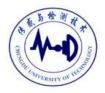
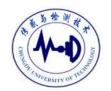
传感器原理与应用

第5章 电感式传感器

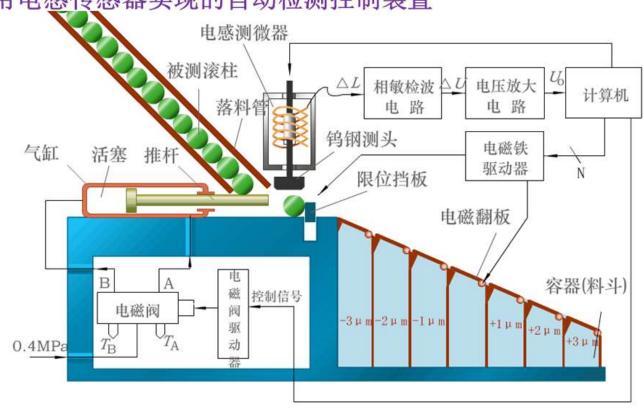


主要内容:

- 5.1 变磁阻式电感传感器
- 5.2 差动变压器式电感传感器
 - 5.3 电涡流式传感器



> 用电感传感器实现的自动检测控制装置



电感传感器测量滚珠直径,实现按误差分装塞选

各种电感式传感器













粗

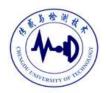
糙

度

接近式开关



非接触式位移传感器



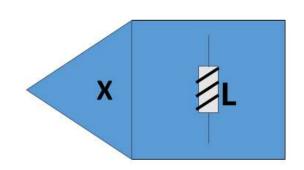
概述

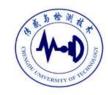
- 电感式传感器利用电磁感应定律将被测量(如位移、压力、振动) 转换为电感的自感或互感的变化。
- ▶ 电感式传感器是一种机电转换装置,特点是体积大,灵敏度高,输出信号大 (0.1-0.5V/mm),在自动控制设备中广泛应用。
- ▶ 电感式传感器可分为:

按原理 ·自感式电感传感器 · 互感式电感传感器 · 互感式电感传感器 · 变磁阻式电感传感器



•电涡流式电感传感器





5.1 (自感式)变磁阻式电感传感器

5.1.1 工作原理

- 传感器结构: 铁芯、线圈、衔铁三部分组成。铁芯和衔铁之间有气隙,气隙厚度 为δ。;
- 传感器运动部分与衔铁相连,衔铁移动时δ发生变化引起磁路的磁阻 R_m变化,使电感线圈的电感值 L变化。
- ☞ 由于磁路的气隙磁阻远大于铁心磁阻,可近似为气隙磁阻:

$$R_m = R_F + R_0 \approx R_0 = \frac{2\delta}{\mu_0 S_0}$$

$$R_F = \frac{l_1}{\mu_1 S_1} + \frac{l_2}{\mu_2 S_2}$$

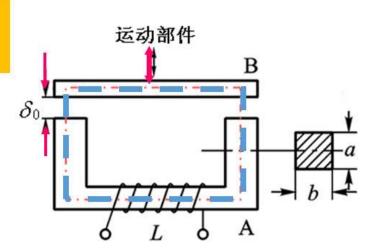
R_m: 磁路总磁阻;

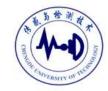
R_F: 铁芯磁阻;

 R_{σ} : 气隙磁阻;

δ: 隙厚度; S_0 : 气隙的截面积; $μ_0$:

真空导磁率。



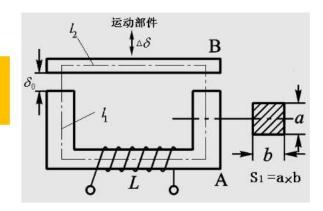


5.1.1 工作原理

- ➤ 磁路欧姆定律得到磁路的磁通 Φ=IN/R_m
- ▶根据自感的定义式 L=NΦ/I
- > 线圈电感量:

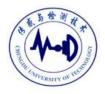
$$L = N^2 / R_m = \frac{N^2 \mu_0 S_0}{2\delta}$$

