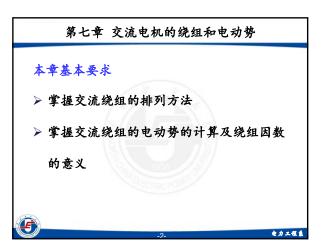
# 第二篇 交流绕组 第七章 交流电机的绕组和电动势



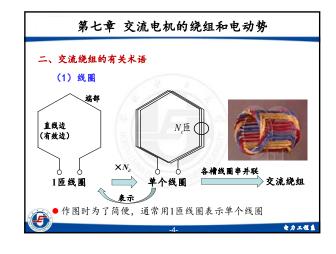
# 第七章 交流电机的绕组和电动势 §7.1 交流绕组的基本概念 一、交流绕组概述 定义: 在电机运行过程中感应电动势、流过交流电流的

绕组,起到实现机电能量转换的作用。

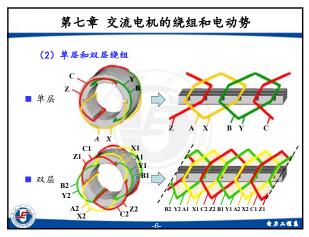
应用:同步电机电枢绕组和异步电机定子、转子绕组。

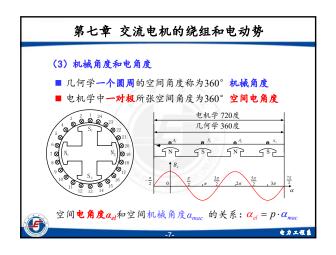
#### 对交流绕组的要求:

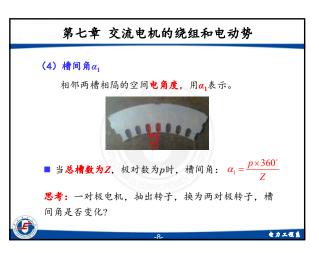
- 1)三相感应电动势对称,即大小相等且相位互差120°; 2) 电动势和磁动势尽可能接近正弦波, 尽可能大的基波
- 电动势和磁动势, 尽可能小的谐波电动势和磁动势;
- 3) 绝缘可靠, 机械强度、散热良好, 铜耗小、节省材料。

