

**INSTITUTO FEDERAL DO ESPÍRITO SANTO - CAMPUS SERRA**

# **Sistemas Dinâmicos**



**INSTITUTO FEDERAL**  
ESPÍRITO SANTO  
Campus Serra

## Para controlar é preciso conhecer

- Sistemas dinâmicos

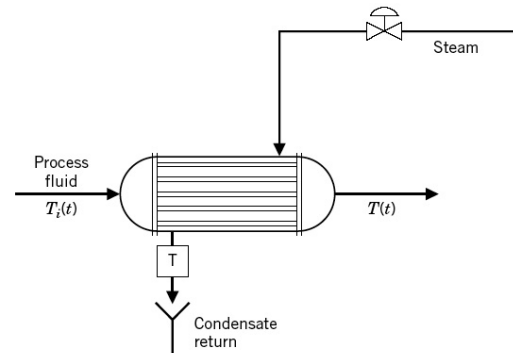
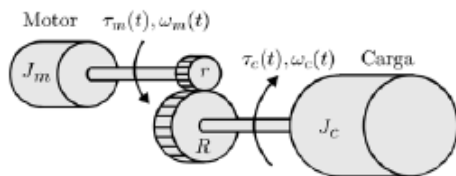
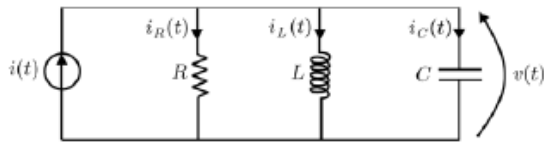
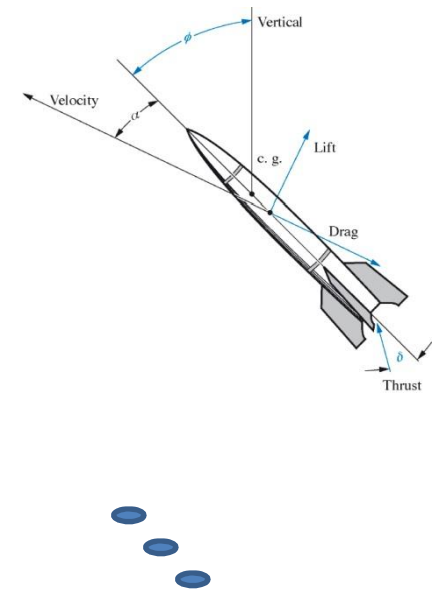
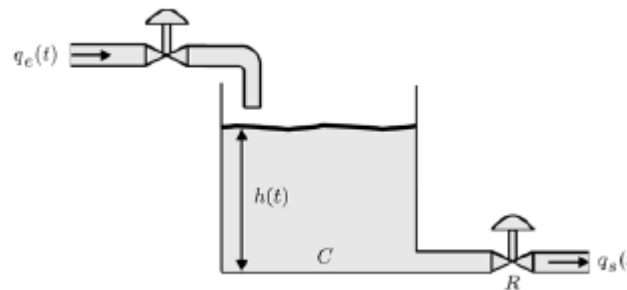


Figure 1-1.1 Heat exchanger.



★ Modificam-se no decorrer do tempo

## Modelos matemáticos

- Método analítico (Leis físicas)
  - Equações diferenciais,...
- Método experimental (Identificação)
  - Mínimos quadrados,...

★ Menor complexidade do modelo é melhor, sem prejudicar a representação da dinâmica



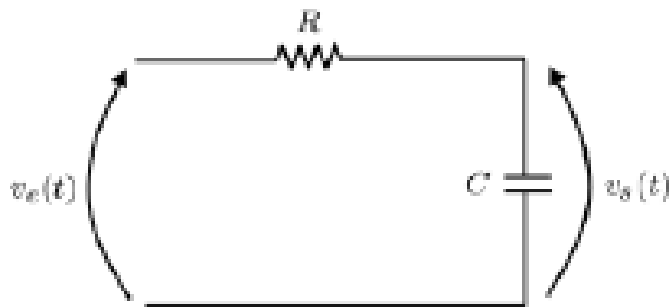
## Equações diferenciais (domínio tempo)

- Equações diferenciais de primeira ordem e segunda ordem
  - Equação característica determina o comportamento
- Equações diferenciais de ordem maior

