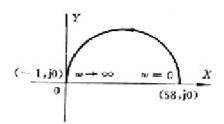
自动控制原理答案七

$$G(j\omega) = \frac{j\omega + 58}{1 + \omega^2} = \frac{58}{1 + \omega^2} + j\frac{\omega}{1 + \omega^2} = X(\omega) + jY(\omega)$$



山于奈氏曲线不包围(-1, j0),但开环 G(s)有极点在右半 s 平面,所以闭环系统不稳定. 5 分

二、 解 未校正系统

$$\Phi(s) = \frac{1.06}{s(s+1)(s+2)+1.06} = \frac{1.06}{(s+0.33+j0.58)(s+0.33-j0.58)(s+2.33)}$$

原闭环主导极点为 相应的

$$s_{1, 2} = -0.33 \pm j0.58$$

 $K_r = 0.53$ $\xi = 0.5$ $\omega_s = 0.67$

要求 K', = 5,因此应采用串联迟后校正

$$b = \frac{K_r}{K_r} \approx 0.1$$

山 10° 夹角法,取 8° 夹角,取 z_c =-0.1.山于 $z_c = -\frac{1}{hT}$,所以

T=100,
$$p_c = -1/T = -0.01$$

所以迟后网络为

$$G_c(s) = \frac{10s+1}{100s+1} = 0.1 \times \frac{s+0.1}{s+0.01}$$

设放大器增益为 K。倍,则

$$G(s)G_c(s) = \frac{0.106K_c(s+0.1)}{s(s+0.1)(s+1)(s+2)} = \frac{1.06 \times 0.5K_c(10s+1)}{s(100s+1)(s+1)(0.5s+1)}$$

令 $1.06 \times 0.5 K_c = 5$, 得

$$K_a = 9.43$$

经校验,系统稳定,且校正后系统主导极点为-0.28±j0.51,变化不大.

......5 分

三、解根据题意,最终闭环传递函数应为

山结构图可知

$$\Phi(s) = \frac{K_0 G(s)}{1 + K_A G(s)} = \frac{10K_0}{0.2s + 1 + 10K_A} = \frac{\frac{10K_0}{1 + 10K_A}}{\frac{0.2}{1 + 10K_A}s - 1} = \frac{\frac{10}{0.2}s + 1}{\frac{0.2}{10}s + 1}$$

得

$$\begin{cases} \frac{10K_0}{1+10K_*} = 10 \\ 1+10K_* = 10 \end{cases}$$
 with
$$\begin{cases} K_* = 0.9 \\ K_0 = 10 \end{cases}$$
 3 $\%$

四、解 山图可知

$$\ddot{c} = \begin{cases} 2 & c < -1 \\ 0 & |c| \le 1 \\ -2 & c > 1 \end{cases}$$

开关线为 |c|=1。

......3 分

当c > 1时,

$$\ddot{c} = -2 \qquad \dot{c}d\dot{c} = -2dc$$
$$\dot{c}^2 = -4c + A_1$$

积分可得

其中

$$A_1 = \dot{c}_0^2 + 4c_0 = 4c_0$$
 $\dot{c}^2 = -4(c - c_0)$

在 c > 1 区域内,相轨迹是一顶点在 $(c_0, 0)$,开口向左的抛物线。

..... 4 分

当 $|c| \le 1$ 时,c = 0,cdc = 0,积分可得 $c^2 = A_2$ 。 A_2 由 c > 1 区域内的相轨亚与开关线 c = 1 的交点 $(1, c_0)$ 决定。

