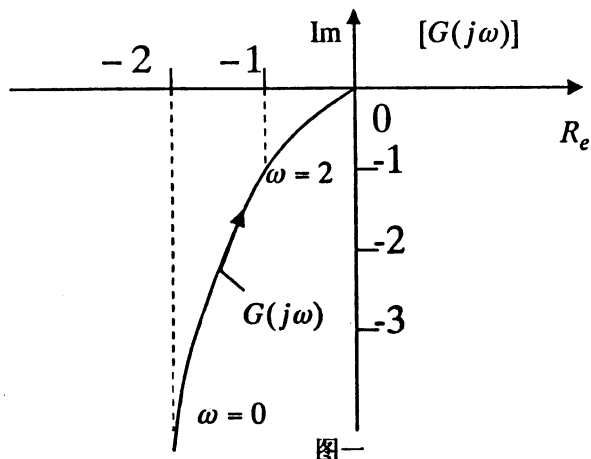


电子科技大学 2006 年硕士学位研究生入学考试答案

控制工程

1、(15 分) 设二阶系统为最小相位系统，它的极坐标图如图一所示，求对应的传递函数。



解：(15 分) 由图可知传递函数形式为 $G(S) = \frac{K}{S(TS + 1)}$ (4 分)

对应的频率特性 $G(j\omega) = \frac{K}{j\omega(j\omega T + 1)}$ (4 分)

$$= \frac{-KT\omega^2}{T^2\omega^4 + \omega^2} + j \frac{(-\omega)}{T^2\omega^4 + \omega^2} = R(\omega) + jI(\omega)$$

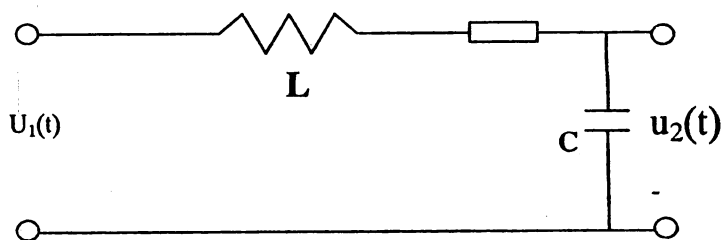
其中, $R(\omega) = \frac{-KT}{T^2\omega^2 + 1}$ 由图可得: $\begin{cases} \left. \frac{-KT}{T^2\omega^2 + 1} \right|_{\omega=2} = -1 \dots (1) \\ \left. \frac{-KT}{T^2\omega^2 + 1} \right|_{\omega=0} = -2 \dots (2) \end{cases}$

解 (1)、(2) 得 $T = \frac{1}{2}, K = 4$ (4 分)

所以 $G(S) = \frac{4}{S(\frac{1}{2}S + 1)}$ (3 分)

2、(15 分) 已知 RLC 无源网络, 如图二所示。令 $G(j\omega) = M(\omega)e^{j\varphi(\omega)}$, 当 $\omega = 10$ (rad/s)

时, 其幅值 $M(\omega) = 1$, 相角 $\varphi(\omega) = -90^\circ$, 求此 RLC 网络的传递函数。



图二

解: (15 分) 由图求得 RLC 网络的传递函数形式:

$$G(S) = \frac{1}{LCS^2 + RCS + 1}$$

$$\text{对应的 } G(j\omega) = \frac{1}{LC(j\omega)^2 + RC(j\omega) + 1} \quad (4 \text{ 分})$$

$$M(\omega) = |G(j\omega)|_{\omega=10} = 1 - 200LC + 10000LC^2 + 100RC^2 = 1 \dots (1)$$

$$\text{其中 } \varphi(\omega) = \angle G(j\omega)_{\omega=10} = -\tan^{-1} \frac{10RC}{1-100LC} = -90^\circ \dots (2) \quad (6 \text{ 分})$$

$$\text{由 (2) 式解得: } \tan 90^\circ = \infty = \frac{10RC}{1-100LC} \quad \text{即 } 1-100LC = 0$$

