید .

۵۱ - یک موتور القائی سه فاز ، ۵۰ هرتزی ، ۵ کیلوواتی ، ۲۳۰ ولتی ، ۱۶ آمپری ، ۴ قطبی مفروض است و با آن آزمایشها مقاومت ، سی باری و بار اسامی را انحصار می دهیم . نتایج زیر از این آزمایشها حاصل شده است .

Stator resistance test:  $r_s = 1.1 \Omega$

No-load test:  $W_1 = 450 \text{ W}, \quad W_2 = -150 \text{ W}$

$V_L = 230 \text{ V}, \quad I_L = 5 \text{ A}$

Rated-load test:  $W_1 = 3.2 \text{ kW}, \quad W_2 = 2.5 \text{ kW}$

$V_L = 230 \text{ V}, \quad I_L = 16 \text{ A}$

$\omega = 149.2 \text{ rad/s}$

مطلوب است:

الف: راندمان ماشین در بار اسمی

ب: ضریب توان موتور در بار کامل

۵۲- یک موتور اسنکرون سه فاز، ۵۰ هرتزی، ۵۵۰ ولتی،  $14/5$  آمپری، ۸ فطبی، ۱۰ کیلوواتی مفروض است و با آن آزمایش‌های مربوط به مقاومت بی‌باری و بار اسمی را انجام می‌دهیم. نتایج زیر حاصل می‌شود.

Stator resistance test:  $r_s = 1.0 \Omega$

No-load test:  $W_1 = 920 \text{ W}, \quad W_2 = -260 \text{ W}$

$V_L = 550 \text{ V}, \quad I_L = 4.7 \text{ A}$

Rated-load test:  $W_1 = 6.3 \text{ kW}, \quad W_2 = 5.4 \text{ kW}$

$V_L = 550 \text{ V}, \quad I_L = 14.5 \text{ A}$

$\omega = 73.9 \text{ rad/s}$

مطلوبست:

الف: راندمان موتور در بار کامل

ب: ضریب توان ماشین در شرایط اسمی

**۱۳-۷ سوالات مربوط به فصل دهم**

- ۱- موتور القائی یک ماشین اسکرون است. چرا به موتورهای سکرون لفظ سکرون اطلاق می‌گردد.
- ۲- منظور از لغزش قطب چیست.
- ۳- زاویه گشتاور و زاویه امپدانس سکرون را تعریف کنید.
- ۴- با افزایش بار موتورسنکرون ، چه تغییراتی در زاویه گشتاور و سرعت موتور ایجاد می شود.
- ۵- تفاوت بین فوق تحریک ، زیر تحریک و تحریک نرمال را بیان کنید و در این حالات چه تفاوت هایی در ضریب توان پدیدار می شود .
- ۶- منحنی های ۷ را بیان کنید .
- ۷- روش های راه اندازی موتورهای سکرون را تعریف کنید .
- ۸- سیم پیچ های مستهلك کننده یا میراساز در موتورهای سکرون چه نقشی دارند .
- ۹- عیوب ضریب توان پائین را بیان دارید .
- ۱۰- چرا برای تصحیح ضریب توان از خازن کمک می گیریم .
- ۱۱- کندانسور سکرون را تعریف کنید .

**۱۳-۸ مسائل فصل دهم**

(ENG, SI)

- یک موتور سکرون سه فاز با مشخصات ذیل مفروض است
- اهم  $1/0$  = مقاومت هر فاز استاتور
- اهم  $1/2$  = راکتانس سکرون استاتور در هر فاز زاویه گشتاور را در تحت شرایط گشتاور ماقریم بدست آورید .
- ۲- اگر در یک موتور سکرون مقاومت هر فاز استاتور  $3/0$  اهم و راکتانس هر فاز استاتور  $2/8$  اهم باشد ، بیشترین زاویه گشتاور چیست
- ۳- یک موتور سکرون سه فاز طبق مشخصات زیر مفروض است .

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

اسب بخار  $\frac{1}{3}$  = کیلووات ۱ = توان اسمی

آنرا مطابق شکل (۵ - ۱۰) در فصل دهم مورد آزمایش قرار می دهیم . جداول (۵ - ۱۳) و (۶ - ۱۳) مربوط به آزمایش‌های بی‌باری و بار اسمی می‌باشد . منحنی‌های V را در حالات بی‌باری و بار اسمی بر روی یک گراف رسم کنید .  
۴ - یک موتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

No load			
$I_f$ (A)	Average $I_L$ (A)	$W_1$ (W)	$W_2$ (W)
2	2.6	430	-180
4	1.7	310	-62
5	1.4	248	0
6	0.95	190	48
7.4	0.6	120	118
8	0.7	95	140
8.7	0.82	60	190
10	1.3	-20	265
10.8	1.6	-125	370

جدول (۵ - ۱۳)

Full load			
$I_f$ (A)	Average $I_L$ (A)	$W_1$ (W)	$W_2$ (W)
2.4	7	1000	210
4.5	6	810	370
5.7	4.8	710	490
7	4.2	660	550
8.6	3.4	600	610
9.5	3.7	420	800
10.5	4.2	290	920
12	5.8	170	1050
13.4	6.9	65	1140

جدول (۶ - ۱۳)

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

آمپر ۱۲ = جریان اسمی

اتصال ستاره ( ۳ ) = نوع اتصال استاتور

اهم ۰/۵ = مقاومت هر فاز استاتور

اهم ۴/۵ = راکتیس هر فاز استاتور

اهم ۱/۸ = مقاومت مدار تحریک

آنرا طبق شکل (۵ - ۱۰) در فصل دهم مورد آزمایش قرار می دهیم و طی آزمایش جریان تحریک را ثابت و محدود آ پرست . نتیجه آنکه (۱) استاتور (۲) راکتیس (۳) آزمایشها

No-load test:  $V_L = 230 \text{ V}$ ,  $I_L = 2 \text{ A} (\text{average})$

$W_1 = 500 \text{ W}$ ,  $W_2 = -210 \text{ W}$

Full-load test:  $V_L = 230 \text{ V}$ ,  $I_L = 12 \text{ A} (\text{average})$

$W_1 = 2250 \text{ W}$ ,  $W_2 = 2100 \text{ W}$

مطلوبست :

الف: ضریب توان در حالت بی‌باری

ب: ضریب توان در بار کامل

ج: راندمان در شرایط اسامی

۵- یک موتور سنکرون سه فاز مطابق مشخصات زیر مفروض است

ولت  $460 =$  ولتاژ اسامی ترمینال

آمپر  $10 =$  جریان اسامی

اتصال مثلث ( $\Delta$ ) = نوع اتصال استاتور

اهم  $0/9 =$  مقاومت هر فاز استاتور

اهم  $7/5 =$  راکتانس هر فاز استاتور

اهم  $1/4 =$  مقاومت مدار تحریک

آنرا مطابق شکل (۵-۱۰) در فصل دهم مورد آزمایش قرار می‌دهیم و جریان تحریک را ثابت و معادل  $18 \text{ آمپر می‌گیریم}$  (حالت فوق تحریک). نتایج این آزمایشها بقرار زیر است.

No-load test:  $V_L = 460 \text{ V}$ ,  $I_L = 4.4 \text{ A} (\text{average})$

$W_1 = 920 \text{ W}$ ,  $W_2 = -340 \text{ W}$

Full-load test:  $V_L = 460 \text{ V}$ ,  $I_L = 10 \text{ A} (\text{average})$

$W_1 = 4.0 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 3.5 \text{ kW}$

مطلوبست :

الف: ضریب توان در حالت بی‌باری

ب: ضریب توان در بار اسامی

ج: راندمان در شرایط بار کامل

۶- در مساله ۴ مطلوبست :

الف: زاویه گشتاور در شرایط بی‌باری

ب: زاویه گشتاور در حالت بار اسامی

۷- در مساله ۵ مطلوبست .

الف : زاویه گشتاور در حالت بی باری

ب : زاویه گشتاور در شرایط اسامی

۸ - یک خازن با مشخصات زیر مفروض است .

