●基本概念. **灵敏度** $S = \Delta v / \Delta x$, **分辨率=**能分辨的最小输入 二者都描述测量的灵敏程度,但关注重点不一样(模拟/数字). 多个仪表首尾串联, 其总灵敏度是各仪表灵敏度的乘积, 线性度:完全线性时应有灵敏度S = const

安全火花型防爆仪表: 两线制 $4\sim20$ mA DC 传输标准 准确度 δ : 测量准确值(测量平均值 A)偏离真值 A_0 的程度 精确(密)度σ:测量值的分散程度. <u>不确定度</u>:表示测量结果 的不可信程度(分散程度), <u>不反映</u>测量结果与真值接近的程度 用测量平均值的标准偏差来表示,或=标准偏差的倍数或置信

爱占许格/暑程许格: 索要对仪表的爱占调节和量程调节 精度等級: 0.5 级 = 基本误差不超过量程的 ±0.5% 最大误差不超过量程的 0.5%

绝对误差: 测量值-真值(有正负), 相对误差: 绝对误差/真值 误差=系统+随机. 设给定系统误差= $-\Delta$, 则测量值应补偿 Δ 关系: 测量值 M = A 测量平均值 $+ \delta$ 准确度 $\pm U$ 不确定度

准确度 $\delta = A - A_0$, 精确(密)度(标准差) $\sigma = \sqrt{\frac{1}{n} \sum_{i=1}^{n} M_i - A_0}$ 误差传递: $y=f(x_1,x_2,...,x_n)$, x_i 相互独立,标准偏差 σ_i

則 总标准差
$$\sigma_y = \sqrt{\sum_{i=1}^n \left(\frac{\partial f}{\partial x_i}\right)_0^2 \sigma_i^2}$$

不确定度: A 类 $U_A = \sqrt{\frac{1}{n(n-1)}\sum_{i=1}^n (M_i - A)}$ $A = \frac{1}{n}\sum_{i=1}^n M_i$ U_A 是測量結果平均值的标准偏差,有 n-1 个自由度. 另:具值 A_0 的无偏估计: A .

实验标准偏差的无偏估计 $\sqrt{\frac{1}{(n-1)}\sum_{i=1}^{n}(M_i-A)}$ 总体标准偏差(偏离真值的程度)= $\sqrt{\frac{1}{n}\sum_{i=1}^{n}(M_i-A_0)}$

B 类: 设测量结果<u>平均分布</u>在[$A-\delta,A+\delta$], 则 $U_B=\delta$ 相对不确定度: $U_r = U/A \times 100\%$ A 为真值.

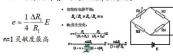
扩展不确定度 $U = zU_0$: 置信区间[A-U,A+U],或记 $A\pm U$ 给定置信概率 $\phi(z)$, 查表得置信系数 z, 置信水平= $1-\phi(z)$ U_0 为 A 类或 B 类标准不确定度.

概率 報度 近()			0.3177		0.2426	0.0584	0.054	0.0044	0.00
置信 概率 セロ	0.000	0.3829	0.5000	0.5751	0.6827	0.9500	0.9545	0.9973	1.0000

) 位移测量. 金属应变片: <u>泊松比</u>ν≈0.3~0.5, <u>应变量</u>ε=Δ/

应变系数
$$K = \frac{\Delta R}{R} / \frac{\Delta l}{l} = 1 + 2v + \frac{\Delta \rho}{\rho} / \varepsilon$$
 , 一般 ≈ 2. 应变片桥路连接方法:

■ 1片 R1 单臂: 非线性误差,电源,温度



• 周步积分: 输入 $x(t) = A\sin(2\pi f_s t + \theta_s) + B\sin(2\pi f_n t + \theta_n)$

其中前半部分 f_s 为信号频率,后半部分 f_n 为噪声频率. 同步积分 $y(t) = \frac{1}{T} \int_{t-T}^{t} x(\tau) \sin(2\pi f_z \tau) d\tau$,注意频率为 f_z

结果 $y(t) \approx \frac{A}{2} \cos \theta$ 。为直流信号,x(t) 中只有<u>同频同相</u>保留

@輸出直流成分、与发光信号同频率同相成分的大小成比例。

- 主动改变角→调出最大输出→求 A. (微弱信号检测)

2.光电耦合器(透射型/反射型)+光电码盘: 输出脉冲信号

二进制编码/循环编码(每次只改变一位)

增量码盘 -> (单相)转速; (ABZ 三相)转速,转角,转向

(相位差测量)

- SH- SH- DM

sin(uss+) Timing Gen.

