



电机与拖动基础

南开大学

人工智能学院

自动化与智能科学系

段峰

教授 博导



■ 三相异步电动机的结构、工作原理、铭牌数据

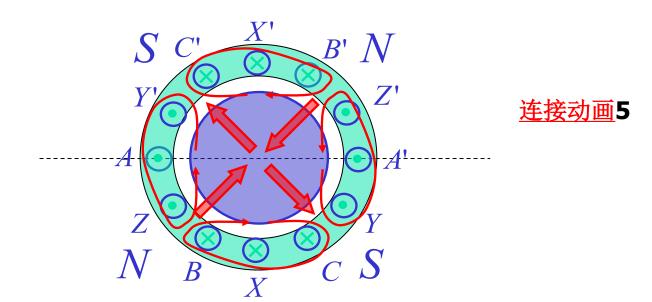
■ 三相异步电动机的电磁关系

■三相异步电动机的转矩



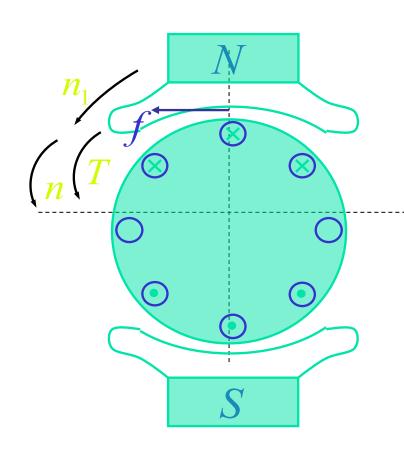
交流电机磁场

- 三相电流的时间相位变化了多大角度,其合成磁势也 在空间上旋转了多大电角度,合成磁势的幅值不变;
- > 电流变化一个周期——合成磁势旋转一周;
- \rightarrow 磁场转速 $n_1 = \frac{60f_1}{f_1}$, 旋转方向由相序确定;
- p = 2 时



4

工作原理(以绕线式电机为例)



1、三相定子绕组接三相交流电,气隙中产生旋转磁场。 60 f.

逆时针同步转速;

- 2、相对转子,有旋转的磁极;
- 3、转子导体中将产生感应电势和感生电流:
- 4、导体中的电流受力,产生转矩,使转 子按旋转磁场的方向旋转;
- 5、转子转速能否达到同步转速?
- 6、转差率:

同步转速 n_1 , 转子转速 n_2 ,

转差 $\Delta n = n_1 - n$,转差率 $S = \Delta n/n_1$ 。

4

工作原理(以绕线式电机为例)

7、转差率的含义:

当同步转速 n_1 是确定的时候,s与n ——对应。

当0 < s < 1即 $0 < n < n_1$ 时,电动状态 当s < 0即 $n > n_1$ 时,发电状态 当s > 1即n < 0时,电磁制动状态 正常电动运行时 $s = 0.01 \sim 0.05$

四、额定数据

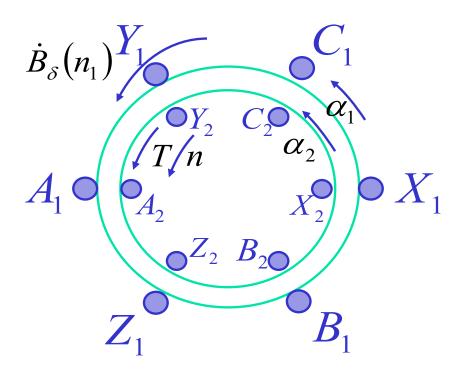
 $P_N(kW)$, $U_N(V)$, $I_N(A)$, $f_N(Hz,50Hz)$, $n_N(r/\min)$, $\cos \varphi_N$, η_N

第二节 三相异步电动机的电磁关系

- ■以绕线式异步电机为例
- 分析步骤:
 - (1) 转子不转, 且转子绕组开路;
 - (2) 转子堵转,且转子绕组短路;
 - (3) 转子旋转,正常运行。
- ■分析内容:
 - (1) 惯例;
 - (2) 电磁平衡关系式;
 - (3) 折算与等值电路;
 - (4) 向量图。

一、转子不转、转子绕组开路

1、惯例(1)



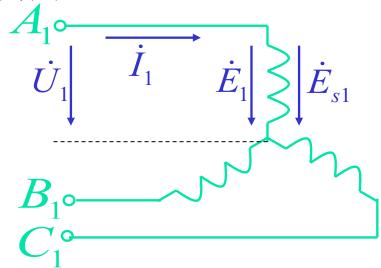
 $\dot{B}_{\delta}(n_{1})$ — 气隙磁密(同步转速) T — 电磁转矩 n — 一转速 α_{1} — 一沿定子内表面的角度 α_{2} — 一沿转子外表面的角度

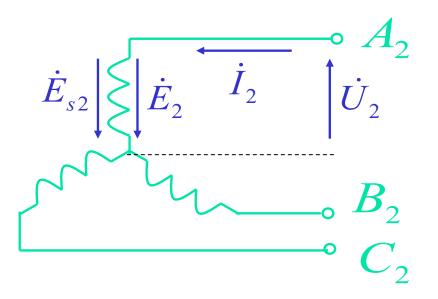
磁密 \dot{B} 、磁通 $\dot{\Phi}$ 、磁势 \dot{F} 均以进入转子方向为正方向

4

一、转子不转、转子绕组开路

惯例(2)





 \dot{E}_{1} — 电枢绕组相电压 \dot{E}_{1} — 电枢绕组相电势 \dot{I}_{1} — 电枢绕组相电流 \dot{E}_{51} — 电枢绕组相漏电势

