

#### Modelo de estado

- Concepto de estado
- · Ecuaciones del modelo de estado
- · Representación gráfica de sistemas lineales
- · Transformaciones lineales del estado
- · Métodos de obtención modelos de estado
- · F.d.T. y modelo de estado



P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

1



## Concepto de estado (1/2)

- · Definición:
  - es la cantidad mínima de información necesaria para conocer cualquier variable del sistema en cualquier otro instante posterior, conocida la entrada entre ambos instantes
- Nomenclatura:
   viene expresado mediante el vector de variables
   de estado x(t) de dimensión n

$$y(t) = Ψ(t; t0; x(t0); u(τ))$$
  $t0 < τ≤t$ 



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



## Concepto de estado (2/2)

Espacio de estado:
 es el espacio vectorial en el que el que toma valores el vector de estado x(t)

$$\mathbf{x}(t) = \Psi(t; t_0; \mathbf{x}(t0); \mathbf{u}(\tau))$$
  $t_0 < \tau \le t$ 

- · Las trayectorias del vector de estado cumplen:
  - Continuidad, unicidad, transitividad



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

3



### Ecuaciones del modelo de estado

- Ecuación de salida:

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

- Ecuación diferencial con dinámica del estado  $\dot{\mathbf{x}}(t) = f(t, \mathbf{x}(t), \mathbf{u}(t))$
- Dimensiones de los vectores
  - n: número de variables de estado, dimensión de x
  - m: número de entradas, dimensión de u
  - p: número de salidas, dimensión de y



U.P.M.-DISAM

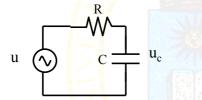
P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



## Ejercicio 1.1

1.-razonar cuantas variables de estado tiene este sistema



- 2.- razonar si las siguientes variables pueden ser variables de estado:  $u, u_c, u_R, i$
- 3.- razonar si existen y cuales son otras posibles variables de estado
- 4.- escribir las ecuaciones de estado del sistema



U.P.M.-DISAM

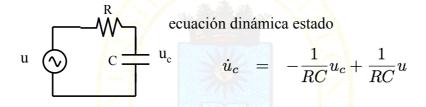
P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

5



# Solución ejercicio 1.1



ecuación salida:

$$\begin{bmatrix} u_c \\ u_R \\ i \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ -1/R \end{bmatrix} u_c + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1/R \end{bmatrix} u$$



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

# Ecuaciones del modelo de estado: sistemas lineales

- Definición de sistema lineal:

$$\begin{array}{c} \mathbf{x}_1(t_0) \xrightarrow{\mathbf{u}_1(\tau)} \mathbf{y}_1(t) \\ \mathbf{u}_2(\tau) \xrightarrow{\mathbf{v}_2(t_0)} \mathbf{y}_2(t) \end{array} \\ \Rightarrow \begin{array}{c} \mathbf{a}\mathbf{u}_1(\tau) + \mathbf{b}\mathbf{u}_1(\tau) \\ \mathbf{a}\mathbf{x}_1(t_0) + \mathbf{b}\mathbf{x}_1(t_0) \xrightarrow{\mathbf{a}\mathbf{y}_1(t) + \mathbf{b}\mathbf{y}_2(t)} \end{aligned}$$

- Ecuaciones de estado de sistemas lineales:

dimensiones:



Control en el Espacio de Estado

7

# Ecuaciones del modelo de estado: sistemas lineales invariante

- Definición de sistema invariante:

$$\mathbf{x}(t_0) = \mathbf{x}_0 \xrightarrow{t_0 < \tau \le t} \mathbf{y}_1(t) \Longrightarrow \mathbf{x}(t_0 + T) = \mathbf{x}_0 \xrightarrow{t_0 < \tau \le t} \mathbf{y}_1(t) \mathbf{y}_1(t)$$

- Ecuaciones de estado de sistemas invariantes:

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{g}(\mathbf{x}(t), \mathbf{u}(t))$$
  $\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{f}(\mathbf{x}(t), \mathbf{u}(t))$ 

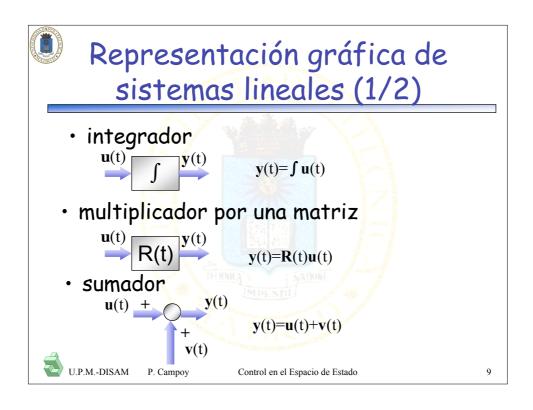
- Ecuaciones de estado de sistemas lineales invariantes:

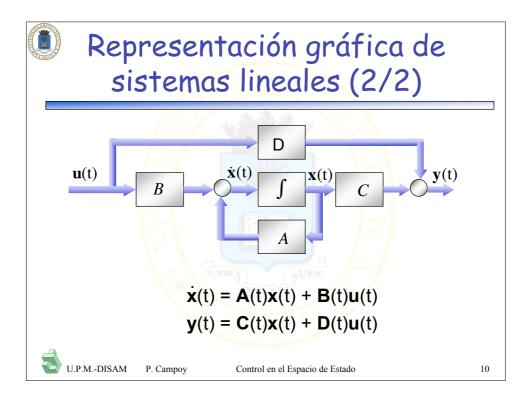
$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A} \mathbf{x}(t) + \mathbf{B} \mathbf{u}(t)$$
  
 $\mathbf{y}(t) = \mathbf{C} \mathbf{x}(t) + \mathbf{D} \mathbf{u}(t)$ 

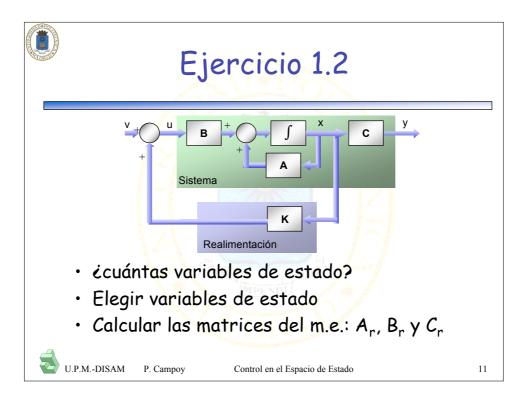


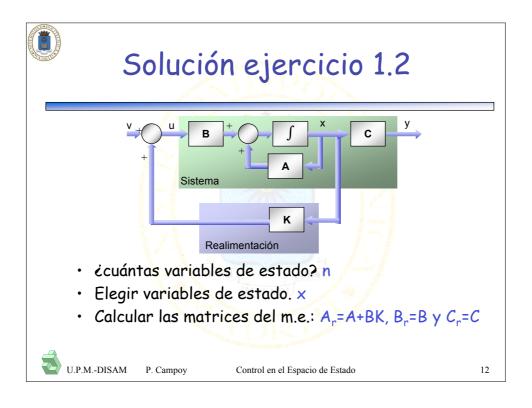
P. Campoy

Control en el Espacio de Estado











#### Modelo de estado

- · Concepto de estado
- · Ecuaciones del modelo de estado
- · Representación gráfica de sistemas lineales
- · Transformaciones lineales del estado
- · Métodos de obtención modelos de estado
- · F.d.T. y modelo de estado



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

13



## Transformaciones lineales en el espacio de estado

· Cambio de base:

$$x(t) = T\tilde{x}(t)$$

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

· Ecuaciones estado en la nueva base:

$$\widetilde{x}(t) = \underbrace{T^{-1}AT}_{\widetilde{A}}\widetilde{x}(t) + \underbrace{T^{-1}B}_{\widetilde{B}}u(t)$$

$$y(t) = \underbrace{CT}_{\tilde{C}} \tilde{x}(t) + Du(t)$$



U.P.M.-DISAM

P. Campov

Control en el Espacio de Estado



#### Modelo de estado

- · Concepto de estado
- · Ecuaciones del modelo de estado
- · Representación gráfica de sistemas lineales
- · Transformaciones lineales del estado
- · Métodos de obtención modelos de estado
- · F.d.T. y modelo de estado



P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

15



## Métodos para la obtención de modelos de estado



- · Variables de estado como magnitudes físicas
- · Variables de estado como salida de integradores
- · Variables de estado de fase
- Variables de estado de Jordan



U.P.M.-DISAM

P. Campov

Control en el Espacio de Estado

ventajas matematicas

del modelo



## Variables de estado como magnitudes físicas

- · Son v.e. las magnitudes físicas que almacenan la energía del sistema, no pudiendo presentar discontinuidades.
- · Ejemplos:
  - Sistemas hidraúlicos:
    - · altura de los depósitos (energia potencial)
  - Sistemas eléctricos:
    - · tensiones en los condensadores
    - intensidades en las bovinas
- - •posición (energía potencial)
  - velocidad (energía cinética)
- -Sistemas térmicos:

-Sistemas mecánicos:

•temperatura (energía térmica)



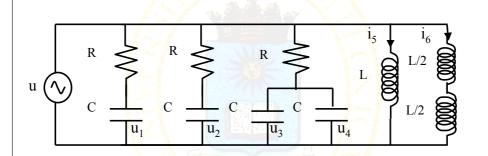
P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

17



# V.e. Como magnitudes físicas



• V.e.: u<sub>1</sub>, u<sub>2</sub>, u<sub>3</sub>, i<sub>5</sub>, i<sub>6</sub>



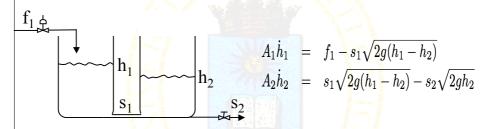
U.P.M.-DISAM

P. Campov

Control en el Espacio de Estado



### Problema 1



- Hallar un modelo de estado no-lineal
- Hallar un modelo de estado linealizado en torno a un punto de equilibrio elegido
- Discutir variables de estado cuando s1→∞ 3.



U.P.M.-DISAM

Control en el Espacio de Estado

19



## Problema 1: solución

1.- Modelo de estado no lineal:

$$A_1 \dot{h}_1 = f_1 - s_1 \sqrt{2g(h_1 - h_2)}$$

$$A_2 \dot{h}_2 = s_1 \sqrt{2g(h_1 - h_2)} - s_2 \sqrt{2gh_2}$$

2.- Modelo de estado lineal:

$$A_{1}\dot{h}_{1} = -\frac{s_{1}\sqrt{2g}}{2\sqrt{(h_{1} - h_{2})}}\bigg|_{0}h_{1} + \frac{s_{1}\sqrt{2g}}{2\sqrt{(h_{1} - h_{2})}}\bigg|_{0}h_{2} + f_{1}$$

$$A_{2}\dot{h}_{2} = \frac{s_{1}\sqrt{2g}}{2\sqrt{(h_{1} - h_{2})}}\bigg|_{0}h_{1} - \left(\frac{\sqrt{2g}s_{1}}{2\sqrt{(h_{1} - h_{2})}} + \frac{\sqrt{2g}s_{2}}{2\sqrt{h_{2}}}\right)\bigg|_{0}h_{2} - \sqrt{2gh_{2}}\bigg|_{0}s_{2}$$

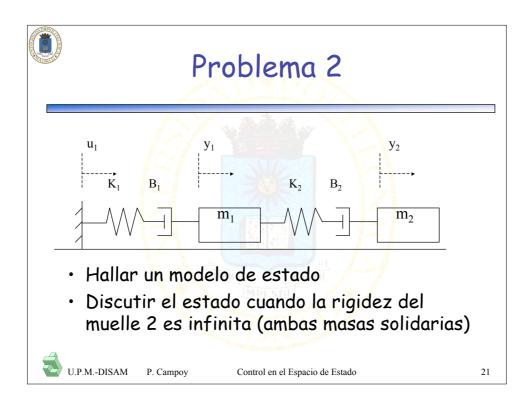
3.- Si 
$$s_1 \rightarrow \infty$$
 se tiene una única variable de estado:  $(A_1 + A_2)\dot{h} = f_1 - s_2\sqrt{2gh}$ 

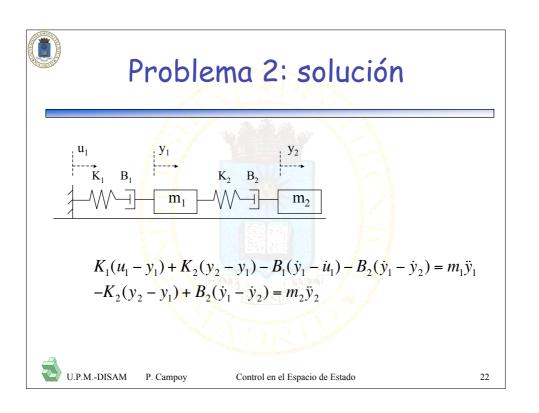


U.P.M.-DISAM

P. Campoy

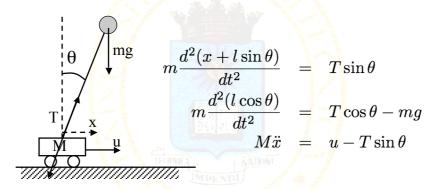
Control en el Espacio de Estado







#### Problema 3



• Hallar un modelo de estado no lineal y otro linealizado en torno a  $\theta_0$ =0 y  $x_0$ =0