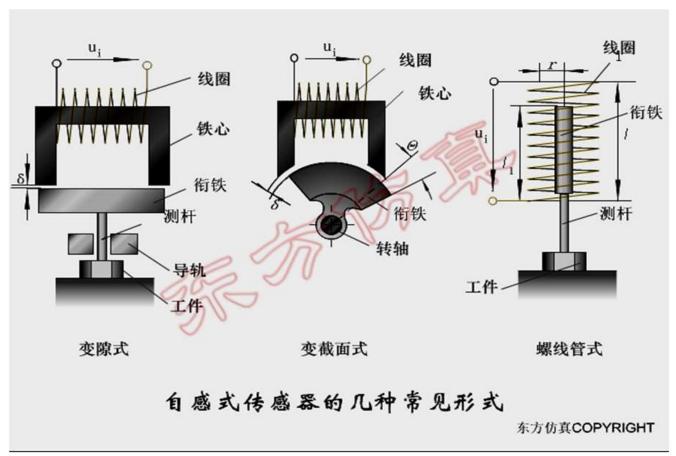
$$R_m \approx \frac{2\delta}{\mu_0 S_0}$$

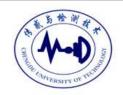


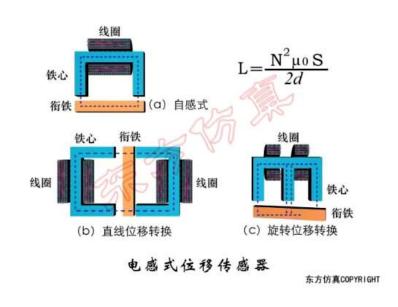
式中: N 为线圈匝数;

- > 变磁阻式传感器又分为:
- ✓ 变气隙厚度型(δ)
- ✓ 变气隙截面积型 (S_0)
- 可见只要改变气隙厚度或气隙截面积就可以改变磁路的气隙磁阻。

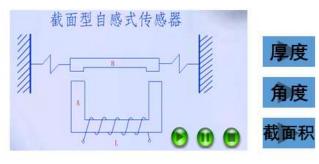


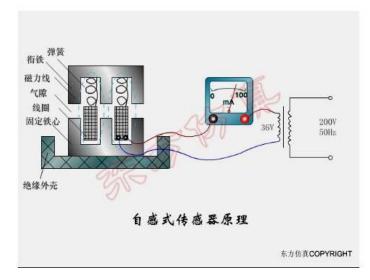






• 下面以变气隙厚度型进行讨论





- 5.1.2 输出特性 (变气隙厚度)
- > 气隙厚度变化时, L与 δ为反比关系

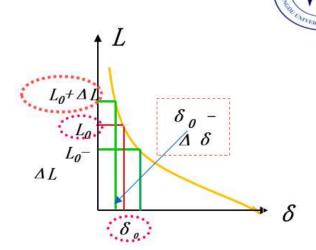
$$L = N^2/_{Rm} = \frac{N^2 \mu_0 S_0}{2\delta}$$

 \triangleright 电感初始气隙 δ_{ρ} 处,初始电感量为

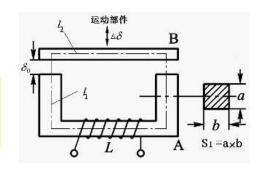
$$L_0 = \frac{N^2 \mu_0 S_0}{2\delta_0}$$

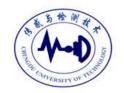
> 衔铁位移 Δ δ引起的电感变化为

$$L = L_0 + \Delta L = \frac{N^2 \mu_0 S_0}{2(\delta_0 - \Delta \delta)} = \frac{N^2 \mu_0 S_0 / 2 \delta_0}{(1 - \Delta \delta / \delta_0)} = \frac{L_0}{1 - \Delta \delta / \delta_0}$$



特性曲线非线性

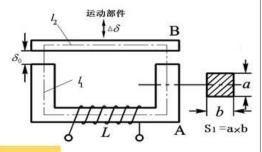




5.1.2 输出特性

 $\Delta \delta / \delta << 1$ 时,可将前式用泰勒级数展开,求出电感增量

$$L = L_0 + \Delta L = L_0 \left[1 + \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^3 \cdots \right]$$

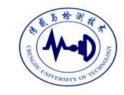


☞ 衔铁下移时电感的相对增量增大

$$\frac{\Delta L}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 + \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \cdots \right] = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^3 + \cdots$$

☞ 衔铁上移时电感的相对增量减小

$$\frac{\Delta L}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 - \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 - \cdots \right] = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} - \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^3 - \cdots$$



- 5.1.2 输出特性
- > 对上式作线性处理
- 满足 $\Delta\delta/\delta$ << 1时,**忽略高次项(非线性项)**, 有: 电感相对变化量与气隙变化成正比关系

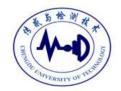
$$\frac{\Delta L}{L_0} \approx \frac{\Delta \delta}{\delta_0}$$

$$\frac{\Delta L}{L_0} \approx \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \qquad \qquad \frac{\Delta L}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 + \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \cdots \right]$$