 \dot{U}_{2} — 一转子绕组相电压 \dot{E}_{2} — 一转子绕组相电势 \dot{I}_{2} — 一转子绕组相电流 \dot{E}_{52} — 一转子绕组相漏电势

2、电磁关系(类似变压器空载运行)

(1) 磁通 $\dot{\Phi}$ 、磁势 \dot{F}_0

定子通以三相对称电流 \dot{I}_{0A} 、 \dot{I}_{0B} 、 \dot{I}_{0C}

⇒空间合成磁势为 \dot{F}_0

$$a$$
、幅值: $F_0 = \frac{3}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_1 k_{dp_1}}{p} \cdot I_0$

b、转向: 电流相序决定, $A \rightarrow B \rightarrow C \rightarrow A$ 时, 逆时针

$$c$$
、转速: $n_1 = \frac{60f_1}{p}(r/\min)$, $\omega = 2\pi f_1(rad/s)$

$$d \cdot \left(\frac{ 定子磁势\dot{F}_1}{ 转子磁势\dot{F}_2} \right) \Rightarrow \dot{F}_0 = \dot{F}_1 + \dot{F}_2$$

2、电磁关系(类似变压器空载运行)

(2) 感应电势

$$a$$
、大小: $E_1 = 4.44 f_1 N_1 k_{dp_1} \Phi_1$, $E_2 = 4.44 f_1 N_2 k_{dp_2} \Phi_1$

$$b$$
、变压比: $k_e = \frac{E_1}{E_2} = \frac{N_1 k_{dp_1}}{N_2 k_{dp_2}}$

c、相位: \dot{E}_1 、 \dot{E}_2 滞后于 $\dot{\Phi}_1$ 90°, \dot{B}_{δ} 与 $\dot{\Phi}_1$ 同相位

$$d \cdot \dot{E}_1 = k\dot{E}_2 = \dot{E}'_2$$

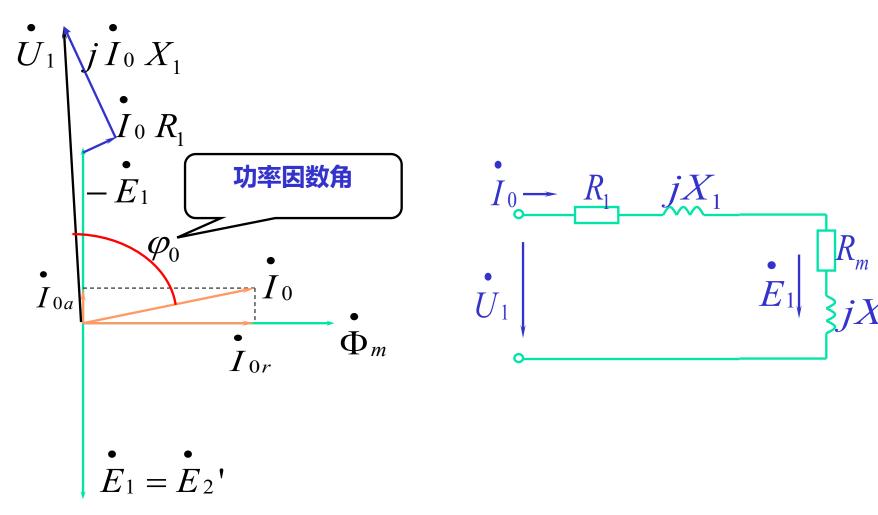
- (3) 励磁电流 $\dot{I}_0 = \dot{I}_{0r} + \dot{I}_{0a}$
- (4) 电压、电势平衡方程

$$\dot{U}_{1} = -\dot{E}_{1} + \dot{I}_{0}R_{1} - \dot{E}_{s1} = -\dot{E}_{1} + \dot{I}_{0}(R_{1} + jX_{1}) = -\dot{E}_{1} + \dot{I}_{0}Z_{1}$$

$$\dot{U}_{2} = \dot{E}_{2}$$

3、向量图与等值电路

(与变压器空载运行相似)

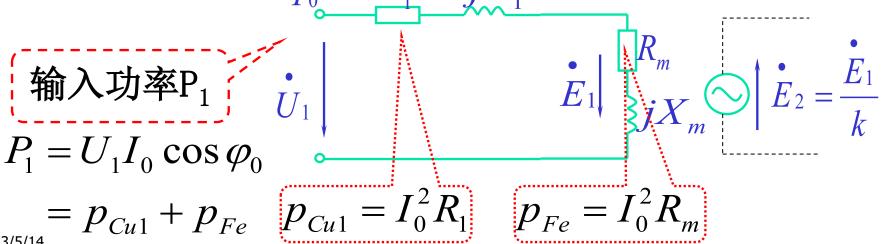


一、转子不转、转子绕组开路

4、电磁关系示意图(同变压器空载运行)

$$\dot{U}_{1} \rightarrow \dot{I}_{0} \rightarrow \begin{cases} \dot{I}_{0}R_{1} \\ \dot{\Phi}_{s1} \rightarrow \dot{E}_{s1} = -j\dot{I}_{0}X_{1} \\ \dot{\Phi}_{1} \rightarrow \begin{cases} \dot{E}_{1} \\ \dot{E}_{2} \end{cases} \Rightarrow \dot{U}_{1} = -\dot{E}_{1} + \dot{I}_{0}(R_{1} + jX_{1})$$