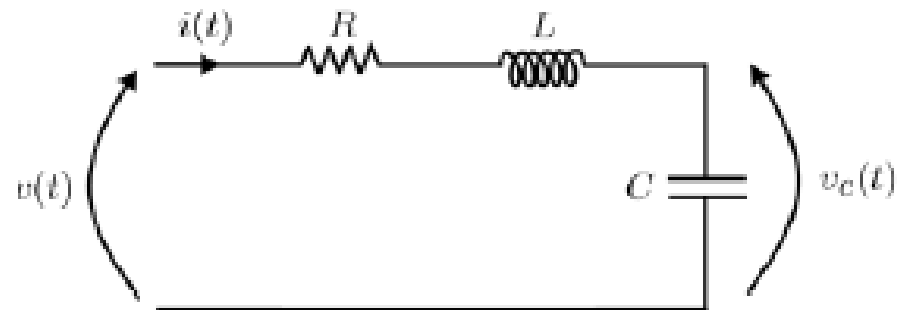


## Exercícios

- Circuitos elétricos (leis físicas, idealizações)



$R = 1 \text{ Kohm}$   
 $C = 2 \text{ mF}$   
 $V_c(0) = 0 \text{ V}$   
 $V_f(t) = 15u(t)$



$L = 1 \text{ H}$   
 $C = \frac{1}{2} \text{ F}$   
 $R = 3 \text{ ohm}$   
 $V_c(0) = 10 \text{ V}$   
 $i(0) = 0 \text{ A}$   
 $V_f(t) = 15u(t)$ ; e outras formas



## Transformada de Laplace (domínio frequência complexa)

- Importância para o controle
  - As equações do sistema dinâmico são manipuladas algebricamente
  - Funções de transferência e representação em diagrama de blocos



Restrita aos sistemas lineares (ou linearizáveis num ponto) invariantes no tempo  
- SLIT



## Transformada de Laplace

- Definição

$$L(f(t)) = F(s) = \int_0^{\infty} f(t) * e^{-st} * dt$$

Se  $f(t) = A * e^{-\alpha t}$  Então  $F(s) = \frac{A}{s + \alpha}$

- Propriedades

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s.F(s) \quad \text{TEOREMA DO VALOR FINAL}$$

$$\lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s.F(s) \quad \text{TEOREMA DO VALOR INICIAL}$$

$$L\left(\frac{d^n f(t)}{dt^n}\right) = s^n * F(s) - s^{n-1} f(0) - \dots - f^{(n-1)}(0)$$

Table 2-1.1 Laplace transforms of common functions

$f(t)$	$F(s) = \mathcal{L}[f(t)]$
$\delta(t)$	1
$u(t)$	$\frac{1}{s}$
$t$	$\frac{1}{s^2}$
$t^n$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$
$te^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$
$t^n e^{-at}$	$\frac{n!}{(s+a)^{n+1}}$
$\sin \omega t$	$\frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$
$\cos \omega t$	$\frac{s}{s^2 + \omega^2}$
$e^{-at} \sin \omega t$	$\frac{\omega}{(s+a)^2 + \omega^2}$
$e^{-at} \cos \omega t$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + \omega^2}$



## Transformada de Laplace

- Solução de equações diferenciais
  - Transformada inversa de Laplace



assumindo  
c.i's nulas

$$a_2 \ddot{y}(t) + a_1 \dot{y}(t) + a_0 y(t) = b_1 \dot{u}(t) + b_0 u(t) \quad \Leftrightarrow \quad Y(s) = \frac{b_1 s + b_0}{a_2 s^2 + a_1 s + a_0} \bullet U(s)$$

