

*MAP 2321 - Técnicas em Teoria de Controle*  
*Equações diferenciais lineares<sup>1</sup>*  
*Exponencial de uma matriz*

Depto. Matemática Aplicada  
Instituto de Matemática e Estatística  
Universidade de São Paulo  
São Paulo - SP

---

<sup>1</sup>R. Brockett.

## Teorema

Seja  $A(t) \in \mathbb{R}^{n \times n}$  com coeficientes **contínuos** em  $[t_0, t_1]$  e considere a seguinte sequência de **funções matriciais**  $\{M_k\}_{k \geq 0}$  definidas recursivamente por

$$M_k(t) = I + \int_{t_0}^t A(s)M_{k-1}(s)ds \quad \text{com} \quad M_0 = I.$$

Então

- $\{M_k\}_{k \geq 0}$  **converge** uniformemente.
- Se  $\Phi = \lim_{k \rightarrow \infty} M_k$ , então  $\frac{d}{dt}\Phi(t, t_0) = A(t)\Phi(t, t_0)$  com  $\Phi(t_0, t_0) = I$ .
- Em **particular**,  $x(t) = \Phi(t, t_0)x_0$  é solução de

$$\dot{x}(t) = A(t)x(t) \quad \text{em} \quad [t_0, t_1] \quad (1)$$

com valor inicial  $x(t_0) = x_0 \in \mathbb{R}^n$ .

- ★ Na prova do teorema usamos o **M-teste** de Weierstrass. [▶ Link](#)
- ★ A função matricial  $\Phi(t, t_0)$  é chamada **matriz de transição** do sistema (1).
- ★  $\{M_k\}_{k \in \mathbb{N}}$  é uma **aproximação** sucessiva para  $\Phi(t, t_0)$ .

Pelo M-teste de Weierstrass obtemos que a sequência  $\{M_k\}_k$  converge uniformemente para um **limite**  $\Phi$  dado por<sup>2</sup>

$$\begin{aligned}\Phi(t, t_0) &= I + \int_{t_0}^t A(s_1) ds_1 + \int_{t_0}^t A(s_1) \int_{t_0}^{s_1} A(s_2) ds_2 ds_1 + \dots \\ &\quad + \int_{t_0}^t A(s_1) \int_{t_0}^{s_1} A(s_2) \dots \int_{t_0}^{s_{k-1}} A(s_k) ds_k \dots ds_2 ds_1 + \dots\end{aligned}$$

## Corolário<sup>a</sup>

<sup>a</sup>A exponencial da matriz  $A$  é a matriz de transição do sistema (1).

Se  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é constante temos que

$$\begin{aligned}\Phi(t, t_0) &= I + A(t - t_0) + \frac{A^2(t - t_0)^2}{2!} + \dots + \frac{A^k(t - t_0)^k}{k!} + \dots \\ &= e^{A(t-t_0)}.\end{aligned}$$

<sup>2</sup>Esta série é chamada de *Peano-Baker*.

## Modelo de Malthus

Suponha que a **densidade populacional**  $x$  de uma espécie varie **proporcionalmente** à sua densidade atual sem interferências e com recurso ilimitado. Isto é

$$\dot{x}(t) = kx(t).^a$$

<sup>a</sup>É a versão unidimensional de (1) com  $A(t) \equiv k$  constante.

Aqui podemos usar **separação de variáveis** para obter

$$\frac{dx}{dt} = kx \quad \Rightarrow \quad \frac{dx}{x} = k dt.$$

**Integrando** ambos os lados da equação<sup>3</sup> temos que

$$\int_{x(t_0)}^{x(t)} \frac{dx}{x} = \int_{t_0}^t k ds \quad \Rightarrow \quad \ln |x(t)| - \ln |x(t_0)| = k(t - t_0)$$

Portanto, se  $k$  é constante e  $x$  é **não** negativo, encontramos

$$\ln x(t) - \ln x(t_0) = k(t - t_0) \quad \Rightarrow \quad x(t) = e^{k(t-t_0)} x_0$$

onde  $x_0$  é a **densidade inicial**  $x(t_0) = x_0$ .

<sup>3</sup>Cuidado com o abuso de notação :-|

## Um exemplo não autônomo

Suponha agora que  $k$  varie com o tempo. Considere

$$\dot{x}(t) = tx(t).^a$$

<sup>a</sup>É a versão unidimensional de (1) com  $A(t) = t$ .

