

自动控制理论 A 作业 12

2024 年 12 月 13 日

1 考虑单位反馈系统，其开环传递函数如下，

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s + 2\zeta\omega_n)}$$

当取 $r(t) = 2\sin t$ 时，系统的稳态输出

$$c_s(t) = 2\sin(t - 45^\circ)$$

试确定系统参数 ω_n, ζ 。

2 绘制下列传递函数的对数幅频渐近特性曲线

$$(1) G(s) = \frac{2}{(2s+1)(8s+1)};$$

$$(2) G(s) = \frac{200}{s^2(s+1)(10s+1)};$$

$$(3) G(s) = \frac{8\left(\frac{s}{0.1} + 1\right)}{s(s^2 + s + 1)\left(\frac{s}{2} + 1\right)};$$

$$(4) G(s) = \frac{10\left(\frac{s^2}{400} + \frac{s}{10} + 1\right)}{s(s+1)\left(\frac{s}{0.1} + 1\right)}.$$

5.1 一阶环节的传递函数为

$$G(s) = \frac{T_1 s + 1}{T_2 s - 1} \quad 1 > T_1 > T_2 > 0$$

试绘制该环节的 Nyquist 图及 Bode 图。

5.3 设某系统的开环传递函数为

$$G(s)H(s) = \frac{Ke^{-0.1s}}{s(0.1s+1)(s+1)}$$

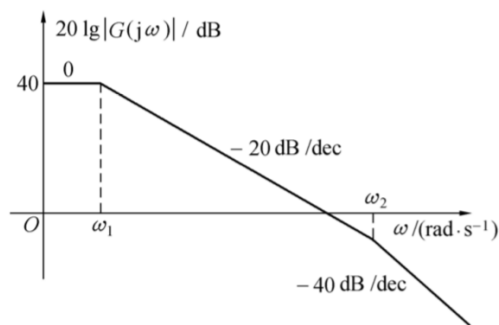
试通过该系统的频率响应确定剪切频率 $\omega_c = 5 \text{ rad/s}$ 时的开环增益 K 。

5.4 若系统的单位阶跃响应为

$$y(t) = 1 - 1.8e^{-4t} + 0.8e^{-9t} \quad t \geq 0$$

试求取该系统的频率响应。

5.5 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.5 图所示。试求取该系统的开环传递函数。



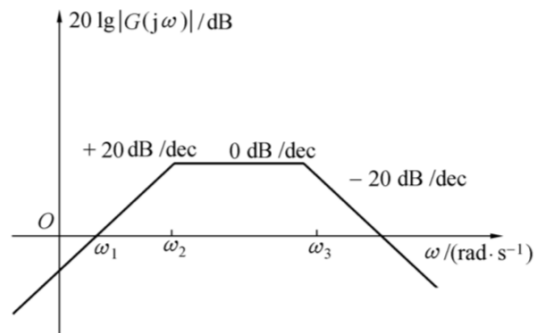
题 5.5 图 开环幅频特性

5.7 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.7 图所示。试求取该系统的开环传递函数。

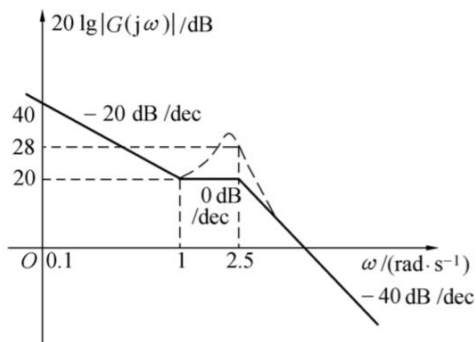
5.8 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.8 图所示。试求取该系统的开环传递函数。

5.9 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.9 图所示。试求取该系统的开环传递函数。

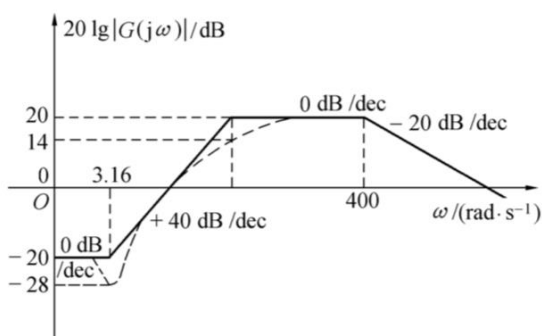
5.10 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.10 图所示。试求取该系统的开环传递函数。



