# TEORÍA DE CONTROL

MODELO DE ESTADO

Definiciones: (Ogata)

**Estado.** El estado de un sistema dinámico es el conjunto más pequeño de variables (denominadas *variables de estado*) de modo que el conocimiento de estas variables en t = to, junto con el conocimiento de la entrada para  $t \ge to$ , determina por completo el comportamiento del sistema para cualquier tiempo  $t \ge to$ .

Variables de estado. Las variables de estado de un sistema dinámico son las que forman el conjunto más pequeño de variables que determinan el estado del sistema dinámico.

**Vector de estado.** Si se necesitan n variables de estado para describir por completo el comportamiento de un sistema determinado, estas n variables de estado se consideran los n componentes de un vector x. Tal vector se denomina **vector de estado.** 

**Espacio de estados.** El espacio de n dimensiones cuyos ejes de coordenadas están formados por el eje x1, el eje x2,..., el eje xn, se denomina **espacio de estados.** Cualquier estado puede representarse mediante un punto en el espacio de estados



#### Ecuaciones en el espacio de estados.

En el análisis en el espacio de estados, existen tres tipos de variables :

- >variables de estado.

$$\begin{cases} \dot{x}_{1}(t) = f_{1}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \\ \dot{x}_{2}(t) = f_{2}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_{1}(t) = f_{1}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \\ \vdots \\ \dot{x}_{n}(t) = f_{n}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} y_{1}(t) = g_{1}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \\ y_{2}(t) = g_{2}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \end{cases}$$

$$y (t) = g(x, u, t)$$

$$\vdots \\ y_{p}(t) = g_{p}(x_{1}...x_{n}, u_{1}...u_{r}, t) \end{cases}$$



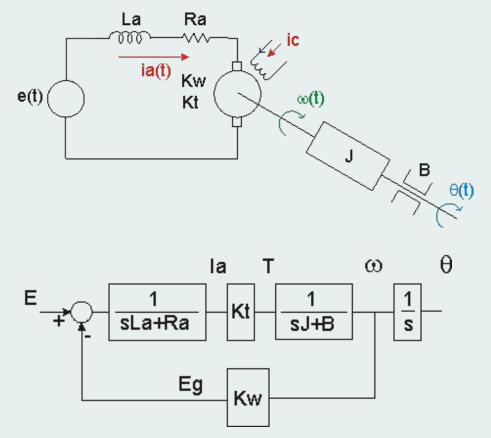
#### Sistemas lineales.

$$\begin{cases} \dot{x}_{1}(t) = a_{11}x_{1} + \dots + a_{1n}x_{n} + b_{11}u_{1} + \dots + b_{1r}u_{r} \\ \dot{x}_{2}(t) = a_{21}x_{1} + \dots + a_{2n}x_{n} + b_{21}u_{1} + \dots + b_{2r}u_{r} \\ \dots \\ \dot{x}_{n}(t) = a_{n1}x_{1} + \dots + a_{nn}x_{n} + b_{n1}u_{1} + \dots + b_{nr}u_{r} \\ & & & & & & & & & & & & & \\ y_{1}(t) = c_{11}x_{1} + \dots + c_{1n}x_{n} + d_{11}u_{1} + \dots + d_{1r}u_{r} \\ & & & & & & & & & & \\ y_{2}(t) = c_{21}x_{1} + \dots + c_{2n}x_{n} + d_{21}u_{1} + \dots + d_{2r}u_{r} \\ \dots \\ & & & & & & & & & & & \\ y_{p}(t) = c_{p1}x_{1} + \dots + c_{pn}x_{n} + d_{p1}u_{1} + \dots + d_{pr}u_{r} \end{cases}$$



#### Elección de las Variables de Estado

#### **EJEMPLO 1**



Se consideran condiciones iníciales nulas para las variables.

$$Ia = \frac{E - Kw \ \omega}{s \ La + Ra}$$

$$\dot{I}a \ La + Ia \ Ra = E - Kw \ \omega$$

$$\dot{I}a = -Ia \ \frac{Ra}{La} - \omega \frac{Kw}{La} + \frac{E}{La}$$

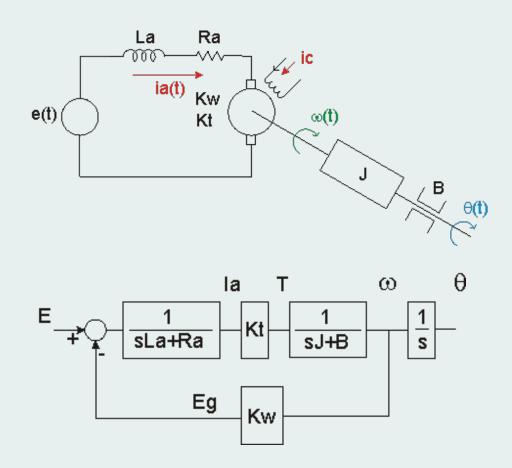
$$\omega = \frac{Kt \ Ia}{s \ J + B} \qquad \dot{\omega} J + \omega B = Kt \ Ia$$

$$\dot{\omega} = Ia \frac{Kt}{J} - \omega \frac{B}{J} \qquad \dot{\theta} = \omega$$

$$\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{Ra}{La} & -\frac{Kw}{La} & 0 \\ \frac{Kt}{J} & -\frac{B}{J} & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{La} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

$$\theta = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \end{bmatrix}$$

#### Elección de las Variables de Estado



$$\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{Ra}{La} & -\frac{Kw}{La} & 0 \\ \frac{Kt}{J} & -\frac{B}{J} & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{La} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

$$\begin{bmatrix} T \\ Eg \\ V_{Ra} \\ V_{La} \\ T_{B} \\ T_{J} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Kt & 0 & 0 \\ 0 & Kw & 0 \\ Ra & 0 & 0 \\ -Ra & -Kw & 0 \\ 0 & B & 0 \\ Kt & -B & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

$$x = \begin{bmatrix} T \\ Eg \\ \theta \end{bmatrix} \qquad x = \begin{bmatrix} T \\ T_B \\ \omega \end{bmatrix} \qquad x = \begin{bmatrix} T \\ V_{La} \\ \theta \end{bmatrix}$$