Usamos **separação de variáveis** outra vez

$$\frac{dx}{dt} = tx \quad \Rightarrow \quad \frac{dx}{x} = t dt.$$

**Integrando** ambos os lados da equação

$$\int_{x(t_0)}^{x(t)} \frac{dx}{x} = \int_{t_0}^t s ds \quad \Rightarrow \quad \ln |x(t)| - \ln |x(t_0)| = \frac{t^2}{2} - \frac{t_0^2}{2}$$

Portanto, se  $k$  é constante e  $x$  é **não** negativo, encontramos

$$\ln x(t) - \ln x(t_0) = \frac{(t-t_0)(t+t_0)}{2} \quad \Rightarrow \quad x(t) = e^{\frac{(t-t_0)(t+t_0)}{2}} x_0$$

onde  $x_0$  é a **densidade inicial**  $x(t_0) = x_0$ .

- Veja que  $\frac{(t-t_0)(t+t_0)}{2} = \int_{t_0}^t s ds$ .

Os resultados abaixo nos **auxiliam** no cálculo das matrizes de transição<sup>4</sup>  $e^{A(t-t_0)}$ .

### Teorema

Se  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é diagonal

$$A = \begin{pmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_n \end{pmatrix} \quad \text{então} \quad e^A = \begin{pmatrix} e^{\lambda_1} & 0 & \dots & 0 \\ 0 & e^{\lambda_2} & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & e^{\lambda_n} \end{pmatrix}$$

Se  $P \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é qualquer matriz invertível, então

$$e^{P^{-1}AP} = P^{-1}e^AP. \quad (\star)$$

- Note que a afirmação  $(\star)$  nos permite usar **mudanças** de bases para calcular a exponencial de uma matriz. Em particular podemos usar a **forma canônica de Jordan** [▶ Link](#).

<sup>4</sup>Aquelas associadas a sistemas de equações diferenciais lineares com coeficientes constantes!

*Prova.* A primeira afirmação segue do fato

$$A = \begin{pmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_n \end{pmatrix} \Rightarrow A^k = \begin{pmatrix} \lambda_1^k & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2^k & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \lambda_n^k \end{pmatrix}.$$

Já a segunda é obtida da seguinte maneira

$$\begin{aligned} e^{P^{-1}AP} &= I + P^{-1}AP + \frac{1}{2!}(P^{-1}AP)^2 + \dots + \frac{1}{k!}(P^{-1}AP)^k + \dots \\ &= I + P^{-1}AP + \frac{1}{2!}P^{-1}APP^{-1}AP + \dots + \frac{1}{k!}P^{-1}APP^{-1}AP\dots P^{-1}AP + \dots \\ &= I + P^{-1}AP + \frac{1}{2!}P^{-1}A^2P + \dots + \frac{1}{k!}P^{-1}A^kP + \dots \\ &= P^{-1} \left( I + A + \frac{A^2}{2!} + \dots + \frac{A^k}{k!} + \dots \right) P \\ &= P^{-1}e^AP. \end{aligned}$$

□

## Molas em paralelo

A equação do **sistema mecânico** ao lado é

$$m\ddot{x} + k_e x = F$$

onde  $m$  é a **massa** do corpo,  $F$  uma força externa e  $k_e$  a **constante elástica** dada por  $k_e = k_1 + k_2$ .

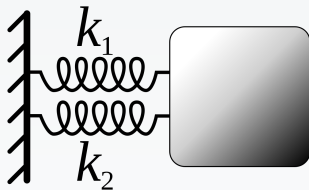


Figura: Duas molas em paralelo.

Definindo as variáveis de **estado**  $x_1(t) = x(t)$  e  $x_2(t) = \dot{x}(t)$  obtemos

$$\dot{x}_1(t) = \dot{x}(t) = x_2(t) \quad \text{e} \quad \dot{x}_2(t) = \ddot{x}(t) = \frac{1}{m} (F - k_e x_1)$$

que nos dá

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -k_e/m & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{pmatrix} F$$