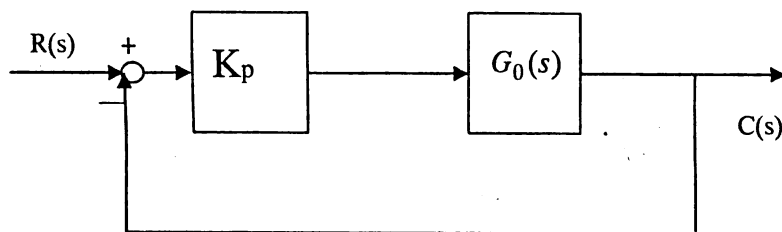
$$\therefore LC = \frac{1}{100} = 0.01 \dots (3)$$

$$\text{将 (3) 代入 (1) 中, 得: } 1 - 2 + 1 + 100RC^2 = 1, RC = \sqrt{\frac{1}{100}} = \frac{1}{10} = 0.1$$

$$\text{最后, } G(S) = \frac{1}{0.01S^2 + 0.1S + 1} \quad (5 \text{ 分})$$

3、(15 分) 设控制系统如图三所示。为使闭环系统稳定，试用奈氏判据，求出比例控制器

K_p 的取值范围 ($K_p > 0$)。其中， $G_0(s) = \frac{1}{s(T_1s + 1)(T_2s + 1)}$



图三

解：系统的开环传递函数为 $G(S)H(S) = \frac{K_p}{s(T_1S + 1)(T_2S + 1)}$

对应的 $G(j\omega)H(j\omega) = \frac{K_p}{j\omega(T_1j\omega + 1)(T_2j\omega + 1)} = R(\omega) + jI(\omega)$ (4 分)

临界稳定时，奈氏曲线 $G(j\omega)H(j\omega)$ 通过 $(-1, j0)$ 点，有：

$$R(\omega) = \frac{-K_p(T_1 + T_2)}{(1 + T_1^2\omega^2)(1 + T_2^2\omega^2)} = -1 \dots\dots (1)$$

$$I(\omega) = \frac{-K_p(1 - T_1T_2\omega^2)}{\omega(1 + T_1^2\omega^2)(1 + T_2^2\omega^2)} = -0 \dots\dots (2)$$

解 (1)、(2) 式可得 $K_p = \frac{T_1 + T_2}{T_1T_2}$ (7 分)

由奈氏判据可知，当 $P=0$ ， $K_p < \frac{T_1 + T_2}{T_1T_2}$ 时，

闭环系统稳定。

$\therefore K_p$ 取值范围为： $0 < K_p < \frac{T_1 + T_2}{T_1T_2}$ (4 分)

4、(15分) 设单位负反馈控制系统的开环传递函数为：

$$G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}, \text{ 其中 } K=16, T=0.25$$

试求：(1) 典型二阶系统的参数 ζ , ω_n ;

(2) 动态性能指标 $\sigma\%$, t_s ;

(3) 若要 $\sigma\% = 16\%$, 当 T 不变时, K 应取何值。

解：(15分) (1) 闭环传递函数 $\varphi(S) = \frac{K}{TS^2 + S + K} = \frac{\frac{W_n^2}{S^2 + 2\zeta W_n S + W_n^2}}$

对应得 $W_n = \sqrt{\frac{K}{T}} = \sqrt{\frac{16}{0.25}} = 8(\text{rad/s})$ (5分)

$$\zeta = \frac{1}{2\sqrt{KT}} = \frac{1}{2\sqrt{16 \times 0.25}} = 0.25$$

(2) $\sigma\% = e^{-\zeta/\sqrt{1-\zeta^2}} \times 100\% = 44.4\%$

$$t_s = \frac{4}{\zeta W_n} = \frac{4}{0.25 \times 8} = 2.0(S) \quad (\text{取 } \Delta = 0.02)$$

$$t_s \approx \frac{3}{\zeta W_n} = \frac{3}{0.25 \times 8} = 1.5(S) \quad (\text{取 } \Delta = 0.05) \quad (6\text{分})$$

(3) $\sigma\% = 16\%$ 时, 可计算出 $\zeta = 0.5$, T 不变

$$\text{由 } \zeta = \frac{1}{2\sqrt{KT}} = 0.5$$

$$K = \frac{1}{4 \times T \times 0.5^2} = \frac{1}{4 \times 0.25 \times 0.25} = 4 \quad (4\text{分})$$

5、(15 分) 设控制系统的特征方程式为

$$S^5 + S^4 + 3S^3 + 3S^2 + 2S + 2 = 0$$

试判断该系统的稳定性，分析特征根的分布，并求出全部特征根。

解：(15 分) 列劳斯表：

S^5	1	3	2
S^4	1	3	2
S^3	0	0	0
S^3	4	6	
S^2	3/2	2	
S^1	3/2		
S^0	2		

(5 分)