هرتز ۵۰ = فرکانس اسامی

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسامی

کیلو وار ۵ = توان اسامی

از این خازن در شرایط زیر برای تصحیح ضریب توان استفاده می شود . در هر یک از حالات زیر کیلووار جدید خازن چقدر خواهد بود .

الف : ولتاژ ۱۲۰ ولت ، فرکانس ۵۰ هرتز ،

ب : ولتاژ ۲۱۰ ولت ، فرکانس ۶۰ هرتز

ج : ولتاژ ۱۵۰ ولت ، فرکانس ۵۰ هرتز

۹ - یک خازن با مشخصات ذیل مفروض است

کیلو وار ۲۰ = توان اسامی

ولت ۴۸۰ = ولتاژ اسامی

هرتز ۶۰ = فرکانس اسامی

از این خازن در حالات زیر برای تصحیح ضریب توان استفاده می شود ، در هر حالت کیلو وار جدید خازن را بدست آورید .

الف : ولتاژ ۱۲۰ ولت ، فرکانس ۵۰ هرتز

ب : ولتاژ ۲۳۰ ولت ، فرکانس ۵۰ هرتز .

ج : ولتاژ ۴۶۰ ولت ، فرکانس ۵۰ هرتز .

۱۰ - یک بارتکفار با مشخصات زیر به یک شبکه تکفار ۲۳۰ ولتی ، ۵۰ هرتزی متصل شده است .

کیلووات آمیر ۵ = توان بار

پس فاز ۰/۷۵ = ضریب توان بار

برای تصحیح ضریب توان بار به دو سر آن خازن نصب می کنیم  
مطلوب است :

الف : کیلووار خازنی مورد نیاز برای آنکه ضریب توان به ۰/۹ پس فاز برسد .

ب : کیلووار خازنی مورد نیاز برای آنکه ضریب توان واحد گردد .

ج : کیلووار خازنی مورد نیاز برای آنکه ضریب توان به ۰/۹ پیش فاز برسد .

۱۱ - مساله ۱۰ را تکرار کنید ولی این دفعه فرض بر آنستکه تنها خازن های ۲۴۰ ولتی ،

- ۱۲ - رابطه (۱۴ - ۱۰) در فصل دهم را اثبات کنید .  
 ۱۳ - رابطه (۱۵ - ۱۰) در فصل دهم را اثبات کنید .  
 ۱۴ - روابط (۱۶ - ۱۰) ، (۱۷ - ۱۰) در فصل دهم را اثبات کنید .  
 ۱۵ - یک مصرف کننده ۱۵ کیلوولت آمپری که ضریب توان آن  $0/85$  پس فاز است به یک شبکه تکفار ، ۱۲۵ ولتی ، ۶ هرتزی متصل است ، خازنهای موجود ۲۴۰ ولتی ، ۶۰ هرتزی هستند و می خواهیم ضریب توان را واحد نماییم .  
 مطلوبست :

- الف : کیلووار خازنی مورد نیاز را بدست آورید .  
 ب : ظرفیت خازنی مورد نیاز را حساب کنید (بر حسب فاراد)  
 ۱۶ - یک کارخانه توانی معادل ۱۰۰ کیلو ولت آمپر را تحت ضریب توان  $0/7$  پس فاز مصرف می کند و این توان را از شبکه سه فاز ۲۴۰ ولتی ، ۶ هرتزی دریافت می کند . اگر بخواهیم ضریب توان واحد گردد . کیلووار خازن مورد نیاز را که از یک مجموعه سه فاز خازن حاصل می گردد ، بدست آورید ، مشروط بر آنکه :
- الف : فقط خازنهای ۲۴۰ ولتی ، ۶ هرتزی موجود می باشد .  
 ب : فقط خازنهای ۶۰ ولتی ، ۶ هرتزی در دسترس هستند .  
 ۱۷ - مساله ۱۶ را تکرار کنید . این دفعه می خواهیم ضریب توان به  $0/9$  پس فاز برسد .  
 ۱۸ - در مساله ۱۶ اگر توان ظاهری اخذ شده از شبکه ثابت باشد (۱۰۰ کیلو ولت آمپر) در شرایط زیر چه مقدار توان حقیقی وارد کارخانه می شود .  
 الف : اگر ضریب توان کارخانه  $0/7$  پس فاز باشد .  
 ب : اگر ضریب توان کارخانه واحد در نظر گرفته شود .  
 ۱۹ - یک کارخانه دارای مصرفی معادل ۵۰۰ کیلووات تحت ضریب توان  $0/67$  پس فاز باشد . این کارخانه به شبکه سه فاز ۴۶۰ ولتی ، ۵ هرتزی متصل است . مطلوبست :
- الف : توان ظاهری تحويل به کارخانه (بر حسب کیلو ولت آمپر)  
 ب : کیلووار خازن مورد نیاز جهت تصحیح ضریب توان در صورتیکه بخواهیم ضریب توان واحد گردد .  
 ج : در حالتی که ضریب توان واحد گردد کارخانه چقدر توان ظاهری از شبکه دریافت می کند .  
 ۲۰ - یک کارخانه صنعتی ۳۵۰ کیلو وات را تحت ضریب توان  $0/78$  پس فاز از شبکه فاز ۲۴۰ ولتی ، ۶ هرتزی ، دریافت می دارد . یک مجموعه خازنی سه فاز ۲۵۰ کیلو واری ، ۲۴۰ ولتی ، ۶ هرتزی برای تصحیح ضریب توان بکار می رود . ضریب توان جدید کارخانه را حساب کنید .

۲۱ - مساله ۲۰ را تکرار کنید اگر مجموعه خازن سه فاز ۲۵۰ کیلو واری، ۴۸۰ ولتی، ۶۰ هرتزی در نظر گرفته شود.

۲۲ - در مساله ۲۰ ظرفیت هر یک از خازنها را بر حسب فاراد حساب کنید.

۲۳ - یک تاسیسات صنعتی توانی معادل ۳۸ کیلو وات را تحت ضریب توان ۷۵٪ پس فاز مصرف می کند اگر برای تصحیح ضریب توان از یک کندانسور سنکرون استفاده شود تا ضریب توان واحد گردد، درینصورت مشخصه اسمی این کندانسور را پیدا کنید. فرض بر آنستکه کندانسور سنکرون بی بار عمل می کند و ضریب توان آن بسیار کم است (حدود ۰/۲۰).

۲۴ - یک کارخانه صنعتی توان معادل ۲ کیلو وات را تحت ضریب توان ۸۵٪ پس فاز از شبکه سه فاز ۲۱۰ ولتی دریافت می کند. برای تصحیح ضریب توان از موتور سنکرون مطابق مثال (۲ - ۱۵) در فصل دهم. این موتور در ضمن آنکه ضریب توان را بهبودی بخشد نیمی از بار اسمی خود را تقدیم می کند. اگر بخواهیم ضریب توان کارخانه واحد گردد مطلوب است:

الف: جریان تحریک موتور سنکرون

ب: راندمان موتور سنکرون.

۲۵ - در مساله ۲۴ محاسبات زیر را انجام دهید.

الف: قبل از آنکه موتور سنکرون نصب شود این کارخانه چه مقدار کیلو ولت آمپر از شبکه می کشد.

ب: پساز نصب موتور این کارخانه چه مقدار توان ظاهری (کیلو ولت آمپر) از شبکه می کشد.

۲۶ - مساله ۲۴ را تکرار کنید. این بار ضریب توان را به ۰/۹۵ پیش فاز برسانید.

۲۷ - اگر در مساله ۲۴، جریان تحریک موتور سنکرون ۱۹ آمپر باشد مطلوب است.

الف: ضریب توان بهبود یافته کارخانه

ب: میزان توان ظاهری (کیلو وات آمپر) تحويلی به کارخانه

(ENG) سیستم

۲۸ - یک موتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است  
ولت ۲۰۸ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

۱۶ = تعداد قطبها

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

سرعت موتور را بیابید.

۲۹ - در مساله ۲۸ اگر لثایاندیمه هشت ولت، فرکانس ۵۵ هرتز تغییر یابد

سرعت جدید چیست .