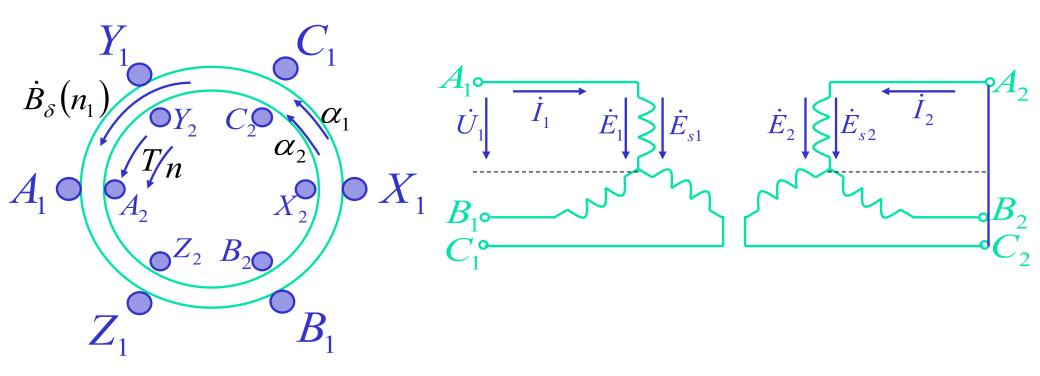
5、功率关系示意图(同变压器空载运行)



2023/5/14

二、转子堵转、转子绕组短路

1、惯例



2023/5/14

2、磁势、磁通

(1)定子磁势

$$a$$
、幅值: $F_1 = \frac{3}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_1 k_{dp_1}}{p} \cdot I_1$

b、转向: 电流相序决定, $A \rightarrow B \rightarrow C \rightarrow A$ 时, 逆时针

$$c$$
、转速: $n_1 = \frac{60f_1}{p}(r/\min)$, $\omega = 2\pi f_1(rad/s)$

(2)转子磁势

$$a$$
、幅值: $F_2 = \frac{3}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_2 k_{dp_2}}{p} \cdot I_2$

b、转向: 电流相序决定, $A \rightarrow B \rightarrow C \rightarrow A$ 时, 逆时针

$$c$$
、转速: $n_2 = \frac{60f_2}{p} = \frac{60f_1}{p} (r/\min) = n_1$

2、磁势、磁通

(3)合成磁势

定子磁势
$$\dot{F}_1$$

转子磁势 \dot{F}_2 \Rightarrow $\dot{F}_0 = \dot{F}_1 + \dot{F}_2$

(4)主磁通

$$\dot{F}_0 \rightarrow \dot{\Phi}_1 \rightarrow \dot{E}_1 \pi \dot{E}_2$$

(5)漏磁通

$$\dot{I}_1 \rightarrow \dot{\Phi}_{s1}$$
表现为 jX_1
 $\dot{I}_2 \rightarrow \dot{\Phi}_{s2}$ 表现为 jX_2
为本地和



3、定、转子回路方程

定子:
$$\dot{U}_1 = -\dot{E}_1 + \dot{I}_1(R_1 + jX_1)$$

特子:
$$\dot{U}_2 = \dot{E}_2 - \dot{I}_2 (R_2 + jX_2)$$

= $\dot{E}_2 - \dot{I}_2 Z_2$
= 0

转子相电流:
$$\dot{I}_2 = \frac{\dot{E}_2}{R_2 + jX_2} = \frac{E_2}{\sqrt{R_2^2 + X_2^2}} e^{-j\varphi_2}$$

$$\varphi_2 = \arctan \frac{X_2}{R_2}$$

例题7-2

4、转子绕组的折合(类似变压器)

(1) 原则与思路

通常异步电机转子的相数加2与定子的相数加并不相同。

原则:保持折算前后转子绕组的磁势不变。

思路:用假想的转子 m_1 、 N_1 、 k_{dp1} 代替实际的 m_2 、 N_2 、 k_{dp2}

(2) 结论:

$$k_i = \frac{I_2}{I_2'} = \frac{m_1 N_1 k_{dp_1}}{m_2 N_2 k_{dp_2}}$$
 — 电流变比

$$k_e = \frac{E_1}{E_2} = \frac{N_1 k_{dp_1}}{N_2 k_{dp_2}}$$
 — 电压变比

(3) 折合前后 功率关系不变

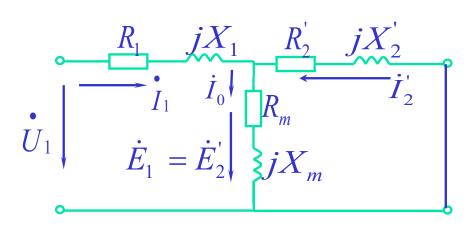
$$\dot{I}_{2}' = \dot{I}_{2}/k_{i} \quad \dot{E}_{2}' = k_{e}\dot{E}_{2} = \dot{E}_{1}$$

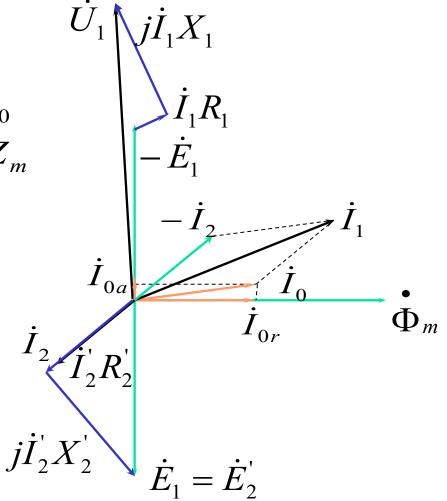
$$Z_{2}' = \frac{\dot{E}_{2}'}{\dot{I}_{2}'} = \frac{k_{e}\dot{E}_{2}}{\dot{I}_{2}/k_{i}} = k_{e}k_{i}Z_{2}$$