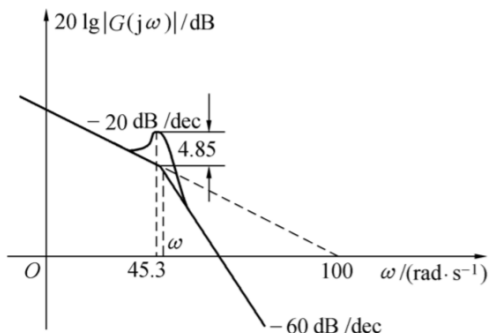
题 5.7 图 开环幅频特性图



题 5.8 图 开环幅频特性图



题 5.9 图 开环幅频特性图



题 5.10 图 开环幅频特性图

自动控制理论 A 作业 12

2024 年 12 月 13 日

1 考虑单位反馈系统，其开环传递函数如下，

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s+2\zeta\omega_n)}$$

当取 $r(t)=2\sin t$ 时，系统的稳态输出

$$c_{ss}(t) = 2\sin(t-45^\circ)$$

试确定系统参数 ω_n, ζ 。

解：系统的闭环传递函数为 $\Phi(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{G(s)}{1+G(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2}$ 为标准振荡环节

输入 $r(t)=2\sin t$ ，输出 $c_{ss}(t)=2\sin(t-45^\circ)$ ，有 $\omega=1\text{rad/s}$ ， $|\Phi(\omega)|=1$ ， $\angle\Phi(\omega)=-45^\circ$

$$\Phi(j\omega) = \frac{\omega_n^2}{(\omega_n^2-\omega^2)+j2\zeta\omega\omega_n} \Rightarrow |\Phi(\omega)| = \frac{\omega_n^2}{\sqrt{(\omega_n^2-\omega^2)^2+(2\zeta\omega\omega_n)^2}}, \angle\Phi(\omega) = -\arctan \frac{2\zeta\omega\omega_n}{\omega_n^2-\omega^2}$$

将 $\omega=1\text{rad/s}$ 时 $|\Phi(\omega)|=1$ ， $\angle\Phi(\omega)=-45^\circ$ 代入，有

$$\begin{cases} \omega_n^2 = \sqrt{(\omega_n^2-1)^2+(2\zeta\omega_n)^2} \\ 2\zeta\omega_n = \omega_n^2-1 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} (4\zeta^2-2)\omega_n^2+1=0 \\ \omega_n^2-2\zeta\omega_n-1=0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega_n^4-4\omega_n^2+2=0 \\ \zeta = \frac{\omega_n^2-1}{2\omega_n} \end{cases}$$

$$\text{角半得} \begin{cases} \omega_n = \sqrt{2+\sqrt{2}} \approx 1.848 \\ \zeta = \frac{1+\sqrt{2}}{2\sqrt{2+\sqrt{2}}} \approx 0.653 \end{cases} \text{或} \begin{cases} \omega_n = \sqrt{2-\sqrt{2}} \approx 0.765 \\ \zeta = \frac{1-\sqrt{2}}{2\sqrt{2-\sqrt{2}}} < 0 \end{cases} \text{舍去}$$

综上， $\omega_n \approx 1.848$ ， $\zeta \approx 0.653$

2 绘制下列传递函数的对数幅频渐近特性曲线 一定注意 $10^0=1$

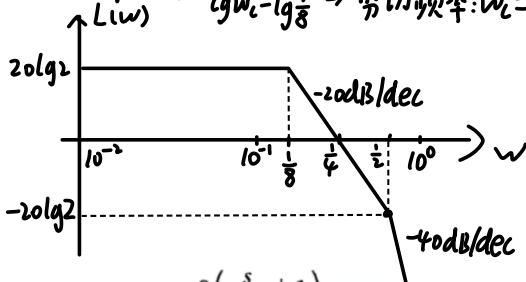
Bode图

$$(1) G(s) = \frac{2}{(2s+1)(8s+1)}$$

解：已是标准型，转折频率 $\begin{cases} \omega_1 = \frac{1}{8} & -20\text{dB/dec} \\ \omega_2 = \frac{1}{2} & -20\text{dB/dec} \end{cases}$

