东北大学 2006 年攻读硕士学位研究生试题 ——自动控制原理(答案)

一、(20分)

解:(1)由电路相关定律列拉普拉斯方程如下

$$\begin{cases} U_0(s) = U_c(s) + Ls \frac{U_c}{R_2} \\ U_r(s) = U_0(s) + R_1 I(s) \\ I = CsU_0(s) + \frac{U_c}{R_2} \end{cases}$$

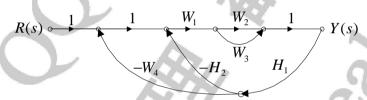
消掉中间变量 $U_0(s)$ 与I(s)得

$$\left(\frac{R_1CL}{R_2}s^2 + \frac{L + R_1R_2}{R_2}s + \frac{R_1 + R_2}{R_2}\right)U_c(s) = U_r(s)$$

两边取拉普拉斯反变换得

$$\frac{R_1 CL}{R_2} \frac{d^2 u_c}{dt^2} + \frac{L + R_1 R_2}{R_2} \frac{du_c}{dt} + \frac{R_1 + R_2}{R_2} u_c = u_r$$

(2) 画信号流图如图所示



前向通路有: $T_1 = W_1W_2$, $T_2 = W_1W_3$, $T_3 = H_2W_1W_2W_4$, $T_4 = H_2W_1W_3W_4$

回路有: $L_{\rm l}=-W_{\rm l}W_{\rm 2}H_{\rm l}H_{\rm 2}$, $L_{\rm 2}=-W_{\rm l}W_{\rm 3}H_{\rm l}H_{\rm 2}$

所有回路均相接触,则 $\Delta=1+W_1W_2H_1H_2+W_1W_3H_1H_2$, $\Delta_1=\Delta_2=\Delta_3=\Delta_4=1$ 则系统给出 Y(s) 对输入信号 R(s) 的传递函数为

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{W_1W_2 + W_1W_3 + H_2W_1W_2W_4 + H_2W_1W_3W_4}{1 + WW_1H_1 + WW_2H_1H_2}$$

二、(20分)

解:易知系统闭环特征方程为

$$s^3 + as^2 + (2 + K)s + K + 1 = 0$$

由于在 $\omega_n = 2 \, rad/s$ 时产生振荡,所以s = j2 是特征方程的根,带入上式得

$$j8-4a+j(K+2)2+K+1=0 \Longrightarrow \begin{cases} (K+2)2-8=0 \\ K+1-4a=0 \end{cases} \Longrightarrow \begin{cases} K=2 \\ a=0.75 \end{cases}$$

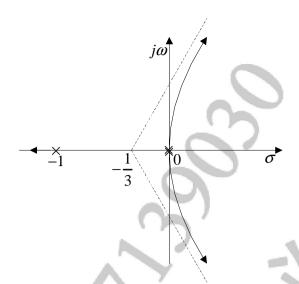
三、(20分)

解:由系统的开环传递函数 $W_k(s) = \frac{K}{s^2(s+1)}$ 知

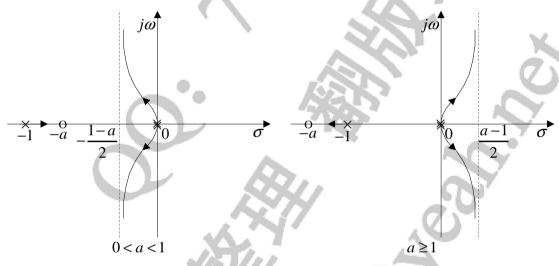
开环极点: $-p_{1,2}=0$, $-p_3=-1$; 实轴上的根轨迹: $(-\infty,-1]$

渐近线: $\varphi_a = \frac{2k+1}{3}\pi = \pm \frac{\pi}{3}, \pi$, $\sigma_a = -\frac{1}{3}$

绘制根轨迹草图如下



增加开环零点-a后的根轨迹如图所示



显然当0 < a < 1时能使系统恒稳定, $a \ge 1$ 时系统恒不稳定

四、(20分)

