

2003 年自动控制原理答案

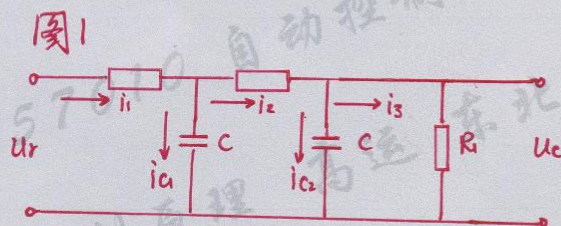
一

增大比例系数可以提高系统的快速度,减少闭环的稳态误差,降低系统的稳定性,加入滞后校正环节后,就是加入负相移和负幅值的斜率,与加大开环放大系数,减少稳态误差和稳定精度,同时中频段的斜率不变,所以,稳定性不变。

二

$$U_r = iR + \left(\frac{C du_c}{dt} + \frac{U_c}{R_1} \right) R + U_c$$

$$U_r = R^2 C^2 \frac{d^2 U_c}{dt^2} + (3RC + \frac{R^2}{R_1} C) \frac{dU_c}{dt} + (1 + \frac{2R}{R_1}) U_c$$

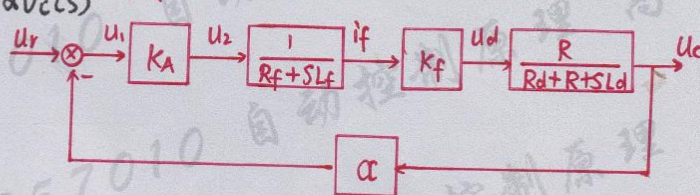


三

对系统列出拉氏变换后方程为

$$\begin{cases} U_1(s) = U_r(s) - \frac{U_c(s)}{R} \cdot \alpha R = U_r(s) - \alpha U_c(s) \\ U_2(s) = K U_1(s) \\ \frac{U_2(s)}{R_f + sL_f} = I_f(s) \\ I_f(s) K_f = U_d(s) \\ U_d(s) \frac{R}{R + R_d + sL_d} = U_c(s) \end{cases}$$

图2



$$\frac{U_c(s)}{U_r(s)} = \frac{K_A \frac{1}{R_f + sL_f} \cdot K_f \cdot \frac{R}{R + R_d + sL_d}}{1 + \alpha K_A K_f \frac{1}{R_f + sL_f} \cdot \frac{R}{R + R_d + sL_d}} = \frac{K_A K_f R}{(R_f + sL_f)(R_d + R + sL_d) + \alpha K_A K_f R}$$

四

$$W_B(s) = \frac{\frac{K}{s^2}}{1 + \frac{K}{s^2} (1 + K_n s)} = \frac{K}{s^2 + K K_n s + K}$$

由题意得 $s^2 + K K_n s + K = (s + 1 + j\sqrt{3})(s + 1 - j\sqrt{3}) = s^2 + 2s + 4$ 故 $K = 4, K_n = \frac{1}{2}$ 。

$$\text{以 } K_n = \frac{1}{2}, K \text{ 为参量, } W_k(s) = \frac{K(1 + 0.5s)}{s^2} = \frac{2(s + 2)}{s^2}$$

绘制根迹如图3示。

当 $K_n = 0$ 时(即无负反馈的情况)的根迹如图4示。

$$W_{k0}(s) = \frac{K}{s^2}$$

可见加入微分负反馈后,使根迹向左偏移,系统由临界稳定变为稳定($K > 0$),即稳定性增强。

图3

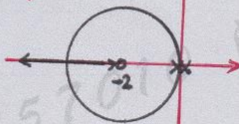
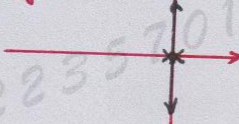


图4



五

法一

$$E(s) = X_r(s) - X_c(s) = \frac{X_r(s)}{1 + W_k(s)} = \frac{1}{1 + W_k(s)} \cdot \frac{1}{s}$$

由已知 $e(t) = 1.2e^{-10t} - 0.2e^{-60t}$ 得

$$E(s) = \frac{1.2}{s+10} - \frac{0.2}{s+60} = \frac{s+70}{s^2+70s+600}$$

故有

$$W_k(s) = \frac{600}{s^2+70s} = \frac{\omega_n^2}{s^2+2\zeta\omega_n s} \quad \text{得 } \zeta=1.43, \omega_n=24.5$$

法二

由典型系统的暂态特性可知, 当 $\zeta > 1$ 时系统的特征根为 $-(\zeta \pm \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n$

误差时间函数 $e(t) = x_r(t) - x_c(t)$ 对应本题 $X_c(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)}$

所以 $X_c(t) = 1 - \frac{1}{12\sqrt{\zeta^2 - 1}} \left(\frac{1}{\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}} e^{-(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t} - \frac{1}{\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}} e^{-(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t} \right)$

且 $x_c(t) = 1$ 所以 $e(t) = 1 - x_c(t) = 1.2e^{-10t} - 0.2e^{-60t}$ 比较指数项系数得

$$(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n = 10$$

$$(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n = 60$$

解得 $\zeta=1.43, \omega_n=24.5$. 得 $W_k(s) = \frac{600}{s^2+70s}$.

