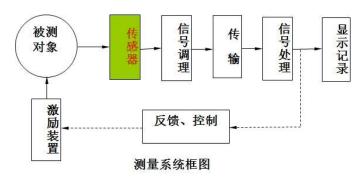
1. 画出传感器和典型测量系统的结构框图;

传感器框图:



典型测量系统的框图:



2. 简述灵敏度、分辨力与精度的差别:

传感器输出的变化量 y 与引起该变化量的输入变化量 x 之比即为其静态灵敏度,即 $k=\Delta y/\Delta x$

分辨力是指传感器能检测到的最小的输入增量。

精度是评价传感器静态性能的综合性指标,指传感器在满量程内任一点输出值相对 其理论值的可能偏离(逼近)程度。

3. 无失真测量的条件是什么?

传感器作为传递函数的幅度谱为常数,其相位为线性函数,即如下:

$$A(\omega) = A_0 = 常数$$

$$\varphi(\omega) = -\omega \tau_0$$

4. 金属式电阻应变片与半导体电阻应变各自特点?

金属应变片基于金属导体在外力作用下发生变形,导致电阻值发生变化,其特点是应变系数小,但测量范围较大,半导体应变片基于压阻效应,其应变系数(或灵敏系数)是金属应变片的数十倍至数百倍,因此其阈值更小,测量范围通常小于金属应变片,无横向效应,但温度稳定性差,输出大应变时非线性差。

5. 简述霍尔效应与磁阻效应

置于磁场中的通电半导体,在垂直于电场和磁场的方向产生电动势的现象称为霍尔效应。

某些材料的电阻值受磁场的影响而改变的现象称为磁电阻效应(MR),利用磁阻效应制成的元件称为磁敏电阻。磁阻效应可分为基于洛伦兹力的非磁性半导体的磁致电阻效应(对应为半导体磁敏电阻)和基于铁磁性材料的磁致电阻效应(对应电阻为金属薄膜磁敏电阻)

6. 解释光敏电阻的光谱效应

光谱特性表征光敏电阻对不同波长的光其灵敏度不同的性质。在选用光敏电阻时,应把光敏电阻的材料和光源结合起来考虑,才能获得满意的效果。

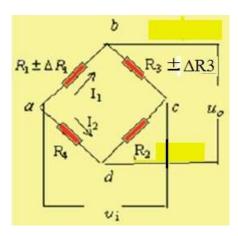
7. 如何组桥实现右图中弯矩应力的测量?

解:图中 R1 与 R3 受拉应力相同,弯矩应力相反,

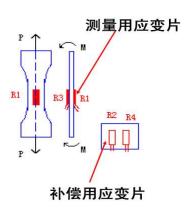
各应变片应变值为:

$$\begin{cases} \varepsilon_1 = \varepsilon_p + \varepsilon_M \;, \quad \varepsilon_2 = 0 \\ \varepsilon_3 = \varepsilon_p - \varepsilon_M \;, \quad \varepsilon_4 = 0 \end{cases}$$

如下图布桥:



$$U_0 = \frac{1}{4} U_I K (\varepsilon_1 + \varepsilon_2 - \varepsilon_3 - \varepsilon_4)$$
$$= \frac{1}{2} U_I K \varepsilon_M$$



- 8. 图中,设电阻应变片 R_1 的灵敏度系数 K=2.05,未受到应变时, $R_1=120\Omega$ 。当试件 受力 F 时,应变片承受平均应变 $\varepsilon=800\mu m/m$ 。试求:
 - (1) 应变片的电阻变化量 $\triangle R_1$ 和电阻相对变化量 $\triangle R_1/R_1$ 。
 - (2)将电阻应变片 R_1 置于单臂测量电桥,电桥电源电压为直流 3V,求电桥输出的电压及其非线性误差。
 - (3) 如果要减小非新性误差,应采取何种措施?

解: (1)
$$K = \frac{\Delta R / R}{\varepsilon}$$

所以:
$$\frac{\Delta R_1}{R_1} = k\varepsilon = 2.05 \times 800 \times 10^{-6} = 1.64 \times 10^{-3}$$

$$\Delta R_1 = 1.63 \times 10^{-3} \times 120 = 0.1968\Omega$$

(2)
$$U_o = E \cdot \frac{\frac{R_4}{R_3} \cdot \frac{\Delta R_1}{R_1}}{(1 + \frac{\Delta R_1}{R_1} + \frac{R_2}{R_2}) \cdot (1 + \frac{R_4}{R_3})} = E \cdot \frac{n}{(1+n)^2} \cdot \frac{\Delta R_1}{R_1}$$

$$rac{1}{2}$$
 n=1, Uo = 3×1.64×10⁻³× $rac{1}{4}$ = 1.23×10⁻³V

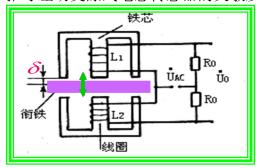
$$U_{o} = E \cdot \frac{n}{(1+n)^{2}} \cdot \frac{\Delta R_{1}}{R_{1}}, U_{o}' = E \cdot \frac{n \cdot \frac{\Delta R_{1}}{R_{1}}}{(1 + \frac{\Delta R_{1}}{R_{1}} + n) \cdot (1+n)}$$

