

渐近线 $\sigma_a = \frac{\sum_{i=1}^n p_i - \sum_{j=1}^m z_j}{n-m}$ $\varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{n-m}$

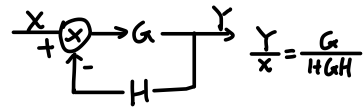
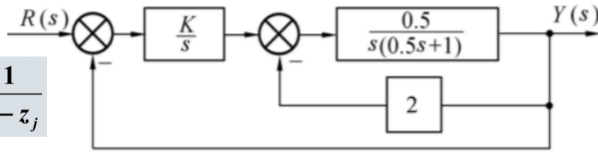
出入射角 $\sum_{j=1}^m \angle(s-z_j) - \sum_{i=1}^n \angle(s-p_i) = (2k+1)\pi$

2024年11月19日

根轨迹形式指s前系数均为1

4.1 某反馈系统的方框图如题4.1图所示。试绘制K从0变到∞时该系统的根轨迹图。

分离点 $\sum_{i=1}^n \frac{1}{d-p_i} = \sum_{j=1}^m \frac{1}{d-z_j}$



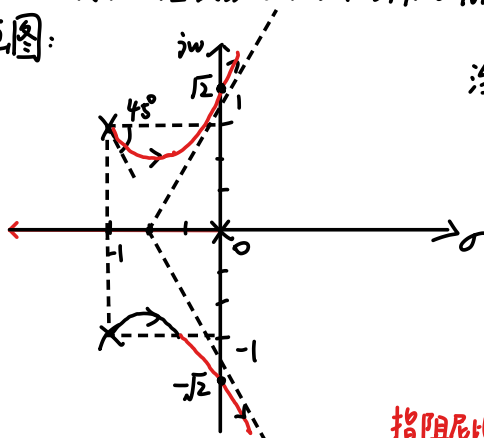
解. 先求系统的开环传递. $G(s) = \frac{0.5}{s(0.5s+1)} \cdot \frac{K}{s} = \frac{K}{s^2+2s+2}$ 根轨迹增益为K

$n=3, p_1=0, p_2=-1+j, p_3=-1-j, m=0$. 无开环零点.

渐近线 $\sigma_a = \frac{-1-1}{3} = -\frac{2}{3}, \varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{3} = 60^\circ, 180^\circ$, 出射角 $0 - [0 + (1)5^\circ + 90^\circ] = (2k+1)\pi \Rightarrow \theta = -45^\circ$

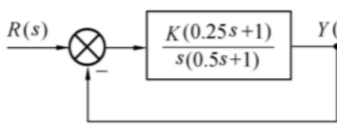
与虚轴交点. 特征方程 $D(s) = s^2+2s^2+2s+K=0$ 代入 $s=j\omega$ 有 $\begin{cases} -\omega^2+2\omega=0 \\ -2\omega^2+K=0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega=0 \\ \omega=1 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} K=0 \\ K=4 \end{cases}$

综上, 画图:



注. 求分离点: $D'(s) = 3s^2+4s+2=0 \Rightarrow s = \frac{-2 \pm \sqrt{2}}{3}$
代入 $D(s) = s^2+2s^2+2s+K=0 \Rightarrow K = -s^3-2s^2-2s = \frac{20}{27} - \frac{4\sqrt{2}}{27}$
说明不存在分离点.