SI

NO

NO

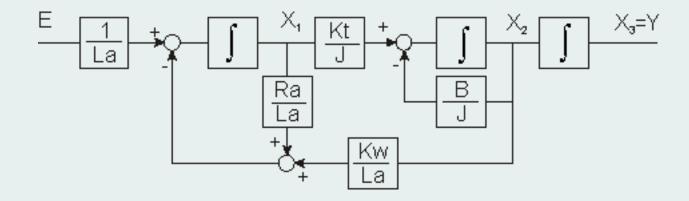
Teoría de Control



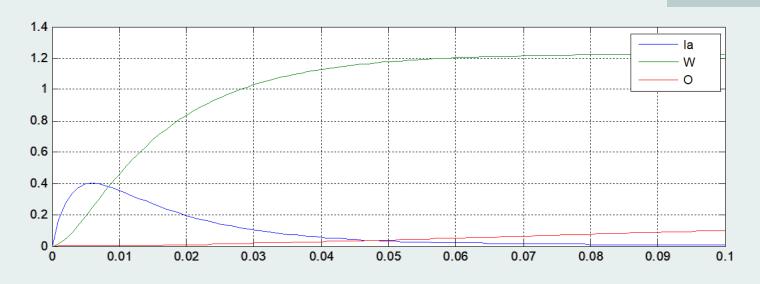
$$\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{Ra}{La} & -\frac{Kw}{La} & 0 \\ \frac{Kt}{J} & -\frac{B}{J} & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{La} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

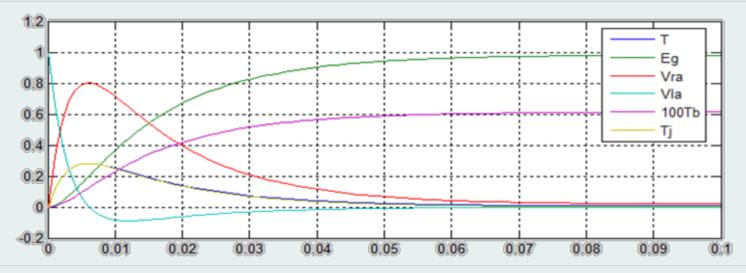
$$\theta = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix}$$

Ra=2 Ω La=5 mHy J=0.005 Nms<sup>2</sup> B1=0.005 Nms Kt=0.7 Nm/A Kw=0.8 Vs



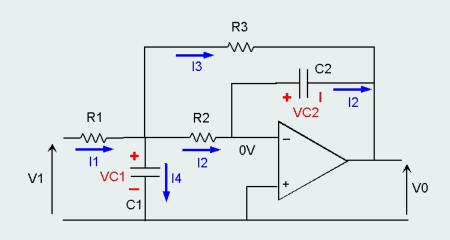






#### Elección de las Variables de Estado

**EJEMPLO 2** 



$$\begin{split} V_1 - V_{C1} &= I_1 R_1 \\ I_1 &= I_2 + I_3 + I_4 = \frac{V_{C1}}{R_2} + \frac{V_{C1} + V_{C2}}{R_3} + \dot{V}_{C1} C_1 \\ \dot{V}_{C1} &= \frac{V_1}{C_1 R_1} - \frac{V_{C1}}{C_1} \bigg( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \bigg) - \frac{V_{C2}}{C_1 R_3} \\ \dot{V}_{O} & I_2 &= \frac{V_{C1}}{R_2} = \dot{V}_{C2} C_2 \\ \dot{V}_{C2} &= \frac{V_{C1}}{C_2 R_2} \end{split}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ \frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$\begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{R_3} & \frac{1}{R_3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$



#### Elección de las Variables de Estado

$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\beta_1 s^m + \beta_2 s^{m-1} + \dots + \beta_m s + \beta_{m+1}}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \alpha_2 s^{n-2} + \dots + \alpha_{n-1} s + \alpha_n}$$

$$\frac{X_1(s)}{R(s)} = \frac{1}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \alpha_2 s^{n-2} + \dots + \alpha_{n-1} s + \alpha_n} \qquad \frac{C(s)}{X_1(s)} = \beta_1 s^m + \beta_2 s^{m-1} + \dots + \beta_m s + \beta_{m+1}$$

$$s^{n}X_{1}(s) + \alpha_{1}s^{n-1}X_{1}(s) + \dots + \alpha_{n-1}sX_{1}(s) + \alpha_{n}X_{1}(s) = R(s)$$

Condiciones iniciales nulas

$$x_1^{(n)}(t) + \alpha_1 x_1^{(n-1)}(t) + \dots + \alpha_{n-1} \dot{x}_1(t) + \alpha_n x_1(t) = r(t)$$

$$C(s) = \beta_1 s^m X_1(s) + \beta_2 s^{m-1} X_1(s) + \dots + \beta_m s X_1(s) + \beta_{m+1} X_1(s)$$



#### Elección de las Variables de Estado

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = x_3(t) = \ddot{x}_1(t)$$
....
$$\dot{x}_{n-2}(t) = x_{n-1}(t) = x_1^{(n-2)}(t)$$

 $\dot{x}_{n-1}(t) = x_n(t) = x_1^{(n-1)}(t)$ 

#### MODELO DE FASE

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & \dots & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ \dots & & \dots & & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \\ -\alpha_n & -\alpha_{n-1} & \dots & -\alpha_2 & -\alpha_1 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \dots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} r(t)$$

$$c(t) = \begin{bmatrix} \beta_{m+1} & \beta_m & \dots & \beta_1 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} x(t)$$

$$x_1^{(n)}(t) + \alpha_1 x_1^{(n-1)}(t) + \dots + \alpha_{n-1} \dot{x}_1(t) + \alpha_n x_1(t) = r(t)$$

$$\dot{x}_n(t) + \alpha_1 x_n(t) + \dots + \alpha_{n-1} x_2(t) + \alpha_n x_1(t) = r(t)$$

$$\dot{x}_n(t) = -\alpha_1 x_n(t) - \dots - \alpha_{n-1} x_2(t) - \alpha_n x_1(t) + r(t)$$

$$c(t) = \beta_1 x_{m-1}(t) + \beta_2 x_{m-2}(t) + \dots + \beta_m x_2(t) + \beta_{m+1} x_1(t)$$



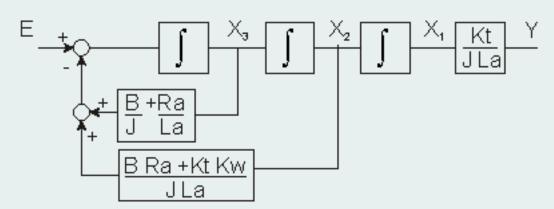
#### Elección de las Variables de Estado

