

系统的开环传递函数 $G(s) = \frac{N}{s(T_1s + 1)(T_2s + 1)}$ 试用奈氏判据判断系统的稳定性

习题1

2

系统的开环传递函数 $G(s) = \frac{N}{s(T_1s + 1)(T_2s + 1)}$ 试用奈氏判据判断系统的稳定性

组成系统的环节为一个积分环节、两个惯性环节和比例环节

$$G(j\omega) = \frac{-N(T_1 + T_2)\omega - jN(1 - \omega^2 T_1 T_2)}{\omega(1 + T_1^2 \omega^2)(1 + T_2^2 \omega^2)}$$

$$\lim_{\omega \rightarrow 0} R_e[G(j\omega)] = -N(T_1 + T_2)$$

$$\lim_{\omega \rightarrow 0} I_m[G(j\omega)] = -\infty$$

$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} |G(j\omega)| = 0$$

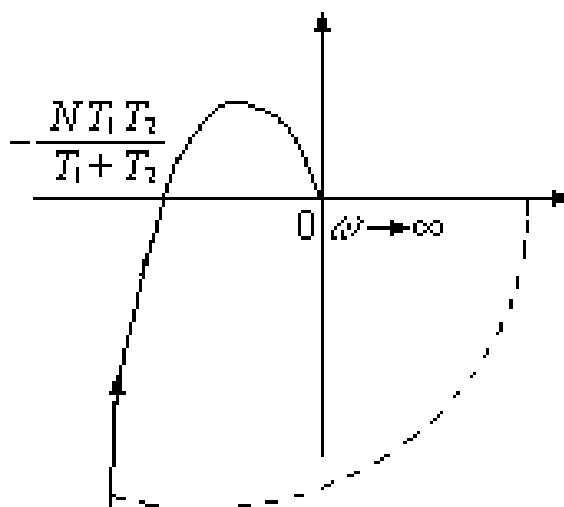
$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} \angle G(j\omega) = -270^\circ$$

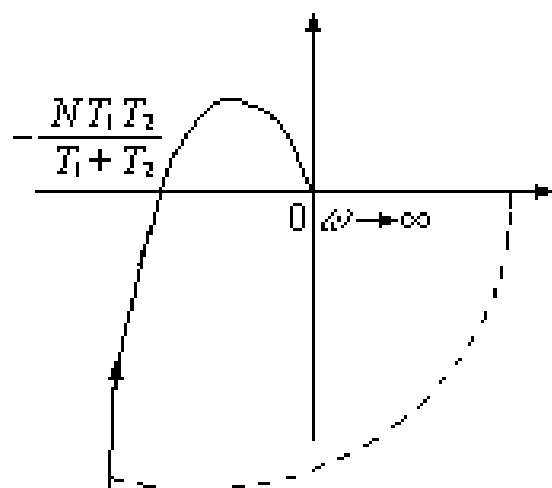
求幅相曲线与负实轴的交点

$$\text{令 } I_m[G(j\omega)] = 0$$

$$\omega_x = 1/\sqrt{T_1 T_2}$$

$$R_e[G(j\omega_x)] = -\frac{NT_1 T_2}{T_1 + T_2}$$





用奈氏判据判断系统的稳定性

由于组成系统的环节为最小相位环节， $p = 0$ ；且为 1 型系统，故从 $\omega = 0$ 处补作辅助线，如图 5-64 虚线所示。

当 $-\frac{NT_1T_2}{T_1+T_2} > -1$ 时，即 $N < \frac{T_1+T_2}{T_1T_2}$ ，幅相特性曲线不包围 $(-1, j0)$ 点，所以闭环系统是稳定的。

当 $-\frac{NT_1T_2}{T_1+T_2} < -1$ 时，即 $N > \frac{T_1+T_2}{T_1T_2}$ ，幅相特性曲线顺时针包围 $(-1, j0)$ 点 1 圈，

$R = -1$ ， $z = p - 2R = 2 \neq 0$ ，所以系统是不稳定的。

$$(1) \quad G(s) = \frac{K(s+1)}{s(s^2+8s+100)} \quad (2) \quad G(s) = \frac{K(\tau_1 s+1)(\tau_2 s+1)}{s^3}, \tau_1, \tau_2 > 0$$

$$(3) \quad G(s) = \frac{K}{s(Ts-1)}, T > 0 \quad (4) \quad G(s) = \frac{K(1+s)}{s^2}$$