Seja  $b = k_e/m > 0$ . Então temos que a matriz de transição do sistema é

$$\begin{aligned} \Phi(t, t_0) = e^{\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -b & 0 \end{pmatrix} (t-t_0)} &= I + \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -b & 0 \end{pmatrix} (t-t_0) + \begin{pmatrix} -b & 0 \\ 0 & -b \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^2}{2!} \\ &+ \begin{pmatrix} 0 & -b \\ b^2 & 0 \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^3}{3!} + \begin{pmatrix} b^2 & 0 \\ 0 & b^2 \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^4}{4!} + \begin{pmatrix} 0 & b^2 \\ -b^3 & 0 \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^5}{5!} \\ &+ \begin{pmatrix} -b^3 & 0 \\ 0 & -b^3 \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^6}{6!} + \begin{pmatrix} 0 & -b^3 \\ -b^4 & 0 \end{pmatrix} \frac{(t-t_0)^7}{7!} + \dots \end{aligned}$$

Daí

$$\begin{aligned} \Phi(t, t_0) = & \begin{pmatrix} 1 - \frac{\sqrt{b^2}}{2!} (t-t_0)^2 + \frac{\sqrt{b^4}}{4!} (t-t_0)^4 - \frac{\sqrt{b^6}}{6!} (t-t_0)^6 + \dots & \frac{1}{\sqrt{b}} \left[ \sqrt{b} (t-t_0) - \frac{\sqrt{b^3}}{3!} (t-t_0)^3 + \frac{\sqrt{b^5}}{5!} (t-t_0)^5 - \dots \right] \\ -\sqrt{b} \left[ \sqrt{b} (t-t_0) - \frac{\sqrt{b^3}}{3!} (t-t_0)^3 + \frac{\sqrt{b^5}}{5!} (t-t_0)^5 - \dots \right] & 1 - \frac{\sqrt{b^2}}{2!} (t-t_0)^2 + \frac{\sqrt{b^4}}{4!} (t-t_0)^4 - \frac{\sqrt{b^6}}{6!} (t-t_0)^6 + \dots \end{pmatrix} \end{aligned}$$

ie.

$$\Phi(t, t_0) = \begin{pmatrix} \cos(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) & \frac{1}{\sqrt{k_e/m}} \sin(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) \\ -\sqrt{k_e/m} \sin(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) & \cos(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) \end{pmatrix}.$$

Também podemos usar a **forma canônica** de Jordan para calcular  $\Phi$ .

Veja que polinômio característico de

$$\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -b & 0 \end{pmatrix}$$

é  $p(\lambda) = \lambda^2 + b$  cujas **raízes** complexas são

$$\pm i\sqrt{b}.$$

Então

$$\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -b & 0 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{b}} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & \sqrt{b} \\ -\sqrt{b} & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \sqrt{b} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}.$$

e assim, pelo teorema anterior temos

$$e^{\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -b & 0 \end{pmatrix}(t-t_0)} = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{b}} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} e^{\begin{pmatrix} 0 & \sqrt{b} \\ -\sqrt{b} & 0 \end{pmatrix}(t-t_0)} \begin{pmatrix} \sqrt{b} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}.$$

Sabe-se que<sup>5</sup>

$$e^{\begin{pmatrix} \alpha & \beta \\ -\beta & \alpha \end{pmatrix}} = e^{\alpha} \begin{pmatrix} \cos \beta & \sin \beta \\ -\sin \beta & \cos \beta \end{pmatrix}.$$

Logo

$$\begin{aligned} \Phi(t, t_0) &= \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{b}} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} e^{\begin{pmatrix} 0 & \sqrt{b} \\ -\sqrt{b} & 0 \end{pmatrix}(t-t_0)} \begin{pmatrix} \sqrt{b} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{b}} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \cos \sqrt{b}(t-t_0) & \sin \sqrt{b}(t-t_0) \\ -\sin \sqrt{b}(t-t_0) & \cos \sqrt{b}(t-t_0) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \sqrt{b} & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} \cos(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) & \frac{1}{\sqrt{k_e/m}} \sin(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) \\ -\sqrt{k_e/m} \sin(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) & \cos(\sqrt{k_e/m}(t-t_0)) \end{pmatrix}. \end{aligned}$$

---

<sup>5</sup>Veja exercício (5).

A seguir discutiremos algumas **propriedades** da matriz de transição  $\Phi$ . Para tanto recordamos que o **traço** de  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é a soma dos elementos de sua diagonal

$$\text{tr}A = \sum_{k=1}^n A_{kk}.$$

### Teorema de Abel-Jacobi-Liouville

Seja  $\Phi$  a matriz de transição de  $\dot{x}(t) = A(t)x(t)$ . Então

$$\det \Phi(t, t_0) = \exp \left[ \int_{t_0}^t \text{tr} A(s) ds \right].$$

- ★ Note que o teorema acima nos garante que  $\Phi$  é **não singular**<sup>6</sup> para todo  $t$  real em seu domínio de definição já que a função exponencial é uma função positiva exceto no **infinito**.
- ★ Lembre-se que  $|\det A|$  pode ser interpretado como o **volume** do paralelepípedo gerado pelas colunas de  $A$ . Esta fórmula avalia como o volume do sólido definido por  $\Phi$  **evolui** com o tempo.