- A 不变 → 求相角 θ.

[例]: N个信号进行 ←

1 惠心转读测量仪: 机械方式

3.**光纤陀螺(Sagnac** 效应):

- 绝对码盘 -> 转速 转角 转向

>w= 0: 顺时针 = 逆时针环路

干涉条纹的光强不变化.

干涉条纹的光强不变化. >w>0:设为[顺时针旋转],则 ccw -CCW 逆时针:路径变短(速度变快)

到达光电传感器的两束光的相位差φs 满足.

相位测量精确度需要达到这一微小相位

 $\phi_{S} = N2\pi \frac{c}{\lambda} (t_{CW} - t_{CCW}) = \frac{2\pi n^{2} LD}{c^{\lambda}} \omega$

 $t_{ccw} = \frac{\pi D - \frac{D}{2} \omega t_{ccw}}{c/n} = \frac{\pi D}{c/n + \omega D/2}$

-CW 顺时针: 路径变长(速度变慢), 折射率n, 砸数N $t_{cw} = \frac{\pi D + \frac{D}{2}\omega t_{cw}}{c/n} = \frac{\pi D}{c/n - \omega D/2}$

同步加算, 其信噪

比 SN 变为原来的

 (\sqrt{N})

●速度測量:

■ 2片 R1(上)R2(下)半桥:线性,温度补偿,灵敏*2 $e \approx \frac{1}{2} \frac{\Delta R_1}{R_1} E$ FK

4片 R14(上)R23(下)全桥: 线性, 温度补偿, 灵敏*4 $e \approx \frac{\Delta R_1}{R} E$ ÷ T R.

差动检测结构: 消除共模干扰, 降低漂移, 提高灵敏度 [例]:比较变极距电容式位移传感器和具有差动结构的电容 位移传感器的测量输入输出特性,简述差动结构具有哪些优 势:①变极距电容式位移传感器:电容极距与电容大小成反比,

双曲线关系: ②差动电容位移传感器: 差动电容与位移在零点 近旁呈线性关系;③差动结构明显改善了线性灵敏度,另外因 静电力、温度变化、电源变化等环境条件引起的误差也因差动 结构的抵消作用而大幅减少; ④差动结构具有对于环境参数的 对称结构,同时具有对于被测参数的反对称结构;⑤差动结构 的作用是提高线性灵敏度,消除共模干扰,降低漂移等。(分 举: 变极距式 变面积式 变电介质式)

[例]: 证明差动电容位移传感器的线性度和灵敏度>变极距式 差約: $\frac{C_2}{C} = \frac{d_0 + \Delta d}{d_0 - \Delta d}, \frac{\Delta C}{d} = 2\frac{\Delta d}{d_0} [1 + (\frac{\Delta d}{d_0})^2 + ()^4 + ..]$ 準电容: $\frac{\Delta C}{C} = -\frac{\Delta d}{d} (1 - \frac{\Delta d}{d} + (\frac{\Delta d}{d})^2 - (\frac{\Delta d}{d})^3 + .)$ 分析阶次

[例]: 同心圓筒型电容器: 位移測量: $C = \frac{c}{\log(D/d)}$ 物位测量: $C = \frac{\varepsilon_2 h + \varepsilon_1 (H - h)}{\Gamma}$ $\log(D/d)$

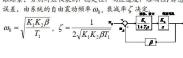
自患式位移传感器: 电感 $L \approx \frac{N^2 \mu_0 S}{2 J}$, μ_0 气隙导磁率很小 ää

自感式差动位移传感器: $(1)\frac{\Delta L}{L_0} \approx 2\frac{\Delta d}{d_0}$, $(2)2\frac{R\Delta\theta}{d_0}$ 差动变压器 LVDT: 互感式位移传感器

优势:无机械磨损;分辨率无限小;铁心移动超出量程也无损坏;只对轴向敏感,对径向不敏感;铁心和线框之间可以是 高压高温液体; 电磁感应不受环境湿度和污染物的影响 (电容对介质敏感, 光电传感器对灰尘敏感.)

