

# 2021 年秋季学期自动控制理论（1）期末试题答案

1. 某负反馈控制系统的开环传递函数为  $G(s)H(s) = \frac{2(s+1)(Ts+1)}{s^2}$ ，试求：

- (1)  $T: 0 \rightarrow +\infty$  变化时的根轨迹略图，要求标出相关的出射角及汇合分离点坐标；
- (2) 使闭环系统单位阶跃响应具有衰减振荡的  $T$  的取值范围。

【解】系统的闭环特征方程为  $1 + G(s)H(s) = 1 + \frac{2(s+1)(Ts+1)}{s^2} = 0$ ，即

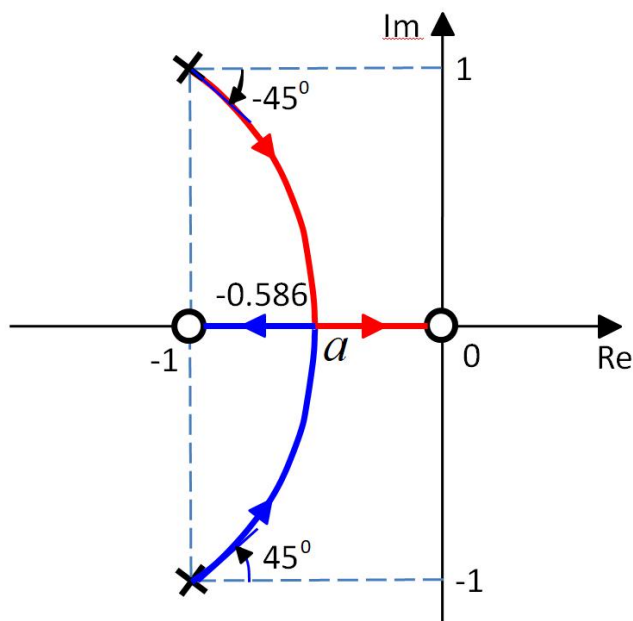
$(1+2T)s^2 + (2+2T)s + 2 = 0$ ，整理成  $1 + \frac{2T(s^2+s)}{s^2+2s+2} = 0$ ，所以等效开环传递函数为

$\bar{G}(s)\bar{H}(s) = \frac{2Ts(s+1)}{s^2+2s+2}$ 。开环极点为  $p_{1,2} = -1 \pm j$ ，开环零点为  $z_1 = 0$ ， $z_2 = -1$ 。根轨迹如图所示，其中，开环极点  $p_1 = -1 + j$  的出射角为

$$\begin{aligned} \theta_{p_1} &= 180^\circ + \angle(p_1 - z_1) + \angle(p_1 - z_2) - \angle(p_1 - p_2) \\ &= 180^\circ + \angle(-1 + j) + \angle(-1 + j + 1) - 90^\circ \\ &= 180^\circ + 135^\circ + 90^\circ - 90^\circ = 315^\circ, \text{ 即 } -45^\circ. \end{aligned}$$

求汇合分离点的坐标，令  $\frac{d}{ds} \left[ \frac{2Ts(s+1)}{s^2+2s+2} \right] = 0$ ，得  $s_{1,2} = -2 \pm \sqrt{2}$ ，

如图取汇合分离点  $a = -2 + \sqrt{2} \approx -0.586$ ，代入特征方程  $(1+2T)s^2 + (2+2T)s + 2 = 0$  得  $T = 1 + \sqrt{2} \approx 2.414$ 。所以，使闭环系统单位阶跃响应具有衰减振荡的  $T$  的取值范围是： $0 < T < 2.414$ 。



2. 已知单位负反馈系统的开环频率特性 Nyquist 曲线如图 2 (a) 所示, 其开环渐近对数幅频特性如图 2 (b) 所示, 图中 A 点的角频率为  $\omega=2\text{rad/s}$ 。试求:

- (1)  $\omega_1$ ,  $\omega_2$ ,  $\omega_c$  的值;
- (2) 闭环系统的阻尼比  $\zeta$  及无阻尼自然频率  $\omega_n$ 。

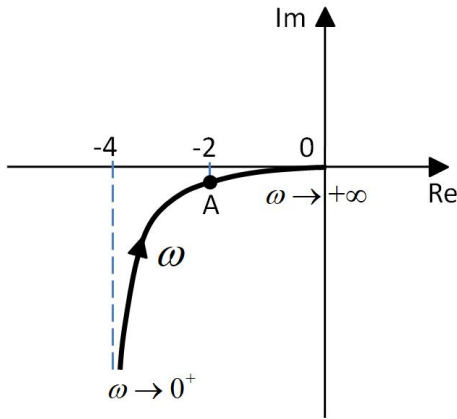


图 (a)