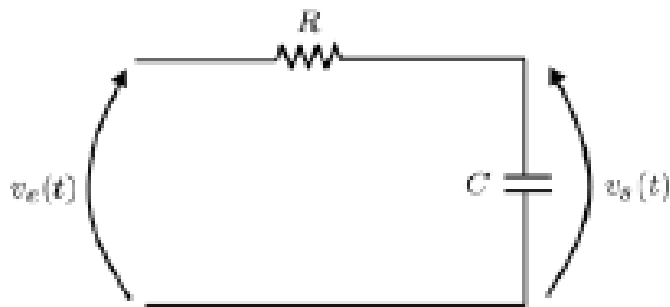
★ Método das frações parciais



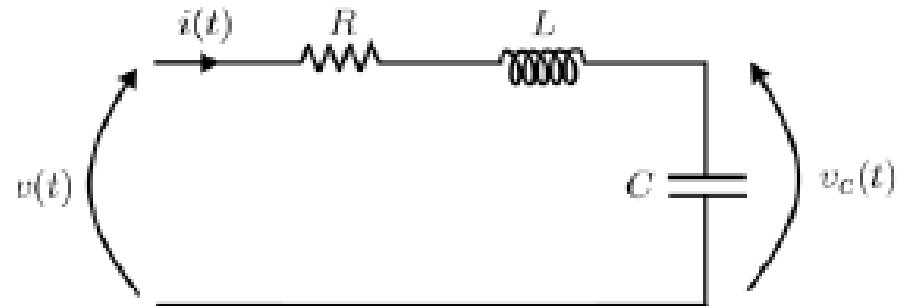


## Exercícios

- Circuitos elétricos



$R = 1 \text{ Kohm}$   
 $C = 2 \text{ mF}$   
 $V_c(0) = 0 \text{ V}$   
 $V_f(t) = 15u(t)$

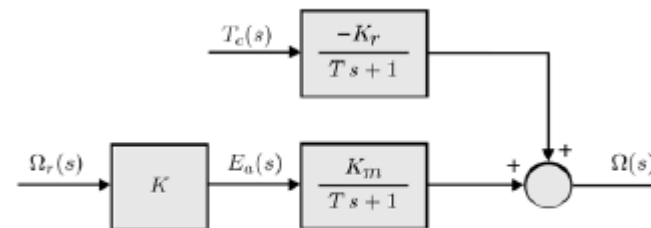
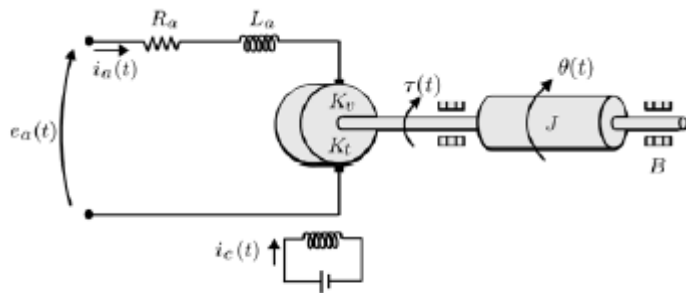


$L = 1 \text{ H}$   
 $C = \frac{1}{2} \text{ F}$   
 $R = 3 \text{ ohm}$   
 $V_c(0) = 10 \text{ V}$   
 $i(0) = 0 \text{ A}$   
 $V_f(t) = 15u(t)$