**EJEMPLO 1** 

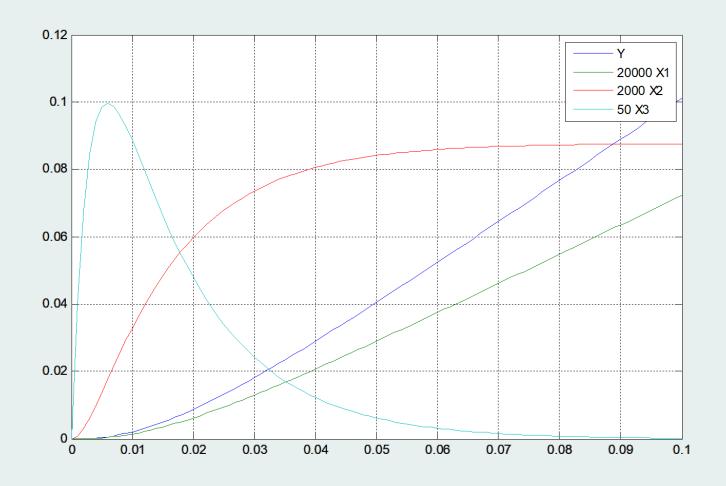
Para el caso del motor

$$G(s) = \frac{\theta(s)}{E(s)} = \left[ \frac{\frac{Kt}{JLa}}{s^3 + \left(\frac{Ra}{La} + \frac{B}{J}\right)s^2 + \left(\frac{Ra}{La} + \frac{Kt}{JLa}\right)s} \right]$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -\frac{Ra \ B + Kt \ Kw}{La \ J} & -\frac{Ra}{La} + \frac{B}{J} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad ; \quad y = \begin{bmatrix} Kt \\ JLa & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$









#### Función de Transferencia

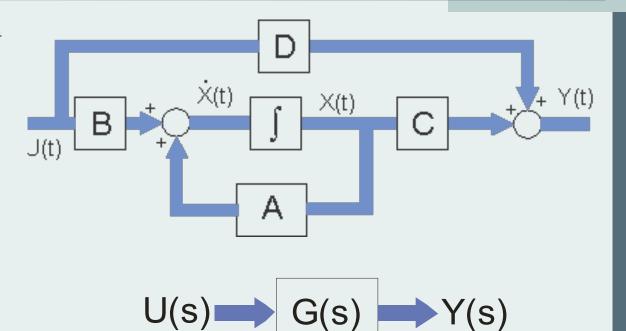
$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t)$$

$$y(t) = Cx(t) + Du(t)$$

$$U(s) = \mathcal{L}\left\{u(t)\right\}$$

$$Y(s) = \mathcal{L}\{y(t)\}\$$

$$Y(s) = G(s)U(s)$$



$$\begin{bmatrix} y_1(s) \\ y_2(s) \\ y_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_{11}(s) & g_{12}(s) \\ g_{21}(s) & g_{22}(s) \\ g_{31}(s) & g_{32}(s) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1(s) \\ u_2(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_{11}(s)u_1(s) + g_{12}(s)u_2(s) \\ g_{21}(s)u_1(s) + g_{22}(s)u_2(s) \\ g_{31}(s)u_1(s) + g_{32}(s)u_2(s) \end{bmatrix}$$



#### Función de Transferencia

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) + Du(t) \end{cases}$$

Aplicando Transformada de Laplace

$$sX(s) = AX(s) + BU(s)$$
 ;  $x(0) = 0$ 

$$sX(s) - AX(s) = BU(s)$$

$$(sI - A)X(s) = BU(s)$$

$$X(s) = (sI - A)^{-1} BU(s)$$

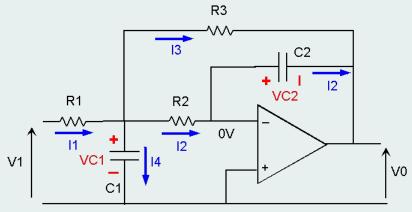
$$Y(s) = \left[C(sI - A)^{-1}B + D\right]U(s)$$

$$Y(s) = G(s)U(s)$$

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$



#### **EJEMPLO 2**



$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ \frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$- \bigvee_{C_1} V_0 \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{R_3} & \frac{1}{R_3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

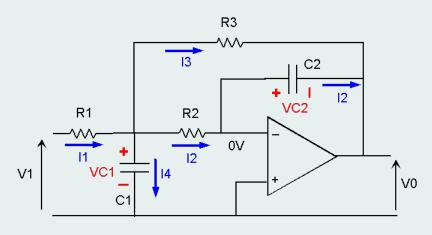
$$R_1 = R_2 = R_3 = 100 K_{\Omega} \; ; \; C_1 = 0.9 \mu F \; ; \; C_2 = 0.1 \mu F$$

$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -33.33 & -11.11 \\ 100 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} V_{1}$$
$$\begin{bmatrix} V_{0} \\ I_{3} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$[s \ I - A]^{-1} = \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s + 33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111}$$

$$\begin{bmatrix} s \ I - A \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s + 33.33 & 11.11 \\ -100 & s \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} V_{C1}(s) \\ V_{C2}(s) \end{bmatrix} = \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s+33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111} \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} U(s)$$



$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ \frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$- \uparrow_{V0} \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{R_3} & \frac{1}{R_3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$R_1 = R_2 = R_3 = 100 K_{\Omega} \; ; \; C_1 = 0.9 \, \mu F \; ; \; C_2 = 0.1 \, \mu F$$

$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s + 33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111} \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} U(s)$$

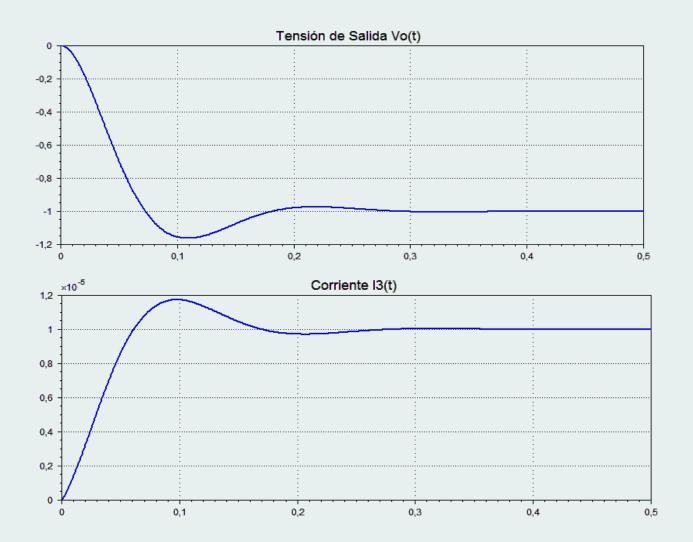
$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1111}{s^2 + 33.33s + 1111} \\ \frac{0.0001111(s+100)}{s^2 + 33.33s + 1111} \end{bmatrix} U(s)$$