۳۰ - یک موتور سنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال (ولتاژ خط)

اسب بخار ۴ = توان اسمی

۶ = تعداد قطبها

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

این موتور تحت بار اسمی می چرخد ، مطلوبست :

الف : گشتاور خروجی موتور

ب : اگر بار ۷۰٪ کاهش یابد ، سرعت موتور را بیابید .

۳۱ - مساله ۳۰ را تکرار کنید ولی این بار فرض کنید موتور نصف بار اسمی خود را تغذیه می کند .

۳۲ - درصد تنظیم سرعت موتور مساله ۳۰ را بیابید .

(SI) سیستم

۳۳ - یک موتور سنکرون سه فاز ، ۲۳۰ ولتی ، ۲۴ قطبی ، ۵۰ هرتزی مفروض است . سرعت آنرا بیابید .

۳۴ - اگر موتور مساله ۳۳ با ولتاژ ۲۴۰ ولت و فرکانس ۶ هرتز تغذیه شود ، سرعت حدید آن چیست .

۳۵ - یک موتور سنکرون سه فاز ، ۴۶۰ ولتی ، ۴/۵ کیلوواتی ، ۸ قطبی ، ۵۰ هرتزی در تحت بار اسمی می چرخد ، مطلوبست :

الف : گشتاور خروجی موتور

ب : اگر بار بمیزان ۶۰٪ کم شود ، سرعت حدید موتور چیست .

۳۶ - مساله ۳۵ را تکرار کنید . این دفعه موتور را نصف بار اسمی را تغذیه می کند .

۳۷ - درصد تنظیم سرعت در موتور مساله ۳۵ را پیدا کنید .

### ۹-۱۳ سوالات فصل یازدهم

- ۱- چرا به ژنراتورهای القائی لفظ آسنکرون اطلاق می‌گردد
- ۲- آیا چرخاندن محور موتور القائی با سرعت زیاد برای حالت ژنراتوری کافی است، آیا به عامل دیگری نیز جهت عملکرد ژنراتور نیاز داریم.
- ۳- لغزش منفی یعنی چه
- ۴- آیا فرکانس ولتاژ تولید شده در ژنراتورهای القائی به سرعت رotor بستگی دارد.

### ۱۰-۱۳ مسائل فصل ۱۱

سیستم (ENG)

- ۱- یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

اسپ بخار ۲ = توان اسمی

ولت ۲۱۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۶ = جریان اسمی (جریان خط)

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

= تعداد قطبها

آنرا بصورت ژنراتور درآورده و نتایج زیر از حالت بارداری ژنراتور بدست می‌آید.

Load test results:  $W_1 = 750 \text{ W}$ ,  $W_2 = 670 \text{ V'}$

$V_L = 210 \text{ V}$ ,  $I_L = 5.8 \text{ A}$

$S = 925 \text{ rev/min}$

مقاومت معادل استاتور  $1/4$  اهم و تلفات مکانیکی و هسته  $100$  وات می‌باشد . مطلوبست :

الف: ضریب توان ژنراتور القائی

ب: راندمان ژنراتور آسنکرون

- ۲- یک موتور آسنکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

اسپ بخار ۱۴ = توان اسمی

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۲۵	= جریان اسمی (حریان خط)	آمپر
۶۰	= فرکانس اسمی	هرتز
۱۲	= تعداد قطبها	

آنرا بصورت زنراتور آنکرون در آورده و نتایج زیر در حالت بارداری حاصل می شود .

Load test results:  $W_1 = 5.2 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 4.5 \text{ kW}$

$V_L = 240 \text{ V}$ ,  $I_L = 33.5 \text{ A}$

$S = 620 \text{ rev/min}$

مقاومت معادل استاتور ۷/۰ اهم و تلفات هسته و مکانیکی ۶۰۰ وات می باشد . مطلوبست :

الف : ضریب توان زنراتور القائی

ب : راندمان زنراتور آنکرون

۳ - یک موتور القائی سه فازیا مشخصات زیر مفروض است .

اسب بخار ۲۵ = توان اسمی

ولت ۲۴۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۸۵ = جریان اسمی (حریان خط)

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

۱۶ = تعداد قطبها

آنرا بصورت آناتور در می آوریم و اعداد زیر از شرایط بارداری زنراتور حاصل می گردد

Load test results:  $W_1 = 12.4 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 11.5 \text{ kW}$

$V_L = 240 \text{ V}$ ,  $I_L = 83 \text{ A}$

$S = 470 \text{ rev/min}$

مقاومت معادل استاتور ۳/۰ اهم و تلفات هسته و مکانیکی ۱۶۰۰ وات می باشد . مطلوبست .

الف : ضریب توان زنراتور القائی

ب : راندمان زنراتور آنکرون

۴ - یک موتور القائی سه فاز، ۵ اسب بخار، ۲۴۰ ولتی ، هشتقطبی ، ۶۰ هرتزی مفروض

است و آنرا در تحت توان اسمی بصورت زنراتور در می آوریم . منحنی مشخصه این ماشین در شکل (۱۱ - ۲) در فصل یازدهم رسم شده است مطلوبست

الف . اگر بخواهیم زنراتور بصورت تحریک خودی عمل کند خازن مورد نیاز را بدست آورید .

ب : در حالتی که زنراتور بصورت تحریک خودی عمل می کند .

فرکانس ولتاژ تولید شده چیست .

ج : اگر خازنها م وجود ۴۸۰ ولتی و ۶۰ هرتزی باشد چه میزان از این خازنها

را باید بکار برد .

پیستم (SI)

۵ یک موتور اسکرون سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

کیلو وات ۵ = توان اسمی

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۱۴ = جریان اسمی (جریان خط)

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

۶ = تعداد قطبها

آنرا بصورت زنراتور القائی درمیآوریم و اعداد زیر از شرایط بارداری زنراتور حاصل می شود

Load test results:  $W_1 = 2.2 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 1.4 \text{ kW}$

$V_L = 230 \text{ V}$ ,  $I_L = 12 \text{ A}$

$\omega = 108 \text{ rad/s}$

اگر مقاومت معادل استاتوریک اهم و تلفات هسته و مکانیکی ۲۸۰ وات باشد ، مطلوبست

الف : ضریب توان ماشین

ب : راندمان زنراتور القائی

۶ - پک موتور آسکرون سه فاز ، ۱۵ کیلو واتی ، ۵۰ ولتی ، ۴۵ آمپری ، هشت قطبی ، ۵۰ هرتزی ، مفروض است . آنرا بصورت زنراتور القائی درآورده و نتایج زیر در شرایط بارداری حاصل می گردد .

Load test results:  $W_1 = 6 \text{ kW}$ ,  $W_2 = 4 \text{ kW}$

$V_L = 230 \text{ V}$ ,  $I_L = 35 \text{ A}$

$\omega = 81 \text{ rad/s}$

مقاومت معادل استاتور ۶/۰ اهم و تلفات هسته و مکانیکی ۷۰۰ وات می باشد . مطلوبست :

الف : ضریب توان زنراتور القائی

ب : راندمان ماشین

۷ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است .

کیلو وات ۲۵ = توان اسمی

ولت ۴۶۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر ۳۴ = جریان اسمی (جریان خط)

۱۶ = تعداد قطبها

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

آنرا بصورت ژنراتور درآورده و در شرایط بارداری نتایج زیر بدست می آید .

$$\text{Load test results: } W_1 = 9.8 \text{ kW}, \quad W_2 = 6.5 \text{ kW}$$

$$V_L = 460 \text{ V}, \quad I_L = 30 \text{ A}$$

$$\omega = 41 \text{ rad/s}$$

اگر مقاومت معادل استاتور ۴۰۰ اهم و تلفات مکانیکی و هسته ۱۴۰۰ وات باشد مطلوبست

الف : ضریب توان ژنراتور آسنکرون

ب : راندمان ماشین

۸ - یک موتور القائی سه فاز با مشخصات زیر مفروض است

کیلووات ۱۰ = توان اسمی

ولت ۴۶۰ = ولتاژ اسمی ترمینال

۱۲ = تعداد قطبها

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

آنرا تحت توان اسمی بصورت ژنراتور می آوریم و منحنی مشخصه مربوطه در شکل (۱۱ - ۳)

در فصل یازدهم نشان داده شده است . مطلوبست :

الف : اگر بخواهیم ماشین بصورت تحریک خودی عمل کند خازن مورد نیاز را

بدست آورید .

