

哈尔滨工业大学 2015 学年 秋 季 学 期

自动控制原理

试题

一、填空题 (每空 1 分, 共 20 分)

- 对自动控制系统的基本要求可以概括为三个方面, 即: 稳定性、快速性和准确性。第四个: 平稳性
- 控制系统的 输出拉氏变换与输入拉氏变换在零初始条件下的比值 称为传递函数。
- 在经典控制理论中, 可采用 劳斯判据(或: 时域分析法)、根轨迹法或奈奎斯特判据(或: 频域分析法)等方法判断线性控制系统稳定性。
频域稳定判据包括 Nyquist 判据、对数稳定判据
- 控制系统的数学模型, 取决于系统 结构 和 参数, 与外作用及初始条件无关。
Bode 图
- 线性系统的对数幅频特性; 纵坐标取值为 $20 \lg A(\omega)$ (或: $L(\omega)$), 横坐标为 $\lg \omega$ 。按 $\lg \omega$ 刻度按 ω 标定
- 奈奎斯特稳定判据中, $Z = P - R$, 其中 P 是指 开环传函中具有正实部的极点的个数, Z 是指 闭环传函中具有正实部的极点的个数, R 指 奈氏曲线逆时针方向包围 $(-1, j0)$ 整圈数。
- 在二阶系统的单位阶跃响应图中, t_s 定义为 调整时间, $\sigma\%$ 是超调量。 t_r 上升时间 t_p 峰值时间
 $t_r = \frac{\pi - \varphi}{\omega_d}$, $t_p = \frac{\pi}{\omega_d}$, $t_s(2\%) = \frac{4}{\zeta \omega_n}$, $\sigma\% = e^{-\zeta \omega_n t_p}$
- 设系统的开环传递函数为 $\frac{K}{s(T_1 s + 1)(T_2 s + 1)}$ 则其开环幅频特性为 $A(\omega) = \frac{K}{\omega \sqrt{(T_1 \omega)^2 + 1} \cdot \sqrt{(T_2 \omega)^2 + 1}}$, 相频特性为 $\varphi(\omega) = -90^\circ - \lg^{-1}(T_1 \omega) - \lg^{-1}(T_2 \omega)$
- 反馈控制又称偏差控制, 其控制作用是通过 给定值 与反馈量的差值进行的。
- 若某系统的单位脉冲响应为 $g(t) = 10e^{-0.2t} + 5e^{-0.5t}$, 则该系统的传递函数 $G(s)$ 为 $\frac{10}{s+0.2} + \frac{5}{s+0.5}$ 。
 $X(s) = 1$ $G(s) = \frac{10}{s+0.2} + \frac{5}{s+0.5}$
- 自动控制系统有两种基本控制方式, 当控制装置与受控对象之间只有顺向作用而无反向联系时, 称为 开环控制系统; 当控制装置与受控对象之间不但有顺向作用而且还有反向联系时, 称为 闭环控制系统; 含有测速发电机的电动机速度控制系统, 属于 闭环控制系统。
- 根轨迹起始于 开环极点, 终止于 开环零点。
- 稳定是对控制系统最基本的要求, 若一个控制系统的响应曲线为衰减振荡, 则该系统 稳定。判断一个闭环线性控制系统是否稳定, 在时域分析中采用 劳斯判据; 在频域分析中采用 奈奎斯特判据。
- 频域性能指标与时域性能指标有着对应关系, 开环频域性能指标中的幅值越频率 ω_c 对应时域性能指标 调整时间 t_s , 它们反映了系统动态过程的快速性

网盘计划

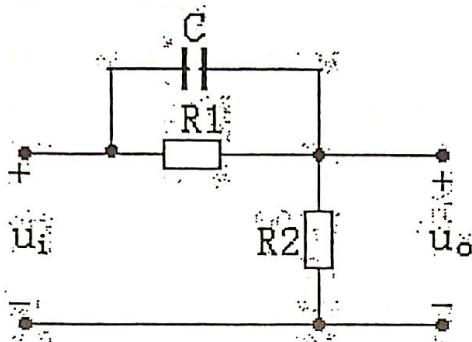
QQ 953062322

二、(8分) 试建立如图3所示电路的动态微分方程, 并求传递函数。

紫丁香影院

QQ 1689929593

图3



$$i_R = \frac{u_R}{R} \Rightarrow X_R = R$$

$$i_C = C \frac{du_C}{dt} \Rightarrow X_C = \frac{1}{sC}$$

$$u_L = L \frac{di_L}{dt} \Rightarrow X_L = sL$$

解: 1、建立电路的动态微分方程

根据 KCL 有

$$\frac{u_i(t) - u_o(t)}{R_1} + C \frac{d[u_i(t) - u_o(t)]}{dt} = \frac{u_o(t)}{R_2} \quad (2 \text{分})$$