所以非线性误差为:
$$\gamma_{\rm L} = \frac{{\rm U_{o}-U_{o}}^{'}}{{\rm U_{o}}} = \frac{\frac{\Delta {\rm R_{1}}}{{\rm R_{1}}}}{1+{\rm n}+\frac{\Delta {\rm R_{1}}}{{\rm R_{1}}}} = 0.08\%$$

- (3) 减小非线性误差的方法:
- ① 提高桥臂比: 非线性误差减小,由 $K = E \cdot \frac{n}{(1+n)^2}$ 知,电桥的电压灵敏度将降低,要使灵敏度不降低,必须相应地提高供电电压,电压的提高受到应变片允许功耗的限制。

② 采用差动电桥。

1、推导差动变隙式电感传感器的灵敏度与非线性误差,与单极式比较。



答:设两差动线圈初始气隙厚度均为 δ_0 ,初始电感均为 L_0 ,且

$$L_0 = \frac{W^2 \mu_0 A_0}{2\delta_0}$$

当衔铁向上移动 $\Delta\delta$ 时,则

$$L_1 = L_0 + \Delta L_1 = \frac{W^2 \mu_0 A_0}{2(\delta_0 - \Delta \delta)}, \quad L_2 = L_0 - \Delta L_2 = \frac{W^2 \mu_0 A_0}{2(\delta_0 + \Delta \delta)}$$

$$\therefore \Delta L = \Delta L_1 + \Delta L_2 = L_1 - L_2$$

$$= \frac{W^2 \mu_0 A_0}{2(\delta_0 - \Delta \delta)} - \frac{W^2 \mu_0 A_0}{2(\delta_0 + \Delta \delta)} = 2L_0 \frac{\Delta \delta}{\delta_0} \cdot \frac{1}{1 - (\frac{\Delta \delta}{\delta_0})^2}$$

当
$$\Delta \delta << \delta_0$$
时, $\Delta L \approx 2L_0 \frac{\Delta \delta}{\delta_0}$

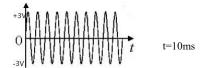
$$\therefore$$
灵敏度为: $K = \frac{\Delta L}{\Delta \delta} = 2\frac{L_0}{\delta_0}$

由此可见,与单极式相比,其灵敏度提高了一倍(单极式为 $K = \frac{\Delta L}{\Delta \delta} = \frac{L_0}{\delta_0}$)。

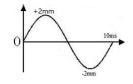
知识点: 变磁阻电感式传感器的工作原理

2. 某线性差动变压器(LVDT)用频率为 1kHz,峰-峰电压值为 6V 的电源激励,设磁芯(core)的运动为 100Hz 的正弦运动,其位移幅值为±2mm,已知传感器的灵敏度为 2V/mm,试画出激励电压、输入位移 和输出电压的波形,有哪几种 LVDT 的检测电路? LVDT 产生零点残余电压的原因是什么?

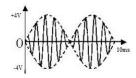
激励电压波形:



输入位移波形:



LVDT 的输出电压:



LVDT 的检测电路有差动整流、相敏检波及专用芯片等。

零点残余电压产生原因:主要是由传感器的两次级绕组的电气参数和几何尺寸不对称,以及磁性材料的非线性等引起的。

3. 何谓电涡流?电涡流传感器的原理是什么?被测材料的电阻率和磁导率对检测灵敏度的影响?贯穿深度是什么,有哪些影响因素?

答:电涡流效应指的是这样一种现象:根据法拉第电磁感应定律,块状金属导体置于变化的磁场中或在磁场中作切割磁力线运动时,通过导体的磁通将发生变化,产生感应电动势,该电动势在导体内产生电流,并形成闭合曲线,状似水中的涡流,通常称为电涡流。

电涡流传感器的基本原理: 当线圈通交变电流 i_1 引起交变磁场 H_1 ,进而在金属板中将产生感应电动势,在金属板中形成电涡流 i_2 ,产生二次感生磁场 H_2 , H_2 对线圈的反作用(减弱线圈原磁场),从而导致线圈的电感量 L、阻抗 Z 或品质因数 Q 发生变化。因此通过测量电感量 L、阻抗 Z 或品质因数 Q 的变化,就可以实现非电量如位移等参数的测量。