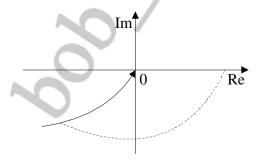
解:由开环对数幅频特性,可设

$$W_k(s) = \frac{K(Ts+1)}{s^2}$$

则有 $L(1)=40=20\lg K\Rightarrow K=100$,又有 $L(1)-0=40\lg \omega_c=40\Rightarrow \omega_c=10$,则 $\gamma(\omega_c)=\arctan 10T$,当 $\gamma(\omega_c)=45^\circ$ 时, T=0.1。 所以开环传递函数为

$$W_k(s) = \frac{100(0.1s+1)}{s^2}$$

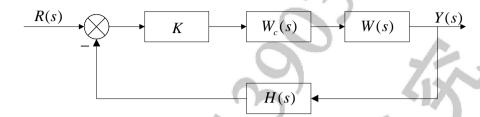
开环幅相频率特性如图



五、(20分)

解:PID 串联校正器的传递函数为 $W_c(s)=K_1+\frac{K_2}{s}+K_3s$,属于滞后-超前校正;PI 串联校正器的传递函数为 $W_c(s)=K_1+\frac{K_2}{s}$,属于滞后校正。

六、(30分)



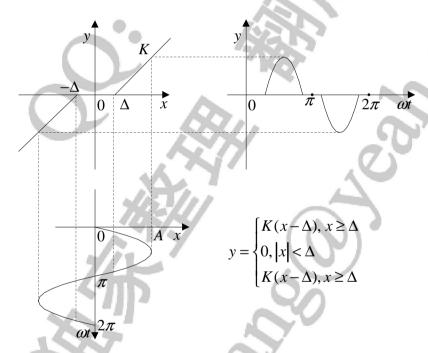
放大环节:K,将偏差信号放大,处理为可参与的电压或其他量;

校正环节: $W_{s}(s)$,改善被控制量的稳态和暂态性能;

被控对象:要进行控制的设备或过程;

检测装置: H(s), 检测被控制量,一般要求检测装置的测量精度高,反应灵敏。

死区特性及其在正弦函数输入时的输出波形:



由于y 为奇对称函数,则 $C_1 = 0$, $\varphi_1 = 0$,且

$$B_{1} = \frac{4}{\pi} \int_{0}^{\frac{\pi}{2}} y(t) \sin \omega t d(\omega t) = \frac{4}{\pi} \int_{0}^{\frac{\pi}{2}} KA \sin^{2} \omega t d(\omega t) = \frac{2KA}{\pi} \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{\Delta}{A} + \frac{\Delta}{A} \sqrt{1 - \left(\frac{\Delta}{A}\right)^{2}} \right)$$

则描述函数为

$$N(A) = \frac{B_1}{A} = \frac{2K}{\pi} \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{\Delta}{A} + \frac{\Delta}{A} \sqrt{1 - \left(\frac{\Delta}{A}\right)^2} \right)$$

七、(20分)

解:(1)设 $Z[x_r(k)] = X_r(z) = \frac{z}{z-a}$, $Z[x_c(k)] = X_c(z)$, 则 $Z[x_c(k+1)] = zX_c(z) - zX_c(0) = zX_c(z)$

对 $x_{c}(k+1)-bx_{c}(k)=x_{c}(k)$ 两边取Z变换,得

$$(z-b)X_c(z) = X_r(z) \Rightarrow X_c(z) = \frac{1}{z-b}X_r(z) = \frac{z}{(z-b)(z-a)}$$

则 $X_c(z)z^{k-1}$ 在 z=a 处的留数为 $\operatorname{Res}\left[\frac{z}{(z-b)(z-a)}\right]_{z=a}=\frac{a^k}{a-b}$, $X_c(z)z^{k-1}$ 在 z=b 处的留数为

$$\operatorname{Res}\left[\frac{z}{(z-b)(z-a)}\right]_{z=b} = \frac{b^k}{b-a}.$$

所以
$$x_c(k) = \frac{a^k}{a-b} + \frac{b^k}{b-a} = a^{k-1} + ba^{k-2} + L + b^{k-2}a + b^{k-1}$$

(2) 极点在 Z平面上的不同位置时的输出响应图