<sup>6</sup>Dizemos que  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é não singular se  $\det A \neq 0$ . Logo,  $A$  é **invertível**, ie. existe  $A^{-1} \in \mathbb{R}^{n \times n}$  tal que  $AA^{-1} = A^{-1}A = I$ .

*Proof.* Recordamos que se  $C_{ij}$  é o cofator<sup>7</sup> do elemento  $\Phi_{ij}$  então para qualquer  $j$

$$\det \Phi = \sum_{i=1}^n C_{ij} \Phi_{ij}.$$

Como  $\Phi_{ij}$  não aparece na expressão do cofator temos que

$$\frac{\partial}{\partial \Phi_{ij}} \det \Phi = C_{ij}.$$

Pela regra da cadeia que

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} \det \Phi(t, t_0) &= \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^n \left[ \frac{\partial}{\partial \Phi_{ij}} \det \Phi(t, t_0) \right] \frac{d}{dt} \Phi_{ij}(t, t_0) \\ &= \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^n C_{ij} \frac{d}{dt} \Phi_{ij}(t, t_0) = \text{tr}(C'(t, t_0) \dot{\Phi}(t, t_0)) \end{aligned}$$

onde  $C'(t, t_0)$  é a transposta da matriz de cofatores de  $\Phi(t, t_0)$ .

---

<sup>7</sup> $C_{ij} = (-1)^{i+j} M_{ij}$  onde  $M_{ij}$  é o determinante da **matriz menor** obtida através da exclusão da  $i$ -ésima linha e  $j$ -ésima coluna de  $\Phi$ . [▶ Link](#)

Como  $\dot{\Phi}(t, t_0) = A(t)\Phi(t, t_0)$  obtemos

$$\frac{d}{dt} \det \Phi(t, t_0) = \text{tr}(C'(t, t_0)A(t)\Phi(t, t_0)) = \text{tr}(\Phi(t, t_0)C'(t, t_0)A(t))$$

já que  $\text{tr}(AB) = \text{tr}(BA) \quad \forall A, B \in \mathbb{R}^{n \times n}$ . Além disso, **sabemos** que<sup>8</sup> se  $C$  é a matriz de **cofatores** de uma matriz  $A$ , então

$$C'A = AC' = \det(A)I.$$

Logo

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} \det \Phi(t, t_0) &= \text{tr}(\Phi(t, t_0)C'(t, t_0)A(t)) = \text{tr}(\det(\Phi(t, t_0))A(t)) \\ &= \det \Phi(t, t_0) \text{tr}(A(t)). \end{aligned}$$

**Por** separação de variáveis temos

$$\frac{d \det \Phi}{\det \Phi} = \text{tr}(A(t)) dt \quad \Rightarrow \quad \int_{\det \Phi(t_0, t_0)}^{\det \Phi(t, t_0)} \frac{d \det \Phi}{\det \Phi} = \int_{t_0}^t \text{tr}(A(s)) ds \quad \Rightarrow$$

$$\ln |\det \Phi(t, t_0)| - \ln |\det I| = \int_{t_0}^t \text{tr}(A(s)) ds \quad \Rightarrow \quad \det \Phi(t, t_0) = e^{\int_{t_0}^t \text{tr}(A(s)) ds}.$$

□

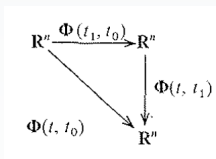
<sup>8</sup>Veja seção 2.2.3 de Reginaldo J. Santos. Matrizes, Vetores e Geometria Analítica. (2013). [▶ Link](#)

## Regra de composição

A matriz de transição  $\Phi$  satisfaz

$$\Phi(t, t_0) = \Phi(t, t_1)\Phi(t_1, t_0)$$

sempre que  $t \geq t_1 \geq t_0$ .



