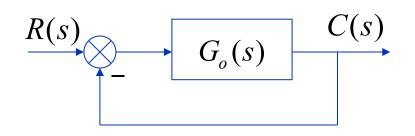


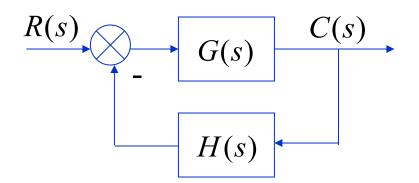
## 第四章 根轨迹法

- 4.1 根轨迹与根轨迹方程
- 4.2 绘制根轨迹的基本法则
- 4.3 系统闭环零极点分布与阶跃响应的关系
- 4.4 利用根轨迹分析系统的性能
- 4.5 根轨迹校正
- 4.6广义根轨迹





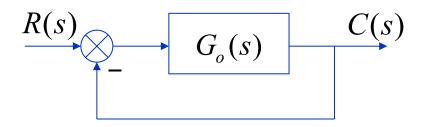
闭环传递函数为:  $\Phi(s) = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)}$ 



闭环传递函数为:  $\Phi(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)}$ 

$$\frac{R(s)}{H(s)} \xrightarrow{G(s)H(s)} \frac{1}{H(s)} C(s) \qquad \Phi(s) = \frac{G(s)H(s)}{1 + G(s)H(s)} \cdot \frac{1}{H(s)}$$





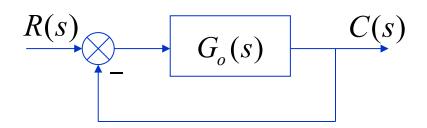
$$G_o(s) = \frac{K(\tau_1 s + 1)(\tau_2 s + 1)\cdots(\tau_m s + 1)}{s^{\nu}(T_1 s + 1)(T_2 s + 1)\cdots(T_{n-\nu} s + 1)} = \frac{K^*(s - z_1)(s - z_2)\cdots(s - z_m)}{s^{\nu}(s - p_1)(s - p_2)\cdots(s - p_{n-\nu})}$$

时常数形式 (尾1)

零极点形式(首1)

$$K^* = K \frac{\tau_1 \cdot \tau_2 \cdot \cdots \cdot \tau_m}{T_1 \cdot T_2 \cdot \cdots \cdot T_{n-v}}, z_1 = -\frac{1}{\tau_1}, p_1 = -\frac{1}{T_1}, \cdots$$
 开环根轨迹增益 开环 (时常数) 增益





$$G_o(s) = \frac{K(\tau_1 s + 1)(\tau_2 s + 1)\cdots(\tau_m s + 1)}{s^{\nu}(T_1 s + 1)(T_2 s + 1)\cdots(T_{n-\nu} s + 1)} = \frac{K^*(s - z_1)(s - z_2)\cdots(s - z_m)}{s^{\nu}(s - p_1)(s - p_2)\cdots(s - p_{n-\nu})}$$

$$\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)} = \frac{K^*(s - z_1)(s - z_2) \cdots (s - z_m)}{s^*(s - p_1)(s - p_2) \cdots + K^*(s - z_1)(s - z_2) \cdots}$$

- 结论: 对单位负反馈控制系统:
  - (1) 闭环根轨迹增益 = 开环根轨迹增益;
  - (2) 闭环零点 = 开环零点;
  - (3) 闭环极点与开环零极点、及根轨迹增益均有关。



■ 闭环传递函数决定控制系统的性能:

稳定性 (取决于闭环极点)

快速性 (动态性能, 取决于闭环极点和零点)

准确性 (静态误差, 取决于开环增益)

- 闭环极点难以计算,尤其对于高阶系统,因此需要探索不解 高次代数方程,也能求出系统<mark>闭环特征方程的根</mark>,进而求出 系统闭环动态特性的有效方法。
- 根轨迹分析法就是利用**开环零、极点**确定**闭环极点**的一种图解方法。
- 1948, 美国, W. R. Evans, Control system synthesis by root locus method. Trans. Amer. Institute of Electrical Engineers, 69, pp.66-69, 1950
- > 25 seminal papers in control (20c)