Si 
$$U(S) = \frac{1}{s}$$

$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1111}{s^3 + 33.33s^2 + 1111s} \\ \frac{0.0001111(s+100)}{s^3 + 33.33s^2 + 1111s} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} V_0(t) \\ I_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 + 1.155\cos(28.87t - 0.5236) * e^{(-16.67t)} \\ 10^{-5} - 1.018 & 10^{-5}\cos(28.87t - 0.1901)e^{(-16,67t)} \end{bmatrix}$$







#### Solución del Vector de Estado.

Si se considera una ecuación diferencial lineal de primer orden:

$$\frac{dx(t)}{dt} = a \ x(t) + b \ u(t)$$

La solución resulta:

$$\frac{dx(t)}{dt} = a x(t) + b u(t)$$
$$x(t) = e^{at}x(0) + \int_{0}^{t} e^{a(t-\tau)}b u(\tau) d\tau$$

Ahora para el vector **x(t)** se ensaya la siguiente solución:

$$x(t) = e^{At}x(0) + \int_{0}^{t} e^{A(t-\tau)}B \ u(\tau) \ d\tau$$

Se debe cumplir que:

$$x(t=0) = x(0)$$

У

$$\frac{dx(t)}{dt} = A x(t) + B u(t)$$



#### Solución del Vector de Estado.

Propiedades de

$$\frac{d}{dt}\left(e^{At}\right) = Ae^{At}$$

$$e^{A0} = I$$

 $e^{At}$  Es no singular para todo t finito

$$e^{At_1}e^{At_2} = e^{A(t_1+t_2)}$$

$$(e^{At})^{-1} = e^{A(-t)}$$
$$(e^{At})^{n} = e^{A(nt)}$$

$$\left(e^{At}\right)^n = e^{A(nt)}$$



#### Solución del Vector de Estado.

$$x(t=0) = x(0) \qquad x(0) = \underbrace{e^{A0}}_{l} x(0) + \underbrace{\int_{0}^{0} e^{A(t-\tau)} B \ u(\tau) \ d\tau}_{0} = x(0)$$

$$\frac{dx(t)}{dt} = A \ x(t) + B \ u(t) \qquad \underbrace{\frac{\partial}{\partial t} \left( \int_{t_{0}}^{t} f(t,\tau) d\tau \right)}_{0} = \underbrace{\int_{t_{0}}^{t} \left[ \frac{\partial}{\partial t} f(t,\tau) \right] d\tau}_{0} + f(t,\tau) \Big|_{\tau=t}$$

$$\dot{x}(t) = \frac{d}{dt} \left( e^{At} x(0) + \int_{0}^{t} e^{A(t-\tau)} B \ u(\tau) \ d\tau \right)$$

$$\dot{x}(t) = A e^{At} x(0) + \int_{0}^{t} A e^{A(t-\tau)} B \ u(\tau) \ d\tau + \left. e^{A(t-\tau)} B u(\tau) \right|_{\tau=t}$$

$$\dot{x}(t) = A \left( e^{At} x(0) + \int_{0}^{t} e^{A(t-\tau)} B \ u(\tau) \ d\tau \right) + B u(t)$$

x(t)

#### Solución del Vector de Estado.

 $\dot{x}(t) = A x(t) + B u(t)$  Aplicando transformada de Laplace

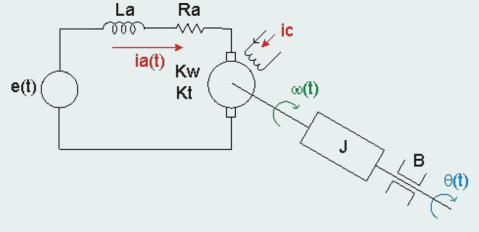
$$sX(s) - x(0) = A X(s) + B U(s)$$
  $(sI - A)X(s) = x(0) + B U(s)$ 

$$X(s) = (sI - A)^{-1} x(0) + (sI - A)^{-1} B U(s)$$

Antitransformando  $(sI-A)^{-1}$   $\Phi(t) = \mathcal{L}^{-1}\left\{ \left( sI - A \right)^{-1} \right\}$ 

$$x(t) = \Phi(t)x(0) + \int_{0}^{t} \Phi(t-\tau)B \ u(\tau) \ d\tau \qquad \Phi(t) = e^{At}$$





Ra=2 
$$\Omega$$
  
La=5 mHy  
J=0.005 Nms<sup>2</sup>

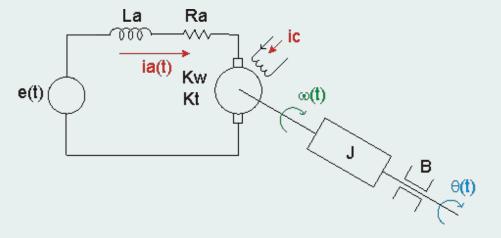
$$Kt=0.7 \text{ Nm/A}$$

$$Kw=0.8 Vs$$

$$\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -400 & -160 & 0 \\ 140 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 200 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix}$$





$$\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -400 & -160 & 0 \\ 140 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 200 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix}$$

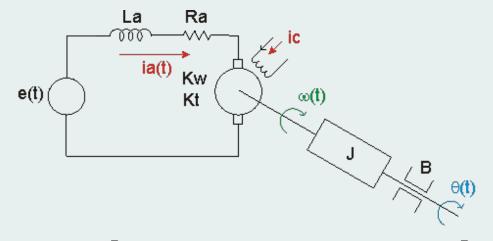
$$[sI - A] = \begin{bmatrix} s + 400 & 160 & 0 \\ -140 & s + 1 & 0 \\ 0 & -1 & s \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} sI - A \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s + 400 & 160 & 0 \\ -140 & s + 1 & 0 \\ 0 & -1 & s \end{bmatrix} \qquad Adj \begin{bmatrix} sI - A \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s(s+1) & -160s & 0 \\ 140s & s(s+400) & 0 \\ 140 & (s+400) & (s^2 + 401s + 2.28 \cdot 10^4) \end{bmatrix}$$

$$Det[sI - A] = s(s+1)(s+400) - (160)(-140)s = s(s^2 + 401s + 2.28 \cdot 10^4)$$

$$[sI - A]^{-1} = \frac{\begin{bmatrix} s(s+1) & -160s & 0\\ 140s & s(s+400) & 0\\ 140 & (s+400) & (s^2+401s+2.28\cdot10^4) \end{bmatrix}}{s(s^2+401s+2.28\cdot10^4)}$$