> 定义变磁阻式传感器的灵敏度为:

$$k_0 = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{1}{\delta_0}$$

 $k_0 = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{1}{\delta_0}$ 即,符铁的气隙变化 引起的电感相对变化量



5.1.2 输出特性

❸ 讨论:

$$k_0 = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{1}{\delta_0}$$

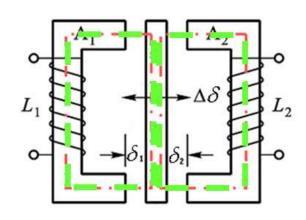
$$\frac{\Delta L}{L_0} \approx \frac{\Delta \delta}{\delta_0}$$

$$k_0 = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{1}{\delta_0} \qquad \qquad \frac{\Delta L}{L_0} \approx \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \qquad \qquad \frac{\Delta L}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 + \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \cdots \right]$$

- 1. 传感器测量范围 $\Delta\delta$ 与灵敏度 k_0 相矛盾;与线性度 $\Delta\delta/\delta_0$ 相矛盾;
- 2. $\Delta\delta/\delta_0$ 越小高次项迅速减小,非线性误差越小,但传感器量程 变小:
- 3. 变间隙式电感传感器用于小位移比较精确,一般取 $\Delta\delta/\delta_{o}=0.1$ ~ 0.2 , $(1 \sim 2 \text{mm}/10 \text{mm})$;
- 4. 为减小非线性误差实际测量中多采用差动形式。

5.1.2 输出特性

- 差动式原理
- 差动变隙式由两个相同的线圈 L_1 、 L_2 构成磁路。
- 当被测量通过导杆使衔铁(左右) 位移时,两个回路中磁阻发生大小 相等、方向相反的变化, 形成差动 形式。

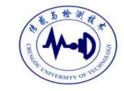


▶ 当衔铁移动时,两个电感一个增加另一个减小变化时

$$\frac{\Delta L_1}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 + \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \cdots \right] \qquad \frac{\Delta L_2}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 - \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 - \cdots \right]$$

$$\frac{\Delta L_2}{L_0} = \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 - \frac{\Delta \delta}{\delta_0} + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 - \cdots \right]$$

▶ 两个电感量产生相对变化为总的电感变化



- 5.1.2 输出特性
- > 差动变隙式总的电感变化为:

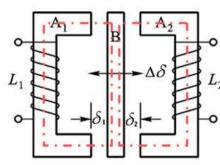
$$\Delta L = \Delta L_1 + \Delta L_2 = 2L_0 \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \left[1 + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^2 + \left(\frac{\Delta \delta}{\delta_0} \right)^4 + \cdots \right]$$

▶ 对上式进行线性处理,忽略高次项得到:气隙相对变化引起的 电感的相对变化为

$$\frac{\Delta L}{L_0} \approx 2 \frac{\Delta \delta}{\delta_0}$$

差动形式的电感输出灵敏度为单线圈的两倍

$$k_0 = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{2}{\delta_0}$$

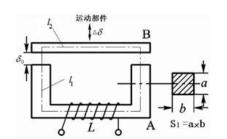


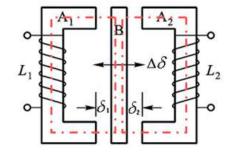
5.1.2 输出特性

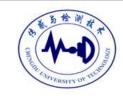
🙂 结论: 差动形式与单线圈比较

$$k_{0}(\stackrel{\triangle}{+}) = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{1}{\delta_0}$$

$$k_{0(\cancel{\Xi})} = \frac{\Delta L/L_0}{\Delta \delta} = \frac{2}{\delta_0}$$

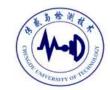




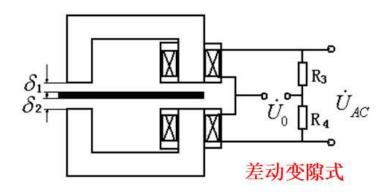


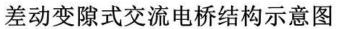
传感器线圈结构

- 1) 比较单线圈,差动式的灵敏度提高了一倍;
- 2) 差动式非线性项与单线圈相比,多乘了($\Delta \delta / \delta$)因子; 不存在偶次项使 $\Delta \delta / \delta_0$ 进一步减小,线性度得到改善。
- 3) 差动式的两个电感结构可抵消部分温度、噪声干扰。