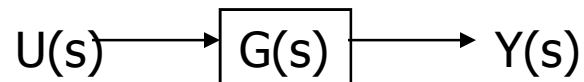


## Transformada de Laplace

- Funções de transferência e diagrama de blocos
- Motor de corrente contínua



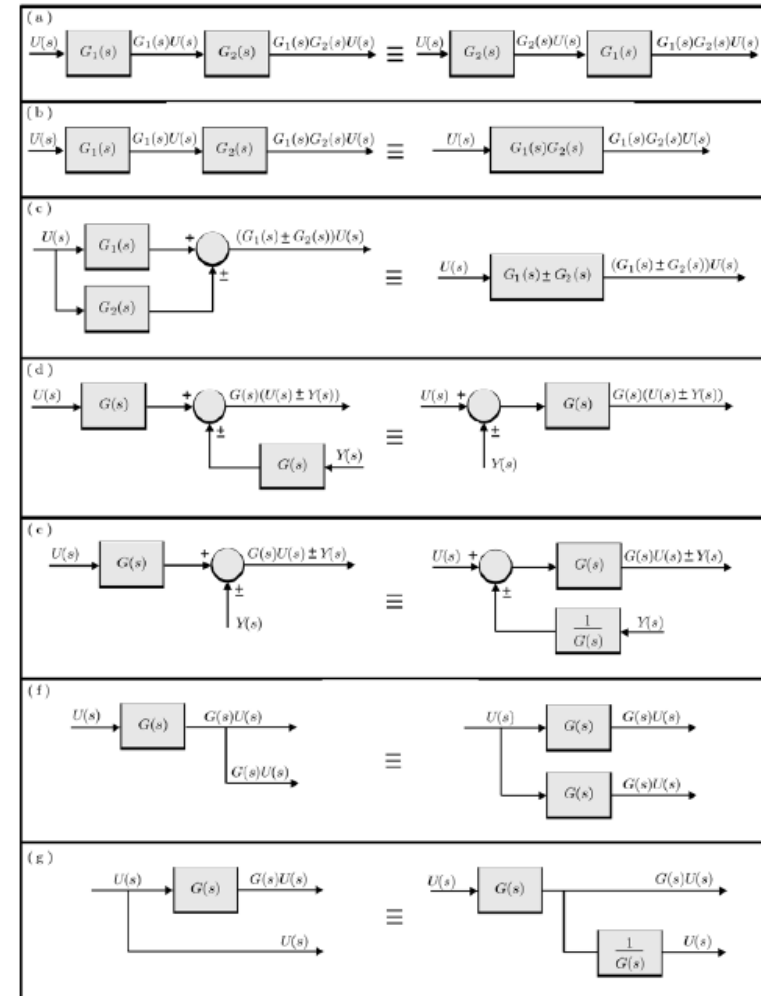
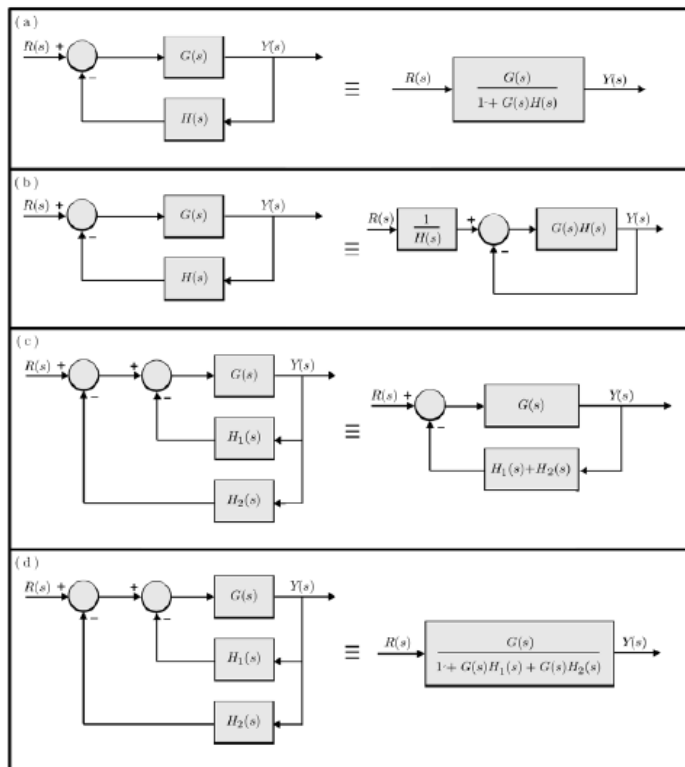
$$Y(s) = G(s)U(s)$$