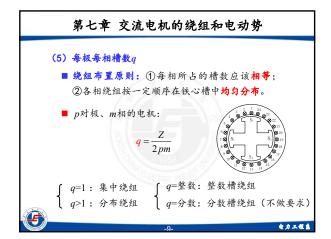


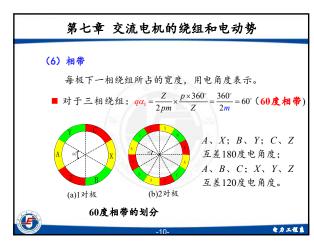


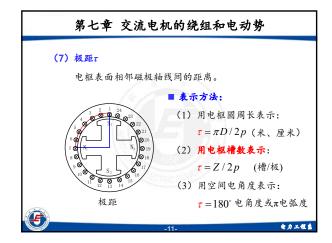


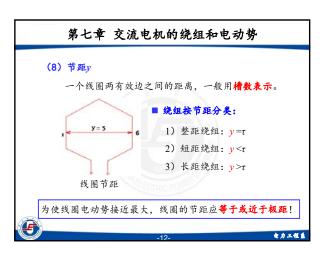




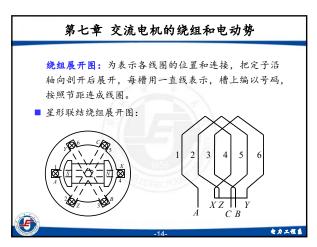


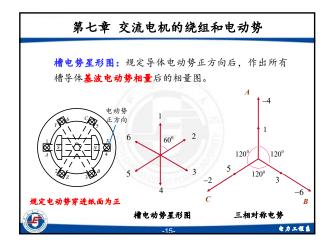


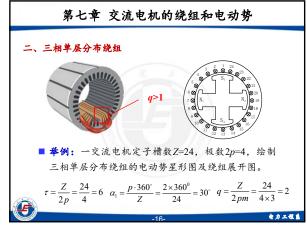


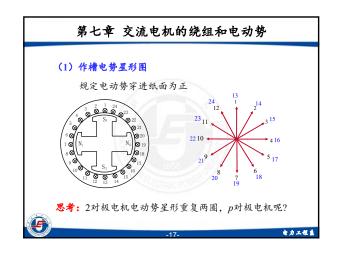


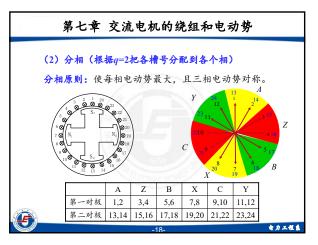


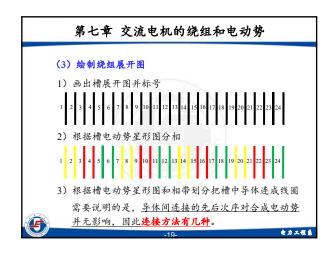


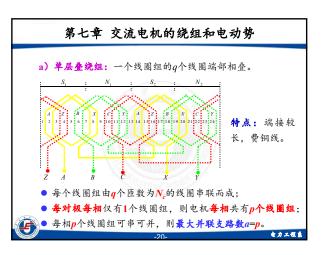


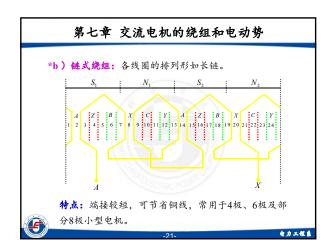


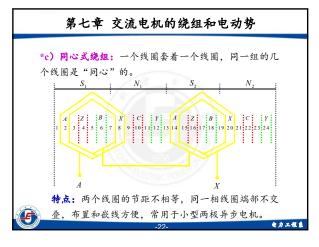


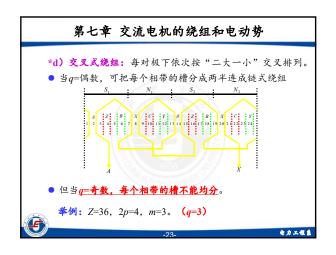


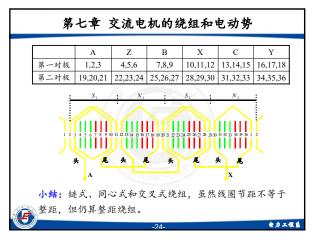


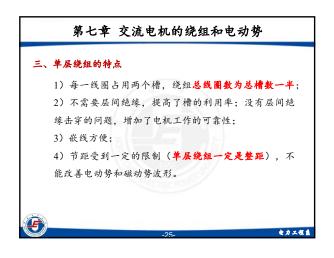


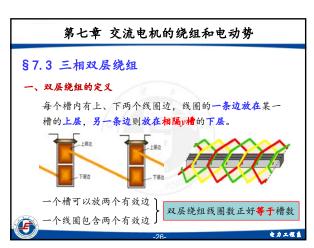




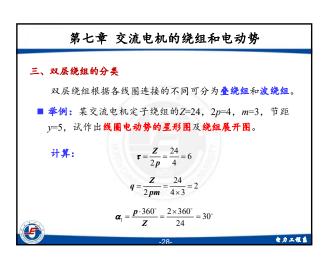


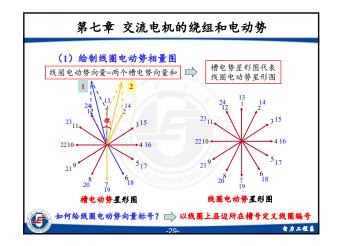


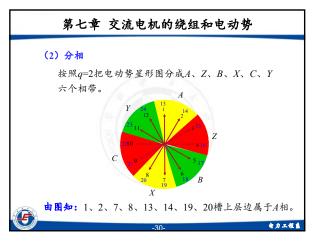




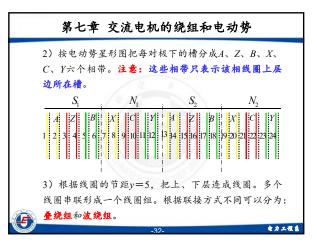


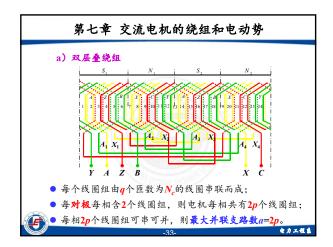


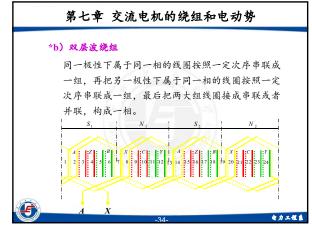


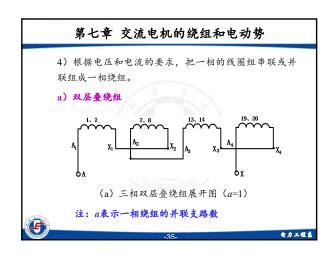


