自动控制原理答案十九

一、 解 系统的开环传递函数为

$$G(z) = Z \left[\frac{1 - e^{-Tt}}{s} \cdot \frac{10(1 + 0.5s)}{s^2} \right] = (1 - z^{-1}) Z \left[\frac{10(1 + 0.5s)}{s^3} \right] = 10(1 - z^{-1}) \left[\frac{5T^2(z+1)}{(z-1)^3} + \frac{5Tz}{(z-1)^3} \right]$$

......5 分

把T = 0.2代入得

$$G(z) = \frac{1.2z - 0.8}{(z - 1)^2}$$

可以求出:位置误差系数

$$K_{r} = \lim_{z \to 1} [1 + G(z)] = \lim_{z \to 1} [1 + \frac{1 \cdot 2z - 0 \cdot 8}{(z - 1)^{2}}] = \infty$$

速度误差系数

$$K_r = \lim_{z \to 1} (z-1)G(z) = \lim_{z \to 1} (z-1) \frac{1 \cdot 2z - 0 \cdot 8}{(z-1)^2} = \infty$$

加速度误差系数

$$K_a = \lim_{z \to 1} (z - 1)^2 G(z) = \lim_{z \to 1} (z - 1)^2 \frac{1 \cdot 2z - 0 \cdot 8}{(z - 1)^2} = 0.4$$

二、 见下表

祖承	比较项目	振荡频率 (高、低)	阻尼系数 (大、中、小)	春城速度 (快、慢)
I	1	低	中	慢
	2	高	小	慢
1	1	低	中	慢
	3	高	中	快
E	1	低	中	馋
	4	低	大	快

...... 15 分

 \equiv 、

$$\mathbf{M} \quad G(j\omega) = \frac{E}{(j\omega)^2 + Aj\omega + B} = \frac{E}{-\omega^2 + jA\omega + B} = \frac{E}{(B - \omega^2) + jA\omega} = \frac{E(B - \omega^2)}{(B - \omega^2)^2 + (A\omega)^2} - j\frac{AE\omega}{(B - \omega^2)^2 + (A\omega)^2} = X(\omega) + jY(\omega)$$

(1) 首先取 $\omega = 0$,则

$$X(\omega) = X(0) = \frac{EB}{B^2} = \frac{E}{B}$$
$$Y(\omega) = Y(0) = 0$$

(2) 与虚轴交点,这时 $X(\omega) = 0$,即

$$X(\omega) = \frac{E(B - \omega^2)}{(B - \omega^2)^2 + A^2 \omega^2} = 0$$

$$\omega^2 = B \qquad \omega = \sqrt{B}$$

这时与虚轴相交

$$Y(\sqrt{B}) = -\frac{AE\sqrt{B}}{[B - (\sqrt{B})^2]^2 + A^2(\sqrt{B})^2} = -\frac{AE\sqrt{B}}{A^2B} = -\frac{E}{A\sqrt{B}}$$

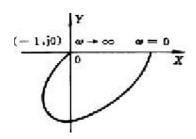
(3) 当 ω → ∞ 时,

$$\lim_{\omega \to \infty} X(\omega) = \lim_{\omega \to \infty} \frac{E(B - \omega^2)}{(B - \omega^2)^2 + A^2 \omega^2} = 0$$

$$\lim_{\omega \to \infty} Y(\omega) = \lim_{\omega \to \infty} \frac{AE\omega}{(B - \omega^2)^2 + A^2 \omega^2} = 0$$

......5分

根据以上分析,作出大致图形



......5分

由于曲线不包围(-1,0)点,故系统稳定.2 分

四

解 系统为 I 型系统, 若要求在单位斜坡输入下稳态误差小于 0.05, 则 $K \ge 20$, 取 K = 20.