基准点： $\omega=1$ 时 $L(1)=20\lg K=20\lg 2 \approx 6.02$ 斜率为 0

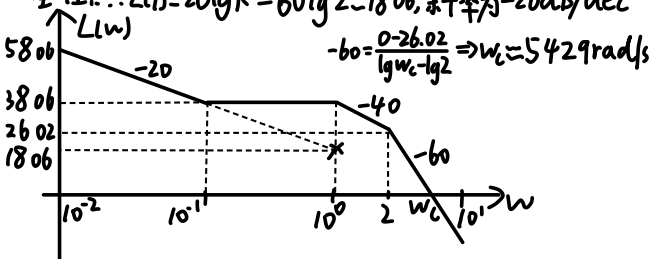
过零点： $k=-20 = \frac{0-20\lg 2}{\lg \omega_c - \lg \frac{1}{8}} \Rightarrow$ 剪切频率： $\omega_c = \frac{1}{4}\text{rad/s}$



$$(3) G(s) = \frac{8(\frac{s}{0.1}+1)}{s(s^2+s+1)(\frac{s}{2}+1)}$$

解：转折频率 $\begin{cases} 0.1 & +20\text{dB/dec} \\ 1 & -40\text{dB/dec} \\ 2 & -20\text{dB/dec} \end{cases}$

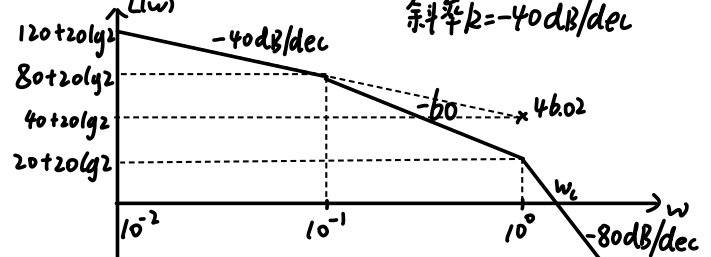
基准点： $L(1)=20\lg K=60\lg 2 \approx 18.06$ ，斜率为 -20dB/dec



$$(2) G(s) = \frac{200}{s^2(s+1)(10s+1)}$$

已是标准型，转折频率 $\begin{cases} \frac{1}{10} & -20\text{dB/dec} \\ 1 & -20\text{dB/dec} \end{cases}$

基准点： $L(1)=20\lg K=20\lg 200=40+20\lg 2 \approx 46.02$ ，斜率 $k=-40\text{dB/dec}$



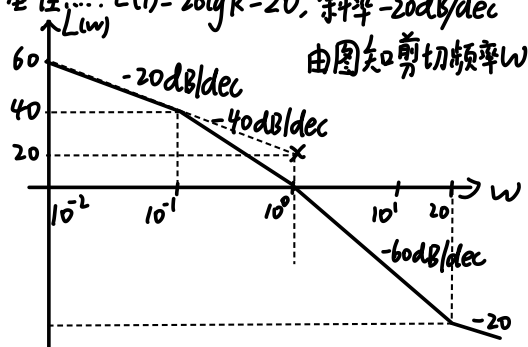
过零点： $k=-80 = \frac{0-(20+20\lg 2)}{\lg \omega_c - \lg 1} \Rightarrow \omega_c = 2.115\text{rad/s}$

$$(4) G(s) = \frac{10(\frac{s^2}{400} + \frac{s}{10} + 1)}{s(s+1)(\frac{s}{0.1}+1)}$$

转折频率 $\begin{cases} 0.1 & -20\text{dB/dec} \\ 1 & -20\text{dB/dec} \\ 20 & +40\text{dB/dec} \end{cases}$

