4-20mA 电流信号转成 0-5V 或 0-10V 电压信号

#### 解决方法:

1.采用专用的电流转电压芯片,或者隔离放大器(要求精度高,抗干扰时)

如: MAXIM MAX472

深圳顺源公司的ISO系列产品 http://www.sun-yuan.com/

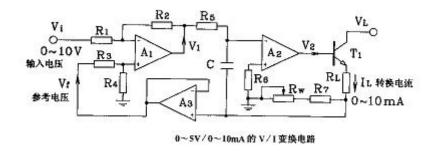
2.自己搭建电路,节省成本,但不推荐直接串联精密电阻的方式

用运放搭建电路就非常好

给个地址: http://www.dzjs.net/html/zonghejishu/2007/0925/2621.html

# 1、 0-5V/0-10mA 的 V/I 变换电路

图 1 是由运放和阻容等元件组成的 V/I 变换电路, 能将 0—5V 的直流电压信号线性地转换成 0—10mA 的电流信号, A1 是比较器. A3 是电压跟随器,构成负反馈回路,输入电压 Vi 与反馈电压 Vf 比较,在比较器 A1 的输出端得到输出电压 VL, V1 控制运放 A1 的输出电压 V2,从而改变晶体管 T1 的输出电流 IL 而输出电流 IL 又影响反馈电压 Vf,达到跟踪输入电压 Vi 的目的。输出电流 IL 的大小可通过下式计算: IL=Vf/(Rw+R7),由于负反馈的作用使 Vi=Vf,因此 IL=Vi/(Rw+R7),当 Rw+R7 取值为  $500\,\Omega$  时,可实现 0-5V/0-10mA 的 V/I 转换,如果所选用器件的性能参数比较稳定,运故 A1、A2 的放大倍数较大,那么这种电路的转换精度,一般能够达到较高的要求。



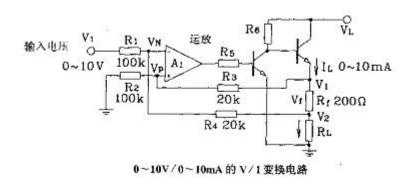
## 2、 0-10V/0-10mA 的 V/I 变换电路

图 2 中 Vf 是输出电流 IL 流过电阻 Rf 产生的反馈电压,即 V1 与 V2 两点之间的电压差,此信号经电阻 R3、R4 加到运放 A1 的两个输入端 Vp 与 Vn,反馈电压 Vf=V1-V2,对于运放 A1,有 VN=Vp; Vp=V1/(R2+R3)×R2, VN=V2+(Vi-V2)×R4/(R1+R4),所以 V1/(R2+R3)×R2=V2+(Vi-V2)×R4/(R1+R4),依据 Vf=V1-V2 及上式可推导出:

$$\frac{V_1 R_2}{R_2 + R_3} = \frac{V_1 R_1}{R_1 + R_4} + \frac{V_1 R_4 - V_1 R_1}{R_1 + R_4}$$

若式中 R1=R2=100k Ω, R1=R4=20k Ω, 则有: Vf×R1=Vi×R4,

得出: Vf=R4/R1×Vi=1/5Vi, 如果忽略流过反馈回路 R3、R4 的电流,则有: IL=Vf/Rf=Vi/5Rf,由此可以看出. 当运放的开环增益足够大时,输出电流 IL 与输入电压 Vi 满足线性关系,而且关系式中只与反馈电阻 Rf 的阻值有关. 显然,当 Rf=200  $\Omega$  时,此电路能实现 0-10v/0-10mA 的 V/I 变换。



# 3、 1-5V/4-20mA 的 V/I 变换电路

在图 3 中. 输入电压 Vi 是叠加在基准电压 VB(VB=10V)上,从运放 A1 的反向输入 VN 端输入的,晶

体管 T1、T2 组成复合管,作为射极跟踪器,起到降低 T1 基极电流的作用(即忽略反馈电流 I2),使得  $IL \approx I1$ ,而运放 A1 满足  $VN \approx Vp$ ,如果电路图中 R1 = R2 = R, R4 = R5 = kR,则有如下表达式:

$$V_N = V_P = V_B + \frac{24 - V_B}{R_2 + R_4} \times R_2 = \frac{24 + kV_B}{1 + k}$$

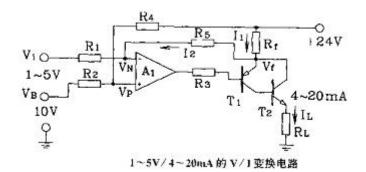
反馈电流 
$$I_2 = \frac{V_N - V_i - V_B}{R_i} = \frac{V_f - V_N}{R_5}$$

电流 
$$I_i = \frac{24 - V_f}{R_i}$$
 ③

由式①②③可推出:

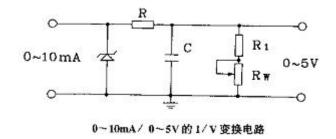
$$I_1 = \frac{kV_1}{R_1}$$
,  $I_2 = \frac{24 - V_R - (1 + k)V_1}{(1 + k)R}$ .