偏位式检测: 通过偏移零点的大小反应被测量的大小. 零位式检测: 具有自平衡结构, 通过使纠正偏移所付出的代 价反应被测量的大小. [例]: 力矩平衡式重量传感器用(电流)参数表示被测重量

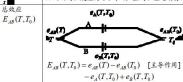
电位平衡式温度传感器用(电机角度)参数表示被测温度 [例]: 电位平衡式温度传感器的性能要求是: 不超调, 响应快, 跟踪紧。分别对应仪表的:稳定性,响应速度,准确性/静态



➢温标: 三要素:定义固定点,内插公式,内插仪器 摄氏经验温标t_c:冰点 0°C,沸点 100°C (t_f = 1.8t_c + 32)

(定义固定点 17个, 内插公式, 内插仪器)

接触式测温: (传导换热、对流换热)



影响. $E_{AR}(T_1,T_3) = E_{AR}(T_1,T_2) + E_{AR}(T_2,T_3)$ ▶参比端恒温法

增加匝数N和直径D都可以提高灵敏度 4.基于脉冲飞越时间(FlightTime)的速度测量: V = -时间差的测量:差小,不容易分辨,

频率计数: 周期性, 累积计数 需要高频时钟

5. 相关法与相关函数: 一/两个随机过程在相隔 T的两不同时 刻取值相关程度[自:信号或噪声的周期性/互:移动速度检测] ightarrow 互相关函数: $R_{xy}(au) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^{T} x(t) y(t+ au) dt$

(均值 $\bar{x} = E(x(t))$,均方值 $\psi^2 = E(x^2(t))$,方差 $\sigma^2 = \psi^2 - \bar{x}^2$) ▶自相关性质: 偶函数, 最大值 max[R_{xx}] = R_{xx}(0) = ψ²

最小值 $\min[R_{xx}] = R_{xx}(\infty) = \overline{x}^2$,周期 T信号的自相关=T

■温度測量:衛量冷热程度(宏观).分子平均动能大小(微观).

<u>华式经验温标</u>t_f:冰点 32°F,沸点 212 °F 中间180等分 **国际温标 ITS-90**: T(T∞):1K=水三相点温度 1/273.16

国际摄氏温度: †(†90): † = T − 273.15 单位°C (水的三相点[固、液、气三相共存]=0.01°C / 611.73Pa)

■膨胀式温度计: 双金属温度计 玻璃液体温度计

■热电偶: 两种不同导体(半导体)连接成闭合回路时,若

两个结点温度不同,则回路中将产生热电势。

热电偶 - 热	endo $(Seebeck)$, T 为国际温标 (K) ????还是 C
特点	结构简单、廉价、测温范围宽、性能稳定、输
	出为电信号 (易于处理和远传)、有足够精度
接触电势	导体 A、B 结点在温度 T 时形成的接触电动势
	$e_{AB}(t) = \frac{kT}{e} \ln \frac{N_{AT}}{N_{BT}}$, $e = 1.6 \times 10^{-19} C$
1	波尔兹曼 $k = 1.38 \times 10^{-23} J/K$. 电子密度 N
温差电势	导体 A 两端温度为 T,To 时形成的温差电动势
7.]	$e_{\scriptscriptstyle A}(T,T_{\scriptscriptstyle 0})=\int_{T_{\scriptscriptstyle 0}}^{T}\sigma_{\scriptscriptstyle A}dT$, 汤姆逊系数 $\sigma_{\scriptscriptstyle A}$:导体
Τ Τ	A 两端的温度差为1℃时所产生的温差电动势.
总效应	$\sigma_{\Lambda}(T,T_{\bullet})$
$E_{AB}(T,T_0)$	A
	·AR(T)
	B 63(T,T ₂)
	$E_{AB}(T,T_0) = e_{AB}(T) - e_{AB}(T_0)$ [主导作用]
	$-e_{A}(T,T_{0})+e_{B}(T,T_{0})$
实用定律	▶同一种均质导体组成闭合回路不产生热电势
	▶热电势 <u>产生条件</u> :两不同金属,两接点温度不同
	24 4 40 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1