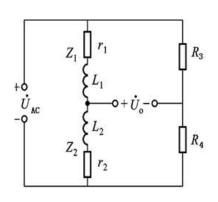


- 5.1.3 (L-U 转换)测量电路
 - (1) 交流电桥式检测电路
- 两个桥臂由相同线圈组成差动形式,另外两个为平衡电阻





$$\dot{U}_0 = \frac{Z_1 Z_4 - Z_2 Z_3}{(Z_1 + Z_2)(Z_3 + Z_4)} \dot{U}_{AC}$$

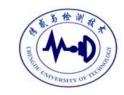


等效电路

$$\dot{U}_{0} = \frac{Z_{1}Z_{4} - Z_{2}Z_{3}}{(Z_{1} + Z_{2})(Z_{3} + Z_{4})} \dot{U}_{AC}$$

$$Z_{1} = Z_{0} + j\omega\Delta L_{1}, Z_{2} = Z_{0} - j\omega\Delta L_{2}$$

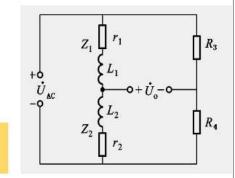
$$Z_{0} = R_{C} + j\omega L_{0} \text{ (R}_{C} \text{为线圈铜阻)}$$



5.1.3 测量电路

- 交流电桥电压输出:线圈品质因素Q较高时可以消除正交分量(参见3章交流电桥,输出电压一个与电源同相的分量)
- ▶ 电桥输出为:

$$\dot{U_0} = \frac{\dot{U}_{AC}}{2} \cdot \frac{\Delta Z}{Z} = \frac{\dot{U}_{AC}}{2} \cdot \frac{j\omega\Delta L}{R_c + j\omega L_0} \approx \frac{\dot{U}_{AC}}{2} \cdot \frac{\Delta L}{L_0}$$



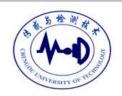
由灵敏度 $\Delta L/L_0 = 2(\Delta \delta/\delta_0)$ 有 $U_0 = U_{AC}(\Delta \delta/\delta_0)$

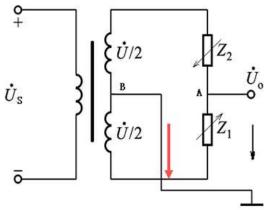
◎ 电桥输出电压 U_o 与气隙变量 Δ δ 有正比关系,与输入桥压有关,桥压 U_{AC} 升高输出电压 U_o 增加;桥路输出电压与初始气隙 δ δ 有关, δ δ 越小输出越大。

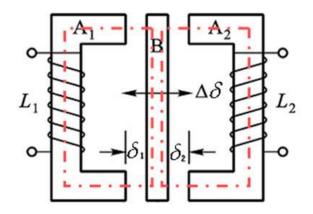
- 5.1.3 测量电路
- (2) 变压器式交流电桥检测电路
- 电桥的两臂是传感器线圈阻抗臂、 另外两个臂是交流变压器次级线 圈各占1/2,交流供电。
- 桥路输出电压为:

$$U_0 = \frac{U}{Z_1 + Z_2} Z_1 - \frac{U}{2} = \frac{Z_1 - Z_2}{Z_1 + Z_2} \frac{U}{2}$$

$$U_0 = \frac{U}{2} \frac{\Delta Z}{Z} \approx \frac{U}{2} \frac{\Delta L}{L}$$







5.1.3 测量电路

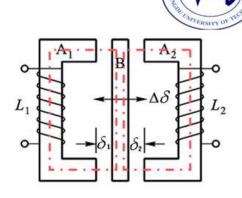
$$U_0 = \frac{U}{Z_1 + Z_2} Z_1 - \frac{U}{2} = \frac{Z_1 - Z_2}{Z_1 + Z_2} \frac{U}{2} = \frac{U}{2} \frac{\Delta Z}{Z} \approx \frac{U}{2} \frac{\Delta L}{L}$$

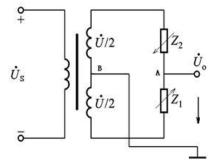
当衔铁在中间位置: Z1 = Z2, U0 = 0

- ightharpoonup 当衔铁偏移时, $Z_1 > Z_2$,输出电压为正
- ightharpoonup 当衔铁偏向另一方向 $Z_1 < Z_2$,输出电压为负

$$U_0 = \frac{U}{2} \cdot \frac{\Delta L}{L}$$

$$U_0 = -\frac{U}{2} \cdot \frac{\Delta L}{L}$$





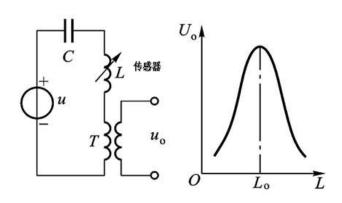
》 衔铁移动相同距离时,输出电压大小相等方向相反,相差 180°, 要判断衔铁方向就是判断信号相位, 可采用相敏检波 电路解决。该电路最大特点是输出阻抗较小, 其输出阻抗为