闭环系统的稳定性取决于闭环系统的极点分布, 其它性能取决于其零极点分布。因此,可以用系统的 零极点分布来间接地研究控制系统的性能。W.R.伊文 思提出了一种在复平面上由开环零、极点确定闭环极 点的图解方法—根轨迹法。将系统的某一个参数(比 如开环放大系数)的全部值与闭环特征根的关系表示 在一张图上。

利用根轨迹法,可以:

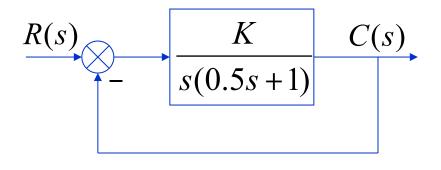
- □ 分析系统的性能
- □ 确定系统的结构和参数
- □ 校正装置的综合



#### -、根轨迹的基本概念

例1: 如图所示二阶系统, 开环传递函数为:

$$G_o(s) = \frac{K}{s(0.5s+1)}$$
$$= \frac{2K}{s(s+2)}$$



闭环传递函数: 
$$\Phi(s) = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)} = \frac{2K}{s^2 + 2s + 2K}$$

闭环特征方程:  $s^2 + 2s + 2K = 0$ 

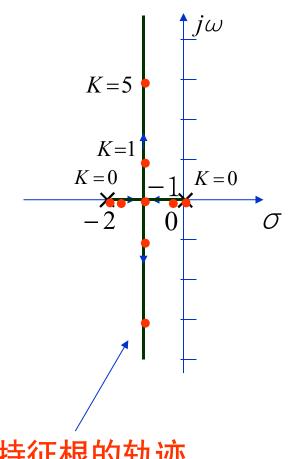
闭环极点(特征根): 
$$S_{1,2} = -1 \pm \sqrt{1-2K}$$



特征根  $s_{1.2} = -1 \pm \sqrt{1-20}K$ 的变化:

#### 讨论:

- ① 当K=0时, $s_1$ =0, $s_2$ =-2, (也是开环传递函数的极点: 开环极点)
- ② 当K=0.32时, $s_1$ =-0.4, $s_2$ =-1.6
- ③ 当K=0.5时, $s_1=s_2=-1$
- 4 当K=1时, $S_1=-1+j,S_2=-1-j$
- ⑤ 当K=5时, $s_1$ =-1+3j, $s_2$ =-1-3j
- ⑥ 当 $K = \infty$ 时, $S_1 = -1 + j\infty$ ,  $S_2 = -1 j\infty$



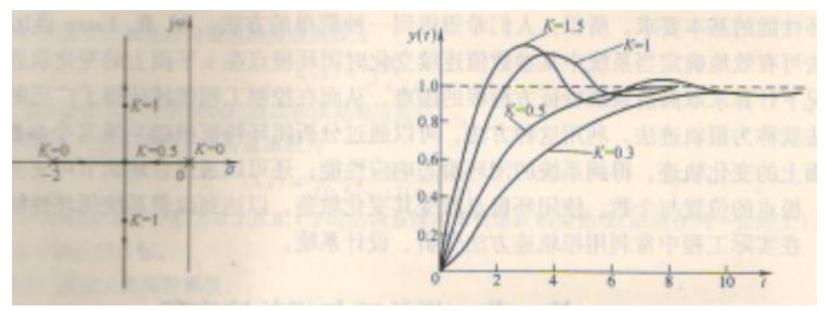
特征根的轨迹



#### 由上述根轨迹图可知:

- ➤ 当开环增益由0到∞变化时,根轨迹均在S平面的左半部, 因此系统对所有K值都是稳定的。
- ➤ 当0 < K < 0.5时,闭环特征根为实根,系统呈过阻尼状态, 阶跃响应为非周期过程。
- ➤ 当K=0.5时, 闭环特征根为重根, 系统呈临界阻尼状态,阶 跃响应为非周期过程。
- ➤ 当K > 0.5时, 闭环特征根为共轭复根, 系统呈欠阻尼状态, 阶跃响应为衰减振荡。
- ➤ 因为根轨迹的一个起点 (开环传递函数的极点) 位于坐标原点, 所以系统为I型系统。