若 Rf = 62. 5  $\Omega$ , k=0. 25, Vi=1-5V,则 I1=4-20mA,而实际变换电流 IL 比 I1 小,相差 I2 (IL=I1-I2), I2 是一个随输入电压 Vi 变化的变量,输入电压最小时 (Vi=1V),误差最大,在实际应用中,为了使误差降到最小,一般 R1,R2,Rf 的阻值分别选取 40. 25k  $\Omega$ , 40k  $\Omega$ , 62. 5  $\Omega$ 。



## 4、 0-10mA/0-5V 的 I/V 变换电路

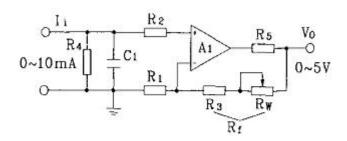
在实际应用中,对于不存在共模干扰的电流输入信号,可以直接利用一个精密的线绕电阻,实现电流/电压的变换,如图 4,若精密电阻 R1+Rw=500  $\Omega$ ,可实现 0-10mA/0-5V 的 I/V 变换,若精密电阻 R1+Rw=250  $\Omega$ ,可实现 4-20mA/1-5V 的 I/V 变换。图中 R, C 组成低通滤波器,抑制高频干扰,Rw 用于调整输出的电压范围,电流输入端加一稳压二极管。



对于存在共模干扰的电流输入信号,可采用隔离变压器耦合方式,实现 0-10mA/0-5V 的 I/V 变换,一般变压器输出端的负载能力较低,在实际应用中还应在输出端接一个电压跟随器作为缓冲器,以提高驱动能力。

### 5、 由运放组成的 0-10mA/0-5V 的 I/V 变换电路

在图 5 中,运放 A1 的放大倍数为 A=(R1+Rf)/R1,若  $R1=100k\Omega$ ,  $Rf=150k\Omega$ ,则 A=2.5; 若  $R4=200\Omega$ ,对于 0-10mA 的电流输入信号,将在 R4上产生 0-2V 的电压信号,由 A=2.5 可知, 0-10mA 的输入电流对应 0-5V 的输出电压信号。



0~10mA/0~5V的I/V变换电路

图中电流输入信号 Ii 是从运放 A1 的同相输入端输入的,因此要求选用具有较高共模抑制比的运算放大器,例如, OP-07、OP-27等。

# 6、 4-20mA/0-5V 的 I/V 变换电路

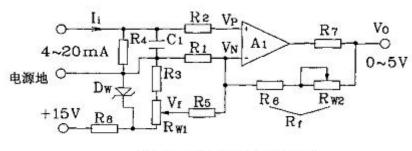
经对图 6 电路分析,可知流过反馈电阻 Rf 的电流为(Vo-VN)/Rf 与 VN/R1+(VN-Vf)/R5 相等,由此,可推出输出电压 Vo 的表达式:

 $Vo=(1+Rf/R1+Rf/R5)\times VN-(R4/R5)\times Vf$ 。由于  $VN\approx Vp=Ii\times R4$ ,上式中的 VN 即可用  $Ii\times R4$  替换, 若  $R4=200\,\Omega$ ,  $R1=18k\,\Omega$ ,  $Rf=7.14k\,\Omega$ ,  $R5=43k\,\Omega$ , 并调整  $Vf\approx 7.53V$ ,输出电压 Vo 的表达式

#### 可写成如下的形式:

$$V_0 = I_1 \times (1 + \frac{7.14}{18} + \frac{7.14}{43} \times 0.2 - 7.53 \times \frac{7.14}{43} = I_1 \times 0.313 - 1.250$$

当输入4-20mA 电流信号时,对应输出0-5V的电压信号。



4~20mA/0~5V的I/V变换电路

#### -----

#### 原则

- 1、电流信号转成电压信号,或电压信号转成电流信号,实质就是信号传输中的阻抗变换问题;
- 2、信号传输阻抗匹配,就是满足信号源输出最大信号能量的条件;
- 3、信号传输阻抗匹配,就是信号传输能流最大、衰减最小、畅通无阻、失真变形最小;
- 4、电流信号转成电压信号,就是低阻抗传输转换为高阻抗传输;
- 5、这种阻抗变换,一定要通过阻抗变换设备、阻抗变换电路来实现;
- 6、常用阻抗变换的设备有阻抗变换变压器,例如音响系统的输入输出变压器;
- 7、常用阻抗变换电路,如射极输出电路,在模拟电子电路中经常用作输出级、输入级、中间转换级等;
- 8、超高频闭路电视系统,信号分流用的三通、四通分配器,就是信号匹配阻抗转换器,通过它实现闭路电视系统的阻抗匹配,否则信号将受阻传不出去,或信号失真变形;
- 9、4-20mA 电流信号转成 0-5V 或 0-10V 电压信号,用什么样的阻抗变换电路、设备,关键看信号的性质,是高频还是低频,是交流还是直流;

10、这种在电流信号回路中串入电阻的方法,是错误的,不可取的,是不懂信号传输匹配意义的 做法;