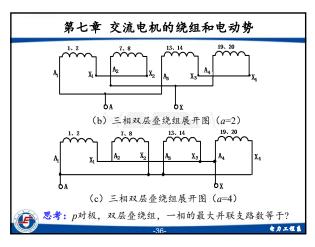


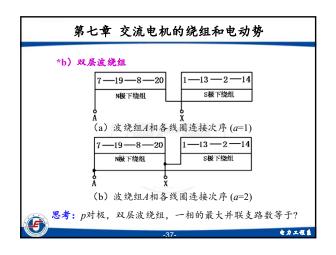


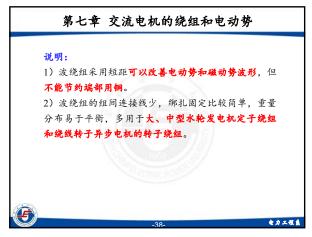


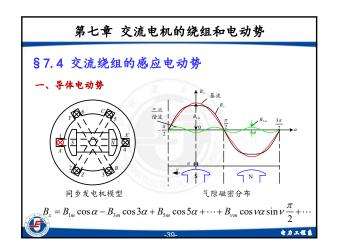


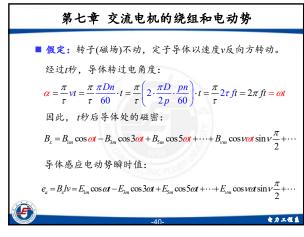


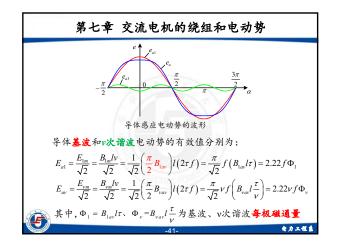


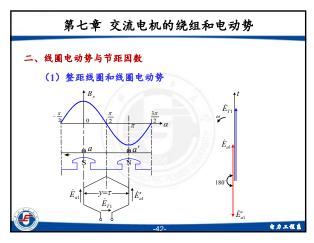












# 第七章 交流电机的绕组和电动势

整距线匝基波电动势:

$$\dot{E}_{T1} = \dot{E}_{a1} - \dot{E}'_{a1} = 2\dot{E}_{a1}$$

整距线匝基波电动势有效值:

$$E_{T1} = 2E_{a1} = 2 \times 2.22 f\Phi_1 = 4.44 f\Phi_1$$

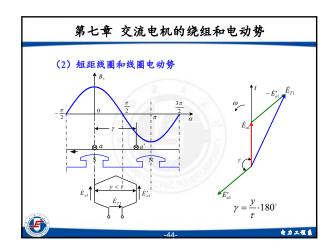
整距线圈基波电动势有效值:

$$E_{c1} = N_c E_{T1} = 4.44 f N_c \Phi_1$$

整距线圈ν次谐波电动势有效值:

$$E_{cv} = 4.44 v f N_c \Phi_v$$





# 第七章 交流电机的绕组和电动势

短距线匝基波电动势:

$$\dot{E}_{T1} = \dot{E}_{a1} - \dot{E}'_{a1}$$

短距线匝基波电动势有效值:

$$E_{T1} = 2E_{a1}\cos(\frac{180^{\circ} - \gamma}{2}) = 2E_{a1}\sin(\frac{y}{\tau} \cdot 90^{\circ}) = 2E_{a1}k_{y1} = 4.44fk_{y1}\Phi_{1}$$

定义:  $k_{y1} = \sin(\frac{y}{2} \cdot 90^{\circ})$ 为绕组的基波节距因数。

短距线圈基波电动势有效值:

$$E_{c1} = 4.44 \, f N_c \frac{\mathbf{k}_{v1}}{\mathbf{\Phi}_1}$$

■ 比較:整距与短距线圈的基波电动势有何区别?