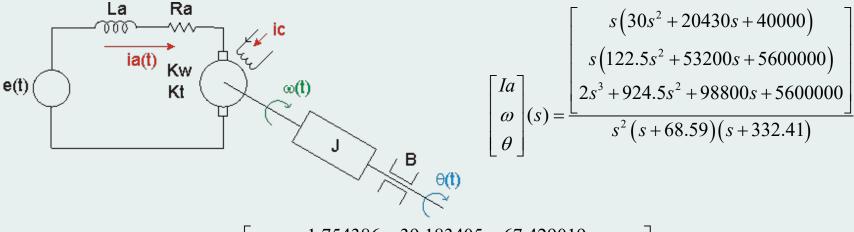
$$\begin{bmatrix} Ia(0) \\ \omega(0) \\ \theta(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1.3Amp \\ 122.5 \frac{rad}{s} \\ 2.0 \text{ rad} \end{bmatrix}$$

$$U(s) = \frac{200}{s}$$

$$\begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} (s) = \frac{\begin{bmatrix} s(s+1) & -160s & 0 \\ 140s & s(s+400) & 0 \\ 140 & (s+400) & (s^2+401s+2.28\cdot10^4) \end{bmatrix}}{s\left(s^2+401s+2.28\cdot10^4\right)} \begin{bmatrix} Ia(0) \\ \omega(0) \\ \theta(0) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 200 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} U(s)$$

$$\begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} (s) = \frac{\begin{bmatrix} s(s+1) & -160s & 0 \\ 140s & s(s+400) & 0 \\ 140 & (s+400) & (s^2+401s+2,28\cdot10^4) \end{bmatrix}}{s(s^2+401s+2,28\cdot10^4)} \begin{bmatrix} 1.3 + \frac{40000}{s} \\ 122.5 \\ 2.0 \end{bmatrix}$$

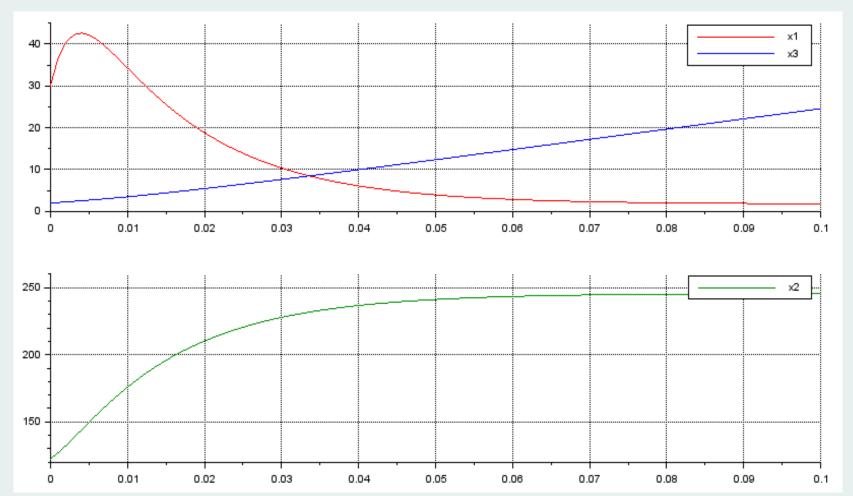




$$\begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} (s) = \begin{bmatrix} \frac{1.754386}{s} - \frac{39.183405}{s + 332.41} + \frac{67.429019}{s + 68.59} \\ \frac{245.61404}{s} + \frac{16.552538}{s + 332.41} - \frac{139.66657}{s + 68.59} \\ \frac{245.61404}{s^2} + \frac{0.0135426}{s} - \frac{0.0497956}{s + 332.41} + \frac{2.036253}{s + 68.59} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix}(t) = \begin{bmatrix} 1.754 - 39.183e^{-332.41t} + 67.4296e^{-68.59t} \\ 245.614 + 16.55e^{-332.41t} - 139.667e^{-68.59t} \\ 245.614t + 0.0135 - 0.04986e^{-332.41t} + 2.036e^{-68.59t} \end{bmatrix}$$







# TEORÍA DE CONTROL

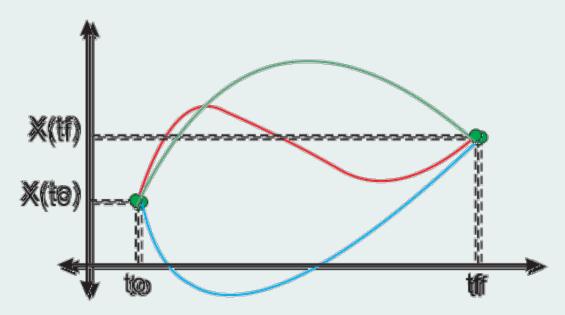
Controlabilidad y Observabilidad

#### Controlabilidad y observabilidad.

Las propiedades de Controlabilidad y Observabilidad indican en qué grado las variables de estado se vinculan con las variables externas (entradas y salidas).

El concepto de controlabilidad está ligado a como la excitación puede modificar el comportamiento transitorio de las variables de estado

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

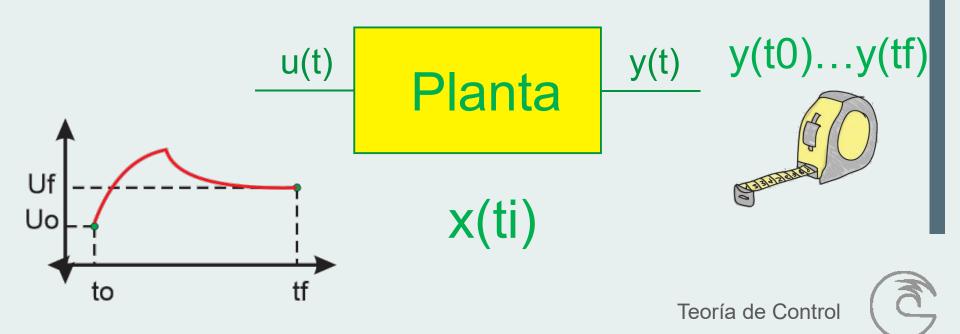




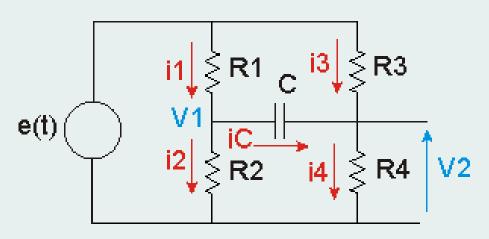
### Controlabilidad y Observabilidad.