辅助方程：

$$A(S) = S^4 + 3S^2 + 2 = 0$$

$$\frac{dA(S)}{dS} = 4S^3 + 6S = 0$$

继续完成劳斯表

由劳斯表第 1 列知系统在 $[S]$ 平面内无右根;但出现全 0 行，表明系统不稳定，在虚轴上有根，这类要可由辅助方程求得：(5 分)

$$S^4 + 3S^2 + 2 = (S^2 + 1)(S^2 + 2) = 0$$

$$\text{所以, } S_{1,2} = \pm j \quad S_{3,4} = \pm j\sqrt{2}$$

用长除法，可得 $S_5 = -1$

(5 分)

6、(15 分) 设单位负反馈控制系统的开环传递函数为

$$G(s)H(s) = \frac{10}{s(s+1)(s+4)}$$

试确定位置误差系数 K_p 、速度误差系数 K_v 及加速度误差系数 K_a ，并求当输入信号分别为 $r(t) = 1(t) + 2t$ 和 $r(t) = 4 + 6t + 3t^2$ 时系统的稳定误差 e_{ssr} 。

$$K_p = \lim_{\delta x \rightarrow 0} G(S)H(S) = \lim_{\delta x \rightarrow 0} \frac{10}{S(S+1)(S+4)} = \infty$$

解：(15) (1) $K_v = \lim_{\delta x \rightarrow 0} S \cdot G(S)H(S) = \lim_{\delta x \rightarrow 0} \frac{10}{S(S+1)(S+4)} = 2.5$

$$K_a = \lim_{\delta x \rightarrow 0} S^2 G(S)H(S) = \lim_{\delta x \rightarrow 0} \frac{10S}{S(S+1)(S+4)} = 0$$

(2) 当输入 $r(t) = 1(t) + 2t$ 时, $R(S) = \frac{1}{S} + \frac{2}{S^2}$

此时系统为 I 型, 开环增益 $K = \frac{10}{4}$

按线性系统的叠加原理

$$e_{ssr} = 0 + \frac{2}{k_u} = 0 + \frac{2}{k} = 0 + \frac{2}{\frac{10}{4}} = 0.8$$

(3) 当输入 $r(t) = 4 + 6t + 3t^2$ 时, $R(S) = \frac{4}{S} + \frac{6}{S^2} + \frac{6}{S^3}$

同样可得:

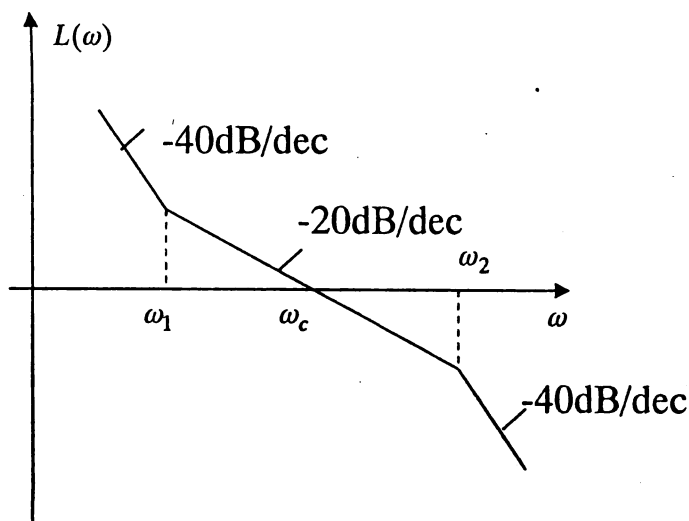
$$e_{ssr} = 0 + \frac{6}{k_u} + \infty = 0 + \frac{6}{\frac{10}{4}} + \infty = 2.4$$

评分: (1) 6 分; (2) 6 分; (3) 3 分

用终值定理直接计算出正确结果的同样得分。

7、(15 分) 设最小相位系统的开环对数幅频特性 $L(\omega)$ 如图四所示。

($\omega_1 = 10$, $\omega_c = 54$, $\omega_2 = 200$)，求此系统的开环传递函数，相位稳定裕度 γ ，并判断此闭环系统是否稳定。



图四

解：(15 分) (1) 由图可得 $G(S) = \frac{K(T_1 S + 1)}{S^2(T_2 S + 1)}$

$$\text{其中 } T_1 = \frac{1}{\omega_1} = \frac{1}{10} = 0.1$$

$$T_2 = \frac{1}{\omega_2} = \frac{1}{200} = 0.005$$

$$K = \omega_1 \omega_c = 10 * 54 = 540 \quad (\text{可以证明})$$

$$\therefore G(S) = \frac{540(0.1S + 1)}{S^2(0.005S + 1)}$$

$$(2) \mu = 180^\circ - 2 \times 90^\circ + \lg^{-1} T_2 \omega_c = 79.5^\circ - 15.1^\circ = 64.4^\circ$$