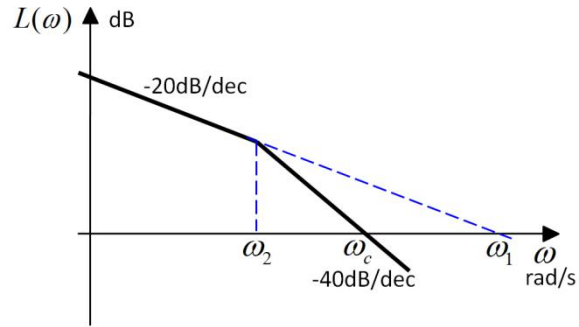


图 (b)

第 2 题图

【解】(1) 由图可知系统的开环传递函数为  $G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$ , 则其开环频率特性为

$G(j\omega) = \frac{K}{j\omega(jT\omega+1)}$ ,  $\text{Re } G(j\omega) = -\frac{KT}{T^2\omega^2+1}$ , 由图 (a) 可知: 当  $\omega \rightarrow 0^+$  时,  $\text{Re } G(j\omega) \rightarrow -4$ , 当  $\omega = 2$  时,  $\text{Re } G(j\omega) = -2$ , 即

$$\begin{cases} -\frac{KT}{\omega^2 T^2 + 1} \Big|_{\omega \rightarrow 0^+} = -4 \\ -\frac{KT}{\omega^2 T^2 + 1} \Big|_{\omega=2} = -2 \end{cases}, \quad \begin{cases} KT = 4 \\ \frac{KT}{4T^2 + 1} = 2 \end{cases}, \quad \text{解得} \begin{cases} T = 0.5 \\ K = 8 \end{cases}, \quad \text{所以开环传递函数为}$$

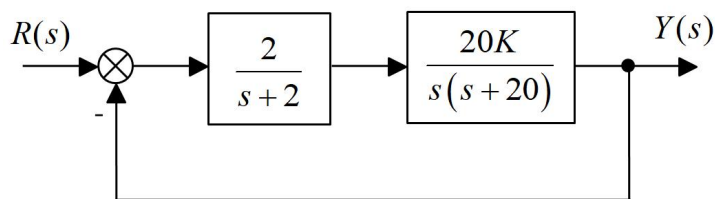
$G(s) = \frac{8}{s(0.5s+1)}$ 。由图 (b) 可知  $\omega_1 = K = 8 \text{ rad/s}$ ,  $\omega_2 = \frac{1}{T} = 2 \text{ rad/s}$ ,

$40(\lg \omega_c - \lg \omega_2) = 20(\lg \omega_1 - \lg \omega_2)$ , 即  $40(\lg \omega_c - \lg 2) = 20(\lg 8 - \lg 2)$ , 解得  $\omega_c = 4 \text{ rad/s}$ 。

(2) 闭环传递函数为  $\Phi(s) = \frac{G(s)}{1+G(s)} = \frac{\frac{8}{s(0.5s+1)}}{1+\frac{8}{s(0.5s+1)}} = \frac{8}{s^2+2s+16}$ , 所以无阻尼自然频率  $\omega_n = 4 \text{ rad/s}$ ,

$2\zeta\omega_n = 2$ , 即阻尼比  $\zeta = 0.25$ 。

3. 设控制系统的结构如图 3 所示, 要求当输入单位斜坡信号时的稳态误差小于 0.2, 且幅值裕度不小于 6dB。试求参数  $K$  的取值范围, 并概略地画出当  $K=10$  时系统的开环渐近对数幅频特性图。



第 3 题图

【解】系统的开环传递函数为  $G(s) = \frac{40K}{s(s+2)(s+20)} = \frac{K}{s(0.5s+1)(0.05s+1)}$ , 这是一个 I 型系统, 开环增益为  $K$ , 当输入单位斜坡信号时的稳态误差为  $e_{ss} = \frac{1}{K}$ , 根据题意要求, 有  $e_{ss} = \frac{1}{K} < 0.2$ , 即  $K > 5$ 。