系统的闭环传递函数 $W_B(s) = \frac{W_k(s)}{1 + W_k(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} = \frac{600}{s^2 + 70s + 600}$

六

由图得 $W_B(s) = \frac{W_g(s)(1+W_c(s))}{1+W_g(s)}$, 等效为没有前馈的单位反馈系统后,

应用 $W_B(s) = \frac{W_k(s)}{1+W_k(s)}$.

$$\text{即 } W_k(s) = \frac{W_B(s)}{1-W_B(s)} = \frac{W_g(s)(1+W_c(s))}{1-W_g(s)W_c(s)} = \frac{10as^2+10bs+10}{0.02s^3+(0.3-10a)s^2+(1-10b)s}$$

系统 II 型时还有 $\begin{cases} 0.3-10a > 0 \\ 1-10b = 0 \end{cases}$ 解得 $a < 0.03, b = 0.1$.

按输入补偿的复合校正, 不影响闭环的特征方程, 所以不会影响系统的稳定性.

七

$$W(s) = \frac{1}{1+Ts}$$

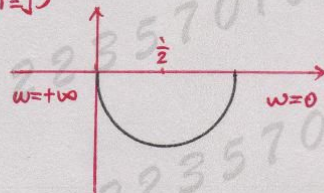
$$W(j\omega) = \frac{1}{1+Tj\omega} = \frac{1-Tj\omega}{1+T^2\omega^2} = \frac{1}{1+T^2\omega^2} - j \frac{T\omega}{1+T^2\omega^2}$$

$$\begin{cases} P(\omega) = \frac{1}{1+T^2\omega^2} & \omega \rightarrow 0^+, P(\omega) = 1, Q(\omega) = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} Q(\omega) = \frac{-T\omega}{1+T^2\omega^2} & \omega \rightarrow \infty, P(\omega) = 0, Q(\omega) = 0 \end{cases}$$

$$P^2 + Q^2 = \frac{1}{1+T^2\omega^2} \quad \text{即 } P^2 - P + Q^2 = 0, (P - \frac{1}{2})^2 + Q^2 = (\frac{1}{2})^2 \quad \text{即证毕.}$$

图5



八

由图 $W_1=0.1$, $W_2=+1, -2, -1, -2$ 得 $W_k(s) = \frac{K(10s+1)}{s^2(s+1)}$ 。

当 ω 由 $0.1 \rightarrow 1$ 变化 $\frac{1}{0.1}=10$ 倍频, $L(\omega)$ 斜率 -1 , 即 $L(0.1)=20$ 。

$20=20\lg K - 20\lg 0.1^2$ 得 $K=0.1$ 。

所以, $W_k(s) = \frac{0.1(10s+1)}{s^2(s+1)}$ 。

九

$$G_k(z) = Z\left[\frac{K(1-e^{-s})}{s^2(s+1)}\right] = K(1-z^{-1})Z\left[\frac{1}{s^2} - \frac{1}{s} + \frac{1}{s+1}\right] = K \frac{[T-1+e^{-T}]z^{-1} + (1-e^{-T}-Te^{-T})z^{-2}}{(1-z^{-1})(1-e^{-T}z^{-1})}$$

因为 $K=10$, $T=1s$ 。故,

$$G_k(z) = \frac{3.68z^{-1} + 2.64z^{-2}}{1 - 3.68z^{-1} + 0.368z^{-2}}, \quad G_B(z) = \frac{3.68z^{-1} + 2.64z^{-2}}{1 + 2.312z^{-1} + 3.008z^{-2}}。$$

特征方程为 $z^2 + 2.312z + 3.008 = 0$,

$$z_{1,2} = \frac{-2.312 \pm \sqrt{2.3^2 - 4 \times 3.008}}{2}, \quad |z| > 1, \text{ 两个根在单位圆外, 系统不稳定。}$$

$$K \text{ 为变量时, } G_k(z) = \frac{K(3.68z^{-1} + 2.64z^{-2})}{1 - 3.68z^{-1} + 0.368z^{-2}}。$$

特征方程为 $z^2 + (0.368K - 1.368)z + 0.264K + 0.368 = 0$,

$$z_{1,2} = \frac{1.368 - 0.368K \pm \sqrt{(0.368K - 1.368)^2 - 4 \times (0.264K + 0.368)}}{2}, \text{ 根据系统稳定}$$

条件知, 当 $|z_{1,2}|=1$ 时系统处于临界稳定状态。

$\Delta = b^2 - 4ac > 0$ 时, $z=1, K=0$ (舍); $z=-1, K=21.5$ 。

$$\Delta = b^2 - 4ac < 0 \text{ 时, } z_{1,2} = 0.684 - 0.184K \pm j \frac{\sqrt{4 \times (0.264K + 0.368) - (0.368K - 1.368)^2}}{2},$$

$|z|=1, K=2.4$ 。综合, 临界放大系数 $K=2.4$ 或 $K=21.5$ 。

十

