模拟试题答案

3、(-1, j0) 点在 B 点和原点之间,以及 A 点的左侧,系统是稳定的, 因为系统稳定,又 P=0,在上述区间内,奈氏曲线不包围(-1, j0)点, Z=P-N=0

4.
$$G(j\omega) = \frac{1}{j2\omega + 1}$$

$$|G(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{4\omega^2 + 1}} \qquad \angle G(j\omega) = -a \, r \, c \, 2\omega$$

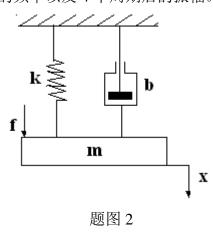
$$\therefore c(t) = \frac{R}{\sqrt{4\omega^2 + 1}} (\sin \omega t - arctg \, 2\omega)$$

5 反馈校正除了与串联校正一样,可改善系统的性能以外,还可抑制反馈环内不利因素对系统的影响。通常选择反馈装置反并接在对系统性能有较大妨碍的环节两端,如 \mathbf{G}_1 ,并使校正回路的开环传函 \mathbf{G}_1 H >> 1,在此前提下,校正后系统的闭环传递函数中,不出现 \mathbf{G}_1 ,可消除 \mathbf{G}_1 对系统的影响。

二、如题图 2 所示的系统中,已知 m=1 千克,b=2 牛顿秒/米和 k=100 牛顿/米,f 为作用在质量块上的外力,x 为质量块的位移。(位移量 x 从平衡位置开始测量) 1、以 x 为输出,f 为输入,建立系统微分方程;

$$2 \cdot \stackrel{\times}{R} \frac{X(s)}{F(s)}$$

3、如果没有外力作用,现将质量块向下移动 0.05 米,然后将其释放且不带初速度,试求在振动中被观察到的频率以及 4 个周期后的振幅。



解: 1、 $f - kx - b\dot{x} = m\ddot{x}$

$$m\ddot{x} + b\dot{x} + kx = f$$

2.
$$\frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{ms^2 + bs + k} = \frac{1}{s^2 + 2s + 100}$$

3、
$$\omega_n = 10, \zeta = 0.1$$
, $\omega_d = 10\sqrt{1-\zeta^2} = 9.95$ 弧度/秒

没有外力作用,现将质量块向下移动 0.05 米,表示初始条件为 $x(0) = 0.05, \dot{x}(0) = 0$

$$x(t) = x(0)e^{-\zeta\omega_n t} \left(c \, o\omega_d t + \frac{\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}} \, s \, i \, n\omega_d t \right)$$

当
$$t = 4T, T = \frac{2\pi}{\omega_d}$$
 带入上式

$$x(4T) = x(0)e^{-\zeta\omega_n 4T} = 0.05e^{-2.526} = 0.004$$

三、(12 分) 3 个二阶系统的闭环传递函数的形式都是 $G_B(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$

它们的单位阶跃响应曲线如题图 3 中的曲线①、②和③。其中 t_{s1} 、 t_{s2} 是系统①、②的调

整时间, t_{p1} 、 t_{p2} 和 t_{p3} 是峰值时间。在同一[s]平面上画出 3 个系统的闭环极点的相对位置,并说明理由。

解:三个系统均为欠阻尼。

三个闭环极点表示为

$$s_1 = -\sigma_1 + j\omega_1$$

$$s_2 = -\sigma_2 + j\omega_2$$

$$s_3 = -\sigma_3 + j\omega_3$$

系统1和系统2超调量相同,所以阻尼比相同

$$\zeta_1 = \zeta_2 > \zeta_3$$

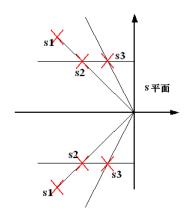
系统1的峰值时间比系统2、3小,系统

2和系统3的峰值时间相同,所以

$$\omega_1 > \omega_2 = \omega_3$$

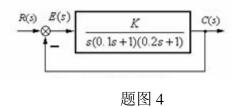
系统 1 调节时间小于系统 2 调节时间小于系统 3 的调节时间,所以 题图 3

$$\sigma_1 > \sigma_2 > \sigma_3$$
 如图所示



四、(16分)系统结构图如题图 4 所示。

- (1) 为确保系统稳定,如何取 K 值?
- (2) 为使系统特征根全部位于s平面s=-1的左侧,K应取何值?
- (3) 若r(t) = 2t + 2时,要求系统稳态误差 $e_{ss} \le 0.25$,K应取何值?



解: 1) 特征方程为

$$0.02s^3 + 0.3s^2 + s + K = 0$$

$$s^3 + 15s^2 + 50s + 50K = 0$$

$$s1 15 \times 50 - 50K$$

2) s=z-1 带入上面特征方程

$$(z-1)^{3} + 15(z-1)^{2} + 50(z-1) + 50K = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$z^{3} + 12z^{2} + 23z + 50K - 36 = 0$$

$$12 \times 23 - 50K + 36 > 0$$

3)
$$e_{ss} = \frac{R}{K} = \frac{2}{K} \le 0.25$$

得 *K* ≥ 8

五、传递函数的形式为

$$G(s) \neq \frac{\omega_1}{s(\frac{1}{\omega_2}s+1)}$$
,

闭环特征方程为:

$$s^2 + \omega_2 s + \omega_1 \omega_2 = 0$$

$$2\varsigma\omega_{n} = \omega_{2}$$

$$\omega_{n} = \sqrt{\omega_{1}\omega_{2}}$$

由图,

$$\omega_3 = \sqrt{\omega_1 \omega_2}$$
,

有

$$\varsigma = \frac{\sqrt{\omega_2}}{2\sqrt{\omega_1}} = \frac{\omega_2}{2\omega_3}$$

六、解:根轨迹如图 a 所示,有两支根轨迹在右半 s 平面,说明原系统不稳定。 增加零点后,渐近线由3条变为2条,

$$\theta = \pm 90^{\circ}$$
, $\sigma = \frac{-2+a}{2}$ $(0 \le a \le 2)$,

增加零点后系统的根轨迹如图 b,

说明适当增加开环零点可改善系统的稳定性。

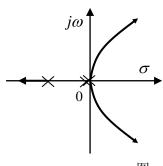
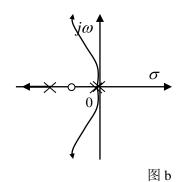


图 a



七、解: (1) 由图可得校正后开环传递函数为
$$G_{K}(s) = \frac{9(s+1)}{s^{2}(0.05s+1)^{2}}$$

- ,那么校正装置的传递函数为 $G_c(s) = \frac{G_K(s)}{G_0(s)} = \frac{(s+1)}{(0.05s+1)}$
- (2) 系统相频特性曲线如图所示,红线为校正后系统的相频特性,相角裕度在图中标出
- (3) 校正前,系统不稳定,相角裕度小于 0,幅值裕度为 0; 校正后,令 $\angle G(j\omega) = -180^{\circ}$,有 $\omega_g = 18.9$,

$$\left| {{\rm G}({\rm j}\,\omega)} \right|_{\omega = 18.9} pprox 0.25$$
,幅值裕度为 ${
m k}_{
m g} = rac{1}{\left| {{\rm G}({\it j}\omega)}
ight|} = rac{1}{0.25} = 4$