试用奈氏判据判断系统的稳定性

$$(2) \quad G(s) = \frac{K(s+1)}{s(s^2+8s+100)}$$

$$\text{起点: } G(j0_+) = 0.0092K - j\infty$$

$$G(j\omega) = \frac{K(j\omega+1)}{j\omega(100+j8\omega-\omega^2)}$$

$$\text{终点: } G(j\infty) = 0$$

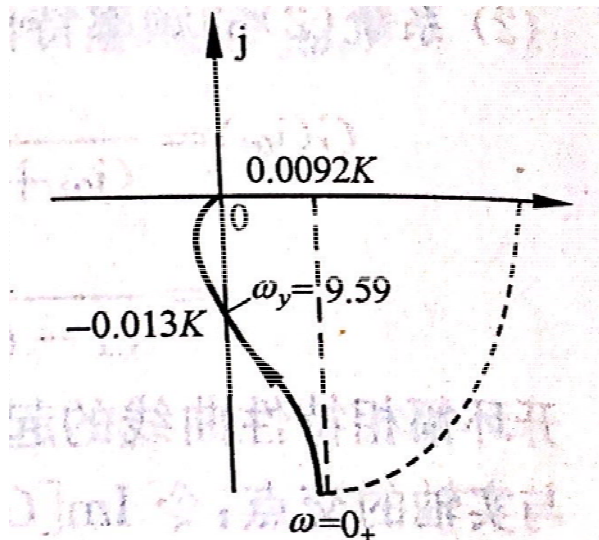
$$= \frac{K(92-\omega^2)}{(100-\omega^2)^2+64\omega^2} - j \frac{K(100+7\omega^2)}{\omega[(100-\omega^2)^2+64\omega^2]}$$

与虚轴交点:

$$\text{Re}[G(j\omega)] = 0$$

$$\omega_y = 9.59, G(j\omega_y) = -0.013K$$

开环幅相特性在第III和第IV象限变化



$$(3) \quad G(s) = \frac{K(\tau_1 s + 1)(\tau_2 s + 1)}{s^2}$$

起点: $G(j0_+) = -\infty + j\infty$

$$\begin{aligned} G(j\omega) &= \frac{K(1 + j\tau_1\omega)(1 + j\tau_2\omega)}{-j\omega^3} \\ &= -\frac{K(\tau_1 + \tau_2)}{\omega^2} + j\frac{K(1 - \tau_1\tau_2\omega^2)}{\omega^3} \end{aligned}$$

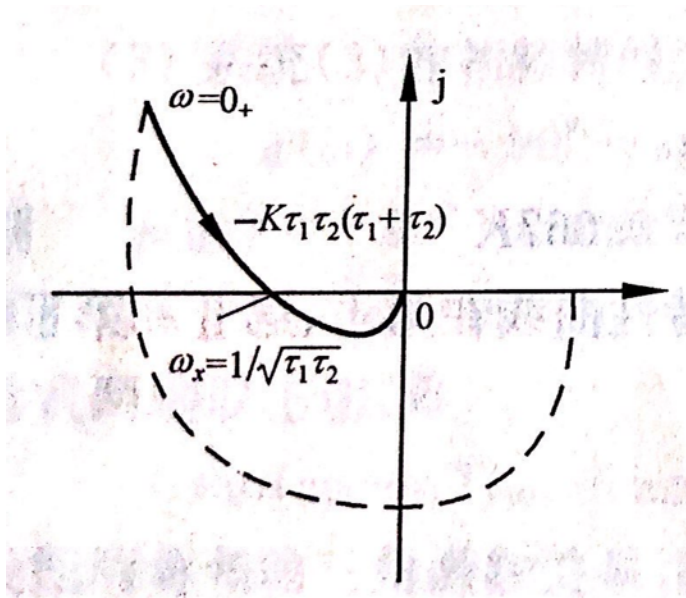
终点: $G(j\infty) = 0$

与实轴交点:

$$\text{Im}[G(j\omega)] = 0$$

$$\begin{aligned} \omega_x &= 1/\sqrt{\tau_1\tau_2}, G(j\omega_x) = \text{Re}[G(j\omega)] \\ &= -K(\tau_1 + \tau_2)\tau_1\tau_2 \end{aligned}$$