即

$$R_1 R_2 C \frac{du_o(t)}{dt} + (R_1 + R_2) u_o(t) = R_1 R_2 C \frac{du_i(t)}{dt} + R_2 u_i(t) \quad (2 \text{分})$$

2、求传递函数

对微分方程进行拉氏变换得

$$R_1 R_2 C s U_o(s) + (R_1 + R_2) U_o(s) = R_1 R_2 C s U_i(s) + R_2 U_i(s) \quad (2 \text{分})$$

得传递函数

$$G(s) = \frac{U_o(s)}{U_i(s)} = \frac{R_1 R_2 C s + R_2}{R_1 R_2 C s + R_1 + R_2} \quad (2 \text{分})$$

三、(共 20 分) 系统结构图如图 4 所示:

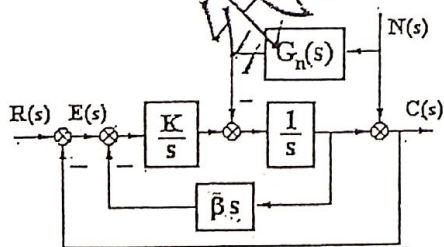


图1 控制系统结构图

1、写出闭环传递函数 $\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)}$ 表达式; (4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

β ; (4分)

图4

3、求此时系统的动态性能指标 $\sigma\%$, t_s ; (4分)

4、 $r(t) = 2t$ 时，求系统由 $r(t)$ 产生的稳态误差 e_{ss} ；(4分)

5、确定 $G_n(s)$ ，使干扰 $n(t)$ 对系统输出 $c(t)$ 无影响。(4分)

解：1、(4分) $\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\frac{K}{s^2}}{1 + \frac{K\beta}{s} + \frac{K}{s^2}} = \frac{K}{s^2 + K\beta s + K} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$

2、(4分) $\begin{cases} K = \omega_n^2 = 2^2 = 4 \\ K\beta = 2\xi\omega_n = 2\sqrt{2} \end{cases} \quad \begin{cases} K = 4 \\ \beta = 0.707 \end{cases}$

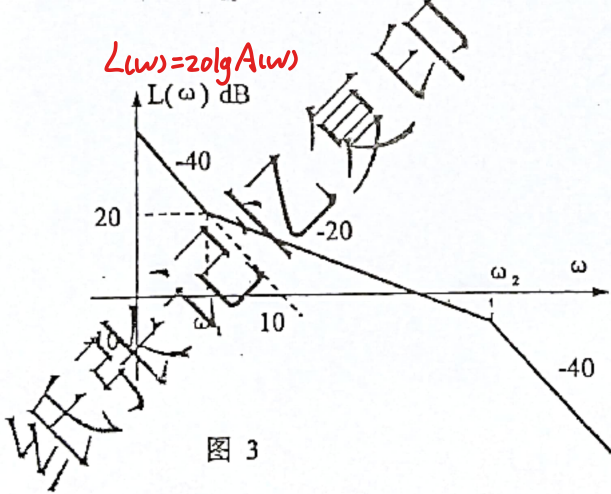
3、(4分) $\sigma\% = e^{-\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2}} = 4.32\% \quad t_s = \frac{4}{\xi\omega_n} = \frac{4}{\sqrt{2}} = 2.83$

4、(4分) $G(s) = \frac{\frac{K}{s^2}}{1 + \frac{K\beta}{s}} = \frac{K}{s(s+K\beta)} = \frac{1}{\beta s(s+1)} \quad \begin{cases} K_x = 1/\beta \\ v = 1 \end{cases} \quad e_{ss} = \frac{A}{K_x} = 2\beta = 1.414$

5、(4分) 令： $\Phi_n(s) = \frac{C(s)}{N(s)} = \frac{\left(1 + \frac{K\beta}{s}\right) - \frac{1}{s} G_n(s)}{\Delta(s)} = 0$ 得： $G_n(s) = s + K\beta$

0451-86413025

四、已知最小相位系统的对数幅频特性如图3所示。试求系统的开环传递函数。(16分)