★ Pólos e zeros de uma função de transferência

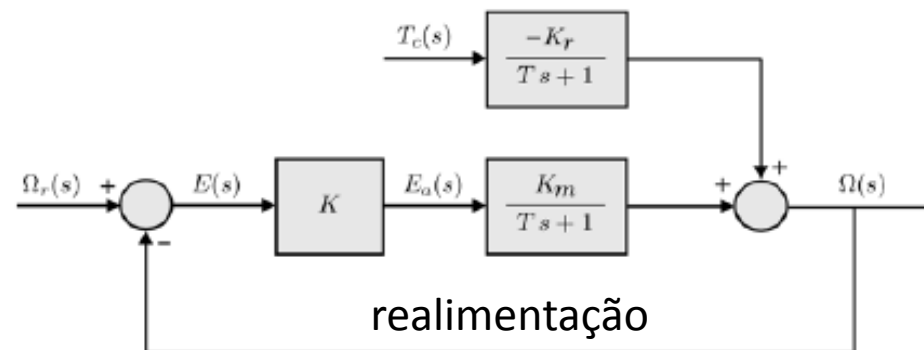
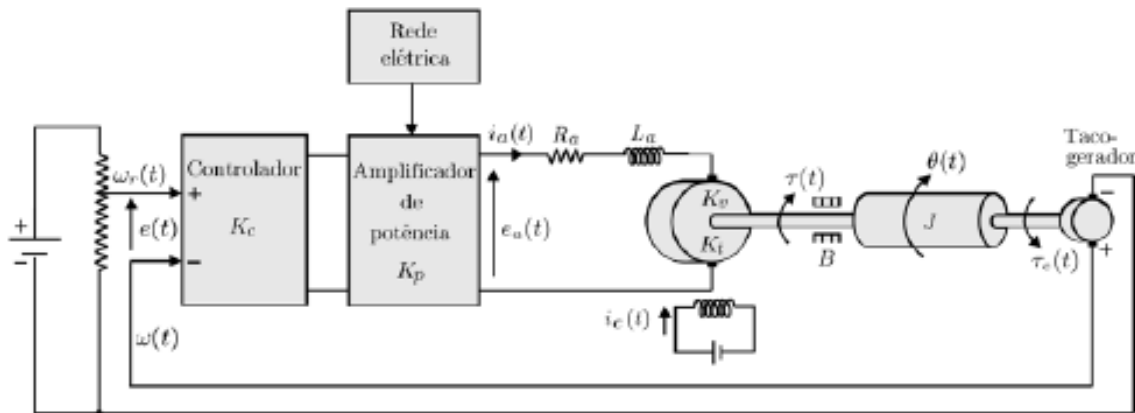
## Transformada de Laplace