被测材料的电阻率越大,表面的电涡流越小,检测灵敏度越低,但贯穿深度越大;材料的磁导率越大,则聚磁效应显著,材料表面的电涡流会增大,因此检测灵敏度增大,但沿材料厚度方向泄露的磁通量相应减少,因此贯穿深度减小。

贯穿深度也称趋肤深度δ称为电涡流的轴向贯穿深度,它的数值与线圈的激励频率 f、金属导体材料的电磁性质 (电阻率 ρ 和磁导率 $\mu=\mu_r\mu_0$) 有关, $\delta=\sqrt{\frac{1}{\mu_r\,\mu_0\pi\,\sigma\,f}}=\sqrt{\frac{\rho}{\pi\,\mu\,f}}$ 。

- 1、试推导差动变极距型电容式传感器的灵敏度,并与单极式相比较。
- 答:设在初始状态下,动极板位于两块定极板中间位置,则:

$$d_1 = d_2 = d_0$$
, $C_1 = C_2 = C_0 = \frac{\varepsilon A}{d_0}$

当动极板受被测量作用,其位置发生改变,设动极板向上移动了 Δd ,则:

$$C_1 = C_0 + \Delta C_1 = \frac{\varepsilon A}{d_0 - \Delta d}$$
, $C_2 = C_0 - \Delta C_2 = \frac{\varepsilon A}{d_0 + \Delta d}$

$$\therefore \Delta C = \Delta C_1 + \Delta C_2 = C_1 - C_2$$

$$= \frac{\varepsilon A}{d_0 - \Delta d} - \frac{\varepsilon A}{d_0 + \Delta d} = 2C_0 \frac{\Delta d}{d_0} \cdot \frac{1}{1 - (\frac{\Delta d}{d_0})^2}$$

当 $\Delta d << d_0$ 时,即 $\Delta d / d_0 << 1$,则:

$$\Delta C \approx 2C_0 \frac{\Delta d}{d_0}$$

∴灵敏度为:
$$K = \frac{\Delta C}{\Delta d} = 2C_0 \frac{1}{d_0}$$

由此可见,与单极式相比,其灵敏度提高了一倍(单极式为 $K = \frac{\Delta C}{\Delta d} = \frac{C_0}{d_0}$)。

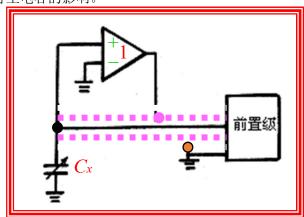
- 2、当差动式极距变化型的电容传感器动极板相对于定极板位移了 $\triangle d=0.75mm$ 时,若初始电容量 $C_1=C_2=80pF$,初始距离 d=4mm,试计算其非线性误差。若将差动电容改为单只平板电容,初始值不变,其非线性误差有多大?
- 解: 差动变极距型电容传感器非线性误差:

$$\delta = \left| \frac{\Delta d}{d_0} \right|^2 \times 100\% = \left(\frac{0.75}{4} \right)^2 \times 100\% = 3.5\%$$

单只平板电容,其非线性误差为:

$$S = \left| \frac{\Delta d}{d_0} \right| \times 100\% = \left| \frac{0.75}{4} \right| \times 100\% = 18.75\%$$

- 3. 为什么电容式传感器易受干扰?如何减小干扰?答:
- (1) 电容式传感器两极板之间的电容很小,电容初始值仅几十个 pf 至数百 pf,变化量更小,只有几个 pf 甚至更小。
- (2) 而传感器与电子仪器之间的连接电缆却具有很大的电容,如普通电缆 1 米的分布电容有 100pF。这不仅使传感器的电容相对变化大大降低,灵敏度也降低,更严重的是电缆本身放置的位置和形状不同,或因振动等原因,都会引起电缆本身电容的较大变化,使输出不真实,给测量带来误差。
- (3)解决的办法,一种方法是利用集成电路,使放大测量电路小型化,把它放在传感器内部,这样传输导线输出是直流电压信号,不受分布电容的影响;
- (4)另一种方法是采用驱动电缆技术,也成为等电位屏蔽技术,采用双屏蔽电缆连接电容式传感器与前置电路,借助一个严格的1:1 跟随器保持电缆的芯线与内层屏蔽之间的等电位,消除了芯线对内层屏蔽的容性漏电,从而消除了寄生电容的影响。



4. 画出两种电路图, 见 ppt

充放电电路中的特点是:不需载波,不需要附加相敏检波和整流电路;另外电容式传感器的两极板通常与固定电位相连,进行充放电动作,一般对分布电容 C_{S1} , C_{S2} 都不敏感。