

自动控制原理

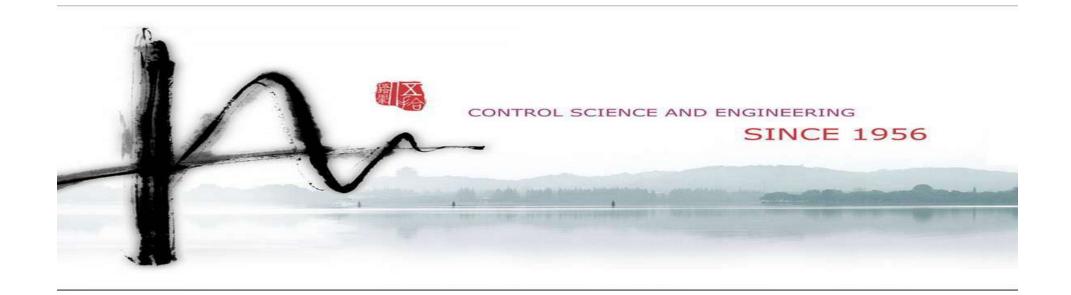
Principle of Automatic Control





第四章 CHAPTER 4

连续时间控制系统的稳定性与稳态误差





LTI系统稳定是指该系统在任意初始条件下对任意典型输入 的暂态响应收敛到零,即

$$\lim_{t\to\infty}y_b(t)=0$$

LTI系统稳定当且仅当系统的特征值均具有负实部

判定如下系统是否稳定

$$(1) \frac{s-3}{2s^3+10s^2+13s+4}$$

(2)
$$\frac{s^2 - 3s + 2}{s^6 + 3s^5 + 2s^4 + 9s^3 + 5s^2 + 12s + 20}$$

求解
$$2s^3 + 10s^2 + 13s + 4 = 0$$

求解方程
$$s^6 + 3s^5 + 2s^4 + 9s^3 + 5s^2 + 12s + 20 = 0$$

除了直接求解特征方程的方法之外,有没有其它方法来 判断特征根在左半开平面、虚轴和右半开平面的分布情况?

有, 劳斯判据





> 考虑 n 阶系统的传递函数

$$G(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} \qquad (a_n \neq 0, b_m \neq 0, n \geq m)$$

> 系统的稳定性取决于特征方程

$$Q(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0 = 0$$

ightharpoonup 将 Q(s)写成因式相乘形式,可以得到(λ_i , $i=1,\dots,n$ 为系统特征根)

$$Q(s) = a_n(s - \lambda_1)(s - \lambda_2) \cdots (s - \lambda_n) = 0$$

将因式相乘后展开,可以得到

$$a_n \left[s^n - \left(\lambda_1 + \dots + \lambda_n \right) s^{n-1} + \left(\lambda_1 \lambda_2 + \lambda_2 \lambda_3 + \dots \right) s^{n-2} - \left(\lambda_1 \lambda_2 \lambda_3 + \lambda_1 \lambda_2 \lambda_4 + \dots \right) s^{n-3} + \dots + (-1)^n \lambda_1 \lambda_2 \dots \lambda_n \right] = 0$$





→ **对于**
$$n$$
 阶方程,可以得到 $Q(s) = a_n s^n - a_n s^{n-1} \sum$ 所有特征根 + $+a_n s^{n-2} \sum$ 所有两个特征根的乘积 $-a_n s^{n-3} \sum$ 所有三个特征根的乘积 + ... + $\sum a_n (-1)^n$ (所有 n 个特征根的乘积)

- 如果所有特征根均位于 S 平面的左半平面, 则:
 - -特征多项式的所有系数均有相同的符号
 - -所有系数均为非零常数
- 这些条件是系统稳定的必要但非充分条件
- ◆ 例: $s^2 + 5 = 0 \rightarrow$ 不稳定,不满足第二个条件 $s^3 + s^2 + 2s + 8 = 0 \rightarrow$ 不能判断,上述两个条件均满足





劳斯判据给出了判定系统稳定性的充分必要条件, 其判稳定性的过程如下:

步骤 1: 将系统特征多项式 $Q(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0$ 的系数排列成如下阵列:

▶ 步骤 2: 计算并完成劳斯阵列

$$c_{1} = \frac{-1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_{n} & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix} = \frac{a_{n-1}a_{n-2} - a_{n}a_{n-3}}{a_{n-1}}$$

$$c_2 = \frac{-1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}$$

$$c_3 = \frac{-1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-6} \\ a_{n-1} & a_{n-7} \end{vmatrix}$$

• • •

连续运算,直到余下的c式都为零。







$$\begin{vmatrix}
s^{n} \\
s^{n-1}
\end{vmatrix} = \begin{vmatrix}
a_{n} & a_{n-2} & a_{n-4} & a_{n-6} & \cdots \\
a_{n-1} & a_{n-3} & a_{n-5} & a_{n-7} & \cdots
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix} = \frac{c_{1}a_{n-3} - a_{n-1}c_{2}}{c_{1}}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{2} & c_{3} & \cdots \\
c_{1} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{1} & c_{2}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{1} & c_{2}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{1} & c_{2}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{1} & c_{2}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{1} & c_{1} & c_{2} & c_{3}
\end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix}
c_{$$

连续运算,直到所有的 d 式都计算完成,余下的各行都按照类似的方法计算,直到s⁰ 行

- 步骤 3: 特征方程根中,具有正实部的根的个数,等于劳斯阵列中第一列元素符号变化的次数
 - 结论:对于稳定系统,劳斯阵列的第一列元素必须没有符号变化, 这是系统稳定的充分必要条件





例 判断有如下特征多项式的系统是否稳定 $Q(s) = s^5 + s^4 + 10s^3 + 72s^2 + 152s + 240$

第二次符号变化

- ▶ 在首列中,发生了2次符号变化,因此有 2个特征根位于S平面的右半平面,系统 不稳定。
 - ❖ 事实上,系统特征根为:

$$s_1 = -3$$

 $s_{2,3} = -1 \pm j\sqrt{3}$
 $s_{4,5} = +2 \pm j4$

劳斯阵列

$$\begin{vmatrix}
s^{5} \\
s^{4} \\
s^{4} \\
s^{3}
\end{vmatrix} = 1 10 152 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72 240 \\
1 72$$





例 二阶系统

二阶系统的特征多项式为: $Q(s) = a_2 s^2 + a_1 s + a_0$ a_i 符号相同

$$\begin{vmatrix}
s^2 & a_2 & a_0 \\
s^1 & a_1 & 0 \\
c_1 & 0
\end{vmatrix}$$

其中,

$$c_1 = \frac{a_1 a_0 - (0)a_2}{a_1} = \frac{-1}{a_1} \begin{vmatrix} a_2 & a_0 \\ a_1 & 0 \end{vmatrix} = a_0$$

没有符号改变, 系统稳定

结论:二阶系统稳定的充分必要条件是,特征多项式的所有系数都具有相同的符号





例 三阶系统

劳斯阵列为:

三阶系统的特征多项式为:
$$Q(s) = a_3 s^3 + a_2 s^2 + a_1 s + a_0 - a_i$$
同 号 劳斯阵列为: 其中,

$$egin{array}{c|ccccc} s^3 & & a_3 & a_1 \ & s^2 & & a_2 & a_0 \ & s^1 & & c_1 & 0 \ & s^0 & & d_1 & 0 \ \end{array}$$

$$c_{1} = \frac{-1}{a_{2}} \begin{vmatrix} a_{3} & a_{1} \\ a_{2} & a_{0} \end{vmatrix} = \frac{a_{2}a_{1} - a_{0}a_{3}}{a_{2}},$$

$$d_{1} = \frac{-1}{c_{1}} \begin{vmatrix} a_{2} & a_{0} \\ c_{1} & 0 \end{vmatrix} = a_{0}$$

