## 一、CDABD ABABA

二、 $(8\,\%)$  已知某系统的结构图如下图所示,求系统的传递函数 $\frac{C(s)}{R(s)}$  。

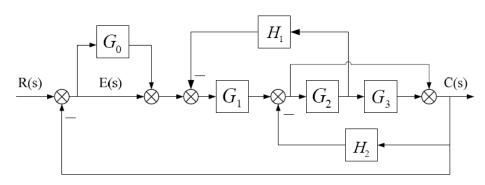


图 2 系统结构图

解: 上图中有7个回路,4个前向通道,即:

$$\begin{split} P_1 &= G_1 \text{, } P_2 = G_1 G_2 G_3 \text{, } P_3 = G_0 G_1 \text{, } P_4 = G_0 G_1 G_2 G_3 \text{, } \Delta_1 = \Delta_2 = \Delta_3 = \Delta_4 = 1 \\ L_1 &= -G_1 \text{, } L_2 = -G_1 G_2 G_3 \text{, } L_3 = -G_0 G_1 \text{, } L_4 = -G_0 G_1 G_2 G_3 \text{, } L_5 = -G_1 G_2 H_1 \text{, } \\ L_6 &= -H_2 \text{, } L_7 = -G_2 G_3 H_2 \\ \Delta &= 1 - (L_1 + L_2 + L_3 + L_4 + L_5 + L_6 + L_7) \end{split}$$

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G_1 + G_1 G_2 G_3 + G_0 G_1 + G_0 G_1 G_2 G_3}{1 + G_1 + G_1 G_2 G_3 + G_0 G_1 + G_0 G_1 G_2 G_3 + G_1 G_2 H_1 + H_2 + G_2 G_3 H_2}$$

- 三、(10 分) 已知某单位反馈系统的开环传递函数为 $G(s)H(s) = \frac{K^*(s+1)}{s(s-3)}$ ,试:
  - 1、绘制  $K^*=0$ →∞ 变化的根轨迹 (求分离点、与虚轴的交点); (7分)
- 2、求系统稳定且为欠阻尼状态时开环增益 K 的取值范围。(3分)解: 1.

(3)求分离点坐标

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

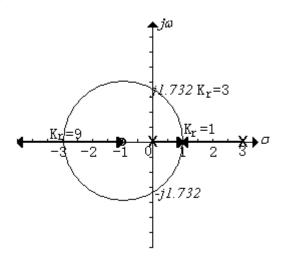
分别对应的根轨迹增益为  $K_r = 1$ ,  $K_r = 9$ 

(4)求与虚轴的交点

系统的闭环特征方程为 $s(s-3) + K_r(s+1) = 0$ ,即 $s^2 + (K_r - 3)s + K_r = 0$ 

令 
$$s^2 + (K_r - 3)s + K_r \Big|_{s=j\omega} = 0$$
,得  $\omega = \pm \sqrt{3}$ ,  $K_r = 3$  (2分)

根轨迹如下图所示。



(1分)

2、求系统稳定且为欠阻尼状态时开环增益K的取值范围

系统稳定且为欠阻尼状态时根轨迹增益 
$$K_r$$
 的取值范围:  $K_r = 3 \sim 9$ , (2分)

系统稳定且为欠阻尼状态时开环增益 
$$K$$
 的取值范围:  $K=1\sim3$  (1分)

## 四、(12分)系统结构图如下图所示:

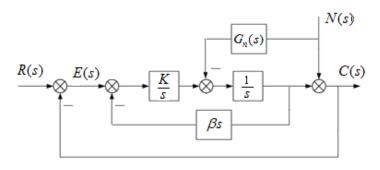


图 3 系统结构图

- (1) 写出闭环传递函数  $\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)}$  表达式; (2分)
- (2) 要使系统满足条件:  $\xi=0.707$ ,  $\omega_n=2$ , 试确定相应的参数 K 和  $\beta$  ,并求出系统性能指标  $\sigma\%$  、  $t_s$  ;(6 分)
  - (3) 确定 $G_n(s)$ ,使干扰n(t)对系统输出c(t)无影响。(4分)