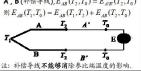
热电势大小和电极粗细、长短无关。
 中间导体定则:接入中间导体后,只要中间导体两端温度相同,对热电偶回路总热电势没有

 参比域恒温法

 (冰点槽)

 参比域恒为 0 ℃
 温度补偿 参比端温度测量计算

> 测量参比端温度 To 补偿 $E_{AB}(T,0)=E_{AB}(T,T_0)+E_{AB}(T_0,0)$. 补偿导线: 引入与材料 A,B 同样特性的材料 A', B'(补偿导线), $E_{AB}(T_2, T_0) = E_{A'B'}(T_2, T_0)$



加速度检测: 质量块 m 弹簧 k 阻尼 c 外壳支点振动 x=Asinwt 开环: 牛顿 $m \frac{d^2(y+x)}{dt^2} = -c \frac{dy}{dt} - ky$, 固有频率 $\omega_n = \sqrt{k/m}$

[弹簧测力-偏位式]衰减比 $\zeta=c/(2m\omega_n)$ 一般为 0.4~0.8.

解表明力・構造人[素 政氏
$$\xi = c(2ma_n) - \# \eta$$
 (A-0.8.
結论: $y = \frac{A(\omega/\alpha_n)^2}{\sqrt{(1-\frac{\omega^2}{\alpha_n^2})^2 + (2\xi\frac{\omega}{\alpha_n^2})^2}} \sin(\omega - \phi) \cdot \tan\phi = \frac{2\xi}{1-\frac{\omega^2}{\alpha_n^2}}$
 $\omega > \omega_n$ 时, $y = -A\sin\omega \cdot t$,表点位移检测

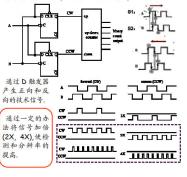
 $\omega << \omega_n$ 时, $y = A(\omega/\omega_n)^2 \sin \omega \cdot t$, 支点 <u>加速度</u>检测 $\omega \approx \omega_n$ 时,支点速度检测.

闭环伺服[零位式]: 固有频率 $\omega_n = \sqrt{(S+k)/m}$, $S = S_d S_z S_f$ 輸出灵敏度: $S_{U_0}=rac{U_O}{\ddot{x}}=-rac{mR}{S_f} imes [rac{1}{1+k/S}]$, 其中[]可忽略

[例]: 叉指式硅微加速度传感器: 采用闭环反馈力平衡技术; 1.保持板板在中间位置平衡.2.消除横梁非线性和老化的影响 [例]: 加速度检测的基础是(位移)检测。加速度检测系统是 (质量,弹簧,阻尼)的二阶系统。当(被测频率ω)远小于(固 有震动频率 ω_n)的条件下,二阶系统的位移相当于加速度。 [例]: 用固有频率为 2000Hz, 衰减比为 0.5 的加速度检测仪, 分别检测 1200Hz 的振动加速度和 400Hz 的振动加速度, 比 较两种情况下加速度检测的系统误差的大小。 ????