基准点： $L(1)=20\lg K=20$ ，斜率 -20dB/dec

由图知剪切频率 $\omega_c = 1\text{rad/s}$



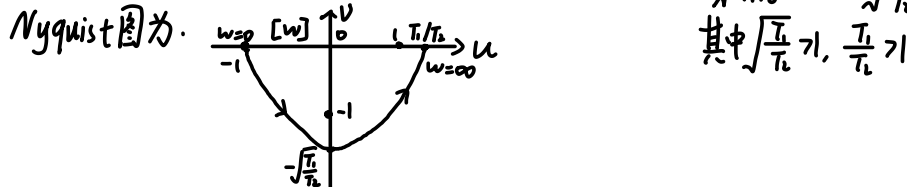
5.1 一阶环节的传递函数为

$$G(s) = \frac{T_1 s + 1}{T_2 s - 1} \quad 1 > T_1 > T_2 > 0$$

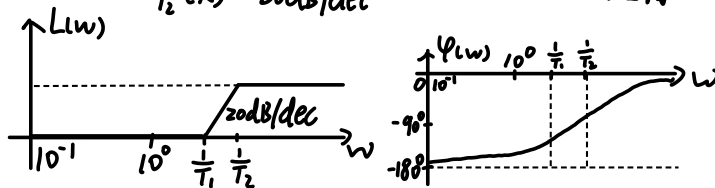
试绘制该环节的 Nyquist 图及 Bode 图。

解: $G(s) = \frac{T_1 s + 1}{T_2 s - 1}$ $1 > T_1 > T_2 > 0$, $G(j\omega) = \frac{j\omega T_1 + 1}{j\omega T_2 - 1} = \frac{T_1 T_2 \omega^2 - 1}{T_2^2 \omega^2 + 1} + j \frac{-(T_1 + T_2)\omega}{T_2^2 \omega^2 + 1} = X + jY$

实部 $X = \frac{T_1 T_2 \omega^2 - 1}{T_2^2 \omega^2 + 1}$, 虚部 $Y = \frac{-(T_1 + T_2)\omega}{T_2^2 \omega^2 + 1}$, 交点: $\omega=0$ 时 $(-1, 0)$, $\omega = \sqrt{\frac{1}{T_1 T_2}}$ 时 $(0, -\sqrt{\frac{T_1}{T_2}})$, $\omega = \infty$ 时 $(\frac{T_1}{T_2}, 0)$



转折频率: $\begin{cases} 1 < \frac{1}{T_1} \text{ (小)} & +20 \text{ dB/dec} \\ 1 < \frac{1}{T_2} \text{ (大)} & -20 \text{ dB/dec} \end{cases}$ 基准线斜率为 0 中频角 $\omega=0$ 时为 -180° $\omega=\infty$ 时为 0°



5.3 设某系统的开环传递函数为

$$G(s)H(s) = \frac{K e^{-0.1s}}{s(0.1s + 1)(s + 1)}$$

试通过该系统的频率响应确定剪切频率 $\omega_c = 5 \text{ rad/s}$ 时的开环增益 K 。

解: $G(s)H(s) = \frac{K e^{-0.1s}}{s(0.1s + 1)(s + 1)}$ $\Rightarrow |G(s)H(s)| = \frac{K}{\omega \sqrt{0.01\omega^2 + 1} \sqrt{\omega^2 + 1}}$

$\omega_c = 5 \text{ rad/s}$ 即 $\omega = \omega_c$ 时, $|G(s)H(s)| = 1$

代入, 得 $K = \omega_c \sqrt{0.01\omega_c^2 + 1} \sqrt{\omega_c^2 + 1} = 28504$

5.4 若系统的单位阶跃响应为

$$y(t) = 1 - 1.8e^{-4t} + 0.8e^{-9t} \quad t \geq 0$$

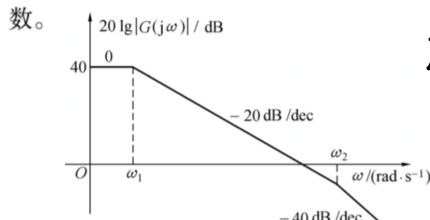
试求取该系统的频率响应: $\Phi(j\omega) = \Phi(s)|_{s=j\omega}$

解: 系统输入为 $u(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} \frac{1}{s}$, 输出 $y(t) = 0$, 零状态, $Y(s) = \mathcal{L}[y(t)] = \frac{1}{s} - 1.8 \frac{1}{s+4} + 0.8 \frac{1}{s+9}$

系统传递 $\Phi(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = 1 - \frac{1.8s}{s+4} + \frac{0.8s}{s+9} = \frac{36}{(s+4)(s+9)} = \frac{1}{(\frac{s}{4}+1)(\frac{s}{9}+1)}$

由于 $p_1 = -4$, $p_2 = -9$, 系统稳定, 系统的频率响应为 $\Phi(j\omega) = \Phi(s)|_{s=j\omega} = \frac{1}{(\frac{j\omega}{4}+1)(\frac{j\omega}{9}+1)}$

5.5 已知最小相位系统 Bode 图的幅频特性如题 5.5 图所示。试求取该系统的开环传递函数。



解: 基准线: $L(1) = 20 \lg K = 40 \Rightarrow K = 100$, 斜率为 0, 无积分环节

$\omega = \omega_1$, $\omega = \omega_2$ 处有两个惯性环节, 又由于是最小相位系统

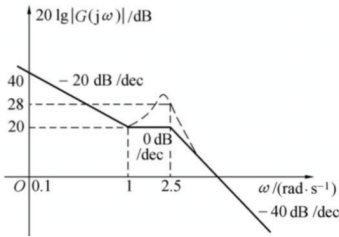
开环传递为 $G(s) = \frac{100}{(\frac{s}{\omega_1} + 1)(\frac{s}{\omega_2} + 1)}$

解: 有 $\omega = \omega_1$, $\omega = \omega_2$ 两个惯性环节, 基准线斜率为 $+20 \text{ dB/dec}$

设 $G(s) = \frac{Ks}{(\frac{s}{\omega_1} + 1)(\frac{s}{\omega_2} + 1)}$ 用近似法求 K .