ب : در حالتی که ژنراتور از نوع تحریک خودی است ، فرکانس ولتاژ تولید شده

چیست .

ج : اگر خازنهای موجود ۴۸۰ ولتی و ۶۰ هرتزی باشند ظرفیت خازن مورد نیاز

را محاسبه کنید .

### ۱۳- سوالات فصل دوازدهم

- ۱- چرا به موتورهای تکفار AC نیاز داریم
  - ۲- سمنوی موتور تکفار القائی نام برد
  - ۳- منظور از میدان متقاطع چیست
  - ۴- چرا در هنگام کار، موتور تکفار با فاز شکسته دارای ضریب توان پائینی می‌باشد
  - ۵- چرا در موتورهای بنافازشکسته کلید گریز از مرکز نصب می‌کنیم
  - ۶- نام دیگر سیم پیچ کمکی در موتور با فاز شکسته چیست
  - ۷- سیم پیچ چاک چیست
  - ۸- چرا در موتورهای CSM از خازن استفاده می‌کنیم
  - ۹- موتورهای CSM و فاز شکسته را از نظر مشخصه‌های آنها در لحظات راه اندازی و کار دائمی مقایسه کنید.
  - ۱۰- موتورهای PSCM را شرح دهید
  - ۱۱- موتورهای TCM را شرح دهید
  - ۱۲- موتورهای یونیورسال را شرح دهید
  - ۱۳- در ساعتها از کدام نوع موتور استفاده می‌شود و چرا؟
  - ۱۴- کدامیک از موتورهای تکفار دارای بهترین تنظیم سرعت است.
  - ۱۵- کدامیک از موتورهای تکفار زیر دارای بهترین رادمان دربار اسمی می‌باشد
- الف: موتور یونیورسال
- ب: موتور سنکرون

### ۱۴- مسائل فصل ۱۲

سیستم (ENG)

- ۱- یک موتور القائی با فاز شکسته با مشخصات زیرمفروض است  
اسب بخار  $\frac{3}{4}$  = توان اسمی

هر تر  $\times ۶۰$  = فرکانس اسمی

$\times ۶۵\%$  = راندمان در بار اسمی

$\times ۵۵\%$  = ضریب توان در بار اسمی

در بار اسمی این موتور چه جریانی از شبکه می‌کشد

۲ - یک موتور CSM ، ۵ ولتی، ۵ اسب بخاری، ۶۰ هرتزی مفروض است موتور در بار اسمی  $\times ۳۸$  آمپر از شبکه می‌کشد و ضریب توان آن در بار اسمی  $\times ۶$  درصد است . راندمان موتور چیست .

۳- یک موتور با فازشکسته مفروض است و توان اسمی آن  $\frac{۱}{۴}$  اسب بخار می‌باشد . مشخصات دیگر موتور بقرار زیر است .

ولت  $\times ۱۱۵$  = ولتاژ اسمی ترمینال

آمپر  $\times ۴/۵$  = جریان کشیده شده از شبکه

دور در دقیقه  $\times ۱۱۴۰$  = سرعت در بار اسمی

$\times ۶۵\%$  = راندمان در بار اسمی

مطلوبست :

الف : ضریب توان موتور در بار اسمی

ب : گشتاور اسمی موتور

۴ - یک موتور LSCM با مشخصات زیر مفروض است

اسب بخار  $\times ۲$  = توان اسمی

ولت  $\times ۲۴۰$  = ولتاژ اسمی ترمینال

هر تر  $\times ۶۰$  = فرکانس اسمی

$\times ۲۵\%$  = راندمان در بار اسمی

آمپر  $\times ۱۲$  = جریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

مطلوبست :

الف : توان ورودی به ماشین در بار اسمی

ب : ضریب توان موتور در بار اسمی

۵ - یک موتور PSCM با مشخصات زیر مفروض است

اسب بخار  $\times ۵/۰$  = توان اسمی

ولت  $\times ۱۱۵$  = ولتاژ اسمی ترمینال

دور در دقیقه  $\times ۱۱۱۰$  = سرعت در بار اسمی

آمپر  $\times ۶$  = جریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

$\times ۶۰\%$  = ضریب توان در بار اسمی

مطلوبست :

الف : راندمان ماشین در بار اسمی

ب : گشتاور اسمی موتور

۶ - یک موتور TCM با مشخصات زیر مفروض است

اسب بخار  $0/25^{\circ}$  = توان اسمی

ولت ۱۱۵ = ولتاژ اسمی ترمینال

دور در دقیقه ۱۷۲۵ = سرعت دربار اسمی

آمپر ۷/۸ = جریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

۹۰% = راندمان در بار اسمی

ضریب توان موتور را در بار اسمی بدست آورید

۷ - یک موتور CSM با مشخصات زیر مفروض است

اسب بخار ۲ = توان اسمی

ولت ۱۱۵ = ولتاژ اسمی ترمینال

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

دور در دقیقه ۳۴۵۰ = سرعت اسمی

آمپر ۲۶ = جریان کشیده شده از شبکه در بار اسمی

۶۰% = ضریب توان در بار اسمی

مطلوبست :

الف . گشتاور اسمی موتور

ب : راندمان موتورهای در بار اسمی

۸ - یک موتور با فاز شکسته با مشخصات زیر مفروض است :

ولت ۱۱۵ = ولتاژ اسمی ترمینال

دور در دقیقه ۱۱۴۰ = سرعت اسمی

هرتز ۶۰ = فرکانس اسمی

آمپر ۴ = جریان اسمی

پس فاز ۵۵% = ضریب توان اسمی

فوت - پوند  $0/77^{\circ}$  = گشتاور اسمی

مطلوبست :

الف : توان اسمی موتور بر حسب اسپ بخار

ب : راندمان موتور در بار اسمی

۹ - یک موتور با فاز شکسته و مشخصات زیر مفروض است :

کیلووات  $5/0$  = توان اسمی

ولت  $230$  = ولتاژ اسمی ترمیمال

هرتز  $50$  = فرکانس اسمی

$60\%$  = راندمان در بار اسمی

پس فاز  $50\%$  = ضریب توان در بار اسمی

این موتور چه جریانی از شبکه می‌کشد ؟

۱۰ - یک موتور  $460$  ولتی ،  $50$  کیلوواتی ،  $50$  هرتزی از نوع CSM مفروض بوده و ضریب توان آن در بار اسمی  $63$  درصد می‌باشد . اگر این موتور در شرایط اسمی  $15$  آمپر از شبکه بکشد ، راندمان موتور در بار اسمی چیست .

۱۱ - یک موتور  $230$  ولتی ،  $200$  واتی ،  $2/5$  آمپری از نوع فاز شکسته مفروض بوده و سرعت اسمی آن  $99/4$  رادیان بر ثانیه است . اگر راندمان آن در بار اسمی  $6$  درصد باشد مطلوبست .

الف : ضریب توان در بار اسمی

ب : گشتوار اسمی موتور

۱۲ - یک موتور  $5/1$  کیلوواتی ،  $230$  ولتی ،  $50$  هرتزی ،  $13$  آمپری از نوع CSM مفروض است راندمان آن در بار کامل  $28$  درصد می‌باشد . مطلوبست :

الف : توان ورودی به ماشین در بار اسمی

ب : ضریب توان موتور در بار اسمی

۱۳ - یک موتور  $350$  واتی ،  $230$  ولتی ،  $2/6$  آمپری از نوع PSCM مفروض است و سرعت اسمی آن  $96/8$  رادیان بر ثانیه می‌باشد . اگر ضریب توان آن در بار اسمی  $6$  درصد باشد مطلوبست :

الف : راندمان موتور در بار اسمی

ب : گشتوار اسمی ماشین

۱۴ - یک موتور  $600$  واتی ،  $230$  ولتی ،  $3/9$  آمپری از نوع TCM مفروض است و سرعت اسمی آن  $150/4$  رادیان بر ثانیه می‌باشد . اگر راندمان آن در بار اسمی  $86$  درصد باشد ، ضریب توان موتور در بار اسمی چیست .

