自动控制实践



哈尔滨工业大学空间控制与惯性技术研究中心解伟男

目 录

- 1 旋转变压器的概述与结构
- 2 旋转变压器的工作原理
- 3 线性旋转变压器
- 4 旋转变压器的应用
- 5 多级旋转变压器
- 6 旋转变压器的使用注意事项



1.1 旋转变压器概述

- 旋转变压器,是一种输出电压随转子转角以一定规律变化的交流 微特电机——角度测量元件。
- 从外形结构上看,与电机相似,有一个定子和一个转子。
- 从物理本质上看,是一种可以旋转的变压器。这种变压器的原边、副边绕组分别放在定子和转子上。原、副绕组之间的电磁耦合程度与转子转角有关,因此输出电压与转角有关。





1.1 旋转变压器概述

旋转变压器的种类

- 电压与转角函数关系正余弦旋变、线性旋变、特种函数旋变
- 结构接触式和非接触式(有刷和无刷);一体式和分体式
- 极数两极旋变、多级旋变





1.1 旋转变压器概述

旋转变压器的主要用途

o 测量元件:测量转角或转角差

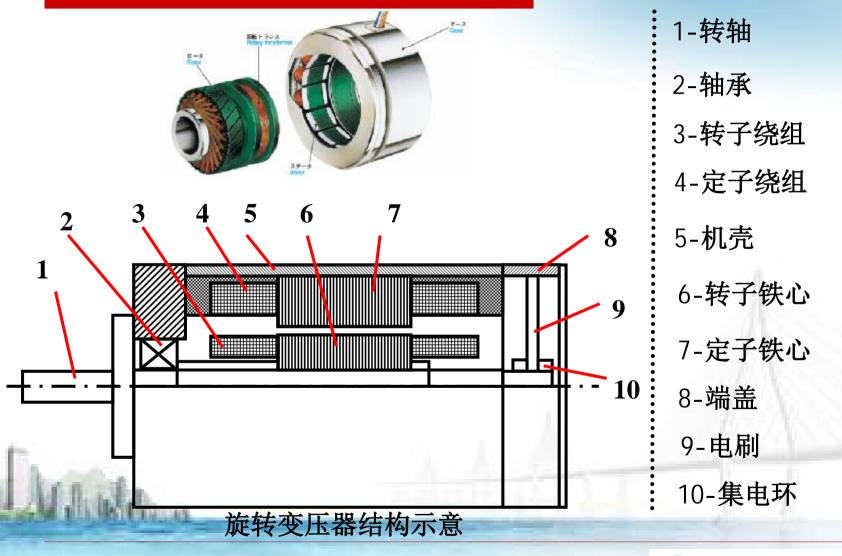
○ 解算元件: 坐标运算、三角运算

旋转变压器属于哪一类型测量元件?

- o 角度测量元件(被测量性质)
- 电磁式(工作原理)
- o 结构型(结构划分)
- o 模拟型(输出信号)



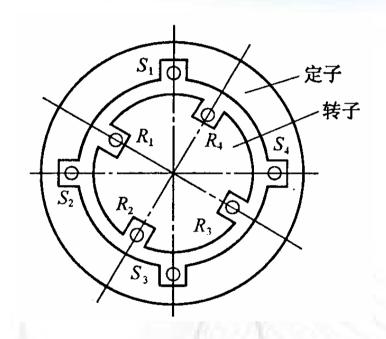
1.2 旋转变压器的结构



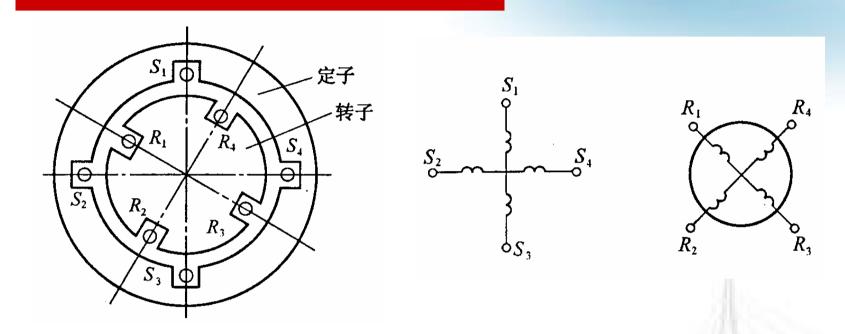
1.2 旋转变压器的结构

旋变的结构和绕线式异步电动机相似。由定子和转子两部分组成。定、转 子铁心由硅钢片或坡莫合金片叠压装配 而成。

定子铁心内圆和转子铁心外圆上都 布有齿槽。在定、转子铁心槽中分别嵌 放着两个轴线在空间互相垂直的分布绕 组,即两极两相绕组。



1.2 旋转变压器的结构



圆内绕组R1R3及R2R4为转子绕组,其结构完全相同。S1S3及S2S4为定子绕组,其结构也完全相同。定、转子间的气隙是均匀的,气隙磁场为两极(两极旋转变压器)。定子绕组引出线直接引出,转子绕组通过滑环和电刷引出。