4.2 试应用根轨迹法确定题4.2图所示系统无超调响应时的开环增益K。



开环传递 $G(s) = \frac{K^*(s+4)}{s(s+2)} = \frac{K(s/4+1)}{s(s/2+1)}$ 根轨迹增益 $K^* = \frac{1}{2}K$

$n=2, p_1=0, p_2=-2, m=1, z_1=-4$ 实轴上根轨迹范围 $(-\infty, -4] \cup [2, 0]$

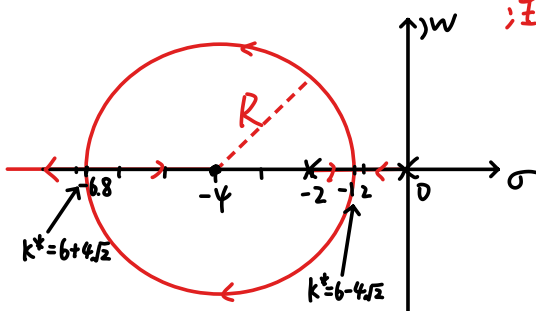
渐近线 $\sigma_a = 2, \varphi_a = (2k+1)\pi = 180^\circ \Rightarrow$ 实轴

分离点 $\frac{1}{d+2} + \frac{1}{d} = \frac{1}{d+4} \Rightarrow d^2+8d+8=0 \Rightarrow d_1 = -4-2\sqrt{2} \approx -6.8, d_2 = -4+2\sqrt{2} \approx -1.2$ 都在范围内

$D(s) = s^2 + (2+K^*)s + 4K^* = 0$ 代入 $s=d_1 \Rightarrow K_{d_1}^* = 6+4\sqrt{2}$, 代入 $s=d_2 \Rightarrow K_{d_2}^* = 6-4\sqrt{2}$

求与虚轴交点. 代入 $s=j\omega \Rightarrow \begin{cases} 4K^* - \omega^2 = 0 \\ (2+K^*)\omega = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega=0 \\ K^*=0 \end{cases} \Rightarrow K^* > 0$ 时, 系统一直为稳定

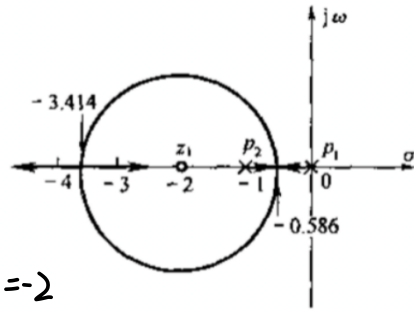
无超调响应: 阻尼比 $\zeta \geq 1$, 即极点都在负实轴上 $\Rightarrow K^* \in [0, K_{d_1}^*] \cup [K_{d_2}^*, +\infty)$ 且 $K = 2K^*$
 $\Rightarrow K \in [0, 12-8\sqrt{2}] \cup [12+8\sqrt{2}, +\infty)$



注. 可以证明, 复平面上的根轨迹为圆弧 (和下一题一样)

根轨迹证明题: $\sum D(s)=0$

5. 设单位反馈系统的开环传递函数为 $G(s) = \frac{K^*(s+2)}{s(s+1)}$, 其根轨迹图见图。试从数学上证明: 复数根轨迹部分是以 $(-2, j0)$ 为圆心, 以 $\sqrt{2}$ 为半径的一个圆。



角半: $G(s) = \frac{K^*(s+2)}{s(s+1)}$ $n=2, p_1=0, p_2=-1, m=1, z_1=-2$

实轴上的根轨迹范围: $(-\infty, -2] \cup [-1, 0]$

特征方程 $D(s) = s^2 + (K^*+1)s + 2K^* = 0$

特征根 $s_{1,2} = \frac{-(K^*+1) \pm \sqrt{(K^*+1)^2 - 8K^*}}{2} = -\frac{K^*+1}{2} \pm j \frac{\sqrt{8K^* - (K^*+1)^2}}{2} \triangleq \sigma \pm j\omega$

$-2\sigma = K^*+1, \omega^2 = 2K^* - \frac{(K^*+1)^2}{4} = -4\sigma - 2 - \frac{4\sigma^2}{4} = -\sigma^2 - 4\sigma - 2$

$\Rightarrow \omega^2 + \sigma^2 + 4\sigma + 2 = \omega^2 + (\sigma+2)^2 = (\sqrt{2})^2 \Rightarrow$ 圆心: $(-2, j0)$ 半径 $R = \sqrt{2}$, 得证