结论:三阶系统稳定的充分必要条件是

$$a_0, a_1, a_2, a_3, \frac{a_2 a_1 - a_0 a_3}{a_2}$$

或
$$a_0, a_1, a_2, a_3$$
同号, $a_2a_1 - a_0a_3 > 0$



例 不稳定的三阶系统

如果一个三阶系统具有特征根 $S_{1,2} = 1 \pm j\sqrt{7}$, $S_3 = -3$,则系统显然是不稳定的(具有 2 个不稳定的极点)。

系统特征多项式为:

$$Q(s) = (s-1+j\sqrt{7})(s-1-j\sqrt{7})(s+3) = (s^2-2s+8)(s+3) = s^3+s^2+2s+24$$

劳斯阵列首列元素符号变化 2 次,表示系统有 2 个特征根位于 S 平面的右半平面,这是一个不稳定系统。

由
$$a_2a_1-a_0a_3=1\times 2-24\times 1=-22<0$$
 可知,系统不稳定。





例 设计问题

考虑具有如下特征多项式的三阶系统,求取使系统稳定的K值。

$$Q(s) = s^3 + 2s^2 + 4s + K$$

解 劳斯阵列为:

结果:

当
$$K > 0, 8 - K > 0 \Leftrightarrow K \in (0,8)$$
,系统稳定

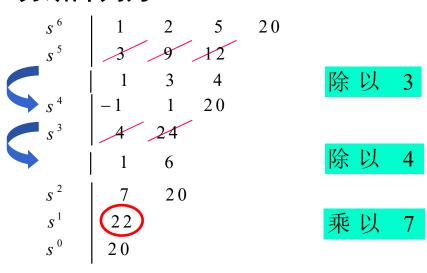




例 判定如下系统是否稳定,系统特征多项式为:

$$Q(s) = s6 + 3s5 + 2s4 + 9s3 + 5s2 + 12s + 20$$

解 劳斯阵列为:



定理 1: 劳斯阵列的任意 一行元素可以同时乘以或 除以一个正数,不会改变 首列元素的符号

❖ 首列元素符号变化 2 次,有 2 个特征根位于 S 平面的右半平面,系 统不稳定





▶ 3 种情况:

- -首列无零元素(普通情况)
- 一首列有零元素,但在零元素所在的行中具有非零的其他元素
- -劳斯阵列的某一行元素均为零





劳斯稳定性判据(首列出现零元素)

如果首列具有零元素,可以采用二种方法进行处理

方法 1: 将 s=1/x 代入原方程

例
$$Q(s) = s^4 + s^3 + 2s^2 + 2s + 5$$

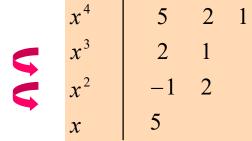
劳斯阵列为:

 $Q(s) = s^4 + s^3 + 2s^2 + 2s + 5$ 令 s=1/x, 并重新整理特征多项 式

$$Q_{new}(x) = 5x^4 + 2x^3 + 2x^2 + x + 1$$

新的劳斯阵列为:

符号变化了2次,系统不稳定,且有 2 个极点位于 S 平面的右半平面。



注意: 在 Q(s) 和 $Q_{new}(x)$ 的系数相同的情况下,该方法无效。





劳斯稳定性判据(首列出现零元素)

方法 2: 将原特征多项式乘以因式 (s+1)

例

$$Q(s) = s^4 + s^3 + 2s^2 + 2s + 5$$

乘以 (s+1),并重新整理特征多项式

解 劳斯阵列为:

$$Q(s) = s^5 + 2s^4 + 3s^3 + 4s^2 + 7s + 5$$

新的劳斯阵列为:

结果同方法1的结果一致。

符号变化了 2 次,系统不稳定,且有 2 个 极点位于 S 平面的右半平面。





如果出现全零行,可以采用二种方法进行处理

方法 1: 用一个很小的正数 ε 来代替这个0元素,然后继续计算其他元素。

例 判定如下系统是否稳定,系统特征多项式为:

$$Q(s) = s^4 + 3s^3 + 3s^2 + 3s + 2$$

解 劳斯阵列为:

第一列无符号变化,但有全0行出现,说明系统必不稳定

系统不稳定





方法2

▶ 如果劳斯阵列具有全零行,则系统特征方程具有对称于原点的实根或复根,且具有如下形式: 一一稳定否?

$$s^2$$
, $(s+\sigma)(s-\sigma)$, $(s+j\omega)(s-j\omega)$, $(s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2)(s^2-2\zeta\omega_n s+\omega_n^2)$,...