变压器知识回顾

- 由绕组和铁芯两个基本部分组成
 - n 原边绕组和副边绕组
 - n 采用铁芯增加磁密和磁通,增加原副绕组互感
 - n 采用高磁导率的合金钢片以减小交变磁通在铁芯中引起的涡流损耗
- 工作基础为电磁感应定律

$$e = -W \frac{d\Phi}{dt}$$

○ 原边绕组加交流电压à绕组内产生电流à产生磁势à产生交变磁 通à副边绕组产生感应电势(若闭环则有电流)

变压器知识回顾

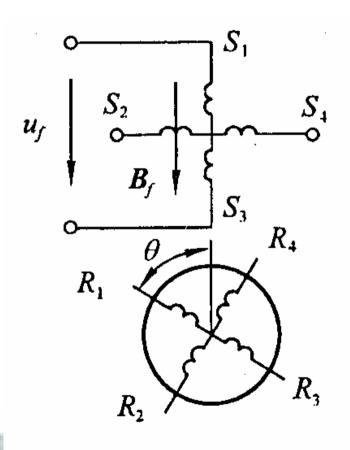
- 由绕组和铁芯两个基本部分组成
 - n 原边绕组和副边绕组
 - n 采用铁芯增加磁密和磁通,增加原副绕组互感
 - n 采用高磁导率的合金钢片以减小交变磁通在铁芯中引起的涡流损耗
- 工作基础为电磁感应定律

$$e = -W \frac{d\Phi}{dt}$$

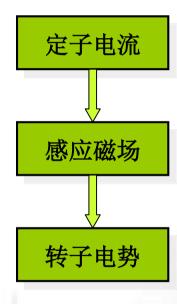
- 原边绕组加交流电压a绕组内产生电流a产生磁势a产生交变磁通a副边绕组产生感应电势(若闭环则有电流)
- 感应电压有效值

$$E_1 = 4.44 f W_1 \Phi_m$$

$$E_2 = 4.44 f W_2 \Phi_m$$



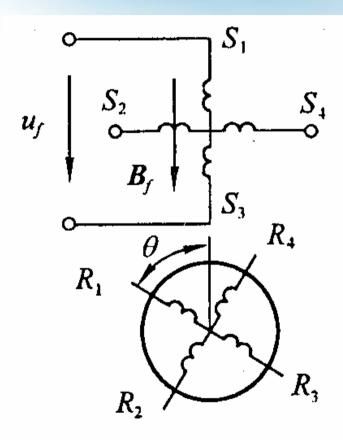
分析方法:



- o空载条件
 - n输入绕组S1S3接交流激磁电压
 - n绕组S2S4开路
 - n输出绕组R1R3、R2R4开路
- o激磁电压

$$u_f = U_m \sin(2p \, ft)$$

- o磁场
 - n绕组S1S3中有电流
 - n绕组S2S4、R1R3、R2R4中无 电流
 - n脉振磁场Bf位于S1S3轴线上



- \circ 设气隙中脉振磁场的磁通最大值为 σ_m ,绕组 R1R3与脉振磁场夹角为 θ
- 绕组R1R3中的 磁通最大值为

$$\Phi_{R13} = \Phi_m \cos q$$

• 绕组R1R3中感 应电动势有效 值为

$$E_{R13} = E_R \cos q$$

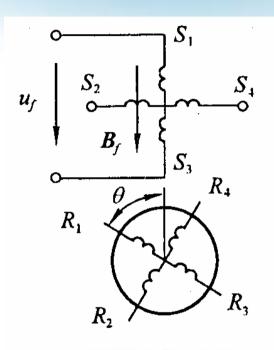
○ 绕组R2R4中的 磁通最大值为

$$\Phi_{R24} = \Phi_m \sin q$$



○ 绕组R2R4中感 应电动势有效 值为

$$E_{R24} = E_R \sin q$$



 E_R 为转子绕组轴线与S1S3轴线重合时感应出的最大电势有效值

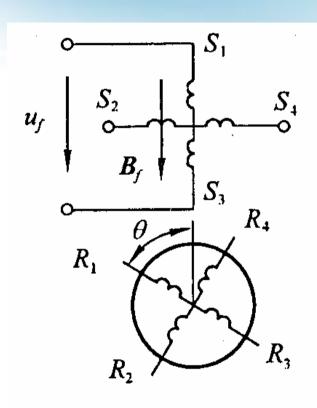
● 根据变压器原理,输出绕组感应电势最大 有效值为

$$E_R = 4.44 f W_R \Phi_m = k U_f$$

f为激磁电压频率, W_R 为转子绕组的匝数, Φ_m 为定子每极脉振磁通的最大值,k为变压比, U_f 为激磁电压有效值

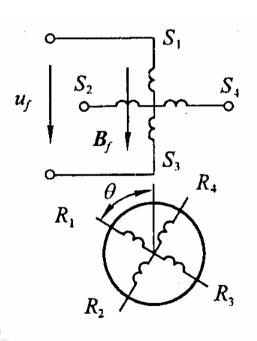
$$E_{R13} = E_R \cos q = kU_f \cos q$$

$$E_{R24} = E_R \sin q = kU_f \sin q$$

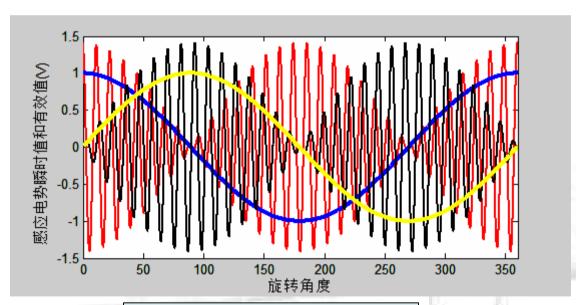


- OR1 R3是余弦绕组,R2 R4是正弦绕组
- ○旋转变压器的输出绕组接到阻抗很大的负载上时,可视为<mark>空载</mark>

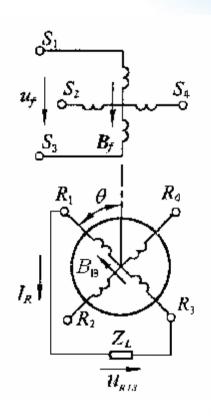
转子两相绕组输出信号和转角 θ 的关系 (0-360)

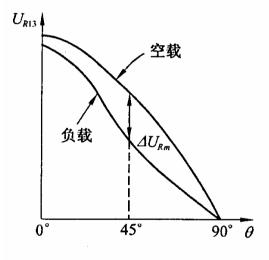


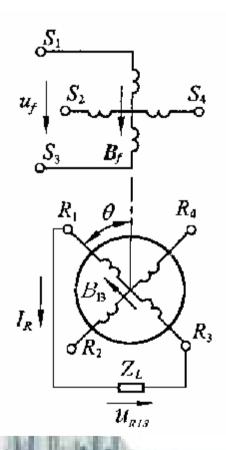
$$e_{R13} = e_R \cos \theta$$
 $e_{R24} = e_R \sin \theta$

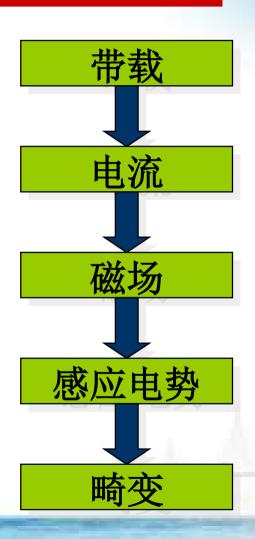


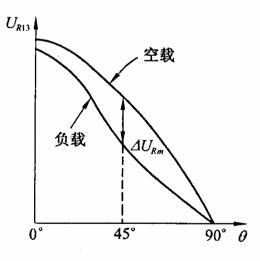
$$e_R = kU_m \sin(2p \, ft)$$



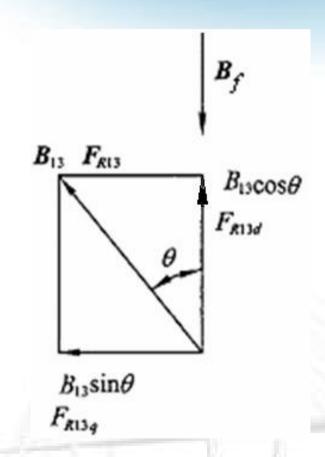








- 将转子电流磁密分解为直轴 分量和交轴分量。
- 副边电流产生的直轴磁密被 激磁绕组电流的负载分量抵 消。(为什么?)
- 原边电流不能产生交轴磁势,不能抵消转子负载电流磁密的交轴分量,转子电流磁密的交轴分量将完全存在于磁场中。
- 交轴磁密使磁场发生了改变。



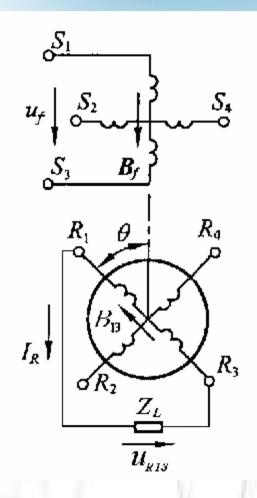


o 转子电流产生的磁势为

$$F_{R13} = I_R W_R$$

转子电流为

$$I_R = \frac{E_{R13}}{Z_L + Z_{13}} = \frac{E_R \cos q}{Z_L + Z_{13}}$$



o 对磁势进行分解,得到交轴磁势

$$F_{R13q} = F_{R13} \sin q = I_R W_R \sin q$$

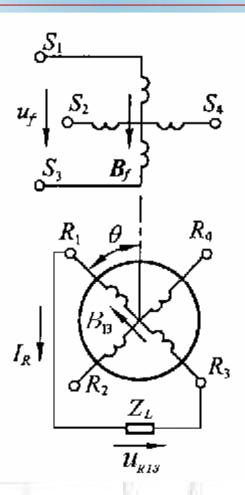
$$I_R = \frac{E_{R13}}{Z_L + Z_{13}} = \frac{E_R \cos q}{Z_L + Z_{13}}$$



$$F_{R13q} = \frac{E_R \cos q}{Z_L + Z_{13}} W_R \sin q = \frac{E_R W_R \sin 2q}{2(Z_L + Z_{13})}$$

负载电流越大,交轴磁势引起的输出误差 越大,约 θ =45度,达到最大值。

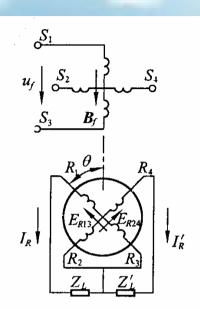
如何来补偿掉负载时输出电压的畸变呢?