10. 单位负反馈系统的开环传递函数为

$G(s) = \frac{k}{s(s+3)(s+7)}$ k 为根轨迹增益, $K = \frac{k}{21}$

试确定使系统具有欠阻尼阶跃响应特性的取值范围。

$n=3, p_1=0, p_2=-3, p_3=-7, m=0$, 无开环零点

实轴上根轨迹: $(-\infty, -7] \cup [-3, 0]$

渐近线: $\sigma_a = \frac{-3-7}{3-0} = -\frac{10}{3}, \varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{3} = \pm 60^\circ, 180^\circ$

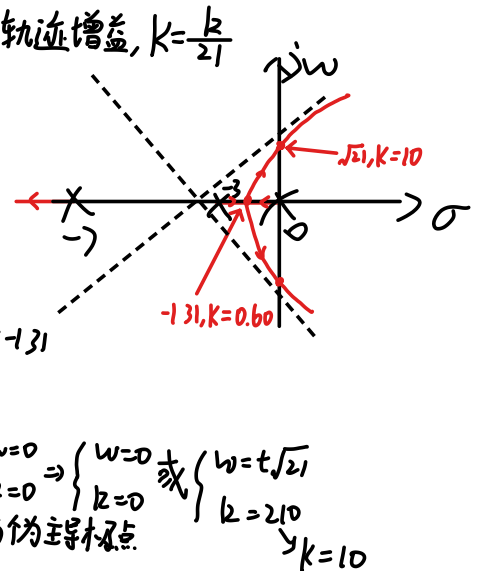
分离点 $\frac{1}{d} + \frac{1}{d+3} + \frac{1}{d+7} = 0 \Rightarrow 3d^2 + 20d + 21 = 0 \Rightarrow d_1 = -5.36, d_2 = -1.31$

$D(s) = s^2 + 10s + 21 + k = 0$ 将 $d_2 = -1.31$ 代入 $\Rightarrow k_{d_2} = 12.60 \Rightarrow K_{d_2} = 0.60$

与虚轴交点 当 $s=j\omega$ 代入上式有 $-j\omega^3 - 10\omega^2 + 21j\omega + k = 0 \Rightarrow \begin{cases} -\omega^3 + 21\omega = 0 \\ -10\omega^2 + k = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega = 0 \\ k = 0 \end{cases} \text{ 或 } \begin{cases} \omega = \pm\sqrt{21} \\ k = 210 \end{cases}$

由根轨迹方法可知, 欠阻尼 ($0 < \zeta < 1$) 时有一个极点离虚轴很远, 另两个为主导极点

根轨迹增益 $12.60 < k < 210$ 开环增益 $0.60 < K < 10$



11. 单位负反馈系统的开环传递函数为

$G(s) = \frac{K}{s(0.5s+1)} = \frac{K^*}{s(s+2)}$ \downarrow 根轨迹增益 $K^* = 2K$ 根轨迹形式指 s 前系数均为 1

用根轨迹法分析开环放大系数 K 对系统性能的影响, 计算 $K=5$ 时系统动态指标

σ_p, t_r, t_p, t_s

角半: $n=2, p_1=0, p_2=-2, m=0$ 无开环零点, 实轴上根轨迹 $[-2, 0]$

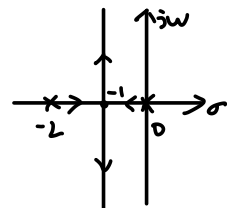
渐近线: $\sigma_a = \frac{-2-0}{2-0} = -1, \varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{2} = \pm 90^\circ$

分离点 $\frac{1}{d+0} + \frac{1}{d+2} = 0 \Rightarrow d = -1$, 代入 $D(s) = s^2 + 2s + K^* = 0 \Rightarrow K^*_d = 1, K_d = \frac{1}{2}$