光纤位移检测: 选择两个线形区域测量. 光栅标尺位移传感器: 栅距 P 一定, 小至徽米级

输出信号为平滑的三角波,上下栅格相位差 1/4 栅距 鉴相判断移动方向, 正向和反向分别计数, 正反向译码电路



莫尔条纹标尺: 两光栅成微小角度 θ 条纹间距 W ≈P/θ 放大

[例]:相对 G1(水平), G2 右倾斜 O:若 G1 向右水平移动,则条纹向上移动 激光扫描与 CCD 异同: 都适用于软质材料,高温物体等外径的 检测.区别:激光扫描测长只有一个光电元件,需要机械式扫描

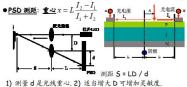
投影光线:CCD 图像扫描测长是扫描光电阵列元件的信号输出 [例]: 反射式光纤位移传感器的位移特性由上升下降两段组成 单调性变化,为什么: 过近时反射光被阻挡,过远时强度低.

[例]: 光栅标尺由栅距同为 P的(主尺)和(副尺光栅)构成. 光电传感器检测透过两窗口的光强,理想输出波形是(三角)波形。A相和B相传感器空间相距(1/4)个栅距,输出信号 相差 $(\pi/2)$ rad. (四分之一周期)

[例]: 车床上的活动部件来回不确定地滑动,为检测部件绝对 置,需要同时检测(移动大小)和(方向)

[例]: 利用 D 触发器和 A、B 相传感器脉冲输出,设计鉴向电 - 路, 并绘制鉴向时序图。为得到栅距 1/2 倍和 1/4 倍的测量 分辨率, 应如何设计电路. (利用 A,B 波型的相位差, 器件方法 多可将分辨率提高 4 倍)

[例]: 设动态磁栅标尺的磁极距离为 0.2mm, 磁标尺总长为 3m, 位移測量的标准测量不确定度为 0.002mm。问传感器输 出电压的分辨率至少应为多少 Vpp, 才能达到 0.002mm 的测 量不确定度 (Vpp/50)



3) 抗干扰的措施: ①提高 SN(信噪)比: 放大信号(利用红外 LED 增加发光强度),抑制噪声(远离或不正对干扰光). ②调制 发光, 同步积分解调 外加干扰, 观察输出是否改变 可判断器件是否有抗扰装置,

[例]: <u>两线制接线分析</u>. (PPT_Temp-P69)

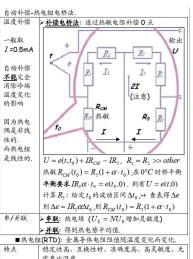
已知: 上半桥 $R_3=R_4=350\Omega$, 下半桥 $(m补偿)R_1=371\Omega$

解: 1>. 当室温为25°C时. 輸出 V_o 的零点($R_2=350\Omega$)

 $R_2 + 2r_0$

引线 $25^{\circ}C$ 时 $R_{lead}=r_0=10.5\Omega$,变化 $\Delta r=lpha imes r_0\Delta T$

电源 E=10V , 热电阻变化范围 $R_2=350\sim353.5\Omega$





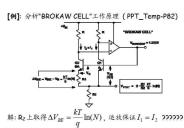
度慢; 3.自热问题:热电阻测量需外加电源, 电流流过热电阻使其发热从而改变阻值 接线方式

> 2 线制: 受引线电阻影响严重 O Land **** ▶ 3 线制:基本可以消除引线电阻影响 The Way 可以完全消除引线电阻影响 > 4 线制:

10

 $V_{OZ} = E \left[\frac{R_2 + 2r_0}{R_2 + 2r_0 + R_3} - \frac{R_1}{R_1 + R_4} \right]_{R_2 = 350}$ 同理輸出 V_o 的最大值 $V_{OM}(R_2=353.5)=23.45$ mV 2>.当室温为 $35^{\circ}C$ 时, $R_{lead}=r_0+\Delta r=10.904\Omega$,则 零点漂移 V_{oz} '= 5.44mV,最值漂移 V_{oM} '= 28.83mV则<u>零点漂移比</u> $\eta_Z = (V_{0Z}' - V_{0Z})/V_{OM} = 23\%$ 量程漂移比 $\eta_{\scriptscriptstyle M} = [(V_{\scriptscriptstyle OM}' - V_{\scriptscriptstyle 0Z}') - V_{\scriptscriptstyle OM}]/V_{\scriptscriptstyle OM} = -0.26\%$ [例]: <u>三线制接线分析</u>. (PPT_Temp-P72) 4_\I=0 解: 輸出公式改变: $V_O(R_2) = E \left(\frac{R_2 + r_0}{R_2 + 2r_0 + R_3} - \frac{r_0}{R_1 + R_4} \right)$ ■热敏电阻(Thermistor): 金属氧化物或半导体材料制成 廉价、高灵敏度、阻值高 $(k\Omega to 100 k\Omega)$, 可忽略 引线电阻带来的影响)、响应速度快(小物理尺 寸)、与温度呈非线性关系。 測温原理 $R = R_0 e^{\beta(\frac{1}{T} - \frac{1}{T_0})}$ 负温度系数<0 ■集成温度传感器 的正向压降 V_{BE} 随温度T升高而降低.