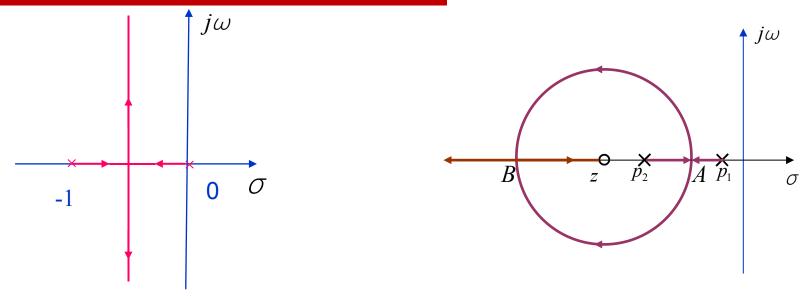


二阶系统的根轨迹图

二阶系统的闭环瞬态响应曲线

显然, K变化时, s1,s2的位置不同, 相应的闭环瞬态响应特性也是不同的。

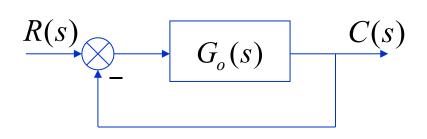




- ※ [根轨迹]: 开环系统传递函数中某个参数(如开环增益K)由 零到无穷大变化时, 其闭环极点在∞平面上移动的轨迹。
- \* 根轨迹图: s平面上由根轨迹形成的图。
- \* 根轨迹法: 不用求解闭环特征方程的根, 而利用开环零、 极点求出闭环极点的轨迹, 研究系统性能的方法。



#### 二、根轨迹方程



开环传递函数为:  $G_o(s)$ 

闭环传递函数为:  $\Phi(s) = \frac{G_o(s)}{1 + G_o(s)}$ 

将  $G_o(s)$  写成以下标准型:

$$G_o(s) = \frac{K^*(s - z_1)(s - z_2) \cdots (s - z_m)}{(s - p_1)(s - p_2) \cdots (s - p_n)} = \frac{K^* \prod_{i=1}^n (s - z_i)}{\prod_{j=1}^n (s - p_j)}$$

式中:  $K^*$  – 称为**根**轨迹增益;  $z_i$ ,  $p_i$ 为开环零、极点。



闭环传递函数的极点就是闭环特征方程:  $1+G_o(s)=0$  的根。

$$G_o(s) = \frac{K^*(s - z_1)(s - z_2)\cdots(s - z_m)}{(s - p_1)(s - p_2)\cdots(s - p_n)} = \frac{K^* \prod_{i=1}^n (s - z_i)}{\prod_{j=1}^n (s - p_j)} = -1$$
**Resulting**

根据复变函数的概念  $G_o(s) = |G_o(s)| \angle G_o(s) = -1$ 

$$\begin{cases} |G_o(s)| = \frac{K^* \prod_{i=1}^m |s - z_i|}{\prod_{j=1}^n |s - p_j|} = 1 & \mathbf{u}$$
 個值条件

$$\angle G_o(s) = \sum_{i=1}^m \angle (s - z_i) - \sum_{i=1}^n \angle (s - p_j) = (2k+1)\pi, k = 0, \pm 1, \pm 2...$$

相角条件

☆充要条件



[一些约定]: 在根轨迹图中, "×"表示开环极点, "。"表示开环有限值零点。粗线表示根轨迹, 箭头表示某一参数增加的方向。"•"表示根轨迹上的点。

我们先以根轨迹增益  $K^*$  (当然也可以用其它变量) 作为变化量来讨论根轨迹。

[定义]: 满足相角条件的点连成的曲线称为180度等相角根轨迹。同样, 满足幅值条件的点连成的曲线称为等增益根轨迹 (它是在某一增益的情况下绘制的)。

180度等相角根轨迹和等增益根轨迹是正交的,其交点满足根轨迹方程,每一点对应一个 $K^*$ 。由于180度等相角根轨迹上的任意一点都可通过幅值条件计算出相应的 $K^*$ 值,所以直接称180度等相角根轨迹为根轨迹。