۱۵ - یک موتور  $1/5$  کیلو واتی ،  $230$  ولتی ،  $50$  هرتزی از نوع CSM مفروض است و سرعت اسمی آن  $350/8$  رادیان بر ثانیه می‌باشد .

اگر این موتور در بار اسمی جریان  $10$  آمپر را تحت ضریب توان  $25$  درصد از شبکه بکشد مطلوبست .

الف: گشتاور اسمی

ب: راندمان در بار اسمی

۱۶- یک موتور با فاز شکسته طبق مشخصات زیر مفروض است ،

ولت ۲۳۰ = ولتاژ اسمی

رادیان بر ثانیه  $99/4$  = سرعت اسمی

آمپر  $1/2$  = جریان اسمی

هرتز ۵۰ = فرکانس اسمی

% ۵۰ = ضریب توان در بار اسمی

نیوتن متر  $0/6$  = گشتاور اسمی

مطلوبست :

الف: توان اسمی بر حسب وات

ب: راندمان در بار اسمی

# فهرست مطالب

**www.wikipower.ir**

**www.wikipower.ir**

## فهرست

۱	فصل اول: آشنایی با مدارهای مغناطیس
۲	مقدمه
۲	۱ - ۱ : تشابه بین مغناطیس و الکتریسیته
۲	۱ - ۱ - ۱ : شار
۹	۱ - ۱ - ۲ : نیروی حرکه مغناطیس
۱۲	۱ - ۱ - ۳ : رلوکتانس
۱۶	۱ - ۲ : رابطه غیر طیفی بین B و H در مواد فرو مغناطیسی
۲۱	۲ - ۱ - ۱ : هیسترزیس
۲۵	۲ - ۱ - ۳ : مدارهای مغناطیسی
۳۹	فصل دوم: چگونگی پیدایش ولتاژ و گشتاور
۴۵	مقدمه
۴۸	۲ - ۱ : ولتاژ القاء شده در یک هادی
۵۱	۲ - ۱ - ۱ : پلاریته ولتاژ القاء شده
۵۸	۲ - ۱ - ۲ بررسی وضعیت یک هادی در یک مسیر دایره‌ای
۵۹	۲ - ۱ - ۳ ولتاژ القاء شده متوسط در یک هادی
۶۰	۲ - ۲ ولتاژ القاء شده در یک کلاف
۶۰	۲ - ۳ قانون لنز
۶۳	۲ - ۴ نیروی تولید شده توسط یک هادی
۶۸	۲ - ۴ - ۱ قانون بیو ساوار
۶۹	۲ - ۴ - ۲ جهت نیرو
۷۳	۲ - ۵ کشتاور تولید شده توسط یک هادی
۷۳	۱ - ۵ - ۲ گشتاور حاصله توسط یک کلاف
۷۳	۲ - ۶ نیروی ضد حرکه
۷۳	فصل سوم: ساختمان ماشینهای DC
۷۳	مقدمه
۷۳	۳ - ۱ : ارمیچر

۷۴	۱ - ۳ کموتاسیون (یکسو سازی)
۷۶	۱ - ۲ حاروبکها
۷۸	۱ - ۳ عکس العمل ارمیچر
۷۹	۲ - ۳ قطبهای کمکی (قطبهای فرعی)
۷۹	۳ - ۲ سیم پیچهای جبران کننده
۸۰	۳ - ۴ قطبهای اصلی ماشینهای DC
۸۳	۳ - ۵ ساختمان مکانیکی ماشینهای DC
۸۴	۳ - ۶ سیم پیچهای ارمیچر در ماشینهای DC
۸۵	۱ - ۶ سیم پیچی محاور از نوع سیمپلکس
۸۹	۲ - ۶ سیم پیچی موجی از نوع سیمپلکس
۹۱	۳ - ۶ مقایسه سیم پیچهای محاور و موجی
۹۹	فصل چهارم : مشخصه های ژنراتور DC
۹۹	مقدمه
۹۹	۴ - ۱ معادلات اساس ژنراتور DC
۱۰۲	۱ - ۴ تحلیل ترسیمی معادله ژنراتور DC
۱۰۶	۴ - ۲ مدار معادل ژنراتور DC
۱۰۸	۴ - ۳ ژنراتورهای DC از نوع تحریک جداگانه
۱	۴ - ۴ : منحنی مغناطیس شوندگی در حالت بی باری در یک ژنراتور DC با تحریک جداگانه
۱۰۹	۴ - ۴ تنظیم ولتاژ
۱۱۴	۴ - ۵ راندمان ژنراتور DC
۱۱۷	۴ - ۵ - ۱ تلفات توان سرگردان
۱۱۸	۴ - ۵ - ۲ تلفات مسی
۱۲۰	۴ - ۵ - ۳ تلفات بار سرگردان
۱۲۰	۴ - ۵ - ۴ دیاگرام پخش توان
۱۲۱	۴ - ۶ ژنراتور DC موازی یا شنت
۱۲۴	۱ - ۶ - ۴ عدم تولید ولتاژ در ژنراتور DC شنت
۱۲۷	۲ - ۶ - ۴ مشخصه بار در ژنراتور DC شنت

۱۳۲	ژنراتور DC سری	۴ - ۷
۱۳۶	ژنراتور DC کمپوند	۴ - ۸
۱۳۷	ژنراتور DC کمپوند نقصان	۴ - ۸ - ۱
۱۳۸	ژنراتور DC کمپوند اضافی	۴ - ۸ - ۲
۱۴۴	مواری کردن ژنراتورهای DC	۴ - ۹
۱۴۵	مواری کردن ژنراتورهای DC شنت	۴ - ۹ - ۱
۱۵۰	مواری کردن ژنراتورهای DC کمپوند	۴ - ۹ - ۲
۱۵۲	فصل پنجم : موتورهای DC	
۱۵۷	مقدمه	
۱۵۷	معادله موتور DC	۵ - ۱
۱۵۸	رابطه بین گشتاور و توان	۵ - ۱ - ۱
۱۶۰	اندازهگیری گشتاور	۵ - ۱ - ۲
۱۶۳	نیروی ضد حرکه	۵ - ۲
۱۶۴	مدار معادل موتور	۵ - ۳
۱۶۵	رفتار موتور DC در تحت شرایط باردار	۵ - ۳ - ۱
۱۶۶	منحنی گشتاور ، سرعت	۵ - ۳ - ۲
۱۷۰	تنظیم سرعت	۵ - ۴
۱۷۲	راندمان موتور DC	۵ - ۵
۱۷۴	دیاگرام پخش توان	۵ - ۵ - ۱
۱۷۵	اندازهگیری تلفات توان سرگردان در موتور DC	۵ - ۵ - ۲
۱۷۶	راندمان ماکریم	۵ - ۵ - ۳
۱۷۷	موتور DC شنت	۵ - ۶
۱۷۸	جهت چرخش موتور DC شنت	۵ - ۶ - ۱
۱۷۸	اثر بار بر روی موتور DC شنت	۵ - ۶ - ۲
۱۸۰	اثر شار بر روی موتورهای DC شنت	۵ - ۶ - ۳
۱۸۷	موتور DC سری	۵ - ۷
۱۸۸	جهت چرخش موتور DC سری	۵ - ۷ - ۱
۱۸۸	اثر بار بر روی موتور DC سری	۵ - ۷ - ۲