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}/2$$

S & W X ASSETT OF THE PARTY OF

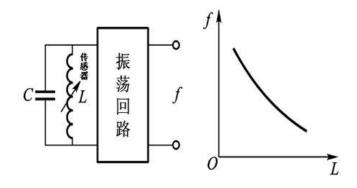
5.1.3 测量电路

- (3) 谐振式 (调幅、调频、调相)
 - > 调幅式电路



输出幅值随电感L变化, L_o 为谐振点的电感值;

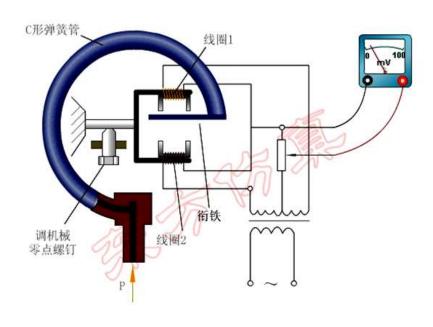
> 调频电路



电感L变化时谐振频率 f_0 变化, $f_0 = 1/(2\pi (LC)^{1/2})$ 线性范围小

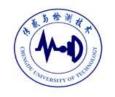
5.1.4 变磁阻式传感器的应用

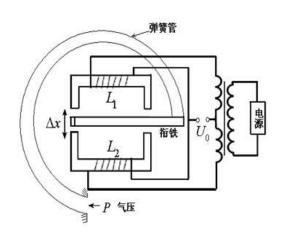
差动变隙式电感传感器压力测量原理



变隙式差动压力传感器的工作原理

东方仿真COPYRIGHT



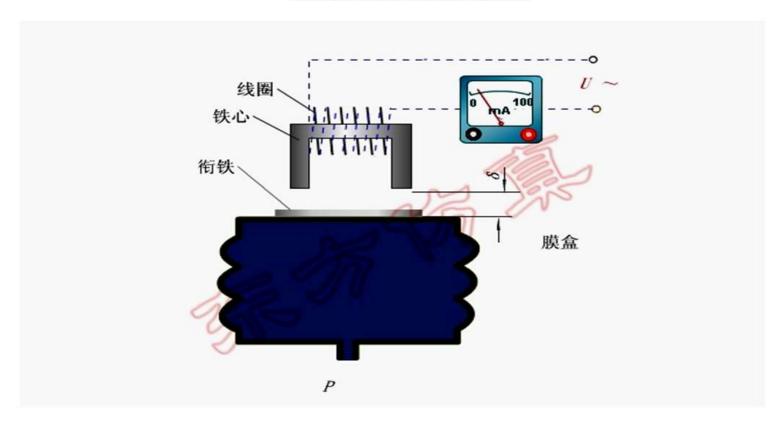


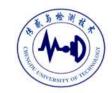
被测压力经过位移、电压两次转换输出

State of the state

5.1.4 变磁阻式传感器的应用

变隙式压力测量原理



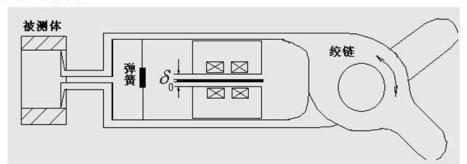


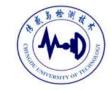
5.1.4 变磁阻式传感器的应用

- > 变隙式传感器灵敏度高;
- ▶ 缺点是非线性严重,自由行程小,工艺制作难。
- 游标卡尺分辨率为0.02mm; 千分尺分辨率为0.01mm。现代机械加工要求测量工具的分辨率高于公差的一个数量级(μm),传统工具无法实现,电感传感器的分辨率可达0.01μm,可优于要求公差。