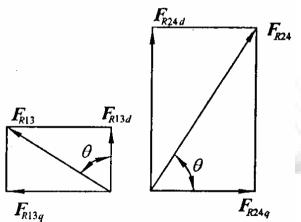


2.3 副边补偿

- 副边补偿原理是,副边两个绕组都接负载,使 交轴磁势相互抵消。
- 两个磁势直轴分量方向相同,交轴分量则方向相反,互相抵消。若能使二者幅值相等,交轴磁势角完全抵消。
- 交轴磁势完全抵消的条件是:

 $Z_L' = Z_L$







2.3 副边补偿

○ 负载电流

$$I_{R} = \frac{E_{R13}}{Z_{L} + Z_{13}} = \frac{E_{R} \cos q}{Z_{L} + Z_{13}}$$



$$F_{R13q} = I_R W_R \sin q = \frac{E_R W_R \sin q \cos q}{Z_L + Z_{13}}$$

○ 直轴磁势

$$F_{R13d} = I_R W_R \cos q = \frac{E_R W_R \cos^2 q}{Z_L + Z_{13}}$$

o 负载电流

$$I_R' = \frac{E_{R24}}{Z_L' + Z_{24}} = \frac{E_R \sin q}{Z_L' + Z_{24}}$$

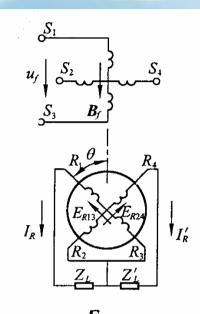


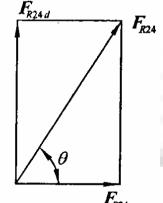
○ 交轴磁势

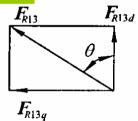
$$F_{R24q} = I_R' W_R \cos q = \frac{E_R W_R \sin q \cos q}{Z_L' + Z_{24}}$$

○ 直轴磁势

$$F_{R24d} = I_R' W_R \sin q = \frac{E_R W_R \sin^2 q}{Z_L' + Z_{24}}$$







2.3 副边补偿

为实现交轴磁势完全抵消,需满足

$$F_{R13q} = F_{R24q}$$

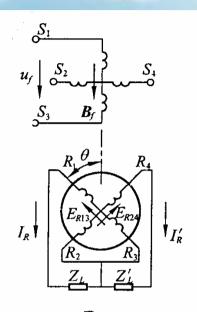
$$Z_L + Z_{13} = Z'_L + Z_{24}$$

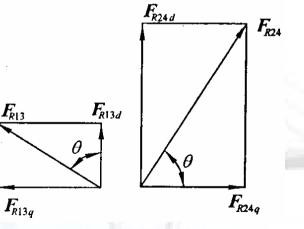
$$Z_L = Z'_L$$

- 交轴磁势完全抵消的条件是:正弦绕组的负载阻抗 必须与余弦绕组的负载阻抗相等,此时称为副边对 称补偿
- 此时,直轴磁势为

$$F_{Rd} = \frac{E_R W_R}{Z_L + Z_{13}}$$

转子的直轴磁势与转角 θ 无关,这说明用以抵消直轴 磁势的原边激磁绕组电流的负载分量与转角 8 无关, 即S1S3的输入阻抗与转角 6 无关



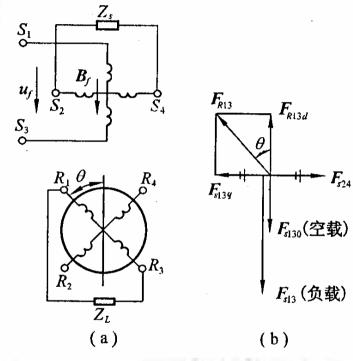


 F_{R13}



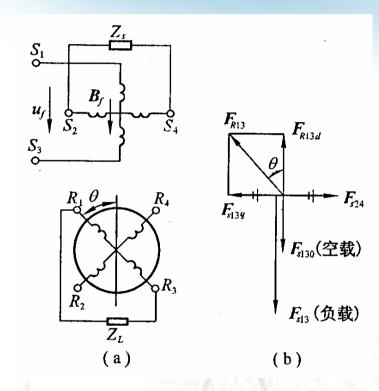
2.4 原边补偿

- 旋变定子上还有一个绕组,轴线方向 正是交轴方向。在这个绕组中通上电 流,就可能抵消交轴磁势。
- 该绕组中有感应电势,使该绕组通过 阻抗闭合,在该绕组中就有电流通 过。这种补偿方法称为原边补偿。
- \circ 补偿绕组 S_2S_4 接入阻抗 Z_s 。若激磁电源内阻抗 Z_{f_j} 可以证明 $Z_s=Z_f$ 时,负载电流产生的交轴磁势完全被抵消,称原边对称补偿。