与虚轴交点 将 $s=j\omega$ 代入, 有 $-w^2 + 2j\omega + K^* = 0 \Rightarrow \begin{cases} -w^2 + K^* = 0 \\ 2w = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} w = \pm\sqrt{K^*} \\ w = 0 \end{cases} \Rightarrow K^* > 0 \text{ 时系统一直稳定}$

根轨迹如右图

$k=0 \xrightarrow{\text{过阻尼 } \sigma\% = 0} k = \frac{1}{2} \xrightarrow{\text{欠阻尼 } \zeta < 1 \Rightarrow \sigma\% \uparrow} k = +\infty$
稳定



$k=5$ 时, $D(s) = s^2 + 2s + 10 = 0 \Rightarrow s_{1,2} = -1 \pm j3 \Rightarrow \omega_n = \sqrt{10}, \zeta = \frac{1}{\sqrt{10}}, \xi = \frac{1}{\sqrt{10}}, \omega_d = 3$

故 $\sigma_p\% = e^{-\frac{\pi - \varphi}{1 - \zeta^2}} \times 100\% \approx 35.1\%$, $t_r = \frac{\pi - \varphi}{\omega_d} = \frac{\pi - \arccos \zeta}{\omega_d} = 0.631s$

$t_p = \frac{\pi}{\omega_d} = 1.05s, t_s(2\%) = \frac{4}{\zeta \omega_n} = 4s$

4.4 设某反馈系统的特征方程为

$$s^2(s+a) + k(s+1) = 0$$

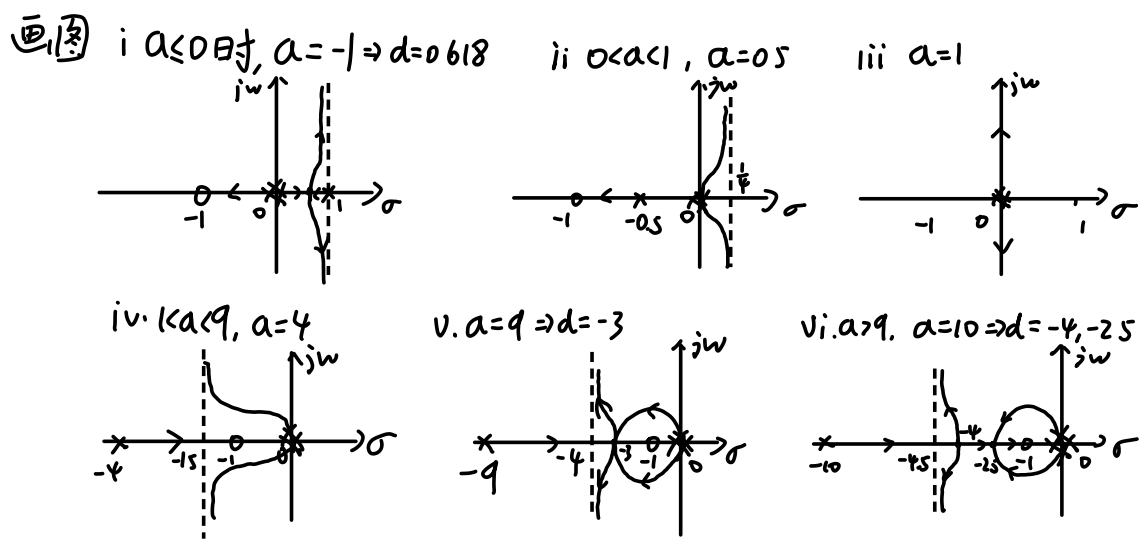
试确定以 k 为参变量的根轨迹与负实轴无交点、有一个交点与有两个交点时的参量 a ，并绘制相应的根轨迹图。

解： $D(s) = s^2(s+a) + k(s+1) = 0 \Rightarrow$ 等效开环传递： $G(s) = \frac{k(s+1)}{s^2(s+a)}$ $n=3, p_{1,2}=0, p_3=-a$
 $m=1, z_1=-1$

