自动控制原理答案十七

一、解
$$G(s) = \frac{K^*}{(s-1)(s+3+j)(s+3-j)}$$

渐近线

$$\begin{cases} \sigma_a = (1-3-3)/3 = -\frac{5}{3} \\ \varphi_a = (2k+1)\pi/3 = \pm 60^{\circ}, 180^{\circ} \end{cases}$$

分离点

$$\frac{1}{d-1} + \frac{1}{d+3+1} + \frac{1}{d+3-1} = 0$$

整理得

$$3d^2 + 10d + 4 = 0$$

解出

$$\begin{cases} d_2 = -0.464 & 8 \\ d_1 = -2.868 & 5 \end{cases}$$

相应的 K^* 值

$$\begin{cases} K_{d1} = |d_1 - 1| |d_1 + 3 + j| |d_1 + 3 - j| = 4.023 \\ K_{d2} = |d_2 - 1| |d_2 + 3 + j| |d_2 + 3 - j| = 10 \text{ BS} \end{cases}$$

与虚轴交点

$$D(s) = s^2 + 5s^2 + 4s + K^* - 10$$

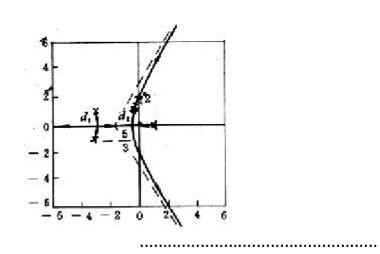
令

$$\begin{cases}
\operatorname{Im}[D(j\omega)] = -\omega^{3} + 4\omega = 0 \\
\operatorname{Re}[D(j\omega)] = -5\omega^{2} + K^{*} - 10 = 0
\end{cases}$$

解得

$$\begin{cases} \omega_1 = 0 \\ K_1^* = 10 \end{cases} \begin{cases} \omega_2 = \pm 2 \\ K_2^* = 30 \end{cases}$$

画出根轨迹如图



由根轨迹可确定是系统稳定的 K* 取值范围是

二、 解 为满足条件(1)、 ε 取 0. 7。由二阶系统典型响应曲线可以查到 ω_{*} , = 2. 2。 为满足条件(2), $\frac{2.2}{\omega_{*}} \le 0.15$ s,因此 $\omega_{*} \ge 14.7$,取 $\omega_{*} = 17$ 。

对于 $\xi = 0.7$, $\omega_s = 17$ 的二阶系统, 方程 $s^2 + 2\xi\omega_s s + \omega_s^2 = 0$ 的根是 $s_{1,z} = -12 \pm j12$, 这就是希望主导极点的位置。 4分 在 s 平面上, 未校正系统在 s_1 点的相角 $\angle G(s_1) = -245^\circ$, 须加 65° 的超前校正。校正环节 $C_{s_1}(s) = \frac{s+2}{s+25}$ 正好可以满足要求。 3分

加超前校正后

$$G(s)G_{c_1}(s) = \frac{K}{(s+14)(s+20)(s+25)}$$

$$K = 3 \ 100$$

 $K_{*} = \frac{3\ 100}{14 \times 20 \times 25} = 0.444$

可以算出在邓点

低于要求的指数,故再选迟后校正

$$G_{\epsilon_3}(s) = \frac{s+1}{s+0.075}$$

使总的校正环节

$$G_s(s) = \frac{(s+8)(s+1)}{(s+25)(s+0.075)}$$

校正后总的开环传递函数为

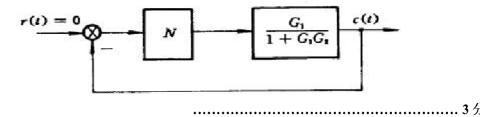
$$G(s)G_s(s) = \frac{3\ 100(s+1)}{(s+0.075)(s+14)(s+20)(s+25)}$$

