

ESTABILIDAD

Métodos algebraicos para el análisis de estabilidad.

1. Concepto de estabilidad.
2. Criterio de Routh-Hurwitz.

Bibliografía

- Ogata, K., "Ingeniería de control moderna", Ed. Prentice-Hall.
 - Capítulo 5
 - Dorf, R.C., "Sistemas modernos de control", Ed. Addison-Wesley.
 - Capítulo
 - Kuo, B.C., "Sistemas de control automático", Ed. Prentice Hall.
 - Capítulo 6
 - F. Matía y A. Jiménez, "Teoría de Sistemas", Sección de Publicaciones Universidad Politécnica de Madrid
 - Capítulo 5
-

MÉTODO DE ROUTH-HURWITZ

- Tiempo continuo
 - Método de Routh-Hurwitz:

Polinomio característico (denominador de la F.T.)

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{N(s)}{a_0 + a_1s + a_2s^2 + \dots + a_ns^n}$$

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

MÉTODO DE ROUTH-HURWITZ

- Condiciones necesarias pero no suficientes:
 - Todos los coeficientes a_i tienen el mismo signo
 - Ningún coeficiente es nulo.
- Tabla de Routh

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1	b_2	b_3	\dots	
s^{n-3}	c_1	c_2	c_3	\dots	
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
s^2	u_1	u_2	0	\dots	
s^1	v_1	0	0	\dots	
s^0	w_1	0	0	\dots	

TABLA DE ROUTH

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1			\dots	
s^{n-3}	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
s^2					
s^1					
s^0					

$$b_1 = \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

TABLA DE ROUTH

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1	b_2	b_3	\dots	
s^{n-3}	c_1	c_2	c_3	\dots	
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
s^2	u_1	u_2	0	\dots	
s^1	v_1	0	0	\dots	
s^0	w_1	0	0	\dots	

$$b_1 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

$$b_2 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

TABLA DE ROUTH

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1	b_2	b_3	\dots	
s^{n-3}	c_1	c_2	c_3	\dots	
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
s^2	u_1	u_2	0	\dots	
s^1	v_1	0	0	\dots	
s^0	w_1	0	0	\dots	

$$b_1 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

$$b_2 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

$$c_1 = - \frac{\begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-3} \\ b_1 & b_2 \end{vmatrix}}{b_1}$$

TABLA DE ROUTH

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1	b_2	b_3	\dots	\dots
s^{n-3}	c_1	c_2	c_3	\dots	\dots
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots
s^2	u_1	u_2	0	\dots	\dots
s^1	v_1	0	0	\dots	\dots
s^0	w_1	0	0	\dots	\dots

$$b_1 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

$$b_2 = - \frac{\begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}}{a_{n-1}}$$

$$c_1 = - \frac{\begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-3} \\ b_1 & b_2 \end{vmatrix}}{b_1}$$

$$c_2 = - \frac{\begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-5} \\ b_1 & b_3 \end{vmatrix}}{b_1}$$

ANÁLISIS DE ESTABILIDAD

s^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	a_{n-6}	\dots
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	a_{n-7}	\dots
s^{n-2}	b_1	b_2	b_3	\dots	
s^{n-3}	c_1	c_2	c_3	\dots	
\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	\vdots	
s^2	u_1	u_2	0	\dots	
s^1	v_1	0	0	\dots	
s^0	w_1	0	0	\dots	

**El sistema será estable
si todos los coeficientes de la primera columna son del mismo signo**

EJEMPLO

- Ejemplo

$$M(s) = \frac{1}{s^5 + s^4 + 10s^3 + 72s^2 + 152s + 240}$$

s^5	1	10	152
s^4	1	72	240
s^3	-62	-88	0
s^2	70.6	240	
s^1	122.6		
s^0	240		

$$b_1 = -\frac{72-10}{1} = -62, \quad b_2 = -\frac{240-152}{1} = -88$$

$$c_1 = -\frac{-88+62 \cdot 72}{-62} = 70,6, \quad c_2 = -\frac{0+62 \cdot 240}{-62} = 240$$

$$d_1 = -\frac{-62 \cdot 240 + 70,6 \cdot 88}{70,6} = 122,8$$

$$e_1 = -\frac{0 - 122,6 \cdot 240}{122,6} = 240$$

- En la primera columna hay **dos cambios de signo**, por lo que tenemos dos raíces en el semiplano derecho: **sistema inestable**.

CASOS ESPECIALES

$$M(s) = \frac{1}{s^4 + 2s^3 + 4s^2 + 8s + 5}$$

s^4		1	4	5
s^3		2	8	0
s^2		0		
s^1				
s^0				

CASOS ESPECIALES

- Aparición de un cero en primera columna:
 - Sustituir el cero por un número ε positivo pequeño y continuar. Para contabilizar los cambios se hace tender a cero.
 - Hacer cambio de variable $s=1/x$ y sobre el nuevo polinomio $p(x)$ se vuelve a desarrollar el criterio de Routh

CASOS ESPECIALES

$$M(s) = \frac{1}{s^4 + 2s^3 + 4s^2 + 8s + 5}$$

s^4	1	4	5	$\frac{8\varepsilon - 10}{\varepsilon} < 0$
s^3	2	8	0	
s^2	$0 \rightarrow \varepsilon$	5	0	Sistema inestable
s^1	$\frac{8\varepsilon - 10}{\varepsilon}$	0	0	
s^0	5			

CASOS ESPECIALES

$$M(s) = \frac{1}{s^4 + 2s^3 + 11s^2 + 18s + 18}$$

s^4	1	11	18
s^3	2	18	0
s^2	2	18	0
s^1	0	0	0
s^0			

CASOS ESPECIALES

- Aparición de una fila de ceros:
 - Se toman los coeficientes e la fila situada por encima.
 - Se construye la ecuación auxiliar.
 - Se deriva la ecuación auxiliar.
 - Se sustituye la fila de ceros por los coeficientes de la derivada.
 - Se continua con el método

CASOS ESPECIALES

$$M(s) = \frac{1}{s^4 + 2s^3 + 11s^2 + 18s + 18}$$

s^4	1	11	18	
s^3	2	18	0	
s^2	2	18	0	→ $A(s) = 2s^2 + 18$ → $\frac{dA(s)}{ds} = 4s + 0$
s^1	0 → 4	0	0	←
s^0	18			$2s^2 + 18 = 0$ → $s = \pm 3j$

ESTABILIDAD EN FUNCIÓN DE PARÁMETROS

$$M(s) = \frac{k}{s^3 + 8s^2 + 17s + 10 + k}$$

$$\begin{array}{l|ll} s^3 & 1 & 17 \\ s^2 & 8 & 10 + K \\ s^1 & \frac{63}{4} - 1/8 K & 0 \\ s^0 & 10 + K & 0 \end{array}$$

$$\left. \begin{array}{l} \frac{63}{4} - \frac{k}{8} > 0 \\ 10 + k > 0 \end{array} \right\} \Rightarrow -10 < k < 126$$