5、基本方程、等值电路、向量图

(类似变压器副边短路)

$$\begin{split} \dot{U}_1 &= -\dot{E}_1 + \dot{I}_1 Z_1 & \dot{I}_1 + \dot{I}_2' = \dot{I}_0 \\ \dot{U}_2' &= \dot{E}_2' - \dot{I}_2' Z_2' & \dot{I}_0 = -\dot{E}_1/Z_m \\ \dot{E}_1 &= \dot{E}_2' \end{split}$$





三、转子正常运行时的电磁关系

转差率:
$$s = \frac{n_1 - n}{n_1}$$

$$n_1$$

1、转子电势 $\dot{E}_{2s} = \dot{I}_{2s} (R_2 + jX_{2s})$

转速*n*时的 相电动势 转速*n*时的 相电流 转速加时的相漏电抗

 \dot{B}_{δ} 与n的相对速度为 n_2 ,此时转子绕组电势频率 f_2

$$f_2 = \frac{pn_2}{60} = \frac{p(n_1 - n)}{60} = \frac{pn_1}{60} \cdot \frac{n_1 - n}{n_1} = sf_1$$

$$\dot{E}_{2s} = 4.44 f_2 N_2 k_{dp_2} \dot{\Phi}_1 = 4.44 s f_1 N_2 k_{dp_2} \dot{\Phi}_1 = s \dot{E}_2$$

$$X_{2s} = sX_2$$

2、定、转子磁势

- (1) 定子磁势 \dot{F}_1 (由 \dot{I}_1 产生) 不再讨论
- (2) 转子磁势 \dot{F}_2 (由 \dot{I}_{2s} 产生)

$$a$$
、幅值: $F_2 = \frac{m_2}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_2 k_{dp_2}}{p} \cdot I_{2s}$

b、转向: 电流相序决定, $A \rightarrow B \rightarrow C \rightarrow A$ 时, 逆时针

$$c$$
、转速: $n_2 = \frac{60 f_2}{p} (r/\min)$ ——相对于转子外表面
$$n_2 = n_1 - - \text{相对于定子内表面}$$

(3) 合成磁势

$$\dot{F}_0 = \dot{F}_1 + \dot{F}_2$$

3、转子绕组的折合

(1) 频率折合

目的: 转子和定子绕组中的电流频率不同, 计算不方便

原则:保持转子磁势相对于定子的位置、大小、转速不变

思路: 以频率为 f的假想的转子电势、电流、漏抗、电阻 替换频率为 f的实际的转子电势、电流、漏抗、电阻

即用静止的等效转子代替旋转的实际转子。

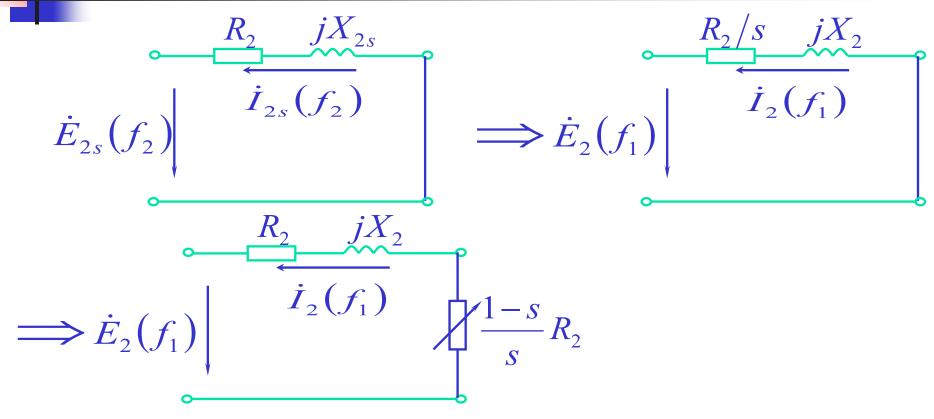
$$\dot{E}_{2s} = \dot{I}_{2s} (R_2 + jX_{2s})$$

$$\dot{I}_{2s}$$
 转子旋转 R_2+jX_{2s}

$$\frac{s\dot{E}_{2}}{R_{2}+jsX_{2}} * \frac{\dot{E}_{2}}{R_{2}/s+jX_{2}} = \dot{I}_{2}$$

$$\varphi_{2s} = \varphi_2$$





$$\frac{1-s}{s}$$
 R_2 的含义分析

在转子堵转时转子绕组中串入一个电阻 $(1-s)R_2/s$ 后,可以等效旋转的转子

电阻上的功率 $I_2^2 \cdot \frac{1-s}{s} R_2$ 为有功功率,转子旋转的总机械功率

(2) 绕组折算

a、电流折算: $\dot{I}_2 \rightarrow \dot{I}_2$

$$\dot{F}_{2}' = \dot{F}_{2} \Rightarrow \frac{m_{1}}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_{1}k_{dp_{1}}}{p} \cdot \dot{I}_{2}' = \frac{m_{2}}{2} \cdot \frac{4}{\pi} \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot \frac{N_{2}k_{dp_{2}}}{p} \cdot \dot{I}_{2}$$

$$\Rightarrow \dot{I}_{2}' = \dot{I}_{2}/k_{i} \text{ e.s. } \dot{E}$$

b、电势折算: $\dot{E}_2 \rightarrow \dot{E}_2$

$$m_1E_2'I_2'=m_2E_2I_2$$
 ⇒ \dot{E}_2' → $k_e\dot{E}_2$ 电压比

c、阻抗折算: $Z_2 \rightarrow Z_2$

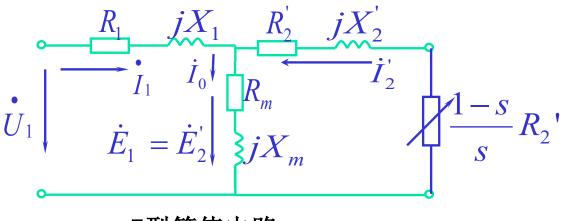
$$Z_{2}' = k_{e}k_{i}Z_{2}$$
 $R_{2}' = k_{e}k_{i}R_{2}$
 $X_{2}' = k_{e}k_{i}X_{2}$