صفحه		عنوان
۱۹۰	: موتور DC کمپوند	۵ - ۸
۱۹۱	: موتور DC کمپوند نقصانی	۵ - ۸ - ۱
۱۹۲	: موتور DC کمپوند اضافی	۵ - ۸ - ۲
۱۹۹	: مقایسه موتورهای DC	۵ - ۸ - ۳
۱۹۹	: موتورهای DC با آهن ریای دائم	۵ - ۹
۲۰۰	: راه اندازی موتورهای DC	۵ - ۱۰
۲۰۱	: راه اندازی سه نقطه‌ای	۵ - ۱۰ - ۱
۲۰۳	: راه اندازی چهار نقطه‌ای	۵ - ۱۰ - ۲
۲۰۳	: راه اندازی اتوماتیک	۵ - ۱۰ - ۳
۲۰۷	: متوقف کردن موتورهای DC	۵ - ۱۱
۲۱۳	: مسائل فصلهای اول تا پنجم	فصل ششم
۲۱۳	: سوالات و مسائل فصل اول	۶ - ۱
۲۲۱	: سوالات و مسائل فصل دوم	۶ - ۲
۲۲۷	: سوالات و مسائل فصل سوم	۶ - ۳
۲۳۳	: سوالات و مسائل فصل چهارم	۶ - ۴
۲۴۶	: سوالات و مسائل فصل پنجم	۶ - ۵
۲۶۵	: ترانسفورماتورها	فصل هفتم
۲۶۵	: مدارهای تکفاز	۷ - ۱
۲۷۷	: اندازه‌گیری توان	۷ - ۱ - ۱
۲۷۹	: اضافه بار دروازه‌تر	۷ - ۱ - ۱ - ۱
۲۸۰	: اصول اولیه ترانسفورماتور	✓ ۷ - ۲
۲۸۰	: ساختمان ترانسفورماتور	✓ ۷ - ۲ - ۱
۲۸۲	: ترانسفورماتور ایده‌آل	✓ ۷ - ۲ - ۲
۲۸۵	: ترانسفورماتور واقعی یا غیر ایده‌آل	✓ ۷ - ۳
۲۸۵	: مقدایر اسمی ترانسفورماتورها	✓ ۷ - ۳ - ۱
۲۸۷	: روابط اساسی	✓ ۷ - ۳ - ۲
۲۹۰	: ایندکس اشاره‌دان؛ اولیه و پیوسته؛ نرم‌افزار	✓ ۷ - ۳ - ۱

۲۹۳	۷ : مدار معادل ترانسفورماتور	✓
۲۹۸	۷ : محدودیتهای فیزیکی	✓
۳۰۱	۷ - ۳ - ۲ - ۳ : تنظیم ولتاژ	✓
۳۰۵	۷ - ۳ - ۴ : راندمان	✓
۳۰۹	۷ - ۳ - ۵ : ترانسفورماتورهای چند سیم پیچه	✓
۳۱۲	۷ - ۳ - ۶ : اتو ترانسفورماتور	✓
۳۱۶	۷ - ۴ : مروری بر تئوری مدارهای سه فاز	✓
۳۱۷	۷ - ۴ - ۱ : روابط مربوط به سیستمهای سه فاز	✓
۳۲۲	۷ - ۴ - ۲ : اندازه‌گیری توان در سیستم سه فاز	✗
۳۲۳	۷ - ۵ : ترانسفورماتورهای سه فاز	
۳۲۵	۷ - ۵ - ۱ : طرز اتصالات سیم پیچ ها در ترانسفورماتورهای سه فاز	
۳۴۱	فصل هشتم : ژنراتور سنکرون	
۳۴۱	۸ - ۱ : ساختمان ژنراتور سنکرون	
۳۴۳	۸ - ۲ : رابطه مربوط به فرکانس در ژنراتور سنکرون	
۳۴۵	۸ - ۳ : ولتاژ تولید شده در سیم پیچ های استاتور	
۳۴۶	۸ - ۴ : ژنراتور سنکرون سه فاز	
۳۴۷	۸ - ۴ - ۱ : طرز اتصال سیم پیچ های استاتور	
۳۴۹	۸ - ۴ - ۲ : مقادیر اسمی ژنراتور سنکرون سه فاز	
۳۴۹	۸ - ۵ : مدار معادل ژنراتور سنکرون سه فاز	
۳۵۰	۸ - ۵ - ۱ : اندازه‌گیری مقاومت سیم پیچ های استاتور	
۳۵۱	۸ - ۵ - ۲ : اندازه‌گیری راکتانس سنکرون	
۳۵۴	۸ - ۶ : تنظیم ولتاژ	
۳۶۰	۸ - ۷ : راندمان ژنراتور سنکرون	
۳۶۰	۸ - ۷ - ۱ : آزمایش‌های لازم جهت تعیین تلفات ژنراتور سنکرون سه فاز	
۳۶۴	۸ - ۷ - ۲ : راندمان ماکزیمم در ژنراتور سنکرون	
۳۶۵	۸ - ۸ : منحنی مشخصه های ژنراتور سنکرون سه فاز	
۳۶۵	۸ - ۸ - ۱ : منحنی اشباع در حالت بی باری	
۳۶۶	۸ - ۸ - ۲ : منحنی های	

۳۶۸	: منحنی مشخصه های دیگر برای ژنراتور سنکرون	۸ - ۸ - ۳
۳۷۳	: موتورهای القایی سه فاز	✓ فصل نهم
۳۷۳	: ساختمان موتورهای القایی	۹ - ۱ ✓
۳۷۳	: استاتور موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۱ - ۱ ✓
۳۷۴	: رتور موتورهای سه فاز	۹ - ۱ - ۲ ✓
۳۷۴	: رتور قفس سنجابی ساده	۹ - ۱ - ۲ - ۱ ✓
۳۷۵	: رتور قفس سنجابی مضاعف	۹ - ۱ - ۳ - ۲ ✗
۳۷۶	: رتورهای سیم پیچی شده	۹ - ۱ - ۴ - ۳ ✓
۳۷۸	: مفاہیم میدان گردنه	۹ - ۲ ✓
۳۸۰	: جهت چرخش میدان گردنه	۹ - ۲ - ۱ ✓
۳۸۰	: سرعت چرخش میدان گردنه	۹ - ۲ - ۲ ✓
۳۸۱	: شکل میدان گردنه	۹ - ۲ - ۳ ✓
۳۸۲	: تئوری مربوط به عملکرد موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۳ ✓
۳۸۵	: مشخصه های اسمی موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۳ - ۱ ✓
۳۸۸	: روابط سرعت در موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۴ ✓
۳۸۸	: لغزش	۹ - ۴ - ۱ ✓
۳۹۳	: تنظیم سرعت	۹ - ۴ - ۲ ✓
۳۹۵	: تحلیل رفتار رتور در موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۵ ✓
۳۹۹	: رابطه گشتاور - توان	۹ - ۵ - ۱ ✓
۴۰۲	: منحنی گشتاور - لغزش	۹ - ۵ - ۲ ✓
۴۰۵	: رتورهای سیم پیچی شده	۹ - ۵ - ۳ ✓
۴۰۸	: راندمان	۹ - ۶ ✓
۴۰۹	: تعریف تلفات در موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۶ - ۱ ✓
۴۱۰	: تشریح پخش توان در موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۶ - ۲ ✓
۴۱۴	: محاسبه راندمان	۹ - ۶ - ۴ ✓
۴۱۸	: منحنی مشخصه های معروف در موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۷ ✓
۴۱۸	: منحنی مشخصه های موتور القایی سه فاز (بر حسب لغزش)	۹ - ۷ - ۱ ✓
	: محاسبه راندمان و روابط متقابل	۹ - ۷ - ۲ ✓