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

23



# Variables de estado como salida de integradores

 Si las ecuaciones del sistema se pueden escribir como ecuaciones integrales, las salidas de los integradores son las variables de estado.

$$\dot{x}(t) = f(t, x(t), u(t))$$

$$x(t) = \int f(t, x(t), u(t))$$

y por tanto representan las condiciones iniciales de necesarias para su resolución



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



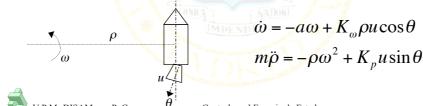
## Ejemplos 2.3

· En sistemas lineales:

$$\dot{y}(t) + by(t) = K\dot{u}(t) + Kau(t)$$

$$\ddot{y}(t) + a\dot{y}(t) + by(t) = K\dot{u}(t) + Kcu(t)$$

· En sistemas no-lineales:



Control en el Espacio de Estado

25



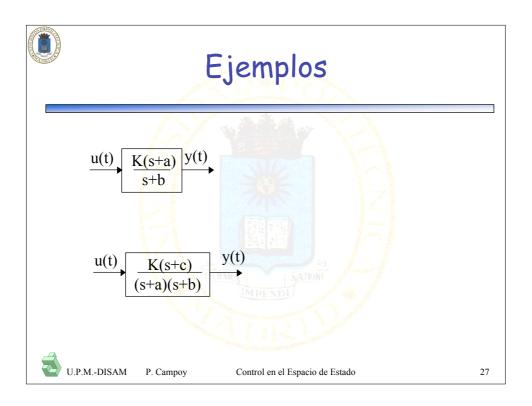
# Variables de estado como salida de sistemas sencillos

 Descomponer el sistema total en sistemas de orden bajo, eligiendo entonces como v.e. las salidas y derivadas de la salida que no puedan presentar discontinuides.





Control en el Espacio de Estado





## Variables de estado de fase

- Sistema monovariable:  $b_ns^n+\ldots+b_1s+b_0\ y=rac{b_ns^n+\ldots+b_1s+b_0}{s^n+a_{n-1}s^{n-1}+\ldots+a_1s+a_0}u$
- Elección de v.e.:  $x_1=rac{1}{s^n+a_{n-1}s^{n-1}+\cdots+a_0}u$

$$x_2 = \dot{x}_1 \quad x_3 = \dot{x}_2 \quad \cdots \quad x_n = \dot{x}_{n-1}$$



## Variables de estado de Jordan (1/2)

• Sistema monovariable con polos simples 
$$y = \left(b_n + \frac{\rho_1}{s - \lambda_1} + \frac{\rho_2}{s - \lambda_2} + \dots + \frac{\rho_n}{s - \lambda_n}\right)u$$
• Elección v.e.:

$$x_1 = \frac{1}{s - \lambda_1} u$$
  $\dots$   $x_n = \frac{1}{s - \lambda_n} u$ 

$$x_1 \equiv \frac{1}{s - \lambda_1} u \cdots x_n = \frac{1}{s - \lambda_n} u$$
• Modelo de estado:
$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & \lambda_n \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} \mathbf{u}$$

$$\mathbf{y} = [\begin{array}{cccc} \rho_1 & \rho_2 & \cdots & \rho_n \end{array}] \mathbf{x} + b_n u$$



P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



## Variables de estado de Jordan (2/2)

Sistema monovariable con polos multiples 
$$y = \left(b_n + \frac{\rho_1}{(s-\lambda_1)^r} + \dots + \frac{\rho_{r-1}}{(s-\lambda_1)^2} + \frac{\rho_r}{s-\lambda_1} + \frac{\rho_{r+1}}{-\lambda_{r+1}} + \dots + \frac{\rho_n}{s-\lambda_n}\right)u$$

• Elección v.e.: 
$$x_1 = \frac{1}{(s-\lambda_1)^r}u = \frac{1}{s-\lambda_1}x_2$$
 ...  $x_{r-1} = \frac{1}{(s-\lambda_1)^2}u = \frac{1}{s-\lambda_1}x_r$   $x_r = \frac{1}{s-\lambda_1}u$ 