*Prova.* Use a **unicidade** de solução para obter tal relação. □

Considere um sistema de controle **não linear**

$$\dot{x}(t) = f(x(t), t, u) \quad (2)$$

e  $\Phi(t, x_0, t_0)$  solução para certas condições iniciais  $x_0$  e controles  $u$ . **Suponha**  $\Phi$  e  $f$  regulares de maneira que seja possível **expandir**  $f$  pela fórmula de **Taylor** sobre a solução  $\Phi(t, x_0, t_0)$  com condição inicial  $x_0$  para alguma escolha de  $u_0(t)$ . Então

$$\begin{aligned} f(\Phi(t, x_0, t_0) + \Delta x(t), t, u_0(t) + \Delta u(t)) &= f(\Phi(t, x_0, t_0), t, u_0(t)) \\ &+ A(t)\Delta x(t) + B(t)\Delta u(t) + \text{termos de ordem maior} \end{aligned}$$

onde

$$\begin{aligned} A(t) &= \frac{\partial f}{\partial x}(\Phi(t, x_0, t_0), t, u_0(t)) \\ B(t) &= \frac{\partial f}{\partial u}(\Phi(t, x_0, t_0), t, u_0(t)) \end{aligned}$$

## Equação linearizada

Chamamos  $\dot{z}(t) = A(t)z(t) + B(t)v(t)$  a equação linearizada de (2) sobre  $\Phi$ .

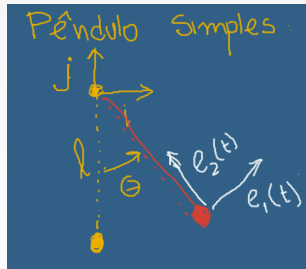


## Pêndulo Simples

O pêndulo simples possui a seguinte equação **não-linear**

$$l\ddot{\theta} + g \sin \theta = u \quad (3)$$

onde  $l$  é o comprimento da haste,  $g$  a aceleração da gravidade,  $u$  o controle e  $\theta$  o **ângulo** com o eixo vertical **j**.



- Veja sua dedução deste modelo no seguinte link [▶ Link](#). Veja também [▶ Link](#).

Determina-se a equação de **estado** não-linear tomando  $x_1 = \theta$  e  $x_2 = \dot{\theta}$

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} f_1(x_1, x_2, u) \\ f_2(x_1, x_2, u) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} x_2 \\ -(g \sin x_1)/l + u/l \end{pmatrix}.$$

Assim, a equação **linearizada** sobre a solução trivial  $x_1(t) = x_2(t) = 0$  e  $u = 0$  é

$$\begin{pmatrix} \dot{z}_1 \\ \dot{z}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -g/l & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} z_1 \\ z_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ 1/l \end{pmatrix} v \quad (4)$$

já que

$$\begin{aligned} \nabla_{x_1 x_2} f_1(0, 0, 0) &= (0, 1), & \partial_u f_1(0, 0, 0) &= 0, \\ \nabla_{x_1 x_2} f_2(0, 0, 0) &= (g/l, 0) & \text{e } \partial_u f_2(0, 0, 0) &= 1/l. \end{aligned}$$

1.

a) Sejam  $A$  e  $B \in \mathbb{R}^{n \times n}$ . Mostre que se  $AB = BA$ , então

$$e^{A+B} = e^A e^B.$$

É a **recíproca** verdadeira?

b) Seja  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  invertível. Mostre que

$$e^{(-A)} = (e^A)^{-1}.$$

c) Prove que

$$e \begin{pmatrix} \alpha & \beta \\ -\beta & \alpha \end{pmatrix} = e^\alpha \begin{pmatrix} \cos \beta & \sin \beta \\ -\sin \beta & \cos \beta \end{pmatrix}. \quad (5)$$

1.

d) Dizemos que  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  é **nilpotente** se existe  $k \in \mathbb{N}$  tal que  $A^k = 0$ . Veja que

$$\begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix} \quad \text{e} \quad \begin{pmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}$$

são matrizes nilpotentes. Em seguida **calcule** sua exponencial.

e) Calcule  $e^{\begin{pmatrix} \lambda & 1 \\ 0 & \lambda \end{pmatrix}}$ .

f) Encontre a matriz de **transição**  $\Phi(t, t_0)$  do sistema abaixo

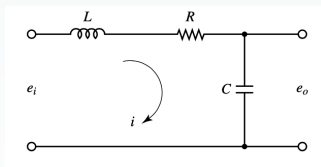
$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a & b & 0 & 0 \\ -b & a & 0 & 0 \\ 0 & 0 & c & 1 \\ 0 & 0 & 0 & c \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{pmatrix}.$$

**Analise**  $\lim_{t \rightarrow +\infty} \Phi(t, t_0)$  com relação aos valores de  $a$ ,  $b$  e  $c$ .

## 2. Circuito LCR

O circuito abaixo consiste de uma indutância, uma resistência e um capacitor.<sup>a</sup>

<sup>a</sup>Recordarmos que  $v_L = L \frac{di}{dt}$ ,  $v_R = Ri$  e  $v_C = \frac{1}{C} \int i dt$ .