- Álgebra de blocos



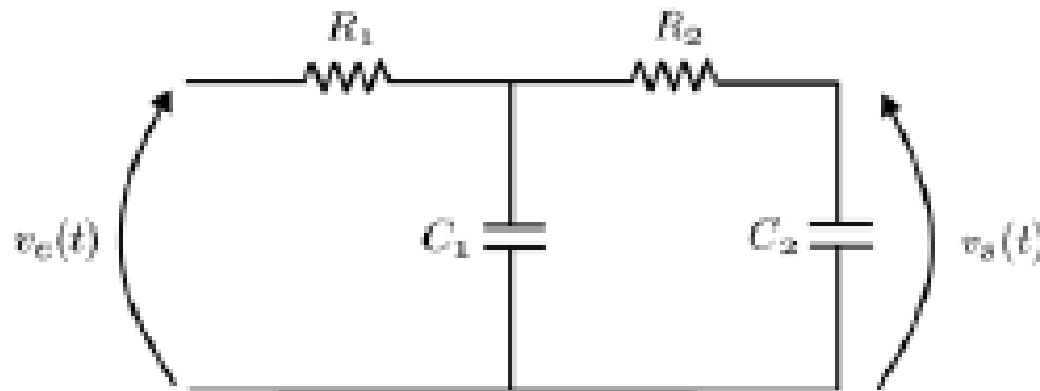
## Exercícios

- Motor de corrente contínua em malha fechada



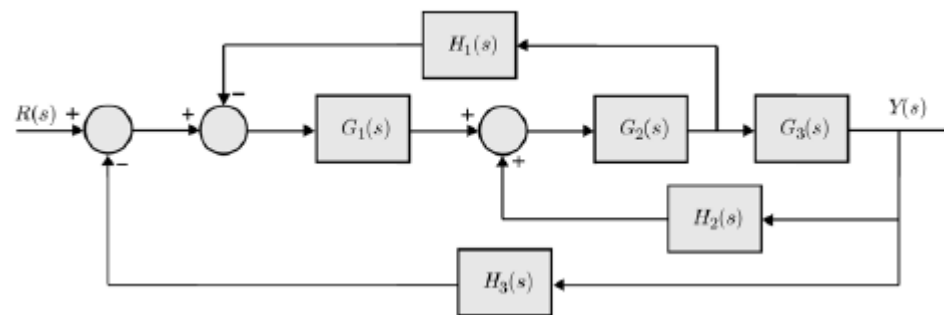
## Exercícios

- Encontre  $V_s(s)/V_c(s)$  do circuito abaixo

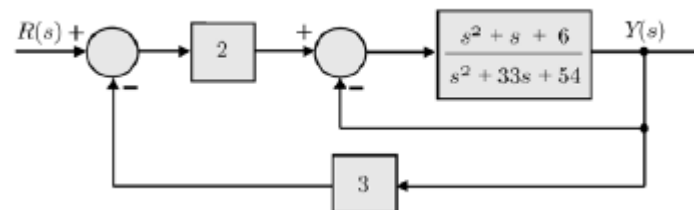


## Exercícios

- Álgebra de blocos

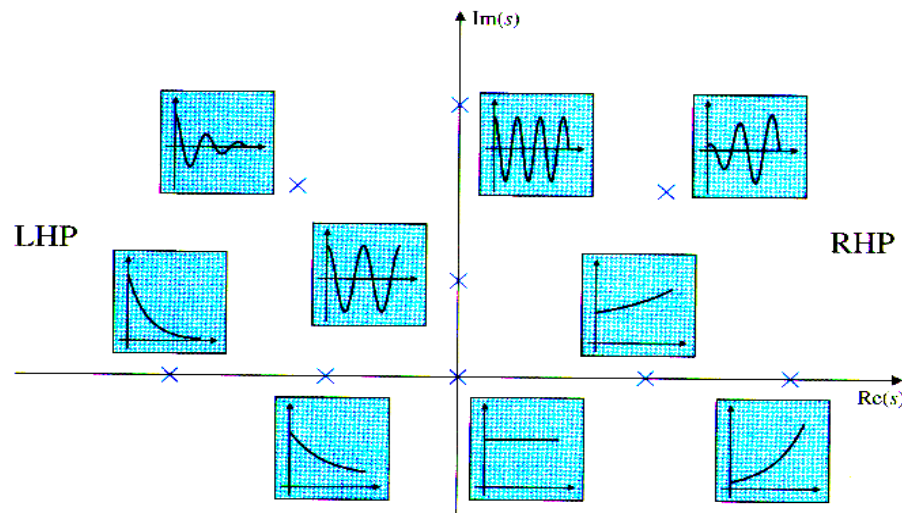


- Determine  $Y(s)/R(s)$ ; encontre  $y(t)$  para  $r(t)$  sendo um degrau unitário; encontre  $y(0)$  e  $y(\infty)$ .



## Transformada de Laplace

- Efeito da localização dos polos da FT; são os polos que definem o comportamento