自动控制原理



例2: 如图二阶系统, 当 $K^*$ 从 $0 \to \infty$  餘制系统的根轨迹。

[**解**]闭环传递函数: 
$$\phi(s) = \frac{K^*}{s^2 + s + K^*}$$
  $\frac{R(s)}{s}$   $\frac{K^*}{s(s+1)}$  特征方程和特征根:

$$s^2 + s + K^* = 0$$
,  $s_{1,2} = -\frac{1}{2} \pm \frac{1}{2} \sqrt{1 - 4K^*}$ 

#### [讨论]:

- ①  $K^* = 0$ 时, $s_{1,2} = 0$ 和 -1,是开环系统的极点;
- ②  $K^*$ 个时, $s_1$ 从0沿负实轴向左移动, $s_2$ 从 -1沿负实轴向右移动。
- ③ $K^* = \frac{1}{4}$ 时, $s_{1,2} = -\frac{1}{2}$ ,重根。可见当 $< K^* < \frac{1}{4}$ 时, $s_{1,2}$ 在负实轴上。



$$s^{2} + s + K^{*} = 0$$
,  $s_{1,2} = -\frac{1}{2} \pm \frac{1}{2} \sqrt{1 - 4K^{*}}$ 

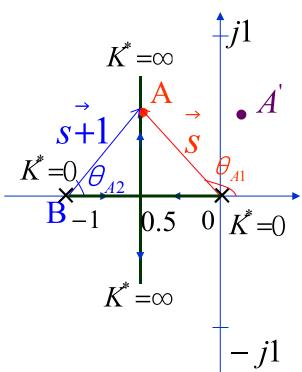
#### [讨论]:

④  $K^* > \frac{1}{4}$ 时, $s_{1,2}$ 为复根。在  $-\frac{1}{2}$ 点处分成两支,沿平行 于虚轴的直线移动。

⑤  $K^* \to \infty$ 时,  $s_{1,2} = -\frac{1}{2} \pm j\infty$ 

[总结]当 $K^*$ 从0变化到 $\infty$ 时,系统的根轨迹是连续的。 $K^* = 0$ 的点称为起点, $K^* = \infty$ 的点称为终点。本例中有两个分支,终点都在无穷远处。

这里是用解析法画出的根轨迹,但对于高阶系统,求根困难,需用图解法画图。





复平面上满足相角条件的点应在根轨迹上。 上例中, A点在根轨迹上吗?

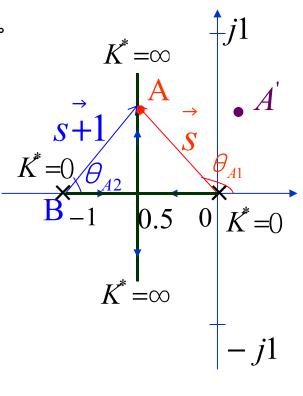
向量s和s+1的相角分别为θ<sub>A1</sub>和θ<sub>A2</sub>根据相角条件(试探法):

$$\angle \frac{K^*}{s(s+1)} = -\angle s - \angle (s+1)$$

$$= -\angle \overrightarrow{OA} - \angle \overrightarrow{BA}$$

$$= \theta_{A1} + \theta_{A2}$$

$$= \pm (2k+1)\pi$$



显然,只有三角形OAB是等腰三角形时, $\theta_{A1}+\theta_{A2}=\pi$  ,A点在根轨迹上。 A点显然不在根轨迹上。

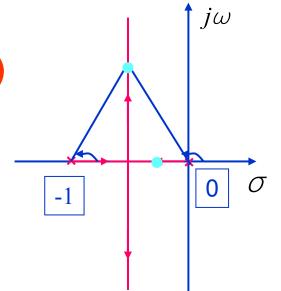


#### 三、根轨迹方程的应用

▶1. 根据相角条件绘制根轨迹(充要条件)

例3: 某直流电机的传递函数

$$G_o(s) = \frac{K^*}{s(s+1)}$$



▶2. 根据幅值条件确定根轨迹增益

$$s = -0.25$$
对应的K\*值: K\*=  $|-0.25|$ \* $|-0.25+1| = 0.1875$ 

$$s = -0.5 + j$$
对应的K\*值: K\*=  $|-0.5+j|$ \* $|-0.5+j+1| = 1.25$ 



# Thank You!