由于 $\mu > 0$ ，所以此系统为稳定系统。

评分：(1) 8 分；(2) 7 分

若作出对数相频特征，从图找出 μ ，只要基本准确，则同样得分

8、(15分) 设单位负反馈控制系统前向通道的传递函数为 $G_0(S) = \frac{K^*}{S(S+1)}$ ，为了使闭环

极点的希望位置 $S_{1,2} = -1.6 \pm j4$ ，在前向通道中加上一个传递函数为 $G_c(S) = \frac{(S+2.5)}{(S+a)}$ 的

相位超前网络 ($a > 2.5$) 作为补偿。

试求：求 a 值， K^* 值以及第 3 个闭环极点的值？

解 (15分)：闭环传递函数 $\varphi(s) = \frac{G_c(s)G_0(s)}{1 + G_c(s)G_0(s)}$

$$\text{闭环特征方程 } D(S) = S^3 + (a+1)S^2 + (a+K^*)S + 2.5K^* \dots\dots(1) \quad (5 \text{ 分})$$

令第三个闭环极点为 $-p_3$ ，则由三个根可得特征方程

$$\begin{aligned} D(S) &= (S+1.6+j4)(S+1.6-j4)(S-p_3) \\ &= S^3 + (p_3+3.2)S^2 + (1.9+3.2p_3)S + 19p_3 \dots\dots(2) \end{aligned} \quad (4 \text{ 分})$$

由 (1) . (2) 式对应系数相等可得：

$$\begin{cases} p_3 + 3.2 = a + 1 \dots\dots(4) \\ 19p_3 = 2.5K^* \dots\dots(5) \\ a + K^* = 1.9 + 3.2p_3 \dots\dots(6) \end{cases} \quad (3 \text{ 分})$$

$$\text{解出 } p_3 = 3.8 \quad K^* = 27. \quad a = 6 \quad (3 \text{ 分})$$

用其他方法得出正确结果的同样得分

9. (15 分) 已知 $G(S) = \frac{K_0}{S(S+a)}$, 试求脉冲传递函数 $G(Z)$?

解: (15 分) $G(S) = \frac{K}{S(S+a)} = \frac{K}{aS} - \frac{K}{a(S+a)}$

$$g(t) = L^{-1} \left[\frac{K}{aS} - \frac{K}{a(S+a)} \right] = \frac{K}{a} (1 - e^{-at}) \quad (7 \text{ 分})$$

Z 变换式

$$\begin{aligned} G(Z) &= \sum_{h=0}^{\infty} g(hT) Z^{-h} = \sum_{h=0}^{\infty} \frac{k}{a} (1 - e^{-ahT}) Z^{-h} \\ &= \frac{k}{a} \left[\sum_{h=0}^{\infty} Z^{-h} - \sum_{h=0}^{\infty} e^{-ahT} Z^{-h} \right] \quad (8 \text{ 分}) \\ &= \frac{k}{a} \left[\frac{Z}{Z-1} - \frac{Z}{Z-e^{-aT}} \right] = \frac{k}{a} \cdot \frac{(1-e^{-aT})Z}{(Z-1)(Z-e^{-aT})} \end{aligned}$$

10、(15分) 设单位负反馈系统的开环传递函数为 $G(S) = \frac{K^*(S+2)}{S(S+1)}$

试从数学上证明：复数根轨迹部分是以 $(-2, j0)$ 为圆心，以 $\sqrt{2}$ 为半径的一个圆。

解 (15分) 证明如下：

$$\text{系统闭环特征方程为 } D(S) = S^2 + S + K^*S + 2K^* = 0 \quad (4 \text{ 分})$$

取罗变量 $S = \sigma + jW$ ，则有

$$\sigma^2 - W^2 + 2j\sigma W + (\sigma + jW)(1 + K^*) + 2K^* = 0$$

按实部与虚部两边分别相等，可得

$$\sigma^2 - W^2 + (1 + K^*)\sigma + 2K^* = 0 \dots\dots(1) \quad (6 \text{ 分})$$

$$jW(2\sigma + 1 + K^*) = 0 \dots\dots(2)$$

因为根轨迹为复数时 $W \neq 0$ ，此时 (2) 式必有

$$2\sigma + 1 + K^* = 0 \quad \text{即} \quad K^* = -2\sigma - 1$$

将 K^* 代入 (1) 式，并整理得：

$$(\sigma + 2)^2 + W^2 = (\sqrt{2})^2$$

这是一个圆方程，圆心为 $(-2, j0)$ ，半径为 $\sqrt{2}$ 。

证毕。 (5 分)