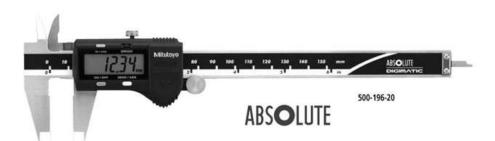






5.1.4 变磁阻式传感器的应用



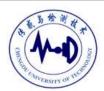






测量工具结构示意图





测量工具结构示意图

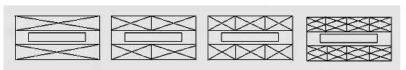


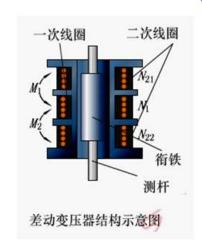






- 5.2 (互感式) 差动变压器式传感器
 - 5.2.1 工作原理
 - ❖ 把被测的非电量变化转换成为线圈互感量 的变化的传感器称为互感式传感器。
 - → 结构
 - 塑料骨架上绕制线圈,中间初级,两边次级,铁芯在骨架中间可上下移动;
 - 这种传感器根据变压器的基本原理制成, 并将次级线圈绕组用差动形式连接。
 - ▶ 差动变压器的结构形式较多,应用最多的 是螺线管式差动变压器(介绍三节式),可 测量1—100mm 范围内机械位移。







S & W # # 10 SOUTH STORY OF THE STORY OF THE

5.2.1 工作原理

- → 等效电路
- ▶ 初级线圈L₁,次级线圈L_{2a}、L_{2b}须反相连接,保证差动形式
- 如果线圈完全对称,并且衔铁处于中间位置时两线圈互感系数相等

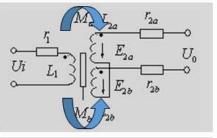
$$M_a = M_b$$

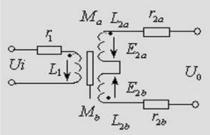
并且有两线圈电动势相等

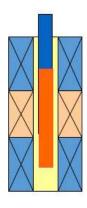
$$E_{2a} = E_{2b}$$

差动输出电压为零:

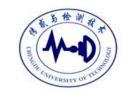
$$U_0 = E_{2a} - E_{2b} = 0$$







次级线圈同名端反向连接



5.2.1 工作原理

• 当衔铁上下移动时,输出电压大小、极性随衔铁位移变 化

若衔铁上移

$$E_{2a} > E_{2b}, M_a > M_b$$

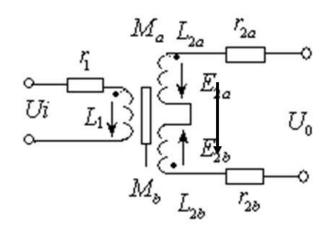
若衔铁下移
$$E_{2a} < E_{2b}, M_a < M_b$$

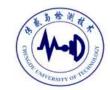
输出电压与输入同相位

输出电压与输入反相

$$U_0 = \frac{\omega (M_a - M_b)}{\sqrt{r_1^2 + (\omega L_1)^2}} U_i$$

差动变压器的输出电压大小和符号 反映了铁心位移的大小和方向。





- 5.2.2 基本特性
- ▶ 根据电磁感应定律,次级感应电动势与互感关系分别为:

$$E_{2a} = -j\omega M_a I_1 \qquad E_{2b} = -j\omega M_b I_1$$

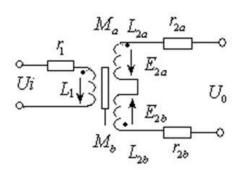
$$E_{2b} = -j\omega M_b I_1$$

输出电压 $U_0 = E_{2a} - E_{2b} = -j\omega(M_a - M_b)I_1$

次级开路时,初级电流 $I_1 = U_i/(r_1 + j\omega L_1)$ 代入上式

由此得到差动变压器输出电压有效值为:

$$U_0 = \frac{\omega (M_a - M_b)}{\sqrt{r_1^2 + (\omega L_1)^2}} U_i$$



差动变压器输出电压与互感的差值成正比。

5.2.2 基本特性

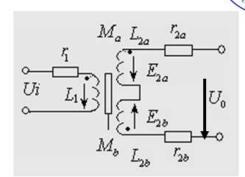
- 铁芯在中间位置时 $M_a = M_b, U_0 = 0$
- 铁芯向上移(右移)输出与E2a同极性;

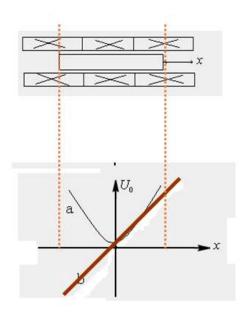
$$M_a > M_b, U_0 = \frac{2\omega U_i \Delta M}{\sqrt{r_1^2 + (\omega L_1)^2}}$$

• 铁芯向下移(左移)输出与E_{2b}同极性;

$$M_a < M_b, U_0 = -\frac{2\omega U_i \Delta M}{\sqrt{r_1^2 + (\omega L_1)^2}} \label{eq:mass}$$