为求幅值裕度, 先求相位穿越频率  $\omega_g$ , 即

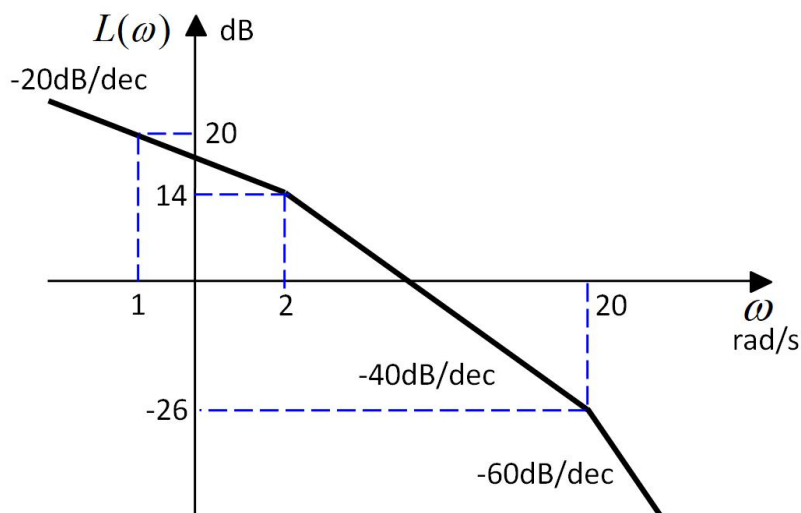
$$-90^\circ - \arctan(0.5\omega_g) - \arctan(0.05\omega_g) = -180^\circ,$$

解得  $\omega_g = 2\sqrt{10}$ , 则幅值裕度为

$$K_g = \frac{1}{|G(j\omega_g)|} = \frac{\omega_g \sqrt{(0.5\omega_g)^2 + 1} \cdot \sqrt{(0.05\omega_g)^2 + 1}}{K} = \frac{22}{K}, \text{ 根据题意有}$$

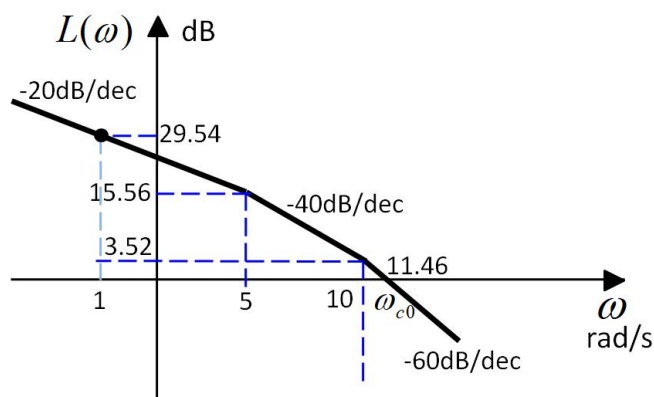
$20\lg K_g = 20\lg \frac{22}{K} \geq 6$ , 解得  $K \leq 11.03$ , 因此参数  $K$  的取值范围为:  $5 < K \leq 11.03$ 。

当  $K=10$  时, 系统的开环传递函数为  $G(s) = \frac{10}{s(0.5s+1)(0.05s+1)}$ , 系统的开环渐近对数幅频特性图如下:



4. 已知单位负反馈系统的被控对象传递函数为  $G_0(s) = \frac{1}{s(0.1s+1)(0.2s+1)}$ ，欲使闭环系统满足下列指标： $K_v=30$ ，相角裕度  $\gamma \geq 40^\circ$ ，开环剪切频率  $\omega_c \geq 2.5 \text{ rad/s}$ ，试设计一个校正装置，求出校正环节的传递函数。

【解】考虑开环增益后的广义被控对象为  $G'_0(s) = \frac{30}{s(0.1s+1)(0.2s+1)}$ ， $20\lg 30 = 29.54$ ，其两个转折频率分别为 5 和 10，开环渐近 Bode 图如下，不难求得其开环剪切频率为  $\omega_{c0} = 11.46 \text{ rad/s}$ ，



其相频特性为  $\angle G'_0(j\omega) = -90^\circ - \arctan(0.1\omega) - \arctan(0.2\omega)$ ，其相角裕度为

$$\gamma_0 = 180^\circ + \angle G'_0(j\omega_{c0}) = 90^\circ - \arctan(0.1\omega_{c0}) - \arctan(0.2\omega_{c0})$$

$$= 90^\circ - \arctan(0.1 \times 11.46) - \arctan(0.2 \times 11.46)$$

$= 90^\circ - 48.89^\circ - 66.43^\circ = -25.32^\circ$ 。这说明相角裕度明显小于设计指标，而开环剪切频率却远高于设计指标，适合于运用串联迟后校正，设校正装置的传递函数为

$$G_c(s) = \frac{K_c(\tau s + 1)}{Ts + 1}, \quad T = \beta\tau。在广义对象的相频特性上令$$

$$-90^\circ - \arctan(0.1\omega) - \arctan(0.2\omega) = -180^\circ + \gamma + \Delta = -180^\circ + 40^\circ + 5^\circ = -135^\circ$$