解: (1) 
$$\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\frac{K}{s^2}}{1 + \frac{K\beta}{s} + \frac{K}{s^2}} = \frac{K}{s^2 + K\beta s + K} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$
 (2分)

(2) 
$$\begin{cases} K = \omega_n^2 = 2^2 = 4 \\ K\beta = 2\xi\omega_n = 2\sqrt{2} \end{cases} \begin{cases} K = 4 \\ \beta = 0.707 \end{cases} (2 \%)$$
$$\sigma\% = e^{-\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2}} = 4.32\%, (2 \%)$$
$$t_s = \frac{4}{\xi\omega_n} = \frac{4}{\sqrt{2}} = 2.83 \qquad (2 \%)$$

(3) 令: 
$$\Phi_n(s) = \frac{C(s)}{N(s)} = \frac{\left(1 + \frac{K\beta}{s}\right) - \frac{1}{s}G_n(s)}{\Delta(s)} = 0$$
 (2分)
得:  $G_n(s) = s + K\beta$  (2分)

五、 $(15\, 

eta)$  已知一单位闭环系统的开环传递函数为 $G(s) = \frac{20}{s(0.1s+1)}$ ,现加入串联校正 装置, $G(s) = \frac{s+1}{s}$  ,试

- 装置:  $G_c(s) = \frac{s+1}{10s+1}$  , 试:
  - (1) (3分)判断此校正装置属于引前校正还是滞后校正,说明原因。
  - (2) (6分) 计算校正前、后系统的相位裕量。
  - (3) (6分)绘制校正后系统的对数幅频特性曲线。

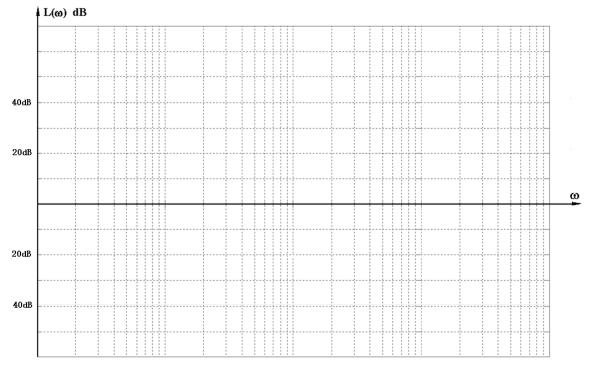


图 4 bode 图

解:

(1) 该校正属于滞后校正。

因为矫正装置的传递函数  $G_c(s) = \frac{s+1}{10s+1}$ : 先于  $\omega = 0.1$  处相角滞后,再于  $\omega = 1$  处相角超前,因此属于滞后校正。 (3分)

(2) 校正前:  $G(s) = \frac{20}{s(0.1s+1)}$ 

所以 
$$\omega_{c_0} = \sqrt{10 \cdot 20} = 10\sqrt{2}$$
 (1分)

$$\varphi_0 = 180^{\circ} - 90^{\circ} - \arctan\sqrt{2} = 35.28^{\circ}$$
 (2  $\%$ )

校正后: 
$$G(s) \cdot G_c(s) = \frac{s+1}{10s+1} \cdot \frac{20}{s(0.1s+1)}$$

所以 
$$\omega_c = 2$$
 (1分)

$$\varphi = 180^{\circ} + \arctan 2 - 90^{\circ} - \arctan 20 - \arctan 0.2 \approx 55^{\circ}$$
 (2 \(\frac{1}{2}\))

(3) 转折频率: 
$$\omega_1 = 0.1, \omega_2 = 1, \omega_2 = 10,$$
 (2分)

截止频率: 
$$\omega_c = 2$$
 (2分)