۴۲۰	سه فاز (بر حسب توان خروجی)	
	: اثر رتورهای سیم پیچی شده بر روی مشخصه های	۹ - ۷ - ۳ ✓
۴۲۰	موتورهای القایی سه فاز	
۴۲۱	: روش راه اندازی موتورهای القایی سه فاز	۹ - ۸ ✓
۴۲۹	: موتورهای سنکرون سه فاز	فصل ۱۰
۴۲۹	: ساختمان موتورهای سنکرون	۱۰ - ۱ ✓
۴۲۹	: تئوری عملکرد موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۲ ✓
۴۳۲	: اثر تغییرات تحریک در موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۲ - ۱ +
۴۳۵	: اثر بار بر روی موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۲ - ۲ +
۴۳۷	: منحنی های شکل در موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۲ - ۳ +
۴۴۰	: روش های مختلف راه اندازی در موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۳ ✓
۴۴۰	: استفاده از محرك گرداننده کمکی	۱۰ - ۳ - ۱
۴۴۱	: راه اندازی موتورهای سنکرون بصورت آسنکرون	۱۰ - ۳ - ۲ ✓
۴۴۲	: تحلیل عددی توان، راندمان، گشتاور در موتورهای سنکرون	۱۰ - ۴
۴۴۲	: توان و راندمان	۱۰ - ۴ - ۱
۴۴۵	: گشتاور(کوپل)	۱۰ - ۴ - ۲
۴۴۸	: منحنی مشخصه های متداول برای موتورهای سنکرون سه فاز	۱۰ - ۵ ✓
۴۵۰	: تصحیح ضریب توان	۱۰ - ۶ ✓
۴۵۰	: علت کاهش ضریب توان	۱۰ - ۶ - ۱
۴۵۰	: معایب ضریب توان کم	۱۰ - ۶ - ۲
۴۵۱	: راههای بهبود ضریب توان	۱۰ - ۶ - ۳
۴۵۳	: مقادیر اسمی خازن	۴ - ۶ - ۱۰
۴۶۵	: ژنراتورهای القایی سه فاز	فصل ۱۱
۴۶۵	: تئوری مربوط به عملکرد ژنراتورهای القایی سه فاز	۱۱ - ۱
۴۶۷	: راندمان ژنراتورهای القایی سه فاز	۱۱ - ۲
۴۷۱	: منحنی مشخصه های متداول برای ژنراتورهای القایی سه فاز	۱۱ - ۳
۴۷۹	: موتورهای تکفاز	فصل ۱۲
۴۷۹	: نسبت مولی القایی تکفاز	۱ - ۱۲

۴۸۳	: موتورهای با فاز شکسته	۱۲ - ۱ - ۱
۴۸۵	: موتورهای با قطب چاک دار	۱۲ - ۱ - ۲
۴۸۷	: موتورهای القابی تکفاز با راه انداز خازنی	۱۲ - ۱ - ۳
	۱۲ - ۱ - ۳ - ۱ : موتورهای القابی تکفاز که خازن راه انداز در	
۴۸۸	تمامی مراحل در مدار باقی می ماند	
۴۹۰	۱۲ - ۱ - ۳ - ۲ : موتورهای القابی تکفاز دو خازنی	
۴۹۰	: موتورهای ریپالسیونی	۱۲ - ۱ - ۴
۴۹۰	: موتورهای سری یا یونیورسال	۱۲ - ۲
۴۹۱	: موتورهای سنکرون تکفار	۱۲ - ۳
۴۹۱	: موتورهای رکوکتانس	۱۲ - ۳ - ۱
۴۹۱	: موتورهای هیسترزیس	۱۲ - ۳ - ۲
۴۹۳	: منحنی مشخصه های موتور تکفاز	۱۲ - ۴
۵۰۱	فصل ۱۳ : مسایل فصل هفتم تا فصلدوازدهم	
۵۰۱	۱ - ۱۳ : سوالات مربوط به فصل هفتم	
۵۰۲	: مسایل فصل هفتم	۱۳ - ۲
۵۱۹	: سوالات فصل هشتم	۱۳ - ۳
۵۱۹	: مسایل فصل هشتم	۱۳ - ۴
۵۲۶	: سوالات مربوط به فصل نهم	۱۳ - ۵
۵۲۶	: مسایل مربوط به فصل نهم	۱۳ - ۶
۵۳۹	: سوالات مربوط به فصل دهم	۱۳ - ۷
۵۳۹	: مسایل فصل دهم	۱۳ - ۸
۵۴۶	: سوالات فصل یازدهم	۱۳ - ۹
۵۴۶	: مسایل فصل یازدهم	۱۳ - ۱۰
۵۵۰	: سوالات فصلدوازدهم	۱۳ - ۱۱
۵۵۰	: مسایل فصلدوازدهم	۱۳ - ۱۲

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

وارثه نامه

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

[www.wikipower.ir](http://www.wikipower.ir)

A

- |                              |                |
|------------------------------|----------------|
| 1) Air-gap                   | فاصله هوائی    |
| 2) Alternating-Current( AC ) | جریان متناوب   |
| 3) Angle                     | زاویه          |
| 4) Armature                  | ارمیچر         |
| 5) Armature Wrinding         | سیم پیچ ارمیچر |
| 6) Armature Current          | جریان آرمیچر   |
| 7) Armature Voltage          | ولتاژ آرمیچر   |
| 8) Armature Shaft            | محور آرمیچر    |
| 9) Armature Power Losses     | تلفات آرمیچر   |
| 10) Average Torque           | گشتاور متوسط   |
| 11) Average-Voltage          | ولتاژ متوسط    |

B

- |                             |                |
|-----------------------------|----------------|
| 1) Break                    | ترمز           |
| 2) Back-Electromotive Force | نیروی ضد محرکه |
| 3) Bearing                  | یاطاقان        |
| 4) Breakdown                | فروپاشی شکست   |
| 5) Breakdown Point          | نقطه فروپاشی   |
| 6) Bus-Bar                  | شین - باس بار  |
| 7) Brush                    | جارو بک        |

C

- |                |                 |
|----------------|-----------------|
| 1) Cast Iron   | چدن             |
| 2) Cast Steel  | فولاد ریخته‌گری |
| 3) Core        | هسته            |
| 4) Current     | جریان           |
| 5) Conductor   | هادی            |
| 6) Copper      | من              |
| 7) Copper Wire | سیم مسی         |

8) Conductivity	هدایت ویژه
9) Coercive Force	نیروی خنثی کننده
10) Coil	کلاف - پیچک
11) Clock Wise( CW )	در جهت عقربه ساعت
12) Counter Clock Wise( CCW )	در جهت خلاف عقربه ساعت
13) Core Losses	تلغات هسته
14) Copper Losses	تلغات مسی
15) Compound Machine	ماشین کمپوند یا مختلط
16) Compound Motor	موتور کمپوند یا مختلط
17) Compound Generator	ژنراتور کمپوند یا مختلط
18) Commutatively Compound	کمپوند اضافی
19) Cylinder	استوانه

D

1) Direct Current( DC )	جریان مستقیم
2) DC Generator	ژنراتور جریان مستقیم
3) DC Motor	موتور جریان مستقیم
4) Divertor	دیورتور یا منحرف کننده
5) Data	داده
6) Direction	جهت
7) Dynamo	دینامو
8) Drop	افت
9) Density	چگالی - تراکم
10) Device	وسیله، افزار
11) Dynamic Breaking	ترمز دینامیکی
12) Delay	تأخير
13) Differentialy Compound	کمپوند نخسانی

E

1) Electromotive Force( EMF )	نیروی محرکه الکتریکی
-------------------------------	----------------------

2) End Bell	درپوش انتهای ماشین
3) Efficiency	راندمان - بهره
4) Eddy-Current	جریان گردابی
5) Equivalent-Circuit	مدار معادل
6) Electrical Output	خروجی الکتریکی
7) Electrical Input	ورودی الکتریکی

F

1) Full Load	بار کامل - تمام بار
2) Flux	شار
3) Flux Density	چگالی شار
4) Force	نیرو
5) Frequency	فرکانس - تواتر
6) Field	میدان
7) Field Pole	میدان حاصله از قطبها
8) Frame	قاب یا بدنه ماشین
9) Field-Current	جريان میدان - جريان تحریک
10) Fan	پنکه
11) Friction	اصطکاک
12) Friction-Belt	کمربند اصطکاک
13) Field-Intensity	شدت میدان