网盘计划
QQ: 953062322

四六级QQ群
741109221

解：从开环伯德图可知，系统具有比例环节、两个积分环节、一个一阶微分环节和一个惯性环节。

故其开环传递函数应有以下形式 $G(s) = \frac{K(\frac{1}{\omega_1}s + 1)}{s^2(\frac{1}{\omega_2}s + 1)}$ (8分)

注意基准线
点： $L\omega = 20\lg K$ dB
斜率 $k = -20$ dB/dec

由图可知： $\omega = 1$ 处的纵坐标为40dB，则 $L(1) = 20\lg K = 40$ ，得 $K = 100$ (2分)

又由 $\omega = \omega_1$ 和 $\omega = 10$ 的幅值分贝数分别为 20 和 0, 结合斜率定义, 有

$$\frac{20-0}{\lg \omega_1 - \lg 10} = -40, \text{ 解得 } \omega_1 = \sqrt{10} = 3.16 \text{ rad/s} \quad (2 \text{ 分})$$

同理可得 $\frac{20 - (-10)}{\lg \omega_1 - \lg \omega_2} = -20$ 或 $20 \lg \frac{\omega_2}{\omega_1} = 30$,

$$\omega_2^2 = 1000\omega_1^2 = 10000 \quad \text{得} \quad \omega_2 = 100 \text{ rad/s} \quad (2 \text{ 分})$$

故所求系统开环传递函数为

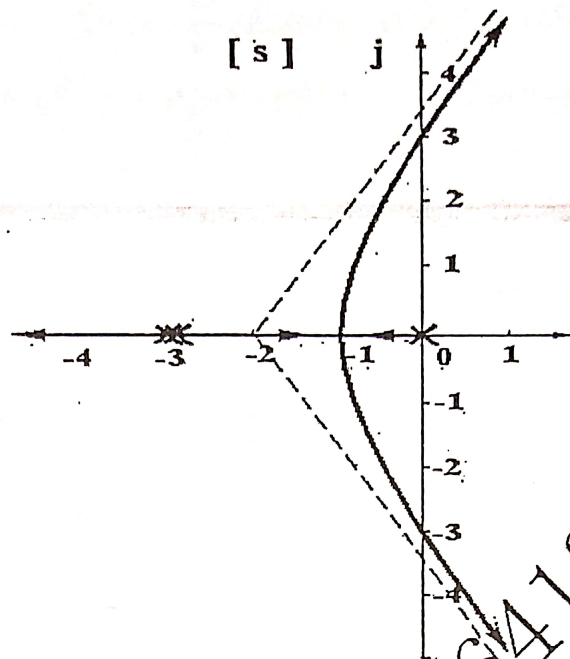
$$G(s) = \frac{100\left(\frac{s}{\sqrt{10}} + 1\right)}{s^2\left(\frac{s}{100} + 1\right)} \quad (2 \text{ 分})$$

五、(共 15 分) 已知某单位反馈系统的开环传递函数为 $G(s) = \frac{K_r}{s(s+3)}$

1、绘制该系统以根轨迹增益 K_r 为变量的根轨迹 (求出: 渐近线、分离点、与虚轴的交点等); (8 分)

2、确定使系统满足 $0 < \xi < 1$ 的开环增益 K 的取值范围。(7 分)

1、绘制根轨迹 (8 分)



(1) 系统有 3 个开环极点 (起点): 0、-3、-3, 无开环零点 (有限终点); (1分)

(2) 实轴上的轨迹: $(-\infty, -3)$ 及 $(-3, 0)$; (1分)

(3) 3 条渐近线:
$$\begin{cases} \sigma_a = \frac{-3-3}{3} = -2 \\ \pm 60^\circ, 180^\circ \end{cases} \quad (2分)$$

(4) 分离点: $\frac{1}{d} + \frac{2}{d+3} = 0$ 得: $d = -1$ (2分)

$$K_r = |d| \cdot |d+3|^2 = 4$$

(5) 与虚轴交点: $D(s) = s^3 + 6s^2 + 9s + K_r = 0$

$$\begin{cases} \text{Im}[D(j\omega)] = -\omega^3 + 9\omega = 0 \\ \text{Re}[D(j\omega)] = -6\omega^2 + K_r = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} \omega = 3 \\ K_r = 54 \end{cases} \quad (2分)$$