# 第七章 交流电机的绕组和电动势

对ν次谐波, 短距线匝两导体间相隔的电角度为:

$$v\left(\frac{y}{\tau} \times 180^{\circ}\right) = v\gamma$$

短距线圈v次谐波电动势有效值:

$$E_{cv} = 4.44 v f N_c \frac{\mathbf{k}_{vv}}{\mathbf{k}_{vv}} \Phi_v$$

定义:  $k_{yv} = \sin \nu (\frac{y}{2} \cdot 90^{\circ})$  为绕组的 $\nu$ 次谐波节距因数。

■ 特例7-3:  $k_{y1} = \sin(\frac{y}{\tau} \cdot 90^{\circ}) = \sin(\frac{7}{9} \cdot 90^{\circ}) = 0.94$ 

$$k_{y3} = \sin 3(\frac{y}{7} \cdot 90^\circ) = \sin(3 \cdot \frac{7}{9} \cdot 90^\circ) = -0.5$$

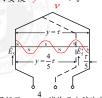
$$k_{y5} = \sin 5(\frac{y}{\tau} \cdot 90^{\circ}) = \sin(5 \cdot \frac{7}{9} \cdot 90^{\circ}) = -0.174$$

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

#### ■ 结论:

- 1) 短距后基波电动势减小不多, 谐波电动势有较大得 削弱,故适当采用短距可改善绕组电动势波形。
- 2) 要消除 $\nu$ 次谐波电动势, 只要使  $y = \frac{\nu 1}{\tau}$   $\tau$  。





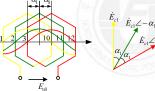
 $% x = \frac{4}{5} \tau$  消除五次谐波电动势

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

# 三、线圈组电动势与分布因数

**线圈组电动势:** q个串联线圈电动势相量和。

■ **举例:** 三相四极36槽单层绕组, q=3, 槽间角α, = 20°电角度



线圈组电动势:  $\dot{E}_{q1} = \dot{E}_{c1} \angle 0^{\circ} + \dot{E}_{c1} \angle - \alpha_{1} + \dot{E}_{c1} \angle - 2\alpha_{1}$ 

# 第七章 交流电机的绕组和电动势

线圈组电动势有效值:

$$E_{q1} = 2R\sin\frac{q\alpha_1}{2} = 2\frac{E_{c1}}{2\sin\frac{\alpha_1}{2}}\sin\frac{q\alpha_1}{2} = qE_{c1}\frac{\sin\frac{q\alpha_1}{2}}{q\sin\frac{\alpha_1}{2}} = qE_{c1}k_{q1}$$

定义: 
$$k_{q1} = \frac{\sin \frac{q\alpha_1}{2}}{q \sin \frac{\alpha_1}{2}}$$
 为绕组的基波分布因数。

同理: 
$$E_{qv} = qE_{cv} \frac{\frac{2}{\sin v \frac{q\alpha_1}{2}}}{q \sin v \frac{\alpha_1}{2}} = qE_{cv} \frac{k_{qv}}{q}$$

定义: 
$$k_{qv} = \frac{\sin v \frac{q\alpha_1}{2}}{q \sin v \frac{\alpha_1}{2}}$$
 为绕组的v次谐波分布因数。

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

$$k_{q1} = \frac{\sin\frac{q\alpha_1}{2}}{q\sin\frac{\alpha_1}{2}} = \frac{\sin\frac{3\times20^{\circ}}{2}}{3\sin\frac{20^{\circ}}{2}} = 0.96$$

$$k_{q3} = \frac{\sin\frac{q\alpha_1}{2}}{q\sin\frac{\alpha_1}{2}} = \frac{\sin3\times\frac{3\times20^{\circ}}{2}}{3\sin3\times\frac{20^{\circ}}{2}} = 0.667$$

$$k_{q5} = \frac{\sin\frac{q\alpha_1}{2}}{q\sin\frac{\alpha_1}{2}} = \frac{\sin5\times\frac{3\times20^{\circ}}{2}}{3\sin5\times\frac{20^{\circ}}{2}} = 0.217$$

■ 结论:分布后基波电动势削弱少,谐波电动势削弱多,

故采用分布绕组也能改善绕组电动势波形。

# 第七章 交流电机的绕组和电动势

- 同时采用短距和分布的线圈组:
  - 1) 基波电动势有效值  $E_{a1} = qE_{c1}k_{a1} = 4.44 fqN_c k_{v1}k_{a1}\Phi_1 = 4.44 fqN_c k_{w1}\Phi_1$

定义: k<sub>ul</sub>=k<sub>u</sub>k<sub>al</sub> 为基波绕组因数。

2) v次谐波电动势有效值  $E_{qv}=qE_{cv}k_{qv}=4.44vfqN_c \frac{k_{yv}k_{qv}}{q_v}\Phi_v=4.44vfqN_c \frac{k_{wv}}{q_v}\Phi_v$ 