(2) 绕组折算

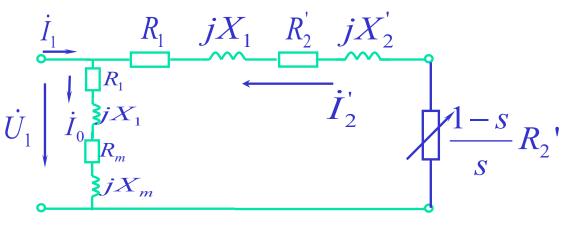
4、基本方程和等值电路

$$\begin{split} \dot{U}_{1} &= -\dot{E}_{1} + \dot{I}_{1} (R_{1} + jX_{1}) \\ -\dot{E}_{1} &= \dot{I}_{0} (R_{m} + jX_{m}) \\ \dot{E}_{1} &= \dot{E}_{2}' \\ \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2}' &= \dot{I}_{0} \\ \dot{E}_{2}' &= \dot{I}_{2}' (R_{2}'/s + jX_{2}') \\ &= \dot{I}_{2}' Z_{2}' + \dot{I}_{2}' \cdot \frac{1-s}{s} R_{2}' \end{split}$$

5、向量图(略)



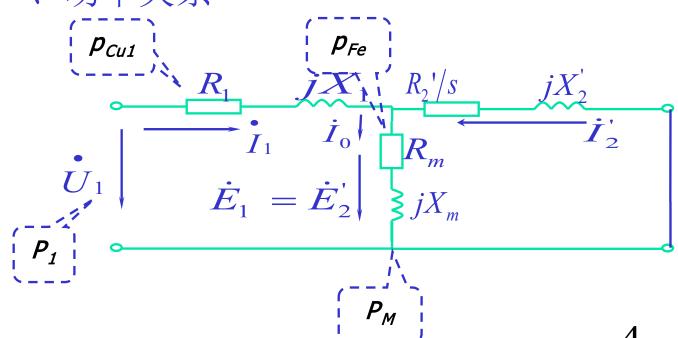
T型等值电路



4

第三节三相异步电动机的功率与转矩

功率关系



4、电磁功率:

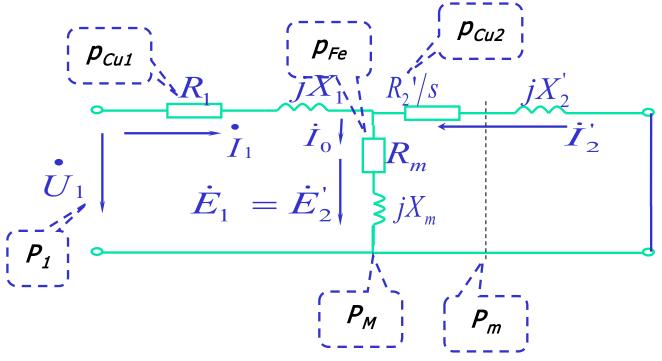
- 1、输入功率: $P_1 = 3U_1I_1\cos\varphi_1$ $P_M = P_1 p_{Cu_1} p_{Fe}$
- 2、定子铜耗: $p_{Cu_1} = 3I_1^2 R_1$
- 3、铁耗功率: $p_{Fe} = 3I_0^2 R_m$

$$=3I_2'^2 \cdot R_2'/s$$

 $=3E_2'I_2'\cos\varphi_2$

-

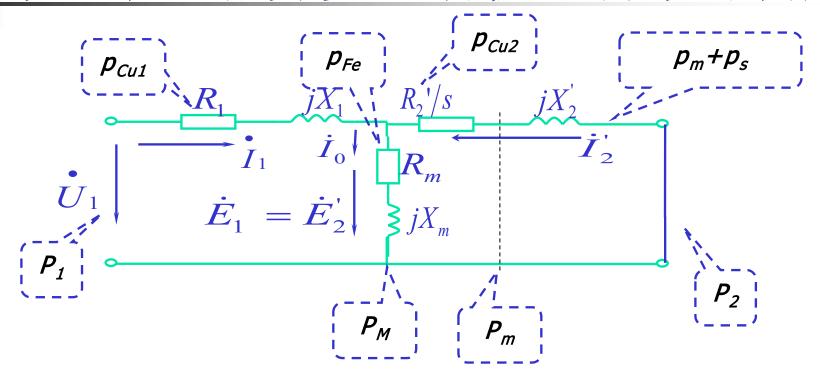
第三节三相异步电动机的功率与转矩



5、转子铜耗:
$$p_{Cu_2} = 3I'_2^2 R_2' = sP_M$$

6、机械功率:
$$P_m = P_M - p_{Cu_2}$$

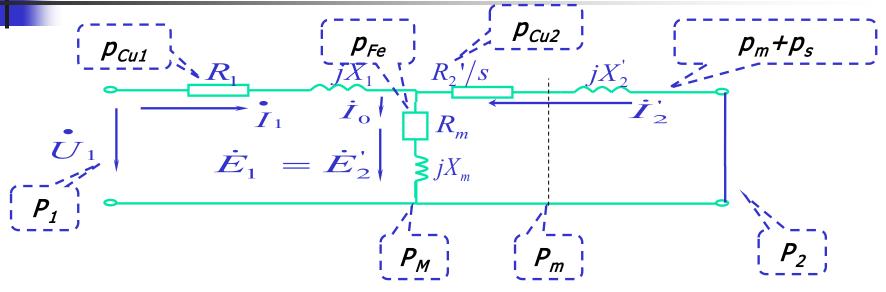
$$= 3I'_2^2 \cdot \frac{1-s}{s} R_2' = (1-s)P_M$$