El concepto de observabilidad está ligado a como los cambios de las variables internas pueden ser detectados desde la salida

Se dice que un sistema es observable en el tiempo to si, con el sistema en el estado x(to), es posible determinar este estado a partir de la observación de la salida durante un intervalo de tiempo finito. Se supone que la entrada u(t) es conocida en el intervalo.



### Controlabilidad y Observabilidad.



$$\dot{X} = \frac{(R_1 + R_2)(R_3 + R_4)X + (R_1R_4 - R_2R_3)e}{C(R_1(R_2(R_4 + R_3) + R_3R_4) + R_2R_3R_4)}$$

$$V_2 = \frac{R_4 R_2 \cdot (R_1 + R_3)e - R_4 R_3 (R_1 + R_2)X}{R_1 (R_2 (R_3 + R_4) + R_3 R_4) + R_2 \cdot R_3 \cdot R_4}$$

$$\begin{split} \frac{e - V_1}{R_1} &= I_C + \frac{V_1}{R_2} \\ \frac{e - V_2}{R_3} + I_C &= \frac{V_2}{R_4} \\ V_1 - V_2 &= X \\ I_C &= C\dot{X} \end{split}$$

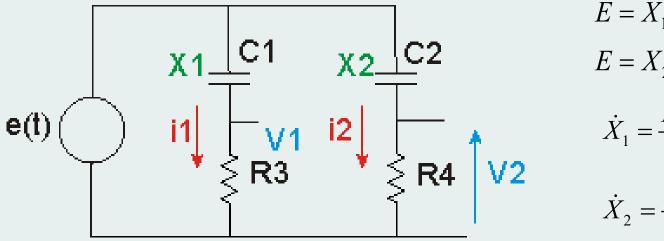
Si R1=R2=R3=R4=R

$$\dot{X} = \frac{X}{CR}$$
 X no es controlable desde e(t)

$$V_2 = \frac{e - X}{2}$$
 X es observable desde V2(t)



### Controlabilidad y observabilidad.



$$E = X_{1} + \dot{X}_{1}C_{1}R_{3}$$

$$E = X_{2} + \dot{X}_{2}C_{2}R_{4}$$

$$\dot{X}_{1} = \frac{E - X_{1}}{C_{1}R_{3}}$$

$$\dot{X}_{2} = \frac{E - X_{2}}{C_{2}R_{4}}$$

El circuito permite controlar las variables de estado salvo el caso en que las constantes de tiempo de ambas ramas sean iguales. En este caso las dos variables se comportan de la misma manera para una dada entrada y no puedo diferenciarlas y el sistema resulta incontrolable desde e(t)

Si planteo la salida en V2 no se puede obtener información del valor de la variable X1 por que las dos ramas están desacopladas. El sistema resulta inobservable desde V2



# Verificación de Controlabilidad y Observabilidad.

#### Sistemas MIMO

Un sistema de orden *n* con *r* entradas y *q* salidas

es controlable, si y sólo si, la matriz compuesta *U [nxnr]*, denominada matriz controlabilidad, es de rango *n*.

Matriz Controlabilidad: 
$$U = \begin{bmatrix} B \mid AB \mid A^2B \mid ... \mid A^{n-2}B \mid A^{n-1}B \end{bmatrix}$$

es observable, si y sólo si, la matriz compuesta *V [nqxn]*, denominada matriz observabilidad, es de rango *n*.

Matriz Observabilidad:

$$V = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ ... \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$



Para un modelo de orden n:

Si el rango de la matriz controlabilidad U (matriz observabilidad V) es j < n entonces, habrá j variables de estado controlables (observables) y (n - j) no controlables (no observables)

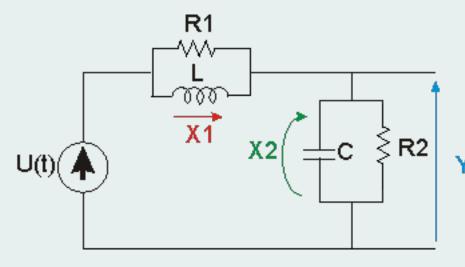
#### Sistemas SISO

Para un sistema SISO, tanto la matriz controlabilidad  $\boldsymbol{U}$  como la matriz observabilidad  $\boldsymbol{V}$ , son matrices cuadradas. Por lo tanto, para que resulten de rango igual a  $\boldsymbol{n}$ , las matrices deben ser *no singulares*. Entonces:

$$\det \begin{bmatrix} U \end{bmatrix} = \det \begin{bmatrix} B \mid AB \mid A^2B \mid \dots \mid A^{n-2}B \mid A^{n-1}B \end{bmatrix} \neq 0$$

$$\det[V] = \det\begin{bmatrix} C \\ CA \\ ... \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} \neq 0$$





$$U = \begin{bmatrix} -\frac{R_1}{L} & -\frac{R_1^2}{L^2} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{R_2 C^2} \end{bmatrix}$$

$$\det(U) = \frac{R_1}{LC} \left( \frac{R_1}{L} - \frac{1}{R_2C} \right)$$

No será controlable si las ctes de tiempo son iguales

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} -\frac{R_1}{L} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{R_2C} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} \frac{R_1}{L} \\ \frac{1}{C} \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} x(t)$$

$$V = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\frac{1}{R_2 C^2} \end{bmatrix}$$

$$\det(V) = 0$$

Desde la salida solamente es observable X2



#### Transformación de Modelo de Estado.

Suponga una planta descrita por el siguiente modelo de estado:

$$\dot{x}(t) = A x(t) + B u(t)$$
 ;  $y(t) = C x(t) + D u(t)$ 

Y considere una transformación lineal a través de una matriz no singular T, tal que:

$$x(t) = T \overline{x}(t)$$
 ;  $\overline{x}(t) = T^{-1} x(t)$ 

Reemplazando en el modelo:

$$T \dot{\overline{x}}(t) = A T \overline{x}(t) + B u(t)$$
 ;  $y(t) = C T \overline{x}(t) + D u(t)$ 