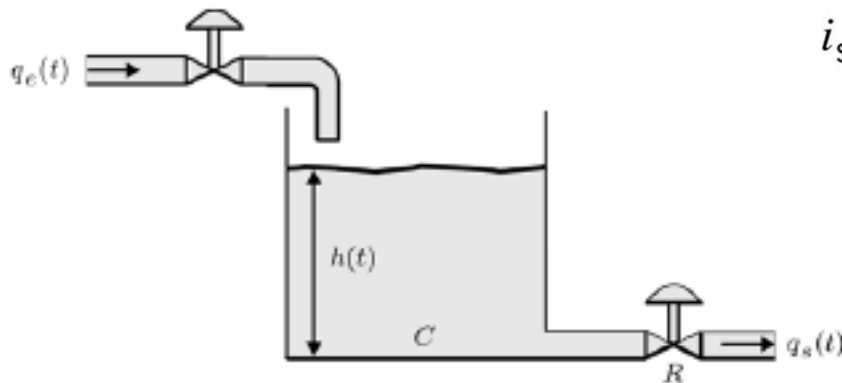


Lembrar da equação característica das equações diferenciais

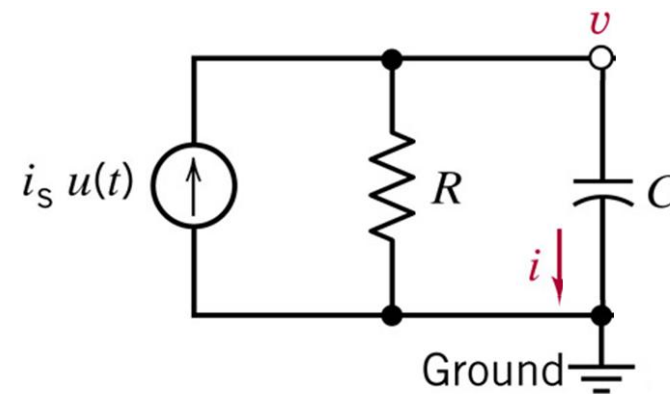


## Transformada de Laplace

- Linearização



Analogia Elétrica



A.4-1 a A.4-4 Engenharia de Controle Moderno – OGATA 4ª. edição





## Espaço de estado

Consiste em  $n$  equações diferenciais de primeira ordem que são apresentadas utilizando uma notação com matrizes e vetores. **Estado**: o estado de um sistema dinâmico é o menor conjunto de variáveis (chamadas de variáveis de estado  $x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)$ ), tais que o conhecimento destas variáveis no instante inicial ( $t=0$ ), juntamente com o conhecimento do sinal de entrada para  $t > t_0$  é suficiente para determinar completamente o comportamento dinâmico do sistemas para  $t > t_0$ .

- Usa o domínio do tempo;
- Quaisquer condições iniciais;
- Aplicabilidade mais ampla: sistemas lineares e não-lineares;
- sistemas invariantes no tempo e variantes no tempo;
- sistemas SISO (Single Input, Single Output) e MIMO (Multiple Inputs, Multiple Outputs)
- Interpretação física mais abstrata.



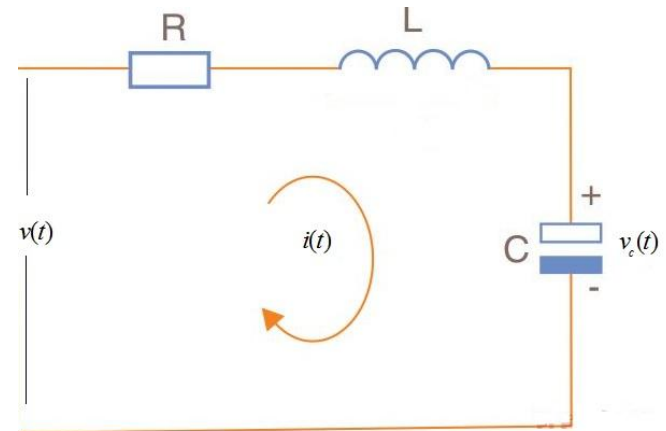
## Espaço de estado

Suponha que escolhamos  $i(t)$  e  $v_c(t)$  como as variáveis de estado. Então as equações que descrevem a dinâmica do sistema são:

$$L \frac{di}{dt} + Ri + v_c = v$$

$$C \frac{dv}{dt} = i$$

$$\begin{bmatrix} \dot{i} \\ \dot{v}_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -R/L & -1/L \\ 1/C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i \\ v_c \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1/L \\ 0 \end{bmatrix} [v]$$



- ★ Existem infinitas representações por variáveis de estado para um determinado sistema dinâmico.

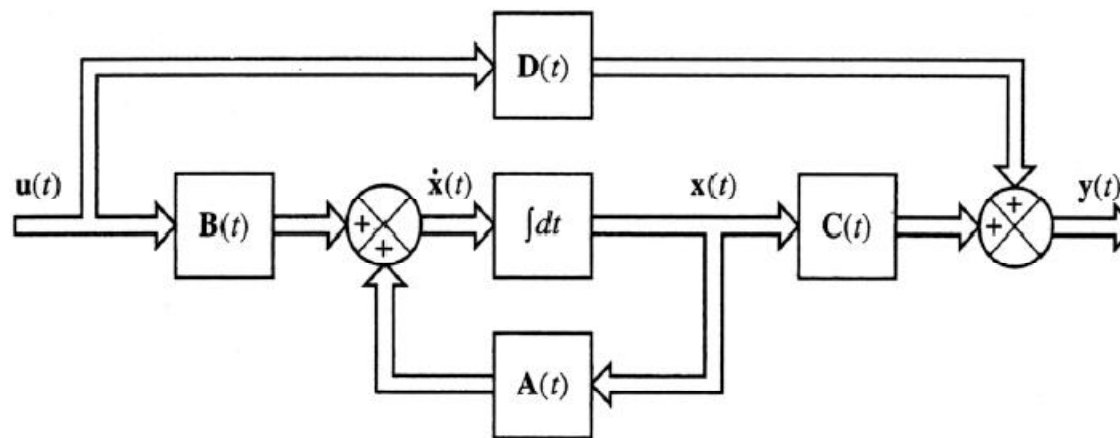


## Espaço de estado

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

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

equação de estado de um sistema linear invariante no tempo.