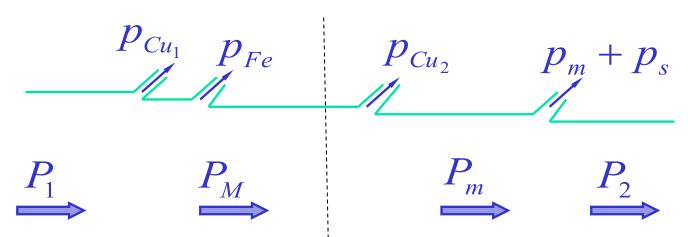
7、机械损耗: p_m 磨擦损耗等

8、附加损耗:
$$p_s = \begin{cases} 0.5\% P_N(大型) \\ (1 \sim 3)\% P_N(中、小型) \end{cases}$$

9、输出功率: $P_2 = P_m - p_m - p_s$



小结:
$$P_M: p_{Cu_2}: P_m = 1:s:(1-s)$$



二、转矩关系

1.
$$\boxplus : P_m = P_2 + (p_m + p_s) \Rightarrow T = T_2 + T_0$$

2、
$$T = \frac{P_m}{\Omega} = \frac{P_m}{1-s} \cdot \frac{1-s}{\Omega} = \frac{P_M}{\Omega_1}$$
 3、 $T_0 = \frac{p_m + p_s}{\Omega} = \frac{p_0}{\Omega}$

三、电磁转矩的物理表达式
$$T = \frac{P_M}{\Omega_1} = \frac{3I_2^2 \cdot R_2^{1/s}}{2\pi n_1/60} = \frac{3E_2^{1/2} \cos \phi_2}{2\pi n_1/60}$$

$$=\frac{3E_2I_2\cos\phi_2}{2\pi n_1/60}$$

$$=rac{3ig(\sqrt{2}\pi f_{1}N_{2}k_{dp_{2}}\Phi_{1}ig)I_{2}\cos\phi_{2}}{2\pi f_{1}/p}$$

$$C_{Tj} = \frac{3pN_2k_{dp_2}}{\sqrt{2}}$$
转矩系数

 $= C_{T_i} \Phi_1 I_2 \cos \phi_2$



例题 236页7-7

例题 237页7-8

4

第八章 三相异步电动机的电力拖动

- 三相异步电动机的机械特性(机械特性的参数表达式、固有特性、人为特性、实用公式和简化公式)
- 三相异步电动机的起动(直接起动、鼠笼电机的降压起动、绕线电机的重载起动)
- 三相异步电动机的各种运行状态(电动运行、能耗制动、反接制动、回馈制动)
- 三相异步电动机的调速(改变转差率调速、 改变同步转速调速)

第一节 三相异步电动机的机械特性

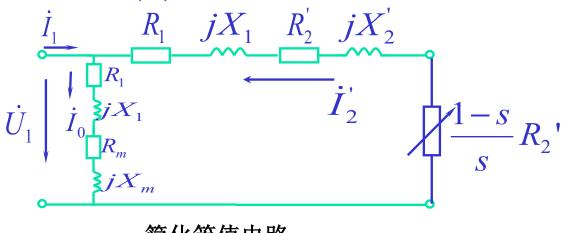
机械特性是指电机的电磁转矩与转速的关系

即:
$$T = f(n)$$

或:
$$T = f(s)$$

一、参数表达式

$$egin{align} T &= rac{P_M}{\Omega_1} \ &= rac{3I_2^{'2}R_2^{'}/s}{2\pi f_1/p} \end{aligned}$$



简化等值电路

$$I_2' = \frac{U_1}{\sqrt{(R_1 + R_2'/s)^2 + (X_1 + X_2')^2}}$$

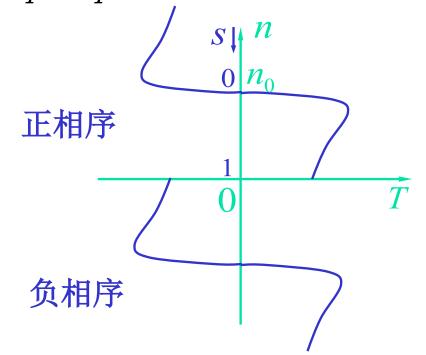
第一节 三相异步电动机的机械特性

$$T = \frac{3pU_1^2 R_2'/s}{2\pi f_1[(R_1 + R_2'/s)^2 + (X_1 + X_2')^2]}$$

机械特性的参数表达式,也叫一般表达式

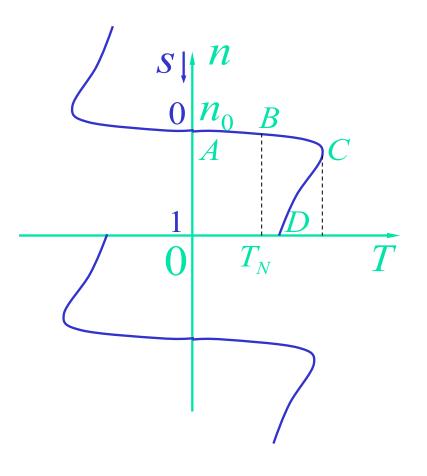
二、固有特性(U_I 、 f_I 额定,定、转子回路不串元件)