解得  $\omega_c = 2.8075 \text{ rad/s}$ 。根据上面的 Bode 图，可得

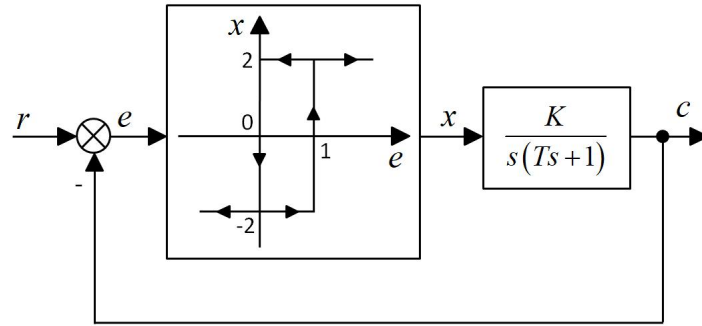
$$20\lg|G(j\omega_c)| = 29.54 - 20 \times (\lg 2.8075 - \lg 1) = 20.57 \text{ dB}, \quad \text{令 } 20\lg \beta = 20.57, \quad \text{解得 } \beta = 10.678, \quad \text{取}$$

$$\frac{1}{\tau} = 0.1\omega_c = 0.28075, \quad \text{则 } \tau = 3.56,$$

$$\text{此外 } T = \beta\tau = 10.678 \times 3.56 = 38.014, \quad K_c = 30, \quad \text{于是 } G_c(s) = \frac{30(3.56s + 1)}{38.01s + 1}。$$

检验：略。

5. 某非线性系统如图 5 所示，输入信号为  $r(t) = R \cdot 1(t)$ ，且已知  $e(0) = 2$ ， $\dot{e}(0) = 0$ 。试在  $e - \dot{e}$  平面上绘制系统相轨迹的略图，并判断闭环系统的稳定性。



第 5 题图

【解】该非线性环节的数学模型可描述为

$$x = \begin{cases} 2, & e > 1 \text{ 或 } (0 < e < 1, \dot{e} < 0) \\ -2, & e < 0 \text{ 或 } (0 < e < 1, \dot{e} > 0) \end{cases}$$

由  $C(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}X(s)$  可得  $Ts^2C(s) + sC(s) = KX(s)$ ， $T\ddot{c}(t) + \dot{c}(t) = Kx(t)$ ，

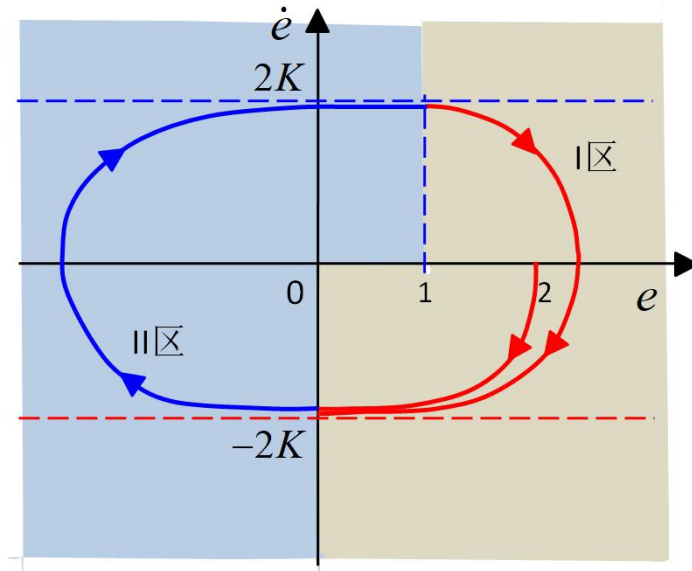
因为  $c(t) = r(t) - e(t)$ ，再考虑到输入为阶跃信号，所以  $\dot{c}(t) = \dot{r}(t) - \dot{e}(t) = -\dot{e}(t)$ ， $\ddot{c}(t) = \ddot{r}(t) - \ddot{e}(t) = -\ddot{e}(t)$ ，因此  $-T\ddot{e}(t) - \dot{e}(t) = Kx(t)$ ，

I 区：  $-T\ddot{e}(t) - \dot{e}(t) = 2K$ ，相轨迹的斜率方程为  $\frac{d\dot{e}}{de} = \frac{-\dot{e} - 2K}{T\dot{e}}$ ，可得水平等倾线