差动变压器输出是被互感大小调制的交流电压,存在相位问题,有正负变化。







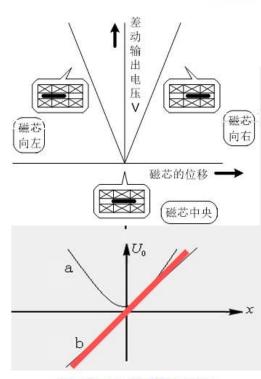
> 讨论

$$U_0 = \frac{\omega (M_a - M_b)}{\sqrt{r_1^2 + (\omega L_1)^2}} U_i$$

1. 差动变压器输出电压幅值取决于互感△M, 即 衔铁在线圈中移动的<u>距离</u>X,

 U_0 与 U_i 的相位决定衔铁的移动方向;

- 2. 输出电压的正、负(反相)结果,经相敏检 波后输出曲线反行程翻转为过零直线;
- 3. 输出电压 U_0 与激励电压 U_i 有关,应尽可能大; Uo与激励频率成正比,中频在400~ 1000 Hz:
- ▶ 差动变压器灵敏度可达 0.1~5 V/mm;
- 性能包括三个内容: 传感器类型、转换电路、电源。
- 出厂标定灵敏度规定: 电源电压1V, 衔铁位移1 µ m, 输出电压 U_o 的单位为m $V/um \cdot V$

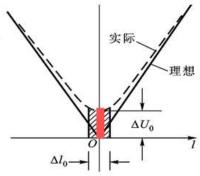


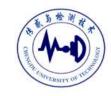
差动变压器输出 电压和位移的关系

S & W W A SOUTH OF THE STRY OF

5.2.3 零点残余电压

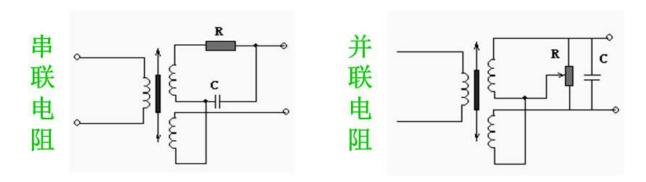
- 理论上讲,铁芯处于中间位置时输出电压应为零,而实际输出 U₀≠0,在零点上总有一个最小的输出电压,这个铁芯处于中间位置时最小不为零的电压称为零点残余电压。
- ▶ 产生零点残余电压的原因是:
 - 1. 由于两个次级线圈绕组电气参数(M互感; L电感; R内阻)不同,几何尺寸工艺上很难保证完全相同,
 - 2. 电源中高次谐波,线圈寄生电容的存在等,使实际的特性曲线总有最小输出。
- 零点残余电压主要成分是频率、幅度不同的基波、谐波、零点残余电压过大会使灵敏度下降,非线性误差增大,放大器末级饱和,因此是直接影响传感器质量的参数。
- 为减小零点残余电压的影响变压器工艺上采取措施,电路补偿等.





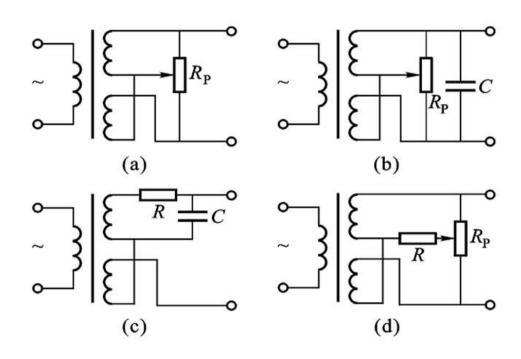
5.2.3 零点残余电压

- 为减小零点残余电压的影响,一般要用电路进行补偿,电路补偿的方法较多,可采用以下方法。
- 串联电阻:消除两次级绕组基波分量幅值上的差异;
- 并联电阻电容:消除基波分量相差,减小谐波分量;
- 加反馈支路: 初、次级间反馈,减小谐波分量;
- 相敏检波电路对零点残余误差有很好的抑制作用。
- 这些电路可单个使用也可综合使用,需要通过实验证实效果

