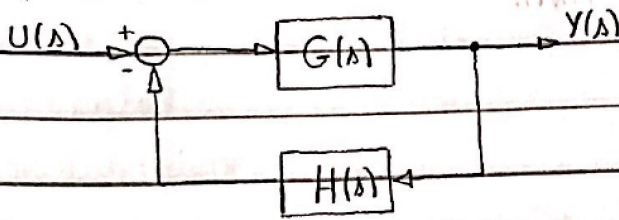


exemplo 2:

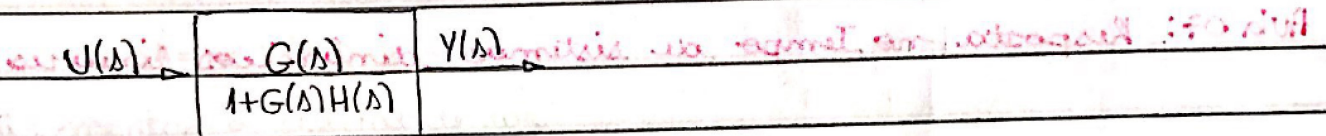


$$Y(s) = G(s) [U(s) - H(s)Y(s)]$$

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

$$Y(s) [1 + G(s)H(s)] = G(s)U(s)$$

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



~ FIM MODELAGEM ~

→ solução de equações de estado!

$$\dot{x} = Ax, \quad x(0) = x_0$$

como resolver essa equação?

$$sX(s) = AX(s)$$

se $A \in \mathbb{R}$, (ou seja, $A = a$), então

$$X(s)(s - A) = 0$$

$$\dot{x} = ax, \quad x(0) = x_0 \rightarrow x(t) = e^{at} \cdot x_0$$

$$X(s)(sI - A) = 0$$

e se $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $n > 1$?

$$\dot{x} = Ax, \quad x(0) = x_0 \rightarrow x(t) = e^{At} \cdot x_0$$

mas o que significa e^{At} ?

$$e^{at} = I + at + \frac{a^2 t^2}{2} + \dots + \frac{a^n t^n}{n!} + \dots = \sum_{k=0}^{\infty} \frac{1}{k!} a^k t^k$$

$$\text{se } a = A \rightarrow e^{At} = \sum_{k=0}^{\infty} \frac{1}{k!} A^k t^k$$

$$\frac{d}{dt} e^{At} = \frac{d}{dt} \sum_{k=0}^{\infty} \frac{1}{k!} A^k t^k = \frac{d}{dt} \left[I + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{k