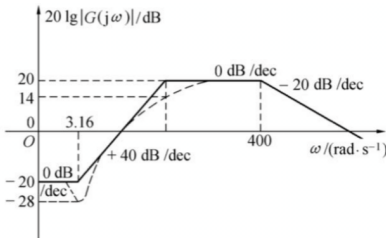
$\omega = \omega_1$ 时, $L(\omega) = 20 \lg(K\omega) = 0 \Rightarrow K = \frac{1}{\omega_1} \Rightarrow G(s) = \frac{s}{(\frac{s}{\omega_1} + 1)(\frac{s}{\omega_2} + 1)}$

修正项公式 振荡 $-20\lg(2\xi) \text{ dB}$
 = 阶微分 $20\lg(2\xi) \text{ dB}$



解: 基准线斜率 -20 dB/dec , $\omega=1$ 时, $L(\omega)=20\lg(k)=20 \Rightarrow k=10$
 $\omega=1$ 处 - 阶微分环节, $\omega=2.5$ 处 - 振荡环节, $\omega_n=2.5$, 此处 $-20\lg(2\xi)=8 \text{ dB}$

传递为 $G(s) = \frac{10(s+1)}{s[(\frac{s}{2.5})^2 + \frac{0.398s}{2.5} + 1]}$ $\Rightarrow \xi = 0.199$



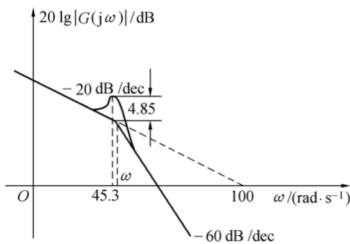
-28 为真实曲线的最小值

解: 基准线斜率为 0, $L(\omega)=20\lg(k)=-20 \Rightarrow k=0.1$
 $\omega=3.16$ 处有 - 阶微分环节, $\omega=31.6$ 处有 - 振荡环节, (ξ_1)

$\omega=400$ 处有 - 小惯性环节,

$G(s) = \frac{(\frac{s}{316})^2 + \frac{2\xi_1 s}{316} + 1}{10[(\frac{s}{316})^2 + \frac{2\xi_1 s}{316} + 1](\frac{s}{400} + 1)}$ 修正 $\xi_1 \cdot 20\lg(2\xi_1) = -8 \Rightarrow \xi_1 = 0.199$

$G(s) = \frac{(\frac{s}{316})^2 + \frac{0.406s}{316} + 1}{10[(\frac{s}{316})^2 + \frac{1.996s}{316} + 1](\frac{s}{400} + 1)}$ $\xi_1: 20\lg \frac{1}{2\xi_1 \sqrt{1-\xi_1^2}} = 8 \Rightarrow \xi_1 = 0.203$
 $\xi_2: -20\lg(2\xi_2) = -6 \Rightarrow \xi_2 = 0.998$



当 $0 < \xi < 0.707$ 时, 对于无零点 $k=1$ 的
 标准二阶系统: $\omega_r = \omega_n \sqrt{1-2\xi^2}$

$M_r = \frac{1}{2\xi \sqrt{1-\xi^2}}$

解: 基准线斜率为 -20 dB/dec , $L(\omega)=20\lg k=40 \Rightarrow k=100$

$\omega=\omega_n$ 处有 - 振荡环节, 参数为 ω_n, ξ ,

由 $\begin{cases} \omega_n \sqrt{1-2\xi^2} = 45.3 \\ 20\lg \frac{1}{2\xi \sqrt{1-\xi^2}} = 4.85 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega_n \\ \xi = 0.95 \end{cases}$ 舍去 $\begin{cases} \omega_n = 50.02 \text{ rad/s} \\ \xi = 0.2999 \end{cases}$

综上, $G(s) = \frac{100}{s[(\frac{s}{50.02})^2 + \frac{0.5998s}{50.02} + 1]}$