Despejando la derivada:

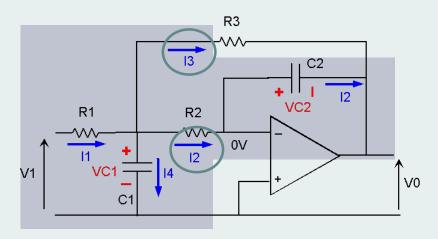
$$\dot{\overline{x}}(t) = T^{-1}AT\overline{x}(t) + T^{-1}Bu(t) \qquad \qquad \dot{\overline{x}}(t) = \overline{A}\overline{x}(t) + \overline{B}u(t)$$

En donde las matrices resultan:

$$\overline{A} = T^{-1}AT$$
  $\overline{B} = T^{-1}B$   $\overline{C} = CT$   $\overline{D} = D$ 



#### Transformación de Modelo de Estado.



$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ -\frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$
$$\begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{D} & \frac{1}{D} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$\begin{split} &V_{1}-V_{C1}=I_{1}R_{1}\\ &I_{1}=I_{2}+I_{3}+I_{4}=\frac{V_{C1}}{R_{2}}+\frac{V_{C1}+V_{C2}}{R_{3}}+\dot{V}_{C1}C_{1}\\ &\dot{V}_{C1}=\frac{V_{1}}{C_{1}R_{1}}-\frac{V_{C1}}{C_{1}}\bigg(\frac{1}{R_{1}}+\frac{1}{R_{2}}+\frac{1}{R_{3}}\bigg)-\frac{V_{C2}}{C_{1}R_{3}}\\ &I_{2}=\frac{V_{C1}}{R_{2}}=\dot{V}_{C2}C_{2}\\ &\dot{V}_{C2}=\frac{V_{C1}}{C_{2}R_{2}} \end{split}$$

$$\begin{pmatrix} R_1 = R_2 = R_3 = 100K\Omega ; C_1 = 0.9\mu F ; C_2 = 0.1\mu F \\ \begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -33.33 & -11.11 \\ -100 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} V_1 \\ \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

#### Transformación de Modelo de Estado.

$$\begin{bmatrix} I_3 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1/R_3 & 1/R_3 \\ 1/R_2 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 10^{-5} & 10^{-5} \\ 10^{-5} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} \qquad T^{-1} = \begin{bmatrix} 10^{-5} & 10^{-5} \\ 10^{-5} & 0 \end{bmatrix} \quad ; T = \begin{bmatrix} 0 & 10^5 \\ 10^5 & -10^5 \end{bmatrix}$$

$$T^{-1} = \begin{bmatrix} 10^{-5} & 10^{-5} \\ 10^{-5} & 0 \end{bmatrix} \quad ; T = \begin{bmatrix} 0 & 10^{5} \\ 10^{5} & -10^{5} \end{bmatrix}$$

$$\overline{A} = \begin{bmatrix} 10^{-5} & 10^{-5} \\ 10^{-5} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -33.33 & -11.11 \\ 100 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 10^{5} \\ 10^{5} & -10^{5} \end{bmatrix} \qquad \overline{A} = \begin{bmatrix} -11,11 & 77,78 \\ -11,11 & -22,22 \end{bmatrix}$$

$$\overline{A} = \begin{bmatrix} -11,11 & 77,78 \\ -11,11 & -22,22 \end{bmatrix}$$

$$\overline{B} = \begin{bmatrix} 10^{-5} & 10^{-5} \\ 10^{-5} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\overline{B} = \begin{bmatrix} -3,33*10^{-4} \\ -3,33*10^{-4} \end{bmatrix}$$

$$\overline{C} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 10^5 \\ 10^5 & -10^5 \end{bmatrix}$$

$$\overline{C} = \begin{bmatrix} -10^5 & 10^5 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_3 \\ \dot{I}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -11,11 & 77,78 \\ -11,11 & -22,22 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_3 \\ I_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} -3,33*10^{-4} \\ -3,33*10^{-4} \end{bmatrix} V_1 \quad ; \quad \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -10^5 & 10^5 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_3 \\ I_2 \end{bmatrix}$$



### Transformación de Modelo de Estado.

Autovalores: det(sI - A) = 0

$$\det(sI - \overline{A}) = \det(sI - T^{-1}AT) = \det(sI \ T^{-1}T - T^{-1}AT) = 0$$

Como sI es una matriz diagonal se cumple: sI  $T^{-1} = T^{-1}sI$ 

$$\det\left(sI - \overline{A}\right) = \det\left(T^{-1}sI \ T - T^{-1}AT\right) = \det\left(T^{-1}\left(sI - A\right)T\right) = 0$$

$$\det(sI - \overline{A}) = \det(T^{-1})\det(sI - A)\det(T) = \det(sI - A) = 0$$

Esto significa que los autovalores de  $\overline{A}$  son los mismos que los de A, es decir que la transformación lineal no modifica los autovalores del modelo.



#### Transformación de Modelo de Estado.

### Controlabilidad:

$$\overline{U} = \begin{bmatrix} \overline{B} | & \overline{A}\overline{B} | & \dots | & \overline{A}^{n-1}\overline{B} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^{-1}B | & T^{-1}A\underline{T}\underline{T}^{-1}B | & \dots | & T^{-1}AT\dots T^{-1}B \end{bmatrix}$$

$$\overline{U} = T^{-1}\begin{bmatrix} B | & AB | & \dots | & A^{n-1}B \end{bmatrix} = T^{-1}U$$

Como el rango de una matriz no cambia si se premultiplica o posmultiplica por una matriz no singular .

$$Rango[T^{-1}U] = Rango[U]$$

Por lo tanto:

$$Rango[\overline{U}] = Rango[U]$$

Entonces la controlabilidad no es afectada por la transformación del modelo.



#### Transformación de Modelo de Estado.

### Observabilidad:

$$\overline{V} = \begin{bmatrix} \overline{C} \\ \overline{CA} \\ \vdots \\ \overline{CA}^{n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} CT \\ CTT^{-1}AT \\ \vdots \\ CT....T^{-1}AT \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} T = VT$$

Como el rango de una matriz no cambia si se premultiplica o posmultiplica por una matriz no singular .