- a) Use a lei da tensão de **Kirchhoff** para deduzir a seguinte equação para o sistema

$$\ddot{e}_0 + \frac{R}{L} \dot{e}_0 + \frac{1}{LC} e_0 = \frac{1}{LC} e_i.$$

- b) Assuma que  $e_i$  é a tensão de entrada e  $e_0$  a de saída. Determine o sistema de controle do circuito.

- c) Calcule<sup>9</sup> a matriz de **transição** deste sistema assumindo  $L$ ,  $C$  e  $R$  positivas .

<sup>9</sup>Sugestão: Use a forma canônica de Jordan.

## 3. Um sistema não-autônomo

Determine a matriz de transição  $\Phi(t, 0)$  para o sistema não-autônomo

$$\dot{x}(t) = f(t)Ax(t)$$

para  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  constante e  $f$  contínua.

4. Seja  $A \in \mathbb{R}^{2 \times 2}$  constante e considere o sistema  $\dot{x}(t) = Ax(t)$ .

Suponha que se

$$x(0) = \begin{pmatrix} 1 \\ -3 \end{pmatrix} \text{ então } e^{At}x(0) = \begin{pmatrix} e^{-3t} \\ -3e^{-3t} \end{pmatrix}$$

e se

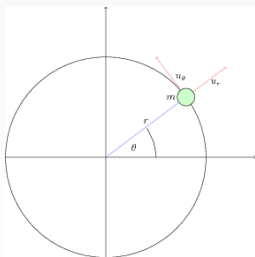
$$x(0) = \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix} \text{ então } e^{At}x(0) = \begin{pmatrix} e^t \\ e^t \end{pmatrix}.$$

Encontre a matriz de transição  $\Phi$  bem como a matriz  $A$ .

## 5. Um satélite simples

Uma **partícula** de massa unitária está sob ação de um campo de aceleração **central** newtoniano. Além disso temos dois controles independentes, um na direção **radial** e outro na direção **tangencial**  $u_r e_r$  e  $u_\theta e_\theta$  respectivamente.<sup>a</sup>

<sup>a</sup>  $e_r, e_\theta \subset \mathbb{R}^2$  formam um referencial móvel unitário.



- a) Use a **Lei** de Newton para justificar a equação abaixo como um modelo para a dinâmica do **problema** acima descrito.

$$\ddot{\mathbf{r}} = (-k/r^2 + u_r)e_r + u_\theta e_\theta$$

- b) Use coordenadas **polares** para re-escrever o modelo na maneira a seguir

$$\begin{aligned} \ddot{r} &= r\dot{\theta}^2 - k/r^2 + u_r \\ r\ddot{\theta} &= -2\dot{r}\dot{\theta} + u_\theta \end{aligned} \quad (6)$$

- c) Suponha  $u_r = u_\theta = 0$ . **Determine** os valores de  $k$  para os quais as órbitas **circulares**  $r(t) = \sigma$  e  $\theta(t) = \omega t$  sejam soluções do sistema (6).

d) Defina as seguintes variáveis de estado

$$x_1 = r - \sigma, \quad x_2 = \dot{r}, \quad x_3 = \sigma(\theta - \omega t) \quad \text{e} \quad x_4 = \sigma(\dot{\theta} - \omega).$$

Verifique que a equação linearizada do sistema (6) sobre as órbitas circulares é

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 3\omega^2 & 0 & 0 & 2\omega \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & -2\omega & 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1 \\ u_2 \end{pmatrix}$$

se tomamos  $\sigma = 1$ .

e) Calcule

$$e^{\begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 3\omega^2 & 0 & 0 & 2\omega \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & -2\omega & 0 & 0 \end{pmatrix} (t-t_0)}.$$

Note que esta é a matriz de **transição** do sistema linear obtido pela linearização do modelo **satélite simples** com controle nulo e sobre órbitas circulares.