2.4 原边补偿

- 电源内阻很小,所以可以把补偿绕组 直接短路
- o 优点:简单。
- o 缺点:输入电流及阻抗与转角有关。
- 一般为了获得更好的补偿效果,通常 同时采用副边补偿和原边补偿



小结

采用了补偿措施的正余弦旋转变压器的磁场是直轴方向,当转子相对于基准绕组轴线转动角度θ时,正弦和余弦输出绕组输出交流电压,相位相同,频率相同。输出电压的有效值分别为

$$U_s = U_R \sin q$$

$$U_c = U_R \cos q$$

式中UR为最大的输出电压有效值。

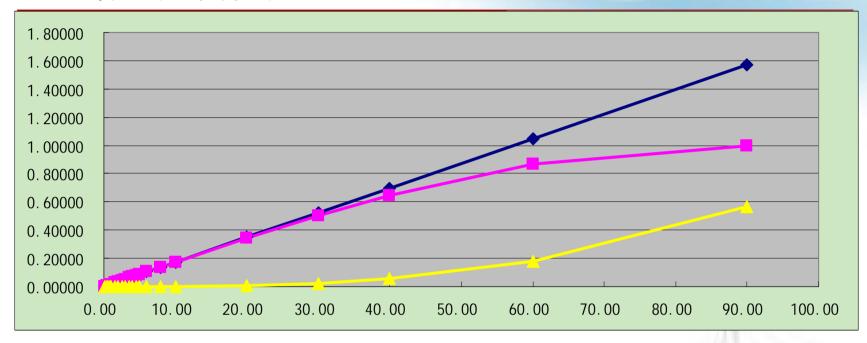
转角和输出电压之间的关系并不是线性的,也不是一一对应的



- 线性旋转变压器: 在一定的工作转角范围 内,其输出电压与转角呈 线性函数关系。
- 当 θ 较小时, $\sin \theta \approx \theta$, 所以正余弦旋转变压器转 角很小时是线性元件。
- 当转子在±4.5° 范围内转 动时,非线性误差小于 0.1%
- 当转子在±14°范围内转 动时,非线性误差小于1%

θ 角度	θ弧度	sin θ	绝对误差	相对误差	
0. 10000	0.00174	0.00174	0.00000	0.00005	
0. 20000	0.00349	0.00349	0.00000	0.00020	
0.40000	0.00698	0.00698	0.00000	0.00081	
0.80000	0. 01396	0.01396	0.00000	0.00325	
1.00000	0. 01744	0.01744	0.00000	0.00507	
2.00000	0. 03489	0.03488	0.00001	0.02029	
4.00000	0.06978	0.06972	0.00006	0.08113	
6.00000	0. 10467	0. 10448	0.00019	0. 18249	
8.00000	0. 13956	0. 13910	0.00045	0. 32428	
10.00000	0. 17444	0. 17356	0.00088	0.50641	
20.00000	0. 34889	0. 34185	0.00704	2.01641	
40.00000	0. 69778	0.64252	0.05526	7. 91962	
60.00000	1. 04667	0.86576	0. 18091	17. 28409	
90.00000	1.57000	1.00000	0.57000	36. 30575	





sinq » q 精度有限,转角范围受限

不改变结构的情况下,如何使线性区间扩大?



采用如右图所示的接线方式,采用原边补偿,气隙中只有直轴磁密Bf和直轴磁通 Φf 。设直轴磁通在绕组S13,R13,R24中感应的电势为 E_{S13} , E_{R13} , E_{R24} ,输出绕组与激磁绕组的有效匝数比为K。

输入回路电压表达式为:

$$U_f = E_{\text{S13}} + I_f Z_{\text{S13}} + E_{\text{R13}} + I_f Z_{\text{R13}}$$

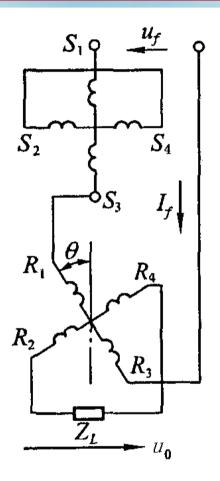
忽略绕组阻抗时有

$$U_f = E_{\rm S13} + E_{\rm R13}$$

下面分别计算E_{S13}和E_{R13}

$$E_{\rm S13} = 4.44 fW_{\rm s}\Phi_{\rm f}$$

$$E_{R13} = 4.44 f W_R \Phi_f \cos q$$
$$= K * 4.44 f W_s \Phi_f \cos q$$
$$= K E_{S13} \cos q$$





同理,可以计算E_{R24}

$$E_{\rm R24} = KE_{\rm S13}\sin q$$

结合 $U_f = E_{S13} + E_{R13}$ 有:

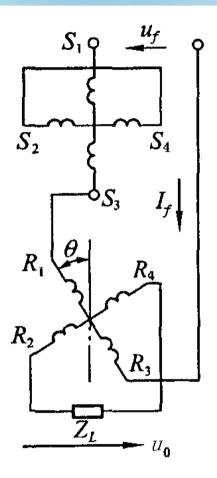
$$U_f = E_{S13} + KE_{S13} \cos q$$

$$U_o = KE_{S13} \sin q$$



$$\frac{U_o}{U_f} = \frac{KE_{S13} \sin q}{E_{S13} + KE_{S13} \cos q}$$

$$\frac{U_o}{U_f} = \frac{K \sin q}{1 + K \cos q}$$



根据前面的推导,忽略绕组阻抗的压降时有:

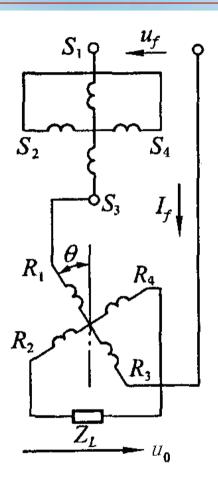
$$\frac{U_o}{U_f} = \frac{K \sin q}{1 + K \cos q}$$

想获得线性的输出关系,须有

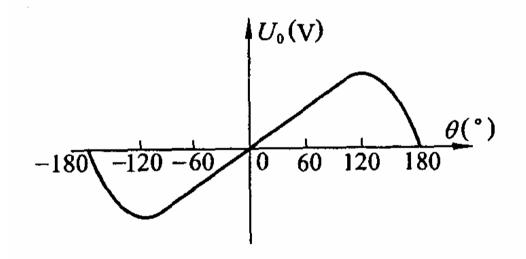
$$U_o \approx q U_f$$

如何选取K,使在较大的转角范围内有

$$\frac{K\sin q}{1 + K\cos q} \approx q$$

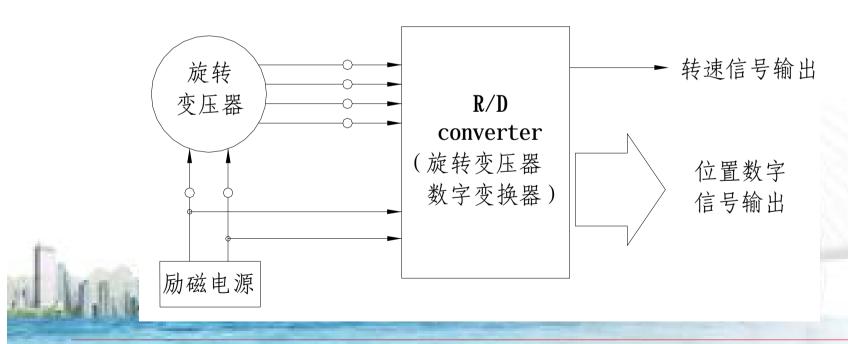


○ K 为0.56~0.57,线性特性最佳。±60°范围内,误差不超过0.1%



o 在使用时要注意转角范围的限制

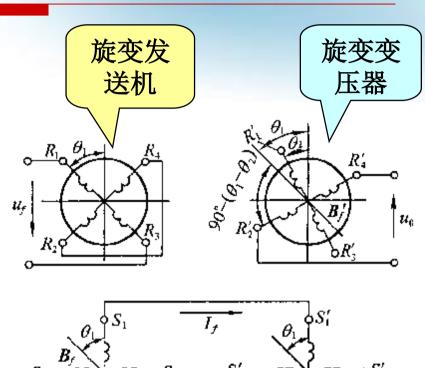
- 4 旋转变压器的应用
- 1.角度测量元件,小角度是线性测量元件。
- 2.在大角度范围内,使用旋变转换器模块,将旋变的输出 信号转换成数字量输出。

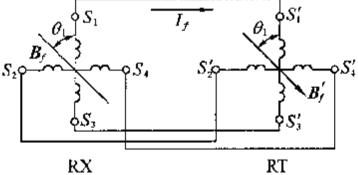




4 旋转变压器的应用

- 特殊应用:对旋变测量在机械上不相连的两个轴的转角差。这时旋变的输出电压与两轴的转角差的正弦成正比,由于系统正常工作时转角差较小,所以输出电压与两轴的转角差成正比,而与轴的转角大小无关。
- 左边旋变转轴与发送轴相连,称 旋变发送机,转子绕组为激磁绕 组和补偿绕组
- 右边的旋变转轴与接收轴相连, 称为旋变变压器,转子绕组输出 电压信号。两机的定子绕组按相 序对接。



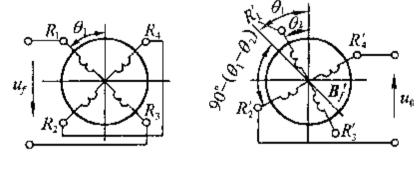


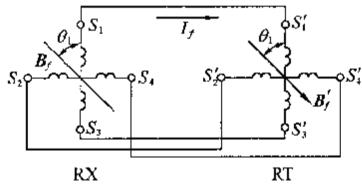
4 旋转变压器的应用

旋变发送机的转角为 θ_1 旋变变压器的转角为 θ_2

旋变变压器定子绕组磁密 B'_f 与定子绕组 $S'_1S'_3$ 轴线夹角为 θ_1 ,与转子绕组 $R'_2R'_4$ 轴线夹角为 90° — $(\theta_1-\theta_2)$,与转子绕组 $R'_1R'_3$ 轴线夹角为 $\theta_1-\theta_2$