ightharpoonup 如果劳斯阵列的第 i 行(s^i 对应的行)元素全为零,根据该行的上一非零行构造如下的辅助多项式 $U(s) = \beta_1 s^{i+1} + \beta_2 s^{i-1} + \beta_3 s^{i-3} + \cdots$

其中, β_i 是上一非零行的系数,辅助多项式的阶次为对称特征根的个数

辅助多项式的根即是上述对称特征根

$$U(s) = 2s^2 + 2 = 2(s+j)(s-j)$$

》将原劳斯阵列表中第 *i* 行元素替换为辅助多项式关于 *s* 的导函数的系数,并继续完成劳斯阵列表,以获得关于除对称特征根外的其它特征根的信息





前例中,令K=8,得到相应的

$$Q(s) = s^3 + 2s^2 + 4s + 8$$

劳斯阵列为:

$$\begin{array}{c|cccc}
s^3 & & 1 & 4 \\
s^2 & & 2 & 8 \\
s^1 & & 0 & 0 \\
s^0 & & & & \\
\end{array}$$

利用上一非零行构造辅助多项式,并继续完成劳斯阵列。 U(s) 的根也是 Q(s) 的根。

$$U(s) = 2s^{2} + Ks^{0} = 2s^{2} + 8 = 2(s^{2} + 4) = 2(s + j2)(s - j2)$$

$$\begin{vmatrix} s^{3} & 1 & 4 \\ s^{2} & 2 & 8 \end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} 1 & 4 & \frac{dU}{ds} = 4s \\ 2 & 8 & \frac{dU}{ds} = 4s \end{vmatrix}$$

除位于虚轴上的极点对($s=\pm 2j$)外, 其余极点均位于 S 平面的左半平面。



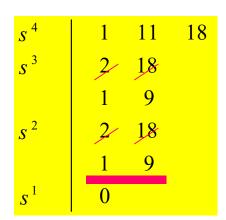


例

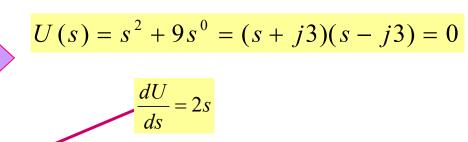
判定如下系统的稳定性,系统特征方程为:

$$Q(s) = s^4 + 2s^3 + 11s^2 + 18s + 18 = 0$$

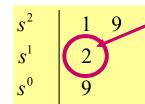
劳斯阵列为:



辅助方程为:







劳斯阵列首列元素符号无变化,因此没有具有正实部的特征根,但是虚轴上有一对极点($s=\pm 3j$)。

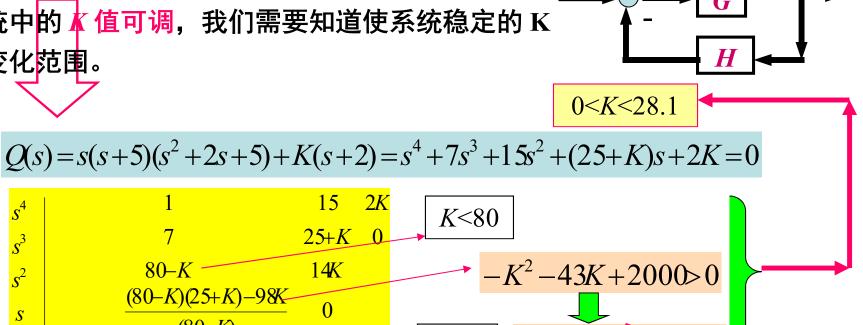


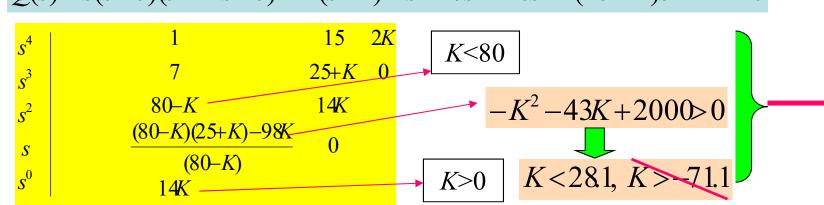


例 设计问题

考虑具有如下闭环传递函数的四阶系统:

$$G_{closed}(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{P(s)}{Q(s)} = \frac{K(s+2)}{s(s+5)(s^2+2s+5)+K(s+2)}$$
 系统中的 值可调,我们需要知道使系统稳定的 K 值变化范围。