六、(12分)离散系统结构图如图 4 所示,采样周期 T=1 秒。

- (1)(4分)写出系统的闭环脉冲传递函数;
- (2) (6分) 确定使系统稳定的 K 值范围;
- (3) (2分) 求当K = 4,r(t) = t 时系统的稳定误差。

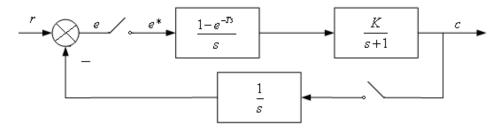


图 4 离散系统结构图

注: 
$$Z\left[\frac{1}{s+a}\right] = \frac{z}{z-e^{-aT}}$$
  $Z\left[\frac{1}{s}\right] = \frac{z}{z-1}$   $Z\left[\frac{1}{s^2}\right] = \frac{Tz}{(z-1)^2}$ 

解:

(1) 系统开环传递函数为: 
$$G(z) = \frac{Kz(1-e^{-1})}{(z-1)(z-e^{-1})}$$
 (2分)

闭环传函 
$$\Phi(z) = \frac{K(1-e^{-1})(z-1)}{(z-1)(z-e^{-1}) + Kz(1-e^{-1})}$$
 (2 分)

(2) 
$$D(z) = z^{2} + [K(1 - e^{-1}) - (1 + e^{-1})]z + e^{-1} \quad (2 \%)$$

由 
$$\begin{cases} D(1) > 0 \\ D(-1) > 0 \end{cases}$$
 (2 分) 得:  $\begin{cases} K > 0 \\ K < 4.328 \end{cases}$  (2 分)

故: 0 < K < 4.328 时系统稳定

## (3) 系统开环传递函数为:

$$G(z) = \frac{Kz(1-e^{-1})}{(z-1)(z-e^{-1})}$$

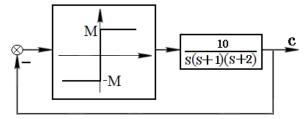
所以

$$K_v = K = 4$$

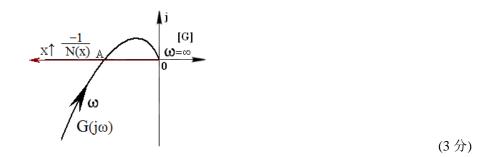
$$ess = AT / K_v = 0.25$$
(2 分)

故此时系统的稳态误差为 0.25

七、 $(13 \, \text{分})$ 已知系统结构图如右,试求系统产生自振时的振幅和频率 (M=1)。



解: 依题大致作出 $G(j\omega)$ 和 $\frac{-1}{N(X)}$ 图形:



明显,A 点为稳定的自振点  $(G(j\omega)$  虚部为0 的点)

$$G(j\omega) = \frac{10}{j\omega(j\omega+1)(j\omega+2)} = \frac{-30\omega^2 - j10(2-\omega^2)\omega}{\omega^2(\omega^2+1)(\omega^2+4)} = X + jY$$
 (2 \(\frac{1}{2}\))

令其虚部为 0: 
$$\begin{cases} \omega = \infty \\ \omega = \sqrt{2} \text{(自振频率)} \end{cases}$$
 (2 分)

求实部值: Re 
$$G(j2) = \frac{-30}{(\omega^2 + 1)(\omega^2 + 4)} \bigg|_{\omega = \sqrt{2}} = \frac{-30}{(2+1)(2+4)} = -\frac{5}{3} = -1.667$$
 (2分)

由自振的必要条件: 
$$G(j\omega) \stackrel{A\dot{\triangle}}{==} \frac{-1}{N(x)}$$
 (2分)

有: 
$$-1.667 = -\frac{\pi x}{4M} \frac{M=1}{4} - \frac{\pi x}{4}$$

$$X = \frac{4}{\pi} \cdot 1.667 = 2.122$$
(自振幅值) 
$$\therefore \begin{cases} \omega_A = \sqrt{2} \\ X_A = 2.122 \end{cases}$$
 (2 分)