1、曲线



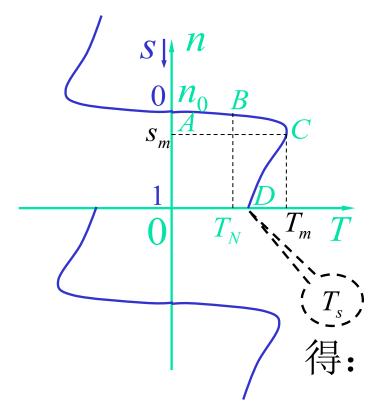
二、固有特性

2、特点



- $(1)0 \le s \le 1$ 时, $n_1 \ge n \ge 0$,第一象限正向电动状态
- (2) s < 0时, $n > n_1$,第二象限 发电状态
- (3) s > 1时,n < 0,第四象限制动状态
- (4) s > 0和s < 0两部分曲线近似对称
- A: 理想空载运行点(同步转速点)
- B: 额定运行点
- C:电磁转矩最大点
- D:起动点

二、固有特性



 T_m 与 R_2 '无关 s_m 与 U_1 无关

3、最大电磁转矩与临界转差率

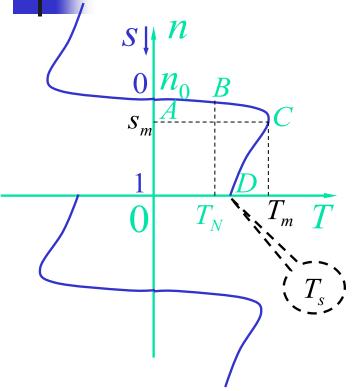
$$T_m$$
 ——最大电磁转矩 s_m ——临界转差率

固有机械特性对s求导,且导数为0

$$T_{m} = \pm \frac{1}{2} \cdot \frac{3pU_{1}^{2}}{2\pi f_{1}[\pm R_{1} + \sqrt{R_{1}^{2} + (X_{1} + X_{2}')^{2}}]}$$

$$s_m = \pm \frac{R_2'}{\sqrt{R_1^2 + (X_1 + X_2')^2}}$$

二、固有特性



一般:
$$R_1 < 0.05(X_1 + X_2')$$

$$T_m \approx \pm \frac{1}{2} \cdot \frac{3pU_1^2}{2\pi f_1(X_1 + X_2')}$$

$$S_m \approx \pm \frac{R_2'}{(X_1 + X_2')}$$

4、起动转矩

$$T_{s} = T|_{s=1} = \frac{3pU_{1}^{2}R_{2}'}{2\pi f_{1}[(R_{1} + R_{2}')^{2} + (X_{1} + X_{2}')^{2}]}$$

5、稳定运行的问题

在 $0 < s < s_m$ 范围内可稳定运行 在 $0 < s < s_N$ 范围内可长期稳定运行

6、两个常用参数

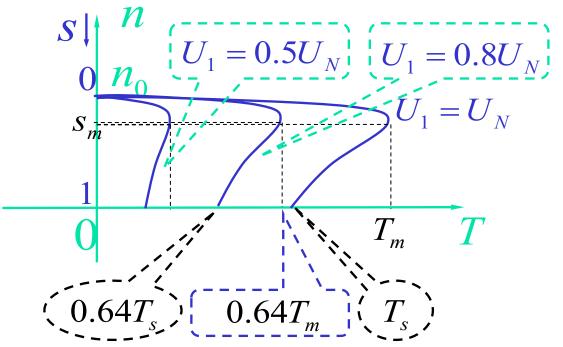
$$\lambda = \frac{T_m}{T_N}$$
 — 过载倍数 —般1.6~2.5

$$K_T = \frac{T_s}{T_N}$$
 — 堵转转矩倍数 — 般 $0.8 \sim 1.2$

三、人为特性

(改变 U_I),或定、转子回路串元件)

1、降压特性(降低定子端电压)



特点:

- (1) 同步转速不变;
- (2) 临界转差率不变;
- (3)最大电磁转矩、起动转矩与定子电压的平方成正比。

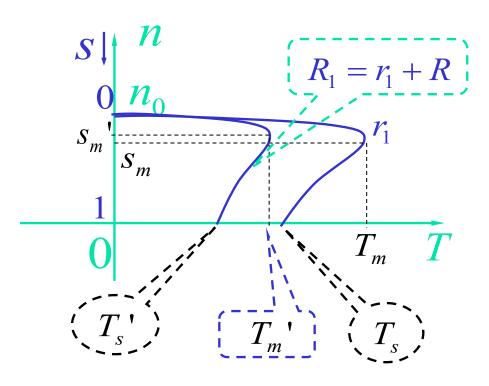
带恒转矩负载时: 由 $T = C_{T_j} \Phi_1 I_2 \cos \varphi_2$

$$U_1 \downarrow \Rightarrow \Phi_1 \downarrow , I_2 \uparrow$$

即铁耗减小,铜耗增大

三、人为特性

2、定子串三相对称电阻特性 $r_1 \rightarrow R_1 = r_1 + R$



特点:

- (1) *n*₁不变;
- (2) T_m 、 T_s 、 s_m 减小;
- (3) R消耗有功功率。

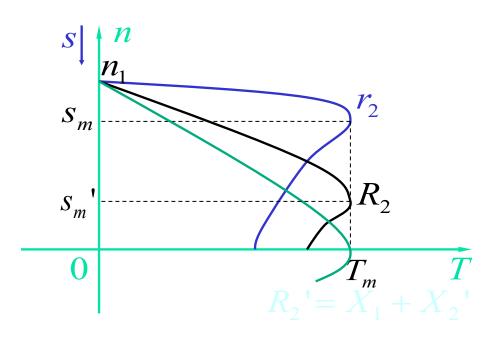
3、定子串三相对称电抗特性 $x_1 \rightarrow X_1 = x_1 + X$