利用半导体器件温度特性,晶体管基极-发射极 $V_{BE} = V_0 - \frac{kT}{L} \ln \frac{A}{L}$ a 多个时推导?????? 当多个并联时,有 $\Delta V_{\rm BE} = V_{\rm BE} - V_{N} = \frac{kT}{L} \ln N$



▶非接触式测温: (辐射换热)

②黑体: 自然界中所有物体对辐射都有吸收、透射或反射的能力,如果某一物体在任何温度下,均能全部吸收辐射到它上面 的任何辐射能量,则称此物体为绝对黑体,

@绝对黑体在任何温度下都能全部吸收辐射到其表面的全部 辐射能: 同时它在任何一个温度上向外辐射的辐射出射度(简 称辐出度)亦最大; 其它物体的辐出度总小于绝对黑体

 $@全輻射系数 \epsilon(T)$: 在温度 T 下某一物体在全波长范围的积 分辐射出射度 M(T)与绝对黑体在全波长范围的积分幅射出射

@光谱(单色)辐射度 $\varepsilon(\lambda,T)$: 在温度 Γ 和某个波长 Λ 下物体 在此波长的<u>光谱幅射出射度</u>与<u>黑体在此波长的光谱幅射出射</u>

@幅射系数 ε : ε + β + γ = 1, 反射系数 β , 透射系数 γ . @普朗克定律: 黑体的单色辐射强度与波长及温度的关系. $E_{o\lambda} = \frac{c_1}{c_1}$, 单位 $(W \cdot m^{-2} \cdot \mu m^{-1})$, c_1 , c_2 为常数.

维恩(长波长) $E_{o\lambda} \approx \frac{c_1}{\lambda^5} \frac{1}{e^{c_1/\lambda_1}}$, 瑞利金斯(短) $E_{o\lambda} \approx \frac{c_1 T}{c_2 \lambda}$

②黑体的全辐射定律: $E_o = \int_0^\infty E_{o\lambda} d\lambda = \sigma T^4$, $(W \cdot m^{-2})$ ②对于一般物体:(ε 灰度) 有 $E_i = \varepsilon_i E_{oi}$, 全辐射 $E = \varepsilon E_o$

②表观温度: 辐射测温仪表在使用前都用黑体炉(模拟黑体) 来进行标定,其示值按黑体温度进行刻度。而实际使用时被测物体通常均不为黑体,仪表显示的温度称为表观温度,应根据 被测物体的黑度系数将其转化为实际温度.

■光学高温计(维恩): $\frac{1}{T_L} - \frac{1}{T} = \frac{\lambda}{c_2} \ln \frac{1}{\varepsilon_{\lambda}}$

 $\frac{\ln \frac{\varepsilon(\lambda_1, T)}{\varepsilon(\lambda_2, T)}}{\varepsilon(\lambda_2, T)}$ ■比色温度计: T_R 物体比色温度. $\frac{1}{T}$

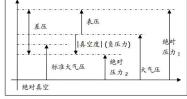
■辐射温度计 $(E = \varepsilon \sigma T^4)$: T_p 表观温度,则 $T = T_p \sqrt[4]{\frac{1}{\varepsilon}}$ [例]: 用全辐射法测量某金属温度, 在假设其全辐射系数为

0.82 的条件下得知被测温度为 1050°C, 现由其他方法得知其 真实全辐射系数为 0.75,求其真实温度 $(E = \varepsilon \sigma T^4, 1352 \, ^{\circ}C)$ [例]: 已知日地平均距离为 1.5×108km,太阳常数(指平均日地 距离时, 地球表面垂直于太阳辐射的单位表面积上所接受的太 阳辐射能)为 1353W/m2,太阳半径为 6.96 ×108 m,求太 阳表面温度。(Answer: 5770°K) ????