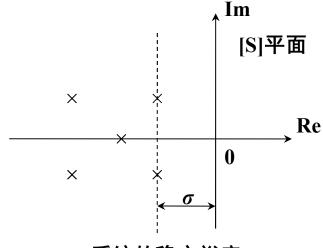




▶ 应用劳斯判据不仅可以判别系统是否稳定,即系统的绝对稳定性,而且也可检验系统是否有一定的稳定裕量,即相对稳定性。另外劳斯判据还可用来分析系统参数对稳定性的影响。

1. 稳定裕量的检验

如右图所示,令 $s=z-\sigma$,即把虚轴左移 σ 。将上式代入系统的特征方程式,得到以z为变量的新特征方程式,若新特征方程的所有根均在新虚轴的左边(新劳斯阵列式第一列均为正数),则称系统具有稳定裕量 σ 。



系统的稳定裕度σ





▶ 例: 检验特征方程式

$$2s^3 + 10s^2 + 13s + 4 = 0$$

是否有根在右半平面,并检验有几个根在直线 s = -1 的右边。

解: 劳斯阵列为

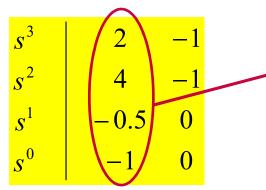
$$\begin{vmatrix}
s^3 & 2 & 2 & 13 \\
s^2 & 10 & 4 & 4 \\
s^0 & 4 & 0 & 0
\end{vmatrix}$$

第一列无符号改变,故没有根在S平面右半平面。再令s=z-1,代入原特征方程式,得

$$2(z-1)^3 + 10(z-1)^2 + 13(z-1) + 4 = 0$$

$$2z^3 + 4z^2 - z - 1 = 0$$

新的劳斯阵列为



从表中可看出,第一列符号 改变一次,故有一个根在直 线s=-1(即新坐标虚轴)的 右边,因此稳定裕量不到1。





- 线性系统的稳定性由系统所有极点都位于 S 平面左半平面来表征; 系 统的稳定程度则可以由极点位于虚轴左边,并与虚轴距离的远近来表征。
- 为了应用劳斯判据来推断系统的相对稳定性,只需要进行变量代换, 从而将虚轴左移,然后利用劳斯判据进行分析即可。
 - 例:考虑特征多项式

$$Q(s) = s^3 + 4s^2 + 6s + 4$$

变量代换 s = z - 1 可以得到

$$Q(z) = (z-1)^3 + 4(z-1)^2 + 6(z-1) + 4 = z^3 + z^2 + z + 1$$

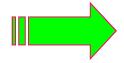
$$a_2 a_1 - a_0 a_3 = 1 \times 1 - 1 \times 1 = 0$$

 $a_{2}a_{1} - a_{0}a_{3} = 1 \times 1 - 1 \times 1 = 0$ 有 2 个特征根位于移动后的虚轴上。



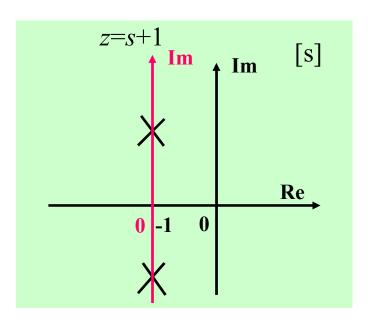






▶ 相应的劳斯阵列(情况3)为:

z^3	1	1
z^2	1	1
z^1	0	0
z^0	1	0



▶ 有1个特征根位于移动后的虚轴左边,有2个特征根位于移动后的虚轴上(这两个特征根可以根据相应的辅助多项式获得)。

$$U(z) = z^{2} + 1 = (z + j)(z - j) = (s + 1 + j)(s + 1 - j)$$





2. 分析系统参数对稳定性的影响

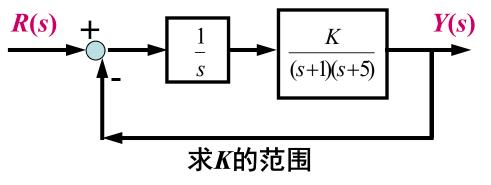
例:设一单位反馈控制系统如下图所示,其闭环传递函数为

$$\Phi(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{K}{s(s+1)(s+5)+K}$$

求出使系统稳定的K的范围。

解: 系统的特征方程式为

$$s^3 + 6s^2 + 5s + K = 0$$



根据劳斯判据,若要使系统稳定,其充要条件是劳斯阵列表的第一列均为正数,即

$$K > 0$$
, $30 - K > 0$

或由3阶系统 $a_2a_1 - a_0a_3 > 0$

所以K的取值范围为: 0 < K < 30,其稳定的临界值为30





例:设传递函数的特征方程为

$$s^4 + 2s^3 + Ts^2 + 10s + 100 = 0$$
 按稳定

按稳定要求确定T的临界值。

解: 劳斯阵列表为

s^4	1	T	100
s^3	2	10	0
s^2	T-5	100	
s^1	10T - 250	0	
s^0	$T-5 \\ 100$	J	

根据劳斯判据,若要使系统稳定, 其充要条件是劳斯阵列表的第一列均 为正数,即

$$T-5 > 0; \to T > 5$$

$$\frac{10T - 250}{T-5} > 0; T > 25$$

所以使系统稳定的T的取值范围为:25 < T





例:设单位负反馈系统的开环传递函数为

试确定: ① 系统产生等幅振荡的K值及相应的振荡角频率

② 全部闭环极点位于s=-2 垂直线左侧时的K 取值范围

解: 1) 闭环特征方程 $\Delta(s) = s^3 + 7s^2 + 17s + K$

劳斯行列式: s^3 1 17

 s^2 7 K

 S^0

或由3阶系统
$$a_2a_1 - a_0a_3 > 0$$

$$7 \times 17 - K > 0$$

$$7 \times 17 - K = 0$$



等幅振荡: s^1 行全0。 : K-119=0 , K=119

振荡频率: 辅助多项式 $7s^2 + K = 0$ $\omega_n = ?$



$$s_{1,2} = \pm j\sqrt{119/7} = \pm j\sqrt{17}; \quad \omega_n = \sqrt{17}$$





$$G_0(s) = \frac{K}{s(s^2 + 7s + 17)}$$

例 16: 设单位反馈系统的开环传递函数为

试确定: ① 系统产生等幅振荡的 K值及相应的振荡角频率。

② 全部闭环极点位于s=-2 垂直线左侧时的K 取值范围。

解: 2)
$$\diamondsuit$$
 $s = z-2$

$$\mathbb{I}Q(z) = (z-2)^3 + 7(z-2)^2 + 17(z-2) + K
= z^3 + z^2 + z + K - 14$$

新的劳斯行列式: z^3 1 1 z^2 1 K-14 z^1 -K+15 0 z^0 -14+K

或由3阶系统

$$a_2 a_1 - a_0 a_3 > 0$$

$$1-(K-14)>0$$



$$-K+15 > 0$$
 和 $-14+K > 0$



14< K < 15

若取14 < K < 15,全部闭环极点位于s = -2 垂直线左侧。





单位负反馈系统,设开环传递函数如下,确定系统的稳定性或求使系统稳定的K的取值范围。

$$G_a(s) = \frac{K(s+1)}{s(s-1)(s+5)}$$

$$1 + G_a(s) = 0$$

$$s^3 + 4s^2 + (K - 5)s + K = 0$$

$$K > \frac{20}{3}$$

开环不稳定,但闭环可以稳定

$$G_b(s) = \frac{11.25}{(s+0.5)(s+1)(s+2)}$$

$$1 + G_b(s) = 0$$

$$s^3 + 3.5s^2 + 3.5s + 12.25 = 0$$

含有一对虚根 $s = \pm j1.87$

开环稳定,但闭环未必稳定







