5.3
$$G(s) = \frac{2.55 \times 10^5}{s^3 + 115s^2 + 1500s}$$

解得闭环极点为 $s_1 = -1.2017$, $s_{2,3} = 0.0259 \pm 0.4599 j$, 有极点在虚轴右侧, 因此系统不稳定。

要提高稳定裕度,可采用超前校正,又要保持穿越频率不变,应采用滞后校正,所以综合应采用超前滞后校正。

5.4
$$G(s) = \frac{K}{s(s+1)(2s+1)}$$

开环比例系统 $K = K_v = 10$ 。 $\omega_c = 1.59 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$, $\gamma = -40.4^{\circ}$ 。在此 ω_c 条件下, γ 很难达到 50° 。

用MATLAB绘制伯德图,当相角为 180° 时, $\omega = 0.704 \,\mathrm{rad \cdot s^{-1}}$,将其作为校正后的系统 对数穿越频率,因此取超前角 $\varphi_m = 50 + 10 = 60^\circ$ 。

超前校正设计: $\alpha = \frac{1+\sin 60^{\circ}}{1-\sin 60^{\circ}} = 13.928$, $\frac{1}{T_1} = \sqrt{\alpha}\omega_c = 2.627$, $T_1 = 0.381$, $\alpha T_1 = 5.301$, 因

此控制器的超前校正设计部分为:

$$G_{c_1}(s) = \frac{1+5.301s}{1+0.381s}$$

滞后校正设计:分析 $G_p(s)G_{c_1}(s)$ 的幅频特性。

$$20 \lg |G_p(j0.704)G_{c_1}(j0.704)| > 20 \lg |25.098|$$

因此, $20\lg \left|G_{c_2}(j0.704)\right| = -20\lg \left|25.098\right| = -20\lg \beta$ 。 $\beta = 25.098$ 。取 $\frac{1}{T_2} = \frac{\omega_c}{5} = 0.141$,

得 $T_2 = 7.092$, $\beta T_2 = 177.992$ 。

因此控制器的滞后校正设计部分为:

$$G_{c_2}(s) = \frac{1 + 7.092s}{1 + 177.995s}$$

校正后系统性能分析。

$$G_p(s)G_c(s) = \frac{10(1+5.301s)(1+7.092s)}{s(s+1)(2s+1)(1+0.381s)(1+177.995s)}$$

经验证,得到的相角裕量为50°,增益裕度为12.8dB。

5.9 系统的开环传递函数为
$$G_o(s) = \frac{10K_1}{s(s^2 + 25s + 100 + 20K_1K_2)}$$
,

$$Q_r(s) = \frac{\beta \left(\frac{s}{\omega_{\text{cut}}/\alpha} + 1\right)}{\frac{s}{\omega_{\text{cut}}} \left(\frac{s}{\omega_{\text{cut}}/(\alpha\beta)} + 1\right) \left(\frac{s}{\gamma\omega_{\text{cut}}} + 1\right) \left(\frac{s}{\gamma\delta\omega_{\text{cut}}} + 1\right)} \circ$$

对比
$$G_o(s)$$
可知, $\beta = 1$,因此 $Q_r(s) = \frac{\omega_{\text{cut}}^3 \gamma^2 \delta}{s(s + \gamma \omega_{\text{cut}})(s + \gamma \delta \omega_{\text{cut}})}$ 。

进一步可知,
$$\gamma\omega_{\mathrm{cut}}\left(1+\delta\right)=25$$
。 又由于 $K_{\nu}=\lim_{s\to 0}sG_{o}(s)=\beta\omega_{\mathrm{cut}}=4$, 因此

$$\omega_{\text{cut}} = 4 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$$
。取 $\delta = 1$, $\gamma = 3.125$,易知 α 可取10。因此, $\omega_{\text{l}} = \frac{\omega_{c}}{\alpha \beta} = 0.4$, $\omega_{2} = \frac{\omega_{c}}{\alpha} = 0.4$,

$$\omega_{3} = \gamma \omega_{c} = 12.5 \text{ , } \omega_{4} = \gamma \delta \omega_{c} = 12.5 \text{ , } T_{1} = \frac{1}{\omega_{1}} = 2.5 \text{ , } T_{2} = \frac{1}{\omega_{2}} = 2.5 \text{ , } T_{3} = \frac{1}{\omega_{3}} = 0.08 \text{ , } T_{4} = \frac{1}{\omega_{4}} = 0.08 \text{ .}$$

$$Q_r(s) = \frac{4}{s(0.08s+1)(0.08s+1)} = \frac{4 \times 156.25}{s(s^2 + 25s + 156.25)}$$

由
$$t_s = \frac{1}{\omega_c} \left(8 - \frac{3.5}{\alpha} - \frac{4}{\beta} + \frac{100}{(\alpha \gamma \delta)^2} \right) = 0.9381$$
, $\sigma = \frac{160}{\gamma^2 \delta} + 6.5 \frac{\beta}{\alpha} + 2 = 19.034\% \le 20\%$ 可知,满

足条件。

因此,
$$K_1 = \frac{4 \times 156.25}{10} = 62.5$$
, $K_2 = \frac{156.25 - 100}{2 \times 62.5} = 0.045$ 。