与定子串三相对称电阻特性类似 X不消耗有功功率

三、人为特性

4、转子串三相对称电阻特性

$$r_2 \to R_2 = r_2 + R$$
$$R_2' = k_e k_i R_2$$



特点:

- (1) *n*₁不变;
- (2) T_m不变;
- (3) T_s 、 s_m 均增大;

$$T_{m} = \frac{T_{m}}{X_{1} + X_{2}}$$
 (4) $S_{m} = \frac{R_{2}' + R_{s}'}{X_{1} + X_{2}'} = 1$ $T_{m} = T_{m}$

机械特性实用公式(必考)

1、结论: 实用公式
$$\frac{T}{T_m} = \frac{2}{\underline{s}_{+} \underline{s}_{m}}$$

$$\frac{T}{T_m} = \frac{2}{\frac{S}{S_m} + \frac{S_m}{S}}$$

3、简化公式

$$s \leq s_N$$
时

 $T=\frac{2T_m}{T}$

$2、应用: (要先知道<math>T_m$ 、 S_m 后才能使用)

已知:
$$P_N$$
、 U_N 、 I_N 、 n_N 和 λ 过载倍数

已知:
$$P_N$$
、 U_N 、 I_N 、 n_N 和 λ 过载倍数

(1) T_m 的估算: $T_N \approx T_{2N} = \frac{P_N}{\Omega_N}$, $T_m = \lambda T_N$

(2) s_m 的估算:

$$a$$
、已知 s_N 、 T_N

$$\frac{T_N}{T_m} = \frac{2}{\frac{S_N}{S_m} + \frac{S_m}{S_N}} = \frac{1}{\lambda}$$

$$b$$
、已知 s_A 、 T_A

$$\frac{T_A}{T_m} = \frac{2}{\frac{S_A}{S_m} + \frac{S_m}{S_A}} = \frac{1}{\lambda} \cdot \frac{T_A}{T_N}$$

$$s_m = s_A \left| \lambda \cdot \frac{T_N}{T_A} + \sqrt{\left(\lambda \frac{T_N}{T_A}\right)^2 - 1} \right|$$

例题 7-10 已知一台三相异步电动机,额定功率 $P_N = 70 \text{kW}$,额定电压 220/380V,额定转速 $n_N = 725 \text{r/min}$,过载倍数(能力) $\lambda = 2.4$ 。求其转矩的实用公式(转子不串电阻)。解 额定转矩

$$T_N = 9550 \times \frac{P_N}{n_N} = 9550 \times \frac{70}{725}$$

= 922N · m

最大转矩

$$T_m = \lambda T_N = 2.4 \times 922$$

= 2212. 9N • m

额定转差率(根据额定转速 $n_N=725r/min$,可判断出同步转速 $n_1=750r/min$)

$$s_N = \frac{n_1 - n_N}{n_1} = \frac{750 - 725}{750} = 0.033$$

临界转差率

$$s_m = s_N(\lambda + \sqrt{\lambda^2 - 1}) = 0.033(2.4 + \sqrt{2.4^2 - 1}) = 0.15$$

转子不串电阻时的转矩实用公式为

$$T = \frac{2T_m}{\frac{s}{s_m} + \frac{s_m}{s}} = \frac{2 \times 2212.9}{\frac{s}{0.15} + \frac{0.15}{s}} = \frac{4425.8}{\frac{s}{0.15} + \frac{0.15}{s}}$$

例题 7-11 一台三相绕线式异步电动机,已知额定功率 $P_N=150$ kW,额定电压 $U_N=380$ V,额定频率 $f_1=50$ Hz,额定转速 $n_N=1460$ r/min,过载倍数 $\lambda=2.3$ 。求电动机的转差率 s=0.02 时的电磁转矩及拖动恒转矩负载 860N·m 时电动机的转速。

解

根据额定转速 n_N 的大小可以判断出气隙旋转磁密 B_s 的转速 $n_1=1500 \mathrm{r/min}$ 。则额定转差率

$$s_N = \frac{n_1 - n_N}{n_1} = \frac{1500 - 1460}{1500} = 0.027$$

临界转差率

$$s_m = s_N(\lambda + \sqrt{\lambda^2 - 1}) = 0.027(2.3 + \sqrt{2.3^2 - 1}) = 0.118$$

额定转矩

$$T_N = 9550 \times \frac{P_N}{n_N} = 9550 \times \frac{150}{1460}$$

= 981. 2N · m

当 s=0.02 时的电磁转矩

$$T = \frac{2T_m}{\frac{s}{s_m} + \frac{s_m}{s}} = \frac{2 \times 2.3 \times 981.2}{\frac{0.02}{0.118} + \frac{0.118}{0.02}}$$
$$= 743.5 \text{N} \cdot \text{m}$$



当 s=0.02 时的电磁转矩

$$T = \frac{2T_m}{\frac{s}{s_m} + \frac{s_m}{s}} = \frac{2 \times 2.3 \times 981.2}{\frac{0.02}{0.118} + \frac{0.118}{0.02}}$$
$$= 743.5 \text{N} \cdot \text{m}$$

电磁转矩为 860N·m 时转差率为 s',则

$$T = \frac{2\lambda T_N}{\frac{s'}{s_m} + \frac{s_m}{s'}}$$

$$860 = \frac{2 \times 2.3 \times 981.2}{\frac{s'}{0.118} + \frac{0.118}{s'}}$$

求出 s' = 0.0234(另一解为 0.596,不合理,舍去) 电动机转速

$$n = n_1 - s' n_1 = (1 - s') n_1$$

= $(1 - 0.0234) \times 1500 = 1465 r/min$

作业

253页 7.3,

254页7.9,

255页7.11

2023/5/14