$$G(s) = \frac{20e^{-0.011}}{s(0.5s + 1)(0.2s + 1)}$$

$$L(\omega) \begin{cases} 20\lg \frac{20}{\omega} & \omega < 2\\ 20\lg \frac{40}{\omega^3} & 2 \le \omega < 5\\ 20\lg \frac{200}{\omega^3} & \omega \geqslant 5 \end{cases}$$

$$\omega_s = 5.85$$

$$\varphi(\omega) = -0.573 \ \omega - 90^{\circ} - \operatorname{arctg}(0.5\omega) - \operatorname{arctg}(0.2\omega)$$

$$\varphi(\omega_{c}) = -213.94^{\circ}$$

$$\gamma = 180^{\circ} + \varphi(\omega_c) = -33.94^{\circ}$$

系统不稳定.先采用滞后-超前网络进行校正5分设

$$G_{\epsilon}(s) = \frac{(1+T_{1}s)(1+T_{2}s)}{(1+aT_{1}s)(1+T_{2}s/a)} \qquad (a > 1)$$

$$\begin{cases} \varphi_{1}(\omega_{\epsilon}) + \varphi_{n} + \varphi_{0}(\omega_{\epsilon}) + 180^{\circ} \geqslant \gamma^{*} \\ a = \frac{1+\sin\varphi_{n}}{1-\sin\varphi_{n}} \\ |G(j\omega_{\epsilon})| \frac{T_{2}\omega_{\epsilon}}{a} = |G(j\omega_{\epsilon})| \frac{1}{\sqrt{a}} = 1 \\ T_{z} = \sqrt{a}/\omega_{\epsilon} \\ \varphi_{1}(\omega_{\epsilon}) = \operatorname{arctg}(\omega_{\epsilon}T_{1}) - \operatorname{arctg}(a\omega_{\epsilon}T_{1}) \end{cases}$$

可解得

$$q_{\rm in} = 55^{\circ}$$
 $a = 10$ $\omega_c = 3.16$ $T_1 = 6.3$ $T_2 = 0.63$

.....

经验算可知

$$\gamma_{GG_c}(\omega_c) = 47.4^{\circ} > 45^{\circ}$$

满足了指标要求.故

$$G_c = \frac{(0.63s + 1)(6.3s + 1)}{(0.063s + 1)(63s + 1)}$$

......5分

五、解 由图可得

$$\hat{c} = \begin{cases} M & c + \beta \hat{c} < 0 \\ -M & c + \beta \hat{c} > 0 \end{cases}$$

因此 $c + \beta c = 0$ 为开关线

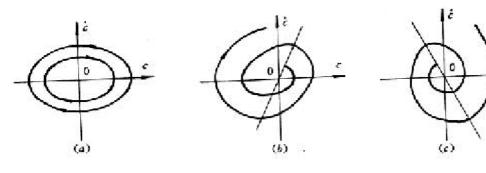
......3分

分别求解 c = +M 可得

$$\begin{cases} \overset{\bullet}{c}^{2} = 2Mc + A_{1} \\ \overset{\bullet}{c}^{2} = -2Mc + A_{2} \end{cases}$$

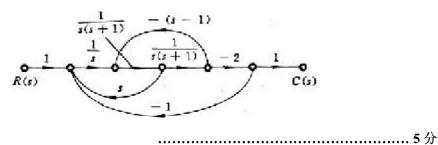
- (1) 当 $\beta = 0$ 时,开关线为 c 轴,相轨迹如图(a)所示,奇点在坐标原点.为中心点
- (2) 当 β < 0 时,开关线沿原点向右旋转,相轨迹如图(b)所示奇点在坐标原点,为不稳定焦点
- (3) 当 β > 0 时,开关线沿原点向左旋转,相轨迹如图(c)所示奇点在坐标原点,为稳定焦点





- 9 分

六、解(1)画出信号流图



(2) 用梅逊公式求闭环传递函数 $\phi(s)$:

$$\Phi(s) = \frac{\frac{-2}{s^3(s+1)^2}}{1 - \frac{1}{s(s+1)} + \frac{s-1}{s^3(s+1)^2} - \frac{2}{s^3(s+1)^2}} = \frac{-2}{s^5 + 2s^4 - s - 2}$$

(3) 系统特征多项式为 $D(s) = s^5 + 2s^4 - s - 2$,列劳斯表;

$$s^3$$
 1 0 - 1
 s^4 2 0 - 2
 s^3 (0) (0) s^3 {对辅助方程 $2s^4 - 2 = 0$ 求导得
 $8 = 0$ {改第一列元家"0" 为"8" 继续计算
 s^4 $\frac{16}{\delta}$ 0
 s^5 - 2

劳斯表第一列元素变号一次,说明系统有一个正根。解辅助方程得