系统正常工作时,转角差很小,所以 转子绕组 $R'_3R'_4$ 的感应电势为





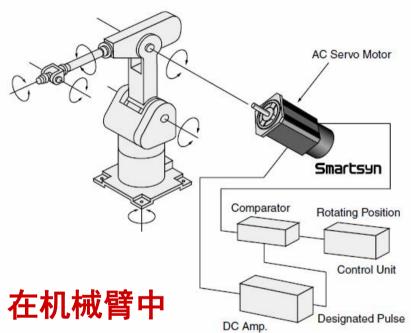
$$E'_{R24} = E'_{R} \cos[90^{\circ} - (q_{1} - q_{2})] = E'_{R} \sin(q_{1} - q_{2}) = E'_{R} \sin d$$

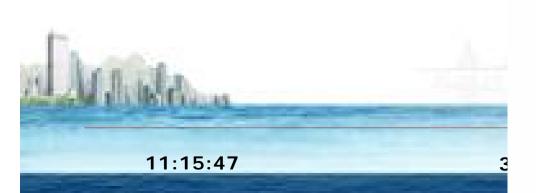
 $E'_{R24} \approx E'_R d$

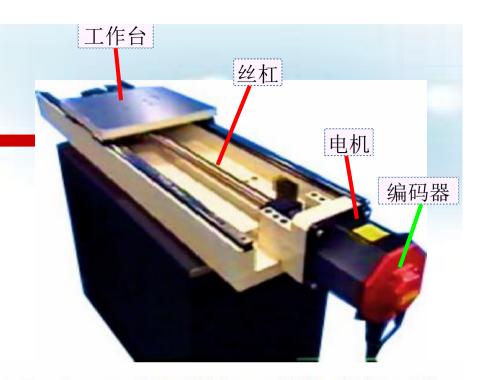


4 旋转变压器的应用

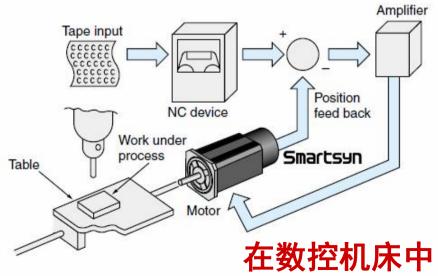
• For Driving Robot Hand and Body.







 Smartsyn resolvers which are reliable at high speed are suitable for numerical control systems.



4 旋转变压器的应用





○ 目的: 提高测量精度。

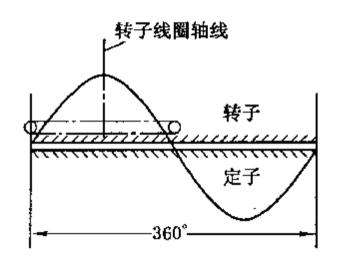
结构:定子和转子,类似于两相多极交流电动机的绕组,当一相绕组通电时会产生多极的气隙磁场。

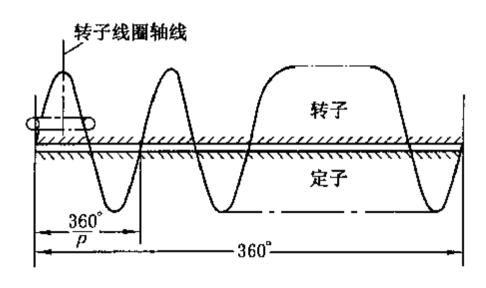
工作原理: 感应电势的产生原理与两极旋变相同。但气隙磁场是多极的,输出电压有效值随转子转角变化的周期不同。



磁通密度分布曲线展开图,周期是360°/p

P为极对数





$$U_{s(p)} = U_{m(p)} \sin p\mathbf{q}$$

$$U_{c(p)} = U_{m(p)} \cos pq$$

- <u>注意</u> 在O° ~36O° 范围内,多极旋转变压器输出电压是 周期函数,从输出电压不能唯一确定转角。
- 实际系统中经常把两极旋变与多极旋变配合使用,组成双通道测角装置,其中两极旋变担当粗测,多极旋变实现精测,由粗精转换电路完成数据组合。
- 一般称为双通道旋转变压器。



工作原理类似于游标卡尺,大数看长尺,小数看游标小尺。



一、旋转变压器的主要技术参数

(1) 额定电压: 指励磁绕组应加的电压,有12、16、26、36、60、90、110、115、220V等多种。

(2) 额定频率:指励磁电压的频率,有50-20kz。选择时应根据自己的需要,一般工频50Hz的使用起来比较方便,但性能会差一些,而400Hz的性能较好,但成本较高,故应选择性价比比较适中的产品。



- (3) 变比: 指在规定的励磁绕组上加上额定频率的额定电压时,与励磁绕组轴线一致的处于零位的非励磁绕组的开路输出电压与励磁电压的比值,有0.15、0.56、0.65、0.78、1.0和2.0等多种。
- (4) 输出相位移: 指输出电压与输入电压的相位差。该值越小越好,一般约在3°~12°电角度左右。
- (5) 开路输入阻抗(空载输入阻抗): 输出绕组开路时,从励磁绕组看进去的等效阻抗值。标准开路输入阻抗有200、400、600、1000、2000、3000、4000、6000和10000等几种。