 Ξ 、 M (1) G_1 与 G_2 是小回路的负反馈,则

$$G=\frac{G_1}{1+G_1G_2}$$

......4分

从而得典型结构,见图



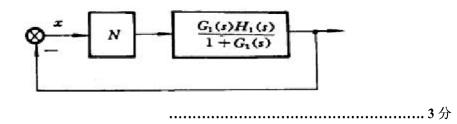
(2) 在图 先将主反馈回路与 G1 连结构成闭环,得到

$$G' = \frac{G_1}{1 + G_1}$$

G 再与 H_1 串联得

$$G = G'H = \frac{H_1G_1}{1 + G_1}$$

最终得典型结构



四、解(1)

$$G(s) = \frac{54\left(\frac{1}{3}s + 1\right)^{s}}{s(s+1)(\frac{1}{2}s + 1)(\frac{1}{100}s + 1)(\frac{1}{200}s + 1)}$$

其开环对数幅频特性

$$L(\omega) = \begin{cases} 20 \lg \frac{54}{\omega} & \omega < 1 \\ 20 \lg \frac{54}{\omega^{2}} & 1 \leq \omega < 2 \\ 20 \lg \frac{108}{\omega^{3}} & 2 \leq \omega < 3 \\ 20 \lg \frac{12}{\omega} & 3 \leq \omega < 100 \\ 20 \lg \frac{1}{\omega^{2}} & 100 \leq \omega < 200 \\ 20 \lg \frac{240}{\omega^{2}} & \omega \geqslant 200 \end{cases}$$

从中解得

$$\varphi(\omega) = -90^{\circ} + 2 \arctan \frac{\omega}{3} - \arctan \frac{\omega}{2} - \arctan \frac{\omega}{100} - \arctan \frac{\omega}{200}$$
$$\varphi(\omega_c) = -114.12^{\circ}$$

$$\gamma = 180^{\circ} + \varphi(\omega_c) = 65.88^{\circ}$$

由于 7 > 0, 故系统稳定。

(2) 加有 e⁻™ 延迟环节后

$$|e^{-j\omega \tau}| = 1$$
 $\angle e^{-j\omega \tau} = -57.3\tau\omega$

可见加入延迟环节后,系统幅频特性不变,相频特性滞后,故若要系统稳定,则

57.
$$3\tau\omega_r < 65.88^\circ$$

$$\tau < \frac{65.88}{57.3 \times 12} = 0.095.8$$

......6分

(3) 由于

$$G(s) = \frac{54\left(\frac{1}{3}s + 1\right)^2}{s(s - 1)(\frac{1}{2}s + 1)(\frac{1}{100}s + 1)(\frac{1}{200}s + 1)}$$

为 1 型系统,所以

当输入为1(t)时,

当输入为1时,

$$e_a = \frac{1}{54}$$

当输出为 t² 时。

$$e_n = \infty$$

......6分

五、

解 由系统结构图直接可得, 当 R(s)=0, N(s)=1/s 时

$$C(z) = \frac{Z[N(s) \cdot \frac{1}{s+1}]}{1 + Z[e^{-\tau_1}]Z[\frac{1-e^{-\tau_1}}{s} \cdot \frac{1}{s+1}]} = \frac{Z[\frac{1}{s(s+1)}]}{1 + z^{-1}(1-z^{-1})Z[\frac{1}{s(s+1)}]} = \frac{(1-e^{-T})z^3}{z^4 - (1+e^{-T})z^3 + z^2 + (e^{-T}-1)z} = \frac{0.181z^3}{z^4 - 1.819z^3 + z^2 - 0.181z}$$

用幂级数法将 C(z) 展成下式

$$C(z) = 0.181z^{-1} + 0.329z^{-2} + \cdots$$

$$c^*(t) = 0.181\delta(t - T) + 0.329\delta(t - 2T) + \cdots$$

六 解 (1) 系统闭环传递函数

$$\phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{2}{s^2 + 3s + 2}$$
4 \(\frac{1}{2}\)

对应系统微分方程

$$c(t) + 3c(t) + 2c(t) = 2r(t)$$

进行拉氏变换

$$C(s) = \frac{-s^2 - 3s + 2}{s(s+1)(s+2)}$$

故 $c(t) = 1 - 4e^{-t} + 2e^{-2t}$

......6分

(2) 系统误差传递函数

$$\phi_e(s) = \frac{1}{1 + G(s)} = \frac{s(s+3)}{s^2 + 3s + 2}$$

......4分

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} s \cdot E(s) = \lim_{s \to 0} s \cdot \phi_e(s) \cdot R(s) = 3$$

.......6分