绘制根轨迹如右图所示。

2、(7分) 开环增益 K 与根轨迹增益 K_r 的关系:
$$G(s) = \frac{K_r}{s(s+3)^2} = \frac{\frac{K_r}{9}}{s\left[\left(\frac{s}{3}\right)^2 + 1\right]}$$

得 $K = K_r / 9$ (1分)

系统稳定时根轨迹增益 K_r 的取值范围: $K_r < 54$, (2分)

系统稳定且为欠阻尼状态时根轨迹增益 K_r 的取值范围: $4 < K_r < 54$, (3分)

系统稳定且为欠阻尼状态时开环增益 K 的取值范围: $\frac{4}{9} < K < 6$ (1分)

六、(共 22 分) 某最小相位系统的开环对数幅频特性曲线 $L_0(\omega)$ 如图 5 所示:

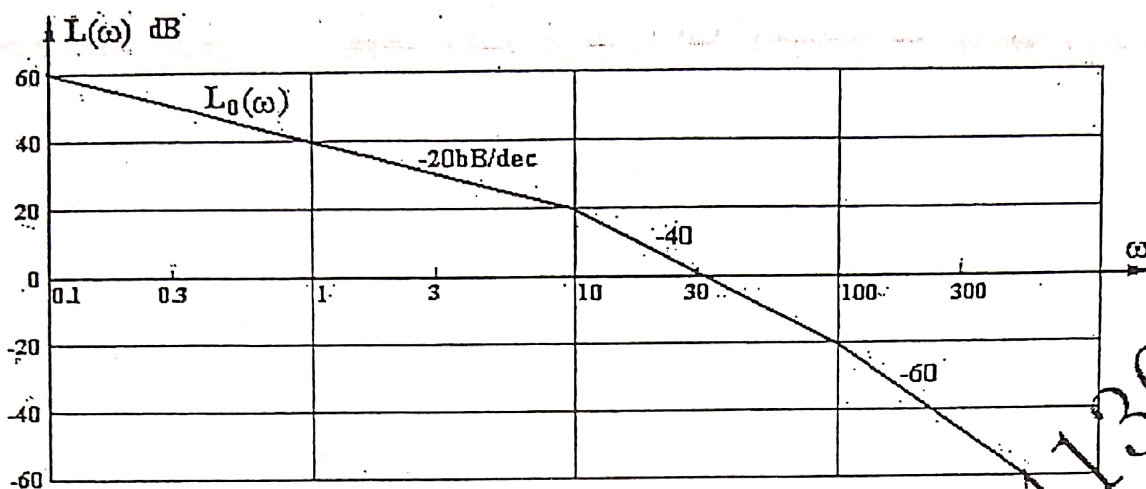


图 3: 对数幅频特性曲线

- 1、写出该系统的开环传递函数 $G_0(s)$; (8分)
- 2、写出该系统的开环频率特性、开环幅频特性及开环相频特性。(3分)
- 3、求系统的相角裕度 γ 。(7分)
- 4、若系统的稳定裕度不够大, 可以采用什么措施提高系统的稳定裕度? (4分)

解: 1、从开环伯德图可知, 原系统具有比例环节、一个积分环节、两个惯性环节。

故其开环传函应有以下形式

$$G(s) = \frac{K}{s(\frac{1}{\omega_1}s + 1)(\frac{1}{\omega_2}s + 1)} \quad (2分)$$

由图可知: $\omega = 1$ 处的纵坐标为 40dB, 则 $L(1) = 20 \lg K = 40$, 得 $K = 100$ (2分)

$\omega_1 = 10$ 和 $\omega_2 = 100$ (2分)

故系统的开环传函为 $G_0(s) = \frac{100}{s(\frac{s}{10} + 1)(\frac{s}{100} + 1)}$ (2分)

2、写出该系统的开环频率特性、开环幅频特性及开环相频特性:

开环频率特性 $G_0(j\omega) = \frac{100}{j\omega \left(j\frac{\omega}{10} + 1 \right) \left(j\frac{\omega}{100} + 1 \right)}$ (1分)

$G_0(j\omega) = G_0(s)|_{s=j\omega}$

网盘计划

QQ群 953062322

开环幅频特性 $A_0(\omega) = \frac{100}{\omega \sqrt{\left(\frac{\omega}{10}\right)^2 + 1} \sqrt{\left(\frac{\omega}{100}\right)^2 + 1}}$ (1分)