二、旋转变压器的误差

(1) 函数误差:它是指旋转变压器励磁绕组加上额定电压,补偿绕组短路时,在不同的转子转角下,两个输出绕组实际输出特性和理想输出特性间的最大差值与理论上输出电压的最大值的百分比,其误差范围一般为0.02%~0.1%。函数误差直接影响作为解算元件的解算精度。

$$d_{s}(\%) = \mathop{\rm c}_{\dot{e}}^{a} \frac{U_{a}}{U_{a=90^{\circ}}} - \sin a \mathop{\rm c}_{\dot{e}}^{\ddot{o}} 100\%$$

- (2) 零位误差: 是指旋转变压器励磁绕组加上额定电压,补偿绕组短路时,两个输出绕组的实际电气零位与理论电气零位之差。以角分表示,误差范围一般为2'~10'。零位误差直接影响计算和数据传输系统的精度。
- (3) 电气误差: 是评价旋转变压器性能的主要指标,它是指转子的实际转角与对应的理论转角之差。



(3) 线性误差:它是指旋转变压器在一定的转角范围(一般为±60°),在采用线性旋转变压器方式接线,转子的实际转角与理想特性上所对应转角的最大差值。

$$\delta_1(\%) = \frac{U'_{\alpha} - U_{\alpha}}{U_{\alpha = 60^{\circ}}} \times 100\%$$



3. 旋转变压器的精度等级

旋转变压器的精度等级表示其所允许的误差值。

表 1-1 旋转变压器的精度等级

精度等级	0 级	I 级	II 级	III 级
函数误差(%)	0.05	0. 1	0. 2	0. 3
零位误差(′)	3	6	12	18
线性误差(')	2	4	8	18
电气误差(′)	5	10	20	30

6.2 多摩川旋转变压器

SIZ	Е	08	10	15		21		
Model No.		TS2605N1E64	TS2610N171E64	TS2620N21E11	TS2620N271E14	TS2620N691E126	TS2640N321E64	TS2640N691E125
Туре		BRX	←	←	←	←	←	←
Primary		R1-R2		←	←	←	←	←
Input Voltage/Frequency		7Vrms 10kHz	7Vrms 10kHz	7Vrms 10kHz	10Vrms 4.5kHz	10Vrms 4.5kHz	7Vrms 10kHz	5Vrms 4kHz
Transformation Ratio		0.5±5%	0.5±5%	0.5±5%	0.5±10%	0.5±10%	0.5±5%	0.5±10%
Error		±10′ Max.	±10′ Max.	±10′ Max.	±10′ Max.	±8´Max.	±10′ Max.	±8′ Max.
Null Voltage		20mVrms Max.	20mVrms Max.	20mVrms Max.	20mVrms Max.	20mVrms Max.	25mVrms Max.	37 8
Phase Shift		+10° Nom.	+5° Nom.	0° Nom.	+8° Nom.	+3~+13°	-5° Nom.	+0~+10°
Impedance	Zno	140Ω	160Ω	70+j100Ω	90+j180Ω	90+j180Ω	110+j140Ω	290Ω Nom.
	Zso	1	160Ω	180+j300Ω	220+j350Ω	220+j350Ω	150+j270Ω	\$7
	Zss	120Ω	130Ω	175+j257Ω	210+j300Ω	210+j300Ω	130+j240Ω	420Ω Nom.
Operating Temperature		−55~+155°C	−55~+155°C	←	←	←	←	←
Max. Operating Speed		30,000min1	10,000min1	←	←	←	←	←
Mass		0.028kg	0.04kg	0.06kg	0.07kg	0.065kg Max	0.22kg	025kg
Output Type		Reverse	Reverse	Normal	Normal	Reverse	Normal	Normal





6.3 旋转变压器的特点

旋转变压器的优缺点

优点

- n 除了测角外,还可以用于解算,用途多
- n 构造简单,成本较低
- n 对使用环境要求低(噪声、振动、冲击、温度)
- n 无接触测量,可靠性高,寿命长
- n 适合高速,最高可达60000r/min (光电3000r)
- n 有绝对位置信号输出
- n 处理电路相对简单

缺点

n 精度较低



6.4 旋转变压器的使用注意事项

- (1) 旋转变压器应尽可能在接近空载的状态下工作。因此,负载阻抗应远大于旋转变压器的输出阻抗。两者的比值越大,输出电压的畸变就越小。
- (2) 使用时首先要准确地调准零位,否则会增加误差,降低精度。
- (3) 只用一相励磁绕组时,另一相绕组应该短路或接一个与励磁电源内阻相等的阻抗。
- (4) 两相励磁绕组同时励磁时,即只能采用副边补偿方式时,两相输出绕组的负载阻抗应尽可能相等



6.4 旋转变压器的使用注意事项

- (5) 分体式旋转变压器安装时,要尽量保证定、转子同心。
- (6) 激磁电压频率要和最大速度匹配。
- (7) 结构尺寸要匹配, 转子惯量要满足要求。
- (8) 注意励磁方式,不同的励磁方式需要不同的解调电路。
 - (9) 注意使用环境,湿度、振动等