Modelo de estado

$$\mathbf{\dot{x}} = \begin{bmatrix}
\lambda_{1} & 1 & \cdots & 0 & 0 & \cdots & 0 \\
0 & \lambda_{1} & \cdots & 0 & 0 & \cdots & 0 \\
\vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\
0 & 0 & \cdots & \lambda_{1} & 1 & \cdots & 0 \\
0 & 0 & \cdots & 0 & \lambda_{1} & \cdots & 0 \\
\vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\
0 & 0 & \cdots & 0 & 0 & \cdots & \lambda_{n}
\end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix}
0 \\
0 \\
\vdots \\
0 \\
1 \\
\vdots \\
1
\end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} \rho_1 & \rho_2 & \cdots & \rho_{r-1} & \rho_r & \rho_{r+1} & \cdots & \rho_n \end{bmatrix} \mathbf{x} + b_n v$$



P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



### Comandos Matlab

- >eig(A)
- >pc=poly(A)
- >roots(pc)
- [T,J]=jordan(A)



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

31



# Ejercicio 1.3

Dado el sistema de la figura, cuyo modelo de estado linealizado en torno a p.e. s1=0.3, A1=2, A2=1,5, s2=0.25 y F1=1 es:

$$\begin{bmatrix} \dot{h}_1 \\ \dot{h}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -0.441 & 0.441 \\ 0.588 & -1.078 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0.5 \\ 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

- a) Hallar el modelo de estado en variables de Jordan (2 puntos)
- b) Hallar la matriz de cambio de base entre ambos modelos (2 puntos)
- c) Hallar el modelo de estado en variables de fase (2 puntos)
- d) Hallar la matriz de cambio de base entre el modelo en variables de fase y variables de Jordan. (2 puntos)
- e) Partiendo de los resultados anteriores calcular la matriz de cambio de base entre el modelo original y el modelo en variables de fase (2 puntos)



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



## Ejercicio 1.3: solución

```
a) Hallar el modelo de estado en variables de Jordan (2 puntos)
   Hallar la matriz de cambio de base entre ambos modelos (2 puntos)
  >> A=[-0.441 0.441; 0.588 -1.078], B=[0.5; 0]
  >> [Tjo,J]=jordan(A)
                                                         J = -0.1589
                          T_{io} = 0.7651 \quad 0.2349
                                  0.4895 -0.4895
                                                               0
                                                                      -1.3601
c) Hallar el modelo de estado en variables de fase (2 puntos)
  >> Pca=poly(A)
                                           Pca = 1.0000 1.5190 0.2161
  >> Af=[0 1; -0.2161 -1.519], Bf=[0;1]
d) Hallar la matriz de cambio de base entre el modelo en variables de fase y variables de
     Jordan. (2 puntos)
 >>[Tjf,J]=jordan(Af)
                               Tjf = 1.1323 -0.1323
                                    -0.1799 0.1799
e) Partiendo de los resultados anteriores calcular la matriz de cambio de base entre el
    modelo original y el modelo en variables de fase (2 puntos)
  >> Tfo=inv(Tjf)*Tjo
                                     Tfo = 1.1250 -0.1250
                                             3.8460 -2.8460
  U.P.M.-DISAM
                 P. Campoy
                                   Control en el Espacio de Estado
                                                                                  34
```



### Modelo de estado

- · Concepto de estado
- · Ecuaciones del modelo de estado
- · Representación gráfica de sistemas lineales
- · Transformaciones lineales del estado
- · Métodos de obtención modelos de estado
- F.d.T. y modelo de estado



M.-DISAM P. Campoy

Control en el Espacio de Estado



# Relación entre la f.d.t. y el modelo de estado: obtención

• Matriz de funciones de transferencia, (sólo existe en sist. lineales invariantes):

y(s) = G(s)u(s)

representación externa del sistema: relación entrada-salida

Modelo de estado de sist. lineales invariantes:

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

representación interna del sistema: dinámica del estado

· Relación, tomando transformaddas de Laplace:

$$\mathbf{G}(\mathbf{s}) = \mathbf{C}[\mathbf{s}\mathbf{I} - \mathbf{A}]^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{D}$$



U.P.M.-DISAM

P. Campoy

Control en el Espacio de Estado

36



# Relación entre la f.d.t. y el modelo de estado: conclusiones

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

- Existe una única matriz G(s) para todas las matrices del modelo de estado de un sistema
- El polinomio característico es: P(s)= det[sl-A]
  - P(s)=0, polos del sistema son valores propios de A
  - G(s) tiene n polos determinados por la matriz A,
     excepto cancelaciones con algún cero del sistema
- Los ceros del sistema vienen determinados por las matrices A, B, C y D.



U.P.M.-DISAM

P. Campov

Control en el Espacio de Estado