## Espaço de estado

Função de Transferência: Relação da Transformada de Laplace de saída com a transformada de Laplace da entrada.

Considerando as condições iniciais nulas,  $x(0)$  igual a zero.

$$s\mathbf{X}(s) - \mathbf{x}(0) = \mathbf{A}\mathbf{X}(s) + \mathbf{B}U(s)$$



$$s\mathbf{X}(s) - \mathbf{A}\mathbf{X}(s) = \mathbf{B}U(s)$$



$$(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{X}(s) = \mathbf{B}U(s)$$



$$\mathbf{X}(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B}U(s)$$

$$Y(s) = \mathbf{C}\mathbf{X}(s) + \mathbf{D}U(s)$$



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



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

função de transferência do sistema  
em termos de  $\mathbf{A}$ ,  $\mathbf{B}$ ,  $\mathbf{C}$  e  $\mathbf{D}$



## Espaço de estado

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

$$G(s) = \frac{Q(s)}{|s\mathbf{I} - \mathbf{A}|}$$

→ polinômio em  $s$

↙

polinômio característico de  $G(s)$



autovalores de  $\mathbf{A}$  são idênticos aos pólos de  $G(s)$

Os autovalores de uma matriz  $\mathbf{A}$  são os escalares  $\lambda$  que resolvem a equação

$$\mathbf{A}\mathbf{x} = \lambda\mathbf{x} \quad \text{para } \mathbf{x} \neq \mathbf{0}$$

$$|\lambda\mathbf{I} - \mathbf{A}| = \mathbf{0} \quad \text{ou seja, são as raízes da equação característica.}$$



## Espaço de estado

- Linearização

$$\Delta \dot{\mathbf{x}}_i = \left[ \sum_{j=1}^n \frac{\partial f_i}{\partial \mathbf{x}_j} \Delta \mathbf{x}_j + \sum_{k=1}^p \frac{\partial f_i}{\partial \mathbf{u}_k} \Delta \mathbf{u}_k \right]_{(\mathbf{x}, \mathbf{u}) = (\bar{\mathbf{x}}, \bar{\mathbf{u}})}$$

$$\Delta \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \Delta \mathbf{x} + \mathbf{B} \Delta \mathbf{u}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{x}_1} & \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{x}_2} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{x}_n} \\ \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{x}_1} & \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{x}_2} & \dots & \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{x}_n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{x}_1} & \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{x}_2} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{x}_n} \end{bmatrix} \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{u}_1} & \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{u}_2} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial \mathbf{u}_p} \\ \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{u}_1} & \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{u}_2} & \dots & \frac{\partial f_2}{\partial \mathbf{u}_p} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{u}_1} & \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{u}_2} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial \mathbf{u}_p} \end{bmatrix}$$

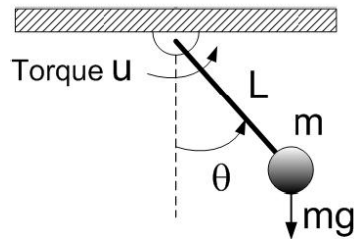




## Espaço de estado

- Linearização

Exemplo: Pêndulo simples



$$mL\ddot{\theta} + mg\text{sen}\theta = L^{-1}u$$

$$x_1 = \theta \Rightarrow \dot{x}_1 = \dot{\theta} = x_2$$

$$x_2 = \dot{\theta} \Rightarrow \dot{x}_2 = \ddot{\theta} = -\frac{g}{L}\text{sen}\theta + \frac{1}{mL^2}u = -\frac{g}{L}\text{sen}x_1 + \frac{1}{mL^2}u$$

$$f_1(x_1, x_2, u) = x_2$$

$$f_2(x_1, x_2, u) = -\frac{g}{L}\text{sen}x_1 + \frac{1}{mL^2}u$$

$$f_1(x_1, x_2, u) = x_2$$

$$f_2(x_1, x_2, u) = -\frac{g}{L}\text{sen}x_1 + \frac{1}{mL^2}u$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{g}{L}\cos\bar{x}_1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{mL^2} \end{bmatrix}$$