渐近线 $\sigma_a = \frac{-a+1}{3-1} = \frac{1-a}{2}, \varphi_a = \frac{(2k+1)\pi}{2} = \pm 90^\circ$

分离点 $\frac{1}{d+a} + \frac{2}{d} = \frac{1}{d+1} \Rightarrow 2d^2 + (3+a)d + 2a = 0 \Rightarrow d_{1,2} = \frac{-(3+a) \pm \sqrt{(3+a)^2 - 16a}}{4} = \frac{-(3+a) \pm \sqrt{(a-1)(a-9)}}{4}$

- ① 根轨迹与负实轴无交点 $\cdot d_{1,2}$ 无实数解 $\cdot (a-1)(a-9) < 0 \Rightarrow a \in (1, 9)$
- ② 根轨迹与负实轴有1个交点 $\cdot a=1$ 或 $a=9$ ($a=1$ 时开环零极点相消)
- ③ 2 个 $a < 1$ 或 $a > 9$



由图可知 无交点 $\cdot a < 9$ 有1个交点 $\cdot a = 9$ 有2个交点 $\cdot a > 9$

4.5 设某正反馈系统的开环传递函数为

$$G(s)H(s) = \frac{k(s+2)}{(s+3)(s^2+2s+2)}$$

试为该系统绘制以 k 为参变量的根轨迹图。

- 0°根轨迹:
1. 实轴上的根轨迹变为相反
 2. 渐近线 $\varphi_a = \frac{2k\pi}{n-m}$
 3. 出入射角 $\sum \angle(s-z_j) - \sum \angle(s-p_i) = 2k\pi$

解：求零度根轨迹， $G(s)H(s) = \frac{k(s+2)}{(s+3)[s-(1+i)][s-(1-i)]}$ $n=3, p_1=-3, p_2=-1-i, p_3=-1+i$
 $m=1, z_1=-2$

实轴上根轨迹： $(-\infty, -3] \cup [-2, +\infty)$

渐近线： $\sigma_a = \frac{-3-1-1+2}{2} = -\frac{3}{2}, \varphi_a = \frac{2k\pi}{2} = 180^\circ \Rightarrow$ 为实轴

出射角 $[45^\circ] - [0 + \arctan \frac{1}{2} + 90^\circ] = 2k\pi \Rightarrow \theta = -71.6^\circ$

与虚轴交点 当 $s=j\omega$ 代入 $D(s) = s^3 + 5s^2 + 18 - k)s + 6 - 2k = 0 \Rightarrow \begin{cases} -\omega^3 + 18 - k = 0 \\ -5\omega^2 + 6 - 2k = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega = 0 \\ k = 3 \end{cases}$
 $k \in [0, 3)$ 时系统稳定 注：零度时由 $G(s)H(s)$ 得到特征方程为 $D(s) = \text{分母} - \text{分子} = 0$

分离点(对应重根)： $\frac{1}{d+3} + \frac{1}{d-(1-i)} + \frac{1}{d-(1+i)} = \frac{1}{d+2}$

注：分离点正经求法 $D(s) = D'(s) = 0$

$D(s) = s^3 + 5s^2 + 8s + 6 - k(s+2) = 0$

$D'(s) = 3s^2 + 10s + 8 - k = 0$

$\Rightarrow s_1 = -0.80 \rightarrow k = 1.907$

$s_2 = -2.35 \pm 0.84j \rightarrow k = -1.08 - 3.5j$ (舍去)

$\Rightarrow \frac{1}{d+3} + \frac{2d+2}{d^2+d+2} = \frac{1}{d+2}$
 $\Rightarrow \frac{3d^2+10d+8}{d^3+5d^2+8d+6} = \frac{1}{d+2}$
 $\Rightarrow 2d^3+11d^2+20d+10=0$
 $\Rightarrow d = -0.80$ (忽略复数根)