开环幅相特性在第II和第III象限变化

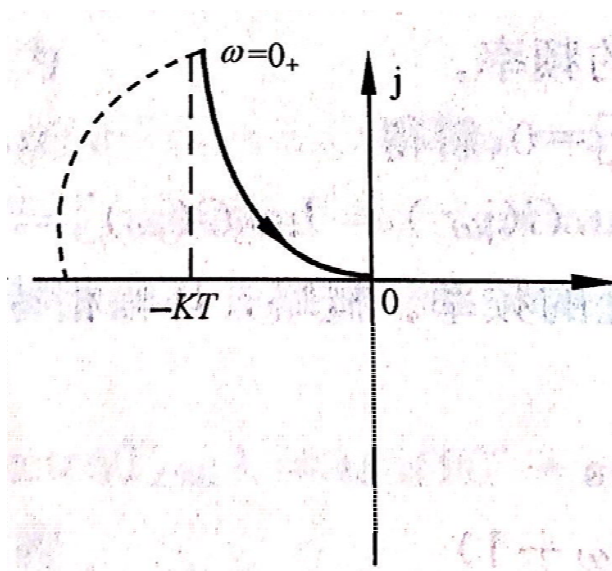


$$(4) \quad G(s) = \frac{K}{s(Ts - 1)}, T > 0$$

$$\begin{aligned} G(j\omega) &= \frac{K}{j\omega(jT\omega - 1)} \\ &= -\frac{KT}{1 + T^2\omega^2} + j\frac{K}{\omega(1 + T^2\omega^2)} \end{aligned}$$

$$\text{起点: } G(j0_+) = -KT + j\infty$$

$$\text{终点: } G(j\infty) = 0$$



与实轴与虚轴都无交点

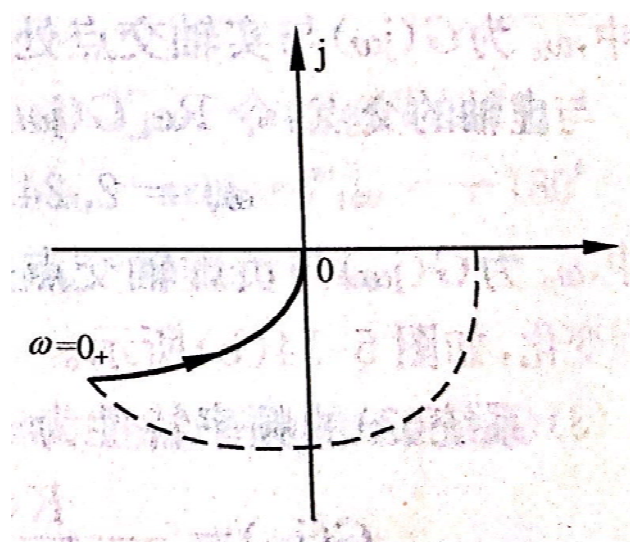
开环幅相特性在第II象限变化

$$(5) \quad G(s) = \frac{K(1+s)}{s^2}$$

$$\text{起点: } G(j0_+) = -\infty - j\infty$$

$$\text{终点: } G(j\infty) = 0$$

$$G(j\omega) = \frac{K(1+j\omega)}{-\omega^2} = -\frac{K}{\omega^2} - j\frac{K}{\omega}$$