开环相频特性: $\varphi_0(s) = -90 - \text{tg}^{-1}0.1\omega - \text{tg}^{-1}0.01\omega$ (1分)

3、求系统的相角裕度 γ :

求幅值穿越频率, 令 $A_0(\omega) = \frac{100}{\omega \sqrt{\left(\frac{\omega}{10}\right)^2 + 1} \sqrt{\left(\frac{\omega}{100}\right)^2 + 1}} = 1$ 得 $\omega_c \approx 31.6 \text{ rad/s}$ (3分)

$\varphi_0(\omega_c) = -90 - \text{tg}^{-1}0.1\omega_c - \text{tg}^{-1}0.01\omega_c = -90 - \text{tg}^{-1}3.16 - \text{tg}^{-1}0.316 \approx -180$ (2分)

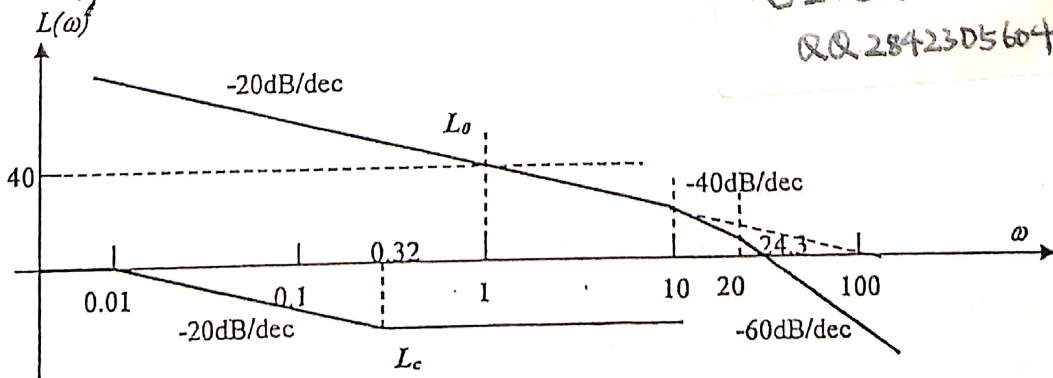
$\gamma = 180 + \varphi_0(\omega_c) = 180 - 180 = 0$ (2分)

对最小相位系统 $\gamma = 0$ 临界稳定

4、(4分) 可以采用以下措施提高系统的稳定裕度: 增加串联超前校正装置; 增加串联滞后校正装置; 增加串联滞后-超前校正装置; 增加开环零点; 增加PI或PD或PID控制器; 在积分环节外加单位负反馈。

六、已知最小相位系统的开环对数幅频特性 $L_0(\omega)$ 和串联校正装置的对数幅频特性 $L_c(\omega)$ 如下图所示, 原系统的幅值穿越频率为 $\omega_c = 24.3 \text{ rad/s}$; (共30分)

- 1、写出原系统的开环传递函数 $G_0(s)$, 并求其相角裕度 γ_0 , 判断系统的稳定性; (10分)
- 2、写出校正装置的传递函数 $G_c(s)$; (5分)
- 3、写出校正后的开环传递函数 $G_0(s)G_c(s)$, 画出校正后系统的开环对数幅频特性 $L_{GC}(\omega)$, 并用劳斯判据判断系统的稳定性。(15分)



解：1、从开环波特图可知，原系统具有比例环节、一个积分环节、两个惯性环节。

故其开环传函应有以下形式
$$G_0(s) = \frac{K}{s \left(\frac{1}{\omega_1} s + 1\right) \left(\frac{1}{\omega_2} s + 1\right)} \quad (2 \text{分})$$

由图可知： $\omega = 1$ 处的纵坐标为 40dB，则 $L(1) = 20 \lg K = 40$ ，得 $K = 100$ (2分)

$\omega_1 = 10$ 和 $\omega_2 = 20$

故原系统的开环传函为
$$G_0(s) = \frac{100}{s \left(\frac{1}{10} s + 1\right) \left(\frac{1}{20} s + 1\right)} = \frac{100}{s(0.1s+1)(0.05s+1)} \quad (2 \text{分})$$

求原系统的相角裕度 γ_0 ： $\varphi_0(s) = -90 - \text{tg}^{-1} 0.1\omega - \text{tg}^{-1} 0.05\omega$