●流量测量方法: 体积流量/质量流量

●压力 p 测量: 压力单位换算表 Pa bar kgfcm⁻² atm mmH₂O mmHg 1 10⁻⁵ 10⁻⁵ 10⁻⁵ 0.102 0.0075 0.0075 10⁵ 0.97 10.2 1.02 750 0.97 10.00 760 0.074

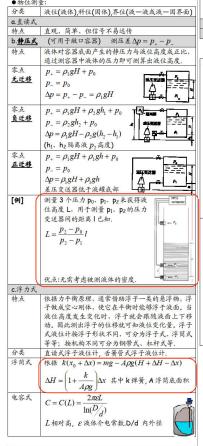
@压力表示方法: 表压力: 压力测量仪表中的敏感元件通常处 于大气中,所测压力为绝对压力与大气压的差,称为表压. <u>真空度</u>: 当绝对压力小于大气压时,表压为负值,其绝 对值为真空度. 标准大气压: 把 0°C 时, 水银比重 13.5951 克/厘米 3, 重力加速度 980.665 厘米/秒 2,北纬 45 度海 面的大气压定义为1个标准大气压.绝对压力:被测介质作用 于容器表面积的全部压力,以绝对真空作为基准所表示的压力



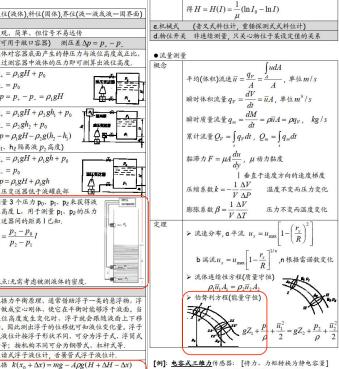
@压力》	
	式压力计 ρ_x 为被测气体密度. ρ_0 为便准液密度.
特点	被测压力和一定高度的液体产生的重力相平衡,简单、直观、价格低廉、信号不易远传.
U型管	$\rho_x < \rho_0$, $\Delta p = \rho_0 g h$
斜管	$\rho_x < \rho_0$, θ 固定, $\Delta p = \rho_0 g h = \rho_0 g L \sin \theta$
a2.活塞	式压力计
特点	基于重力平衡原理,被测压力与活塞及活塞上承载 的砝码重量相平衡,精度高、常用于压力表校验
b.机械2	力平衡法如力平衡式差压变送器.
特点	将被测压力转化为一个集中力,然后用外力与之平 衡,通过测量平衡时的外力从而测得被测压力。

c.弹性2	力平衡法
特点	被测压力使得弹性元件产生形变,弹性形变产生的 弹性力与被测压力平衡,通过测量弹性元件弹性形 变的大小从而测得被测压力。在实际中使用最广泛
弹性 元件	弹簧管("C"型单圈式,盘式,螺旋式) - 测表压力 波纹管,平膜片,波纹膜片,膜盒.
d.物性法	±
特点	采用压电、压阻、光纤等传感器,将被测压力转换 为其他物理量来测量.
分类	应变式, 压阻式, 电容式, 电感式, 压电式