Por lo tanto:

$$Rango[VT] = Rango[V]$$

$$Rango[\overline{V}] = Rango[V]$$

Entonces la observabilidad no es afectada por la transformación del modelo.



#### Formas Canónicas de Modelos de Estado

Modelos de estado en donde las matrices tienen formas especiales. En general, se llega a estas formas aplicando una transformación lineal al vector de estado.

## Modelo Canónico Controlable

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \\ -a_1 & -a_2 & -a_3 & \dots & -a_{n-1} & -a_n \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \dots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 & \dots & c_m & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} x(t) + d u(t)$$

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{c_m s^{m-1} + c_{m-1} s^{m-2} + \dots + c_2 s + c_1}{s^n + a_n s^{n-1} + a_n s^{n-2} + \dots + a_2 s + a_n} + d \qquad D(s) = \det[sI - A]$$



#### Formas Canónicas de Modelos de Estado

#### Modelo Canónico Observable

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & -a_1 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & 0 & -a_2 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 1 & 0 & -a_{n-1} \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 1 & -a_n \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \dots \\ b_m \\ 0 \\ \dots \\ 0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [0 \quad 0 \quad \dots \quad 0 \quad 0 \quad 1]x(t) + d \ u(t)$$

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{b_m s^{m-1} + b_{m-1} s^{m-2} + \dots + b_2 s + b_1}{s^n + a_n s^{n-1} + a_{m-1} s^{n-2} + \dots + a_2 s + a_1} + d \qquad D(s) = \det[sI - A]$$



### Formas Canónicas de Modelos de Estado

# Modelo Canónico Diagonal

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 0 & \lambda_{n-1} & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & \lambda_n \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \dots \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 & \dots & c_{n-2} & c_{n-1} & c_n \end{bmatrix} x(t) + d u(t)$$

$$G(s) = \frac{c_1}{s - \lambda_1} + \frac{c_2}{s - \lambda_2} + \dots + \frac{c_{n-1}}{s - \lambda_{n-1}} + \frac{c_n}{s - \lambda_n} + d$$
 Todos los  $\lambda$ i distintos



#### Formas Canónicas de Modelos de Estado

#### Matrices de Transformación

Dado un modelo de estado controlable y observable:

$$\dot{x}(t) = A x(t) + B u(t) \quad ; \quad y(t) = C x(t) + D u(t)$$

Con 
$$\det[sI - A] = s^n + a_n s^{n-1} + a_{n-1} s^{n-2} + \dots + a_2 s + a_1$$

### Transformación a Modelo Canónico Controlable

$$Ac = P^{-1}AP = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \\ -a_1 & -a_2 & -a_3 & \dots & -a_{n-1} & -a_n \end{bmatrix} \qquad Bc = P^{-1}B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \dots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \qquad Cc = CP$$

#### Formas Canónicas de Modelos de Estado

Puesto que el modelo es controlable las matrices U y Uc resultarán no singulares :

 $Uc = \begin{bmatrix} Bc & AcBc & ... & Ac^{n-1}Bc \end{bmatrix} = P^{-1}U$ 

Por lo tanto resulta:  $P^{-1} = UcU^{-1}$  y  $P = UUc^{-1}$ 

Dada la topología de Ac y Bc, resulta:

$$Uc^{-1} = \begin{bmatrix} a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & a_n & 1 \\ a_3 & a_4 & \dots & a_n & 1 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ a_n & 1 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$



## Transformación a Modelo Canónico Observable

$$Ao = Q^{-1}AQ = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & -a_1 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & 0 & -a_2 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 1 & 0 & -a_{n-1} \\ 0 & 0 & \dots & 0 & 1 & -a_n \end{bmatrix} \; ; \; Co = CQ = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \end{bmatrix} \; ; \; Bo = Q^{-1}B$$

Puesto que el modelo es observable las matrices V y Vo resultarán no singulares :

$$Vo = \begin{bmatrix} Co \\ CoAo \\ ... \\ CoAo^{n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ ... \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} Q = VQ$$



Por lo tanto resulta:  $Q = V^{-1}Vo \text{ y } Q^{-1} = Vo^{-1}V$ 

Dada la topología de *Ao* y *Co*, resulta:

$$Vo^{-1} = \begin{bmatrix} a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & a_n & 1 \\ a_3 & a_4 & \dots & a_n & 1 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ a_n & 1 & \dots & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

# Transformación a Modelo Canónico Diagonal

Sea  $x = T \tilde{x}$  y  $\tilde{x} = T^{-1}x$  entonces  $\tilde{A} = T^{-1}AT$ 

Premultiplicando por T resulta

$$AT = T\tilde{A} = T \begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} t_{11}\lambda_1 & t_{12}\lambda_2 & \dots & t_{1n}\lambda_n \\ t_{21}\lambda_1 & t_{22}\lambda_2 & \dots & t_{2n}\lambda_n \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ t_{n1}\lambda_1 & t_{n2}\lambda_2 & \dots & t_{nn}\lambda_n \end{bmatrix}$$



Si se designa a cada columna de T como un vector:  $v_i = \begin{bmatrix} t_{1i} & t_{2i} & ... & t_{(n-1)i} & t_{ni} \end{bmatrix}^T$ 

Entonces cada columna de AT será

$$Av_i = A egin{bmatrix} t_{1i} \\ t_{2i} \\ \cdots \\ t_{(n-1)i} \\ t_{ni} \end{bmatrix} = \lambda_i egin{bmatrix} t_{1i} \\ t_{2i} \\ \cdots \\ t_{(n-1)i} \\ t_{ni} \end{bmatrix} = \lambda_i v_i$$

Desarrollando se llega a:  $Av_i = \lambda_i v_i$  o sea  $(\lambda_i I - A)v_i = 0$ 

Este sistema tiene solución si la matriz  $(\lambda_i I - A)$  es singular, en este caso se debe cumplir que:

$$Det(\lambda_i I - A) = 0$$

Y por lo tanto los  $\lambda_i$  son los autovalores de la matriz A



Entonces la matriz T esta formada por los autovectores de A.

Dado que, para obtener el modelo transformado se necesita  $T^I$ , la matriz T debe ser no singular y por lo tanto todos los autovectores deben ser linealmente independientes. Esto se cumple solamente si los  $\lambda_i$  son todos distintos.