$\dot{e} = \frac{-2K}{1+aT}$ ，进而可得水平渐近线  $\dot{e} = -2K$ 。

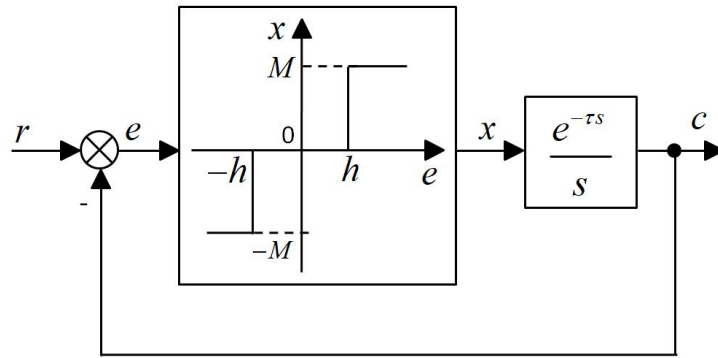
II 区：  $-T\ddot{e}(t) - \dot{e}(t) = -2K$ ，相轨迹的斜率方程为  $\frac{d\dot{e}}{de} = \frac{-\dot{e} + 2K}{T\dot{e}}$ ，可得水平等倾线

$\dot{e} = \frac{2K}{1+aT}$ ，进而可得水平渐近线  $\dot{e} = 2K$ 。



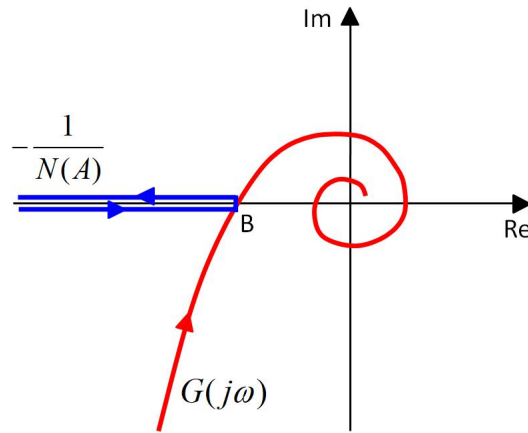
整个相轨迹如图所示，相轨迹不断地向两条渐近线趋近，故必然存在稳定极限环，系统出现自持振荡。

6. 已知非线性系统的结构如图 6 所示，试求延迟时间  $\tau$  为何值时，系统开始产生自激振荡？此时非线性元件输入信号的振幅及角频率各为多少？（提示：非线性元件的描述函数为  $N(A) = \frac{4M}{\pi A} \sqrt{1 - \left(\frac{h}{A}\right)^2}$ ）



第 6 题图

【解】根据题意，当系统产生自激振荡时，非线性元件的负倒描述函数  $-\frac{1}{N(A)}$  曲线与  $G(j\omega)$  曲线的位置如下图所示。首先应该求出 B 点的坐标，B 点是负倒描述函数  $-\frac{1}{N(A)}$  的极值点。



$$N(A) = \frac{4M}{\pi A} \sqrt{1 - \left(\frac{h}{A}\right)^2}, \quad -\frac{1}{N(A)} = -\frac{1}{\frac{4M}{\pi A} \sqrt{1 - \left(\frac{h}{A}\right)^2}}, \quad \text{令 } \frac{d}{dA} \left[ -\frac{1}{N(A)} \right] = 0 \text{ 可解得}$$

$$A = \sqrt{2}h, \text{ 于是 } -\frac{1}{N(A)} \Big|_{A=\sqrt{2}h} = -\frac{\pi h}{2M}, \text{ 即 B 点的坐标为 } \left( -\frac{\pi h}{2M}, j0 \right). \text{ 另一方面, 由于 } G(j\omega) = \frac{1}{j\omega} e^{-j\omega\tau},$$

$$\text{故 } |G(j\omega)| = \frac{1}{\omega}, \quad \angle G(j\omega) = -\frac{\pi}{2} - \omega\tau,$$

$$\text{令 } \angle G(j\omega) = -\frac{\pi}{2} - \omega\tau = -\pi \text{ 解得 } \omega\tau = \frac{\pi}{2}, \text{ 则显然成立如下方程组}$$

$$\begin{cases} \frac{\pi h}{2M} = \frac{1}{\omega} \\ \omega\tau = \frac{\pi}{2} \end{cases}, \text{ 解得 } \begin{cases} \omega = \frac{2M}{\pi h} \\ \tau = \frac{\pi^2 h}{4M} \end{cases}.$$

结论：当延迟时间为  $\tau = \frac{\pi^2 h}{4M}$  时，系统出现自激振荡，振荡的角频率为  $\omega = \frac{2M}{\pi h}$ ，振幅为  $A = \sqrt{2}h$ 。