

# Control por realimentación de estados - 01

Control Automático (EL-5408)

Escuela de de Ingeniería Electrónica

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (I)

## Estado

El estado de un sistema dinámico es el conjunto de variables más pequeñas, llamadas variables de estado.

## Variables de estado

Sí se requieren al menos  $n$  variables de estado para describir completamente el comportamiento de un sistema dinámico, entonces, éstas son un conjunto de variables de estado.

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (II)

Considere un sistema cuya función de transferencia la cual se define como:

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = G(s) \quad (1)$$

En este sistema, el espacio de estados se representa con:

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad (2)$$

$$y = Cx + Du \quad (3)$$

En donde  $x$  describe el vector de estado,  $u$  la señal de entrada, y  $y$  la salida.

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (III)

Al aplicar la transformada de Laplace a (2) y (3):

$$L\{\dot{x}\} = L\{Ax + Bu\} \quad (4)$$

$$sX(s) - x(0) = AX(s) + BU(s) \quad (5)$$

Suponiendo que  $x(0)=0$ , entonces:

$$sX(s) - AX(s) = BU(s) \quad (6)$$

$$X(s)(sI - A) = BU(s) \quad (7)$$

$$X(s) = \frac{BU(s)}{(sI - A)} \quad (8)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (III)

Ahora se aplica la transformada de Laplace a (3):

$$L\{y\} = L\{Cx + Du\} \quad (9)$$

$$Y(s) = CX(s) + DU(s) \quad (10)$$

Sustituyendo (8) en (10):

$$Y(s) = \frac{CB}{(sI - A)} U(s) + DU(s) \quad (11)$$

$$Y(s) = U(s) \left( \frac{CB}{sI - A} + D \right) \quad (12)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (IV)

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = G(s) = \left( \frac{CB + D(sI - A)}{|sI - A|} \right) \quad (13)$$

En donde  $|sI - A|$  es el polinomio característico de  $G(s)$ . Los valores propios de una matriz  $A$   $n \times n$ , los valores propios son las raíces de la ecuación característica tal que:

$$|\lambda I - A| = 0 \quad (14)$$

Una vez que se determina este polinomio, se procede a definir la matriz de transición de estados:

$$\varphi(t) = e^{At} \quad (15)$$

$$\Phi(s) = [sI - A]^{-1} \quad (16)$$

$$\varphi(t, t_0) = L^{-1} \left\{ [sI - A]^{-1} \right\} \quad (17)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (V)

## Propiedades de la matriz de transferencia de estados

- $\varphi(0) = e^{A0} = I$
- $\varphi^{-1}(t) = |e^{At}|^{-1} = e^{-At} = \varphi(-t)$
- $\varphi(t_1 + t_2) = |e^{A(t_1+t_2)}| = e^{At_1}e^{At_2} = \varphi(t_1)\varphi(t_2)$
- $(\varphi(t))^n = \varphi(nt)$
- $\varphi(t_2 - t_1)\varphi(t_1 - t_0) = \varphi(t_2 - t_0) = \varphi(t_1 - t_0)\varphi(t_2 - t_1)$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (VI)

Se definen las siguientes ecuaciones:

$$\begin{aligned} & y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} + \dots + a_{n-1} \dot{y} + a_n y \\ &= b_0 u^{(n)} + b_1 u^{(n-1)} + \dots + b_{n-1} \dot{u} + b_n u \end{aligned} \quad (18)$$

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_0 s^n + b_1 s^{n-1} + \dots + b_{n-1} s + b_n}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} \quad (19)$$



# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (VII)

Forma canónica controlable:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \dots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (20)$$

$$y = [b_n - a_n b_0 \mid b_{n-1} - a_{n-1} b_0 \mid \dots \mid b_1 - a_1 b_0] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + b_0 u \quad (21)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (VIII)

Forma canónica observable:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & -a_n \\ 1 & 0 & \dots & -a_{n-1} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_n - a_n b_0 \\ b_{n-1} - a_{n-1} b_0 \\ \vdots \\ b_1 - a_1 b_0 \end{bmatrix} u \quad (22)$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + b_0 u \quad (23)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (IX)

Forma canónica diagonal:

$$\begin{aligned}\frac{Y(s)}{U(s)} &= \frac{b_0 s^n + b_1 s^{n-1} + \dots + b_{n-1} s + b_n}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_n)} \\ &= b_0 + \frac{c_1}{s + p_1} + \frac{c_2}{s + p_2} + \dots + \frac{c_n}{s + p_n}\end{aligned}\quad (24)$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -p_1 & & & 0 \\ & -p_2 & & \\ & & \ddots & \\ 0 & & & -p_n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (25)$$

$$y = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 & \dots & c_n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + b_0 u \quad (26)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (X)

Forma canónica de Jordan:

$$\begin{aligned}\frac{Y(s)}{U(s)} &= \frac{b_0 s^n + b_1 s^{n-1} + \dots + b_{n-1} s + b_n}{(s + p_1)^3 (s + p_4) (s + p_5) \dots (s + p_n)} \\ &= b_0 + \frac{c_1}{(s + p_1)^3} + \frac{c_2}{(s + p_1)^2} + \frac{c_3}{s + p_1} + \frac{c_4}{s + p_4} + \dots + \frac{c_n}{s + p_n}\end{aligned}\quad (27)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (XI)

Forma canónica de Jordan:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -p_1 & 1 & 0 & | & 0 & \dots & 0 \\ 0 & -p_1 & 1 & | & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & -p_1 & | & 0 & \dots & 0 \\ - & - & - & | & - & - & - \\ 0 & \dots & 0 & | & -p_4 & & 0 \\ \vdots & & \vdots & | & & \ddots & \\ 0 & \dots & 0 & | & 0 & & -p_n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (28)$$

$$y = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 & \dots & c_n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + b_0 u \quad (29)$$

# Relación entre el comportamiento en el tiempo y la ubicación de los polos

Representaciones en el espacio de estados de sists. definidos por su FT (XII)

## Ejemplo 1: (Ejercicio 9-1 [1])

Considere el sistema definido por:

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s + 3}{s^2 + 3s + 2} \quad (30)$$

Obtenga las representaciones en el espacio de estados en la forma canónica controlable, en la observable y en la diagonal.