定义: k,w=k,,ka, 为v次谐波绕组因数。

**书例7-5:**  $k_{w1} = k_{v1} \cdot k_{q1} = 0.94 \times 0.96 = 0.92$  $k_{w3} = k_{y3} \cdot k_{q3} = -0.5 \times 0.667 = -0.334$  $k_{w5} = k_{v5} \cdot k_{a5} = 0.766 \times (-0.177) = -0.136$ 

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

#### 四、绕组的相电动势和线电动势

- (1) 绕组的相电动势
- 单层绕组: 一相有p个线圈组, 若连成a条支路, 每 条支路的线圈组数为p/a, 一相的基波电动势:

- 双层绕组: 一相有2p个线圈组, 若连成a条支路, 每条支路的线圈组数为2p/a, 一相的基波电动势:
  - $E_{\phi l} = \frac{2p}{a} E_{q l} = 4.44 f \frac{2pqN_c}{a} k_{w l} \Phi_l = 4.44 f N k_{w l} \Phi_l$ 其中, $N = \frac{2pqN_c}{a}$  为 **双层**绕组一相的串联匝数

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

一相绕组的谐波电动势有效值:

$$E_{\varphi v} = 4.44 v f N k_{wv} \Phi_{v}$$

考虑高次谐波电动势后, 相电动势有效值:

$$\begin{split} E_{\varphi} &= \sqrt{E_{\varphi 1}^2 + E_{\varphi 3}^2 + E_{\varphi 5}^2 + \dots + E_{\varphi \nu}^2 + \dots} \\ &= E_{\varphi 1} \sqrt{1 + (\frac{E_{\varphi 3}}{E_{\alpha 1}})^2 + (\frac{E_{\varphi 5}}{E_{\alpha 1}})^2 + \dots + (\frac{E_{\varphi \nu}}{E_{\alpha 1}})^2 + \dots} \approx E_{\varphi 1} \end{split}$$

■ 结论: 高次谐波电动势对相电动势的数值影响较小, 对波形影响较大。



电力工程系

#### 第七章 交流电机的绕组和电动势

# (2) 绕组的线电动势

■ 星形连接: 三相的三及三的倍数次谐波电动势同相位, 线电动势中不会出现三次和三的倍数次谐波:

$$E_{l} = \sqrt{3}E_{\varphi} = \sqrt{3}\sqrt{E_{\varphi 1}^{2} + E_{\varphi 5}^{2} + E_{\varphi 7}^{2} + \cdots}$$

■ 三角形连接: 三及三的倍数次谐波电动势在闭合的三 角形内形成环流,谐波阻抗压降与电动势相平衡,线 电压中也不出现三次和三的倍数次谐波。

$$E_{l} = E_{\varphi} = \sqrt{E_{\varphi 1}^{2} + E_{\varphi 5}^{2} + E_{\varphi 7}^{2} + \cdots}$$

环流引起附加损耗, 导致温升增加和效率降低, 现代 交流发电机多采用星形联结而不采用三角形联结。

电力工程系

# 第七章 交流电机的绕组和电动势

#### §7.5 齿谐波电动势及其削弱方法

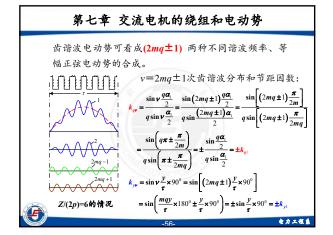
#### 一、齿谐波电动势

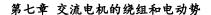
■ **定义:** 所有受**齿槽影响**产生的电动 势的统称。



1) 微观方面: 电机定子开槽造成气隙磁阻不均匀, 槽 口气隙磁阻大,磁力线集中于齿部,转子旋转时,磁场 分布形状周期性变化, 在定子绕组中感应电动势。

2) 宏观方面: 齿槽改变每极下气隙总磁导, 使每极磁 通量发生周期性变化, 在定子绕组中感应电动势。

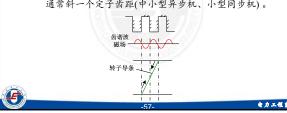




#### 二、齿谐波电动势的削弱方法

- 1) 采用磁性槽楔或半闭口槽。
  - 小型电机采用半闭口槽, 中型电机采用磁性槽楔。
- 2) 采用斜槽。

通常斜一个定子齿距(中小型异步机、小型同步机)。



# 第七章 交流电机的绕组和电动势

3) 增大每极每相槽数q。q值越大,定子铁心内表面越接 近于光滑, 齿谐波的次数就越高, 其影响就较小。 a.汽轮发电机q值较大, 齿谐波电动势影响不大; b.水轮发电机q值较小, 齿谐波电动势影响较大, 常采 用分数槽绕组消弱齿谐波电动势。