指示值与实际流量值之间存在差别, 必须对流量指

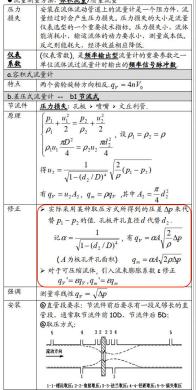


d.波动式	(超声式, 雷达式, 核辐射式)
超声式	气界式:安装方便,但信号衰减较大.
	液界式: 信号衰减小, 但需要安装在容器底部.
	$L=0.5c\Delta t$, c 为声速
雷达式	发射波和回波之间产生一个相位差,相位差通过傅
	立叶形成一个频谱,频谱与距离呈一个线性的关系
辐射式	入射强度 I_0 , 出射 $I = I_0 e^{-\mu H}$, μ 为吸收系数
	, , , , , , , , , , , , , , , , , , , ,



Fx:(C2-C1), Fy:(C4-C3), Fz:(C1+C2+C3+C4) C3 C1 电容-》时钟芯片-》脉冲 電-> RC 电路-> 电压

[例]: 书上的三线制



-- b2. V-Cone 流量计 差压信号稳定,管道内不容易堵塞 由于应用中出现事故, 现较少使用

由通用公式 $q_v = \alpha A \sqrt{\frac{2}{\rho} \Delta p}$, α 流量系数

且 $\Delta pA_f = V_f(\rho_f - \rho)g$, (下标f表浮子)

A 浮子 (转子) 与锥形管间的环形流淌而积

转子流量计是一种非通用性仪表,出厂时其刻度在

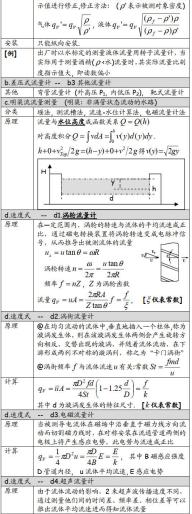
工业标准状态下<u>以空气/水标定</u>流量的仪表. 实际使用时若被测介质不是水或空气,则流量计的

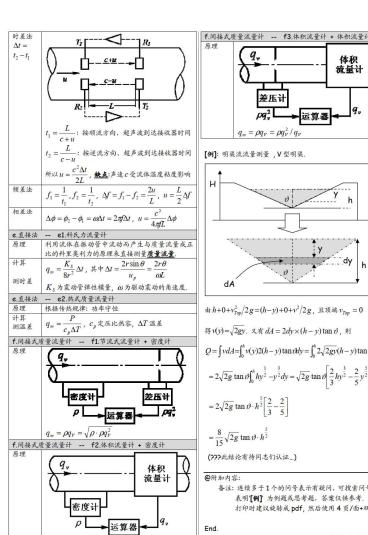
 $= lpha A \sqrt{rac{2gV_f(
ho_f -
ho)}{
ho A_f}}$, $(A_f$ 浮子截面积)

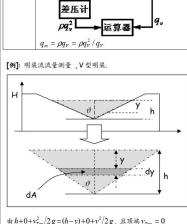
-- b3. 转子流量计

b.差压式

b.差压式







流量计

由 $h+0+v_{Top}^2/2g=(h-y)+0+v^2/2g$, 且顶端 $v_{Top}=0$ 得 $v(y) = \sqrt{2gy}$. 又有 $dA = 2dy \times (h - y) \tan \vartheta$,则 $Q = \int v dA = \int_0^h v(y) 2(h-y) \tan v dy = \int_0^h 2\sqrt{2gy}(h-y) \tan v dy$ $=2\sqrt{2g}\tan\theta\int_0^h hy^{\frac{1}{2}} - y^{\frac{3}{2}}dy = \sqrt{2g}\tan\theta\left[\frac{2}{3}hy^{\frac{3}{2}} - \frac{2}{5}y^{\frac{5}{2}}\right]^h$ $=2\sqrt{2g}\tan\vartheta\cdot h^{\frac{2}{2}}\left[\frac{2}{3}-\frac{2}{5}\right]$ $= \frac{8}{15} \sqrt{2g} \tan \vartheta \cdot h^{\frac{3}{2}}$ (???此结论有待同志们认证...)

备注: 连续多于1个的问号表示有疑问, 可搜索问号定位 表明"[例]" 为例题或思考题,答案仅供参考. 打印时建议旋转成 pdf, 然后使用 4 页/面+双面.

Made by RealZYC 2009-6-16