G

1) Generator	ژنراتور - مولد - الترنا تور
2) Generated-Voltage	ولتاژ تولید شده

H

1) Hysteresis	هیسترزیس
2) Hysteresis Loop	حلقه هیسترزیس

I

1) Induced Voltage	ولتاژ القاء شده
--------------------	-----------------

K

- |                                   |                   |
|-----------------------------------|-------------------|
| 1) Kirchhoff's Voltage Law( KVL ) | قانون ولتاژ کیرشف |
| 2) Kirchhoff's Current Law( KCL ) | قانون جریان کیرشف |
| 3) Knob                           | مهره              |
| 4) Knee                           | پاشنه             |

L

- |                   |               |
|-------------------|---------------|
| 1) Loop           | حلقه          |
| 2) Load           | بار           |
| 3) Load Current   | جریان بار     |
| 4) Left-Hand-Rule | قانون دست چپ  |
| 5) Lap-Winding    | سیم پیچ مجاور |
| 6) Losses         | تلفات         |
| 7) Load-Torque    | گشتاور بار    |

M

- |                               |                      |
|-------------------------------|----------------------|
| 1) Magnetic Circuit           | مدار مغناطیسی        |
| 2) Magnetomotive-Force( MMF ) | نیروی محرکه مغناطیسی |
| 3) Moment of Inertia          | ممان اینرسی          |
| 4) Maintenance                | نگهداری              |
| 5) Mechanical Losses          | تلفات مکانیکی        |
| 6) Maximum Torque             | گشتاور ماکریم        |

N,O

- |                    |                     |
|--------------------|---------------------|
| 1) North Pole      | قطب شمال (قطب مثبت) |
| 2) No-Load         | بی باری             |
| 3) No-Load-Current | جریان بی باری       |
| 4) No-Load-Voltage | ولتاژ بی باری       |
| 5) Namplate        | پلاک                |
| 6) Output Voltage  | ولتاژ خروجی         |

P

1) Power	توان
2) Power Losses	تلفات توان
3) Power Flow	پخش توان
4) Permeability	نفوذ پذیری مغناطیسی (پرمابلیتیه)
5) Pole	قطب

R

1) Rated Voltage	ولتاژ اسمی
2) Rated Power	توان اسمی
3) Rated Speed	سرعت اسمی
4) Rated Current	جریان اسمی
5) Resistivity	مقاومت ویژه
6) Reluctance	مقاومت مغناطیسی - رلوکتانس
7) Resistance	مقاومت
8) Regulation	تنظیم
9) Rotational-Losses	تلفات چرخشی

S,T

1) Speed Regulation	تنظیم سرعت
2) Series Machine	ماشینهای سرعت
3) Separately-Excited	تحریک جداگانه
4) Shunt Machines	ماشینهای موازی یا شنت
5) Stall	سکون
6) Starter	راه انداز
7) Starting-Current	جریان راه اندازی
8) STRAY-Power-Losses	تلفات توان سرگردان
9) Torque	گشتاور

V,W

1) Winding	سیم پیچ
2) Wave	موج
3) Velocity	سرعت

**A**

Active Power	توان اکتیو ( حقیقی )
Apparent Power	توان ظاهری
Auto Transformer	اتو ترانسفورماتور
Air gap	فاصله هوایی
Alternating Current( AC )	جریان متناوب
Asynchronous motor	موتور آسنکرون
Asynchronous generator	ژنراتور آسنکرون

**B**

Blocked Rotor	رотор قفل شده یا بلوکه شده
---------------	----------------------------

**C**

Capacitor	خازن
Core	هسته
Core Losses	تلفات هسته
Copper Losses	تلفات مسی
Cylindrical Rotor	رотор صاف یا استوانه‌ای
Connection	اتصال
Circuit	مدار
Clock wise	جهت عقربه ساعت
Counter Clock wise	خلف جهت عقربه ساعت

**D**

Delta Connection	اتصال مثلث
Damper Winding	سیم پیچ میراساز یا مستهلک کننده
Decimal	اعشاری

**E**

Eddy Current	جریان گردابی
Energy Conversion	تبديل انرژی
Efficiency	بهره یا راندمان
Electromotive Force	نیرو محركه الکتریکی

**F**

Fiducial reading	سیم پیچ خوبک ( سیم پیچ مرجع )
------------------	-------------------------------

Field Current	جريان تحریک (میدان)
Field	میدان
Flux	شار
Full Load	بار کامل
Full Load Slip	لغزش در بار کامل
Full Load Current	جريان در بار کامل
Frequency	فرکانس

**G**

Generator	ژنراتور مولد
Generated Voltage	ولتاژ تولید شده

**H**

Hysteresis Losses	تلفات هیسترزیس
Hysteresis motor	موتور هیسترزیس

**I**

Induced Voltage	ولتاژ القاء شده
Induction motor	موتور القائی
Inductance	اندوقتانس
Industry	صنعت
Industrial load	بار صنعتی
Induction generator	ژنراتور القائی

**J K L**

Leading	پیش فاز، تقدم فاز
Lagging	پس فاز، تأخیر فاز
Leading power factor	ضریب توان پیش فاز
Lagging power factor	ضریب توان پس فاز
Leakage	نشتی
Leakage flux	شار نشتی
Laminated	مورق
Laminated Core	هسته مورق
Line Voltage	ولتاژ خط
Line Current	جريان خط

Locked	قفل شده
Locked rotor	رотор قفل شده

Motor	M N	موتور
No Load		بی باری
No Load test		آزمایش بی باری
No Load slip		لغزش در حالت بی باری
No Load test		آزمایش بی باری

O	
Open Circuit	مدار باز
Open Circuit test	آزمایش مدار باز یا بی باری
Open delta	مثلث باز

P Q	
Power factor	ضریب توان
Power factor correction	تصحیح یا بهبود ضریب توان
Primary winding	سیم پیچ اولیه
Power triangle	مثلث توان
Power factor Angle	زاویه ضریب توان
Pole	قطب
Pole slip	لغزش قطب
Phase Voltage	ولتاژ فاز
Phase Current	جریان فاز
Phase Angle	زاویه فاز

R	
Rotor	رотор
Rated current	جریان اسمی
Rated power	توان اسمی
Rated speed	سرعت اسمی
Rated Voltage	ولتاژ اسمی
Reactive power	توان راکتیو
Rotating field	میدان چرخنده

Rotating flux	شارگردان
Regulation	تنظیم
Resistance	مقاومت
Resistive	مقاومتی
Reactance	راکتانس

**S**

Stator	استاتور
Synchronous generator	ژنراتور سنکرون
Synchronous motor	موتور سنکرون
Synchronous Condenser	کندانسور سنکرون
Secondary winding	سیم پیچ ثانویه
Single phase	تکفاز
Single phase transformer	ترانسفورماتور تکفاز
Single phase motor	موتور تکفاز
Single phase induction motor	موتور القائی تکفاز
Single phase Asynchronous motor	موتور آسنکرون تکفاز
Squirrel cage rotor	رотор قفس سنجابی
Short Circuit	اتصال کوتاه
Short Circuit test	آزمایش اتصال کوتاه
Starting Torque	گشتاور راه انداز
Starting Current	جريان راه اندازی
Slip	لغزش
Speed Regulation	تنظیم سرعت
Synchronous speed	سرعت سنکرون
Starter	راه انداز
Stall	سکون
Salient pole	قطب برجسته

**T**

Transformer	ترانسفورماتور
Three phase	سه فاز
Three phase transformer	ترانسفورماتور سه فاز

Three phase generator	ژنراتور سه فاز
Three phase motor	موتور سه فاز
Three phase Induction motor	موتور القائی سه فاز
Three phase Asynchronous motor	موتور آسنکرون سه فاز
Three phase Synchronous motor	موتور سنکرون سه فاز
Three phase Induction generator	ژنراتور القائی سه فاز
Three phase Load	بار سه فاز
Three phase power	توان سه فاز

U V W

Universal motor	موتور یونیورسال
Voltage regulation winding	تنظیم ولتاژ
wounded rotor	سیم پیچ
	رотор سیم پیچی شده

X Y Z

Y-Connection	اتصال ستاره
Y- $\Delta$ Switch	کلید ستاره مثلث