# Controlabilidad y Observabilidad

## Controlabilidad (I)

### Controlabilidad

Se dice que un sistema es controlable en el tiempo  $t_0$  si se puede transferir desde cualquier estado inicial  $x(t_0)$  a cualquier otro estado, mediante un vector de control sin restricciones, en un intervalo de tiempo finito.

# Controlabilidad y Observabilidad

## Controlabilidad (I)

### Controlabilidad completa del estado de sistemas en tiempo continuo

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad (31)$$

Donde:

- $u$  es la señal de control
- $B$  es una matriz  $n \times 1$
- $x$  es un vector de estados
- $A$  es una matriz  $n \times n$

$$M = \begin{bmatrix} B & AB & \dots & A^{n-1}B \end{bmatrix} \quad (32)$$

Si el  $\det[M] \neq 0$ , el sistema es controlable.



# Controlabilidad y Observabilidad

## Controlabilidad (II)

### Controlabilidad completa del estado de sistemas en tiempo continuo

Otros criterios para determinar controlabilidad incluyen:

- $M$  cuya forma es  $(n \times n)$ , tiene rango  $n$ .
- Si  $M$  no es cuadrada, se forma  $MM'$ , la cual tiene forma  $n \times n$ , y si ésta no es singular,  $M$  tiene rango.
- El par  $[A, B]$ , es completamente controlable si están en la forma canónica controlable o son transformables a esta.
- $A$  está en la forma FCD, sus valores propios son diferentes y todos los elementos de  $B$  no son 0.
- $A$  está en la forma FCJ y los elementos de  $B$  en los renglones que corresponden al último renglón de cada bloque de Jordan no son todos 0.

### Controlabilidad a la salida

$$M = \begin{bmatrix} CB & CAB & CA^2B & \dots & CA^{n-1}B & D \end{bmatrix} \quad (33)$$

La cual tiene la forma  $m \times (n+1)r$

- El sistema es controlable a la salida si ésta matriz posee rango  $m$ .
- Un sistema no es controlable si tiene un subsistema que esté desconectado físicamente de la entrada.

# Controlabilidad y Observabilidad

## Observabilidad (I)

### Observabilidad

El concepto de observabilidad es útil al resolver el problema de reconstruir variables de estado no medibles a partir de variables que sí lo son en el tiempo mínimo posible.

# Controlabilidad y Observabilidad

## Observabilidad (II)

### Observabilidad completa del estado de sistemas en tiempo continuo

$$\dot{x} = Ax \quad (34)$$

$$y = Cx \quad (35)$$

Donde:

- $C$  es una matriz  $m \times n$
- $x$  es un vector de estados de dimensión  $n$
- $y$  es un vector de salida de dimensión  $m$

$$S = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} \quad (36)$$

Si el  $\det[S] \neq 0$ , el sistema es observable.

### Observabilidad

Otros criterios para determinar observabilidad incluyen:

- Si el sistema tiene solo una salida,  $C$  es una matriz de renglón de  $1 \times n$  y  $S$  es una matriz cuadrada de  $n \times n$ , entonces el sistema es completamente observable si  $S$  no es singular.
- Para un sistema SISO, el par  $[A, C]$  es completamente observable si  $A$  y  $C$  están o son transformables a la FCO mediante una transformación de similitud.
- Si  $A$  está en la forma FCD, el par  $[A, C]$  es completamente observable si todos los elementos en las columnas de  $C$  son diferentes de 0.
- $A$  está en la forma FCJ, el par  $[A, C]$  es completamente observable si todos los elementos en las columnas de  $C$  que corresponden al primer renglón de cada bloque de Jordan no son todos 0.

### Ejemplo 2: (Ejercicio 9-14 [1])

Sea el sistema descrito por:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (37)$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} \quad (38)$$

¿Es este sistema controlable y observable?

Solución: se identifican las matrices  $A$  y  $B$ :

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \quad (39)$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad (40)$$

Sustituyendo los valores en (32):

$$AB = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} \quad (41)$$

Por lo que:

$$M = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \quad (42)$$

# Controlabilidad y Observabilidad

## Observabilidad (VII)

$$|M| = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -1 \end{vmatrix} = (0)(-1) - (1)(1) = -1 \quad (43)$$

Ahora, se conoce a  $C$ :

$$C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \quad (44)$$

Sustituyendo los valores en (36):

$$CA = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \quad (45)$$

Por lo que:

$$S = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \quad (46)$$



# Controlabilidad y Observabilidad

## Observabilidad (VIII)

$$|S| = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = (1)(1) - (1)(0) = 1 \quad (47)$$

Ahora, se conoce que los determinantes  $|M|$  y  $|S|$  son diferentes de 0, por lo que se puede decir que el sistema es controlable y observable.

### Ejemplo 2:

Sea el sistema descrito por:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & -2 & -2 \\ 0 & -1 & 1 \\ 1 & 0 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 2 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (48)$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad (49)$$

¿Es este sistema controlable y observable?



K. Ogata.

*Ingeniería de control moderna.*

Pearson educación, EE.UU., 2010.