与实轴与虚轴都无交点

开环幅相特性在第III象限变化

某最小相位系统的开环对数幅频特性如下图。要求：

- (1) 写出系统开环传递函数；
- (2) 利用相位裕度判断系统稳定性；

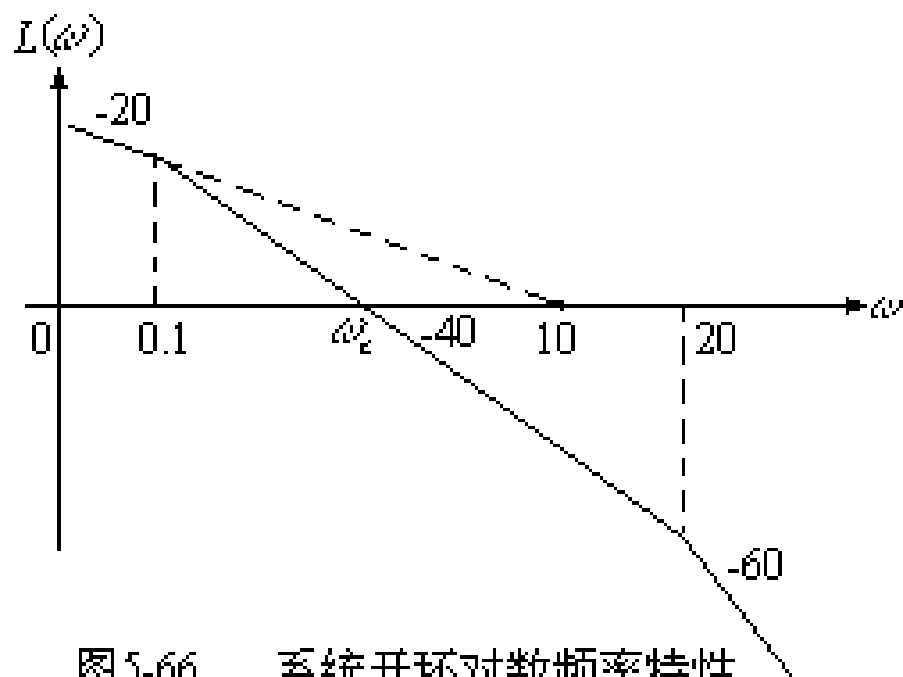


图5-66 系统开环对数频率特性

(1) 写出系统开环传递函数；

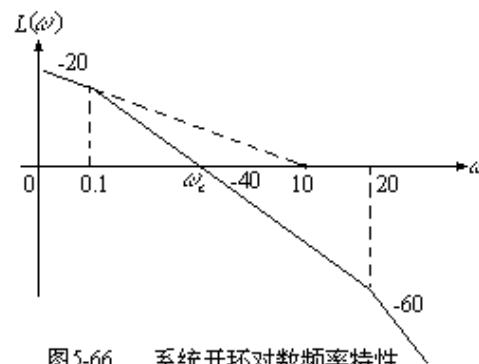


图5-66 系统开环对数频率特性

解 (1) 由系统开环对数幅频特性曲线可知，系统存在两个交接频率 0.1 和 20，故

$$G(s) = \frac{k}{s(s/0.1 + 1)(s/20 + 1)}$$

且
$$20 \lg \frac{k}{10} = 0$$

得
$$k = 10$$

所以
$$G(s) = \frac{10}{s(s/0.1 + 1)(s/20 + 1)}$$

(2) 利用相位裕度判断系统稳定性;

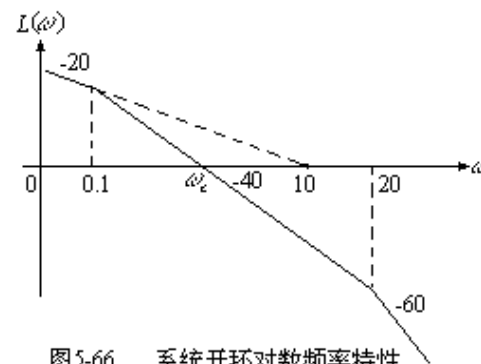


图5-66 系统开环对数频率特性

$$L(\omega) = \begin{cases} 20\lg \frac{10}{\omega} & \omega < 0.1 \\ 20\lg \frac{1}{\omega^2} & 0.1 \leq \omega < 20 \\ 20\lg \frac{20}{\omega^3} & \omega \geq 20 \end{cases}$$

$$\omega_c = 1$$

从而解得

系统开环对数相频特性为

$$\varphi(\omega) = -90^\circ - \arctan \frac{\omega}{0.1} - \arctan \frac{\omega}{20}$$

$$\varphi(\omega_c) = -177.15^\circ$$

$$\gamma = 180^\circ + \varphi(\omega_c) = 2.85^\circ$$

故系统稳定。