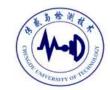


SE WERSTY ON THE BEST OF THE B

5.2.3 零点残余电压



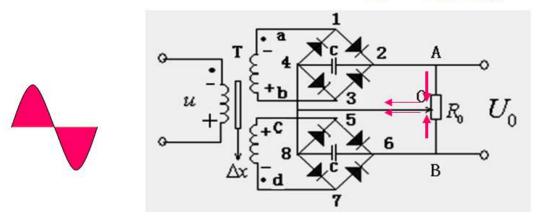
不同形式的零点残余电压补偿电路



5.2.4 测量电路

(1) 差动整流电路

- > 哪个部分是传感器?
- ➤ 二极管组成的是什么电路? 电阻R₀、电容C有什么作用?
- ▶ 已知初级信号为正弦波(上+下-),画出次级信号波形;
- ▶ 分析整流电路的输出电流电压的方向, (上半周下半周);
- \triangleright 如果铁芯上移,分析输出电压 $U_0 = U_{AO} U_{BO}$ 的极性。



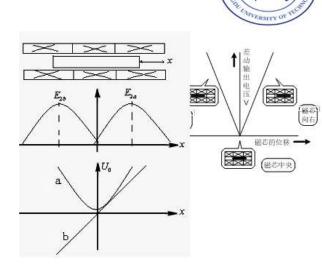
◎ 讨论差动整流电路 (请同学回答问题)

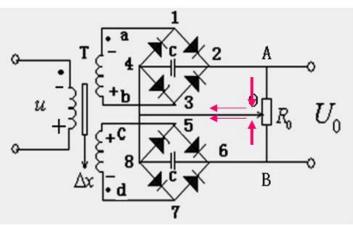
5.2.4 测量电路

(1) 差动整流电路

- 差动变压器输出交流信号,为正确反映位移大小和方向,常采用差动整流电路和相敏检波电路。
- ▶ 差动整流电路输入一交流
- ▶ 信号时,无论极性如何,整
- ▶ 流电路的输出电压始终为
- $U_0 = U_{AO} U_{BO}$
- ▶ 上绕组输出始终为 U₂₄
- ▶ 下绕组输出始终为 U₆₈
- \triangleright R_o 为调零电阻





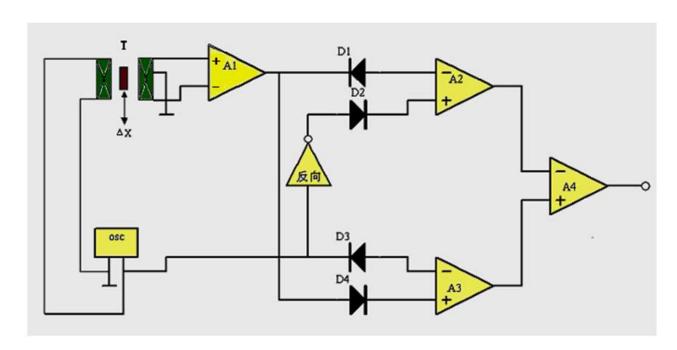


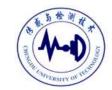
The A-D SOUTH

5.2.4 测量电路

(2) 集成相敏检波电路

差动变压器输出与差动放大器连接

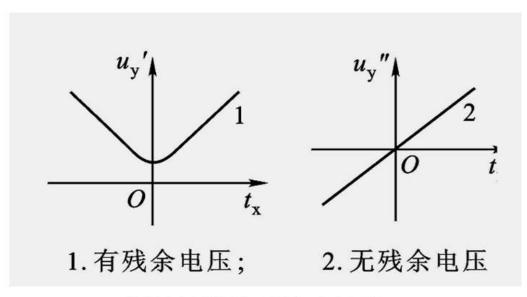




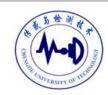
5.2.4 测量电路

(2) 集成相敏检波电路

输出正负电压的结果由相敏检波后反行程旋转由 ①→②,工作曲线为过零点的直线。



相敏检波前后输出特性



- 3. 电感测厚仪 (二极管相敏检波电路)
- $ightharpoonup L_1$ 、 L_2 传感器作两个桥臂; C_1 、 C_2 为另外两个桥臂; D_1 — D_4 组成相敏整流器;磁饱和变压器T提供桥压。
- 被测厚度正常时, $L_1 = L_2$, $U_c = U_d$, $I_M = 0$;
- 设厚度变化,T上移, $L_1 > L_2$, $Z_1 > Z_2$
- ✓正半周 (a+, b-) 时, D_I 、 D_4 导通, $I_I < I_4$; $\frac{900}{100}$
- ✓负半周 (a-, b+) 时, D_2 、 D_3 导通, $I_3 < I_2$;
- ✓无论极性如何始终有*Vd>Vc*, 电流方向↑
- 若T下移, $L_1 < L_2$, $Z_1 < Z_2$,Ud < Uc , 电流方向 \downarrow 。