由题知原系统的幅值穿越频率为 $\omega_c = 24.3 \text{ rad/s}$

$$\varphi_0(\omega_c) = -90 - \text{tg}^{-1} 0.1\omega_c - \text{tg}^{-1} 0.05\omega_c = -208 \quad (1 \text{分})$$

$$\gamma_0 = 180 + \varphi_0(\omega_c) = 180 - 208 = -28 \quad (1 \text{分})$$

对最小相位系统 $\gamma_0 = -28 < 0$ ，不稳定

2、从开环波特图可知，校正装置一个惯性环节、一个微分环节，为滞后校正装置。

故其开环传函应有以下形式
$$G_c(s) = \frac{\frac{1}{\omega_2'} s + 1}{\frac{1}{\omega_1'} s + 1} = \frac{0.32 s + 1}{\frac{1}{0.01} s + 1} = \frac{3.125s + 1}{100s + 1} \quad (5 \text{分})$$

3、校正后的开环传递函数 $G_0(s)G_c(s)$ 为

$$G_0(s)G_c(s) = \frac{100}{s(0.1s+1)(0.05s+1)} \frac{3.125s+1}{100s+1} = \frac{100(3.125s+1)}{s(0.1s+1)(0.05s+1)(100s+1)} \quad (4 \text{分})$$

用劳思判据判断系统的稳定性

系统的闭环特征方程是

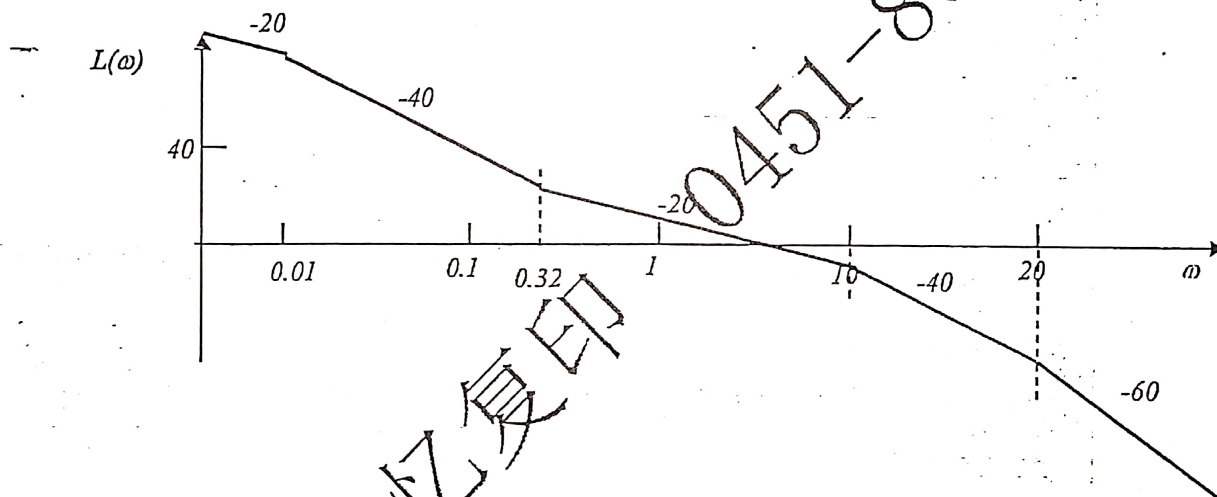
$$D(s) = s(0.1s+1)(0.05s+1)(100s+1) + 100(3.125s+1) \quad (2 \text{分})$$

$$= 0.5s^4 + 15.005s^3 + 100.15s^2 + 313.5s + 100 = 0$$

构造劳斯表如下

| | | | | |
|-------|--------|--------|-----|-------------------------|
| s^4 | 0.5 | 100.15 | 100 | |
| s^3 | 15.005 | 313.5 | 0 | |
| s^2 | 89.7 | 100 | 0 | 首列均大于0, 故校正后的系统稳定。 (4分) |
| s^1 | 296.8 | 0 | | |
| s^0 | 100 | 0 | | |

画出校正后系统的开环对数幅频特性 $L_{GC}(\omega)$



起始斜率: -20 dB/dec (一个积分环节) (1分)

转折频率: $\omega_1 = 1/100 = 0.01$ (惯性环节), $\omega_2 = 1/3.125 = 0.32$ (一阶微分环节),

$\omega_3 = 1/0.1 = 10$ (惯性环节), $\omega_4 = 1/0.05 = 20$ (惯性环节) (4分)

哈工大资源分享
QQ 2842305604

一区二区交流群
731429909