曲 $\dot{c}_{01}^2 = -4(1-c_0)$ 故 $\dot{c}^2 = A_2 = \dot{c}_{01}^2 = -4(1-c_0)$

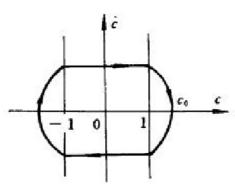
由上式可见,在 |c| ≤1区域内,相轨迹为水平直线。

......4 分

当 c<-1 时, \vec{c} = 2,积分解出 \vec{c} = 4c + \vec{A}_3 • \vec{A}_3 山 | c | \leq 1 区域内的相轨迹与开关线 c=-1 的 交 点 决 定 . 因 为 在 | c | \leq 1 区域内的相轨迹是水平直线,所以交点坐标为 $(c_{02}=-1,c_{02}=c_{01})$.

$$A_3 = \dot{c}_{02}^2 - 4c_{02} = \dot{c}_{01}^2 + 4 = -4(1-c_0) + 4 = 4c_0$$

故在 c < -1 区域内相轨迹是一顶点在 $(-c_0, 0)$,开口向右的抛物线,与在 c > 1 区域内的制轨迹对称。



......5 分

五、 解 系统的开环脉冲传递函数

$$G(z) = (1 - z^{-1})Z \left[\frac{1}{s^2(s+1)} \right] =$$

$$(1 - z^{-1}) \left[\frac{Tz}{(z-1)^2} - \frac{(1 - e^{-T})z}{(z-1)(z - e^{-T})} \right]$$

把 T = 0.1 代入化简得

$$(1-z^{-1})\left[\frac{Tz}{(z-1)^2}-\frac{(1-e^{-T})z}{(z-1)(z-e^{-T})}\right]$$

......4分

所以

$$K_{r} = \lim_{z \to 1} [1 + G(z)] = \lim_{z \to 1} \left[1 + \frac{0.005(z + 0.9)}{(z - 1)(z - 0.905)} \right] = \infty$$

$$K_{r} = \lim_{z \to 1} (z - 1)G(z) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{0.005(z + 0.9)}{(z - 1)(z - 0.905)} = 0.1$$

系统的稳态误差为

$$e(\infty) = \frac{1}{K_s} + \frac{T}{K_r} = 1$$

......3 分

六、 解

$$G(s) = \frac{K^*(s+j2)(s-j2)}{(s+1)(s-1)(s+3)(s-3)}$$

渐近线

$$\begin{cases} \sigma_a = \frac{-1+1-3+3}{4-2} = 0 \\ \varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{4-2} = \pm 90^a \end{cases}$$

分离点

 $\frac{1}{d+1} + \frac{1}{d-1} + \frac{1}{d+3} + \frac{1}{d-3} = \frac{1}{d+j2} + \frac{1}{d-j2}$

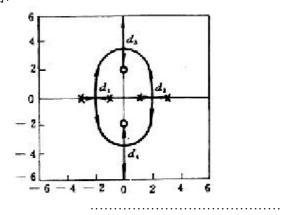
整理得

解出

$$d_{1,2} = \pm 2.0155$$
 $d_{3,4} = \pm j3.473$

$$d_{3,4} = \pm j3.473$$

画出系统根轨迹如图所示



七解

$$G(s) = \frac{4(K_D s + K_F)}{s^2}$$

$$\Phi(s) = \frac{4(K_D s + K_F)}{s^2 + 4K_D s + 4K_F}$$
3 \(\frac{2}{3}\)

(1) $D(s) = s^2 + 4K_0s + 4K_F$

系统稳定条件

$$K_D > 0$$
 $K_P > 0$ 3%

$$\omega_a = \sqrt{4K_P} = 2 \sqrt{K_P} \qquad \xi = \frac{4K_D}{2\omega_a} = \frac{K_D}{\sqrt{K_C}}$$

(2)

$$K_b^2 = K_P$$

(3)
$$K_r = \lim_{r \to 0} s^r \cdot G(s) = \lim_{r \to 0} 4(K_D s + K_P) = 4K_P = 40$$

得

$$K_{c} = 10$$

$$\omega_s = 2\sqrt{K_F} = 40$$

 $K_{P} = 2\sqrt{5}$ 3 %得 山 (1),(2),(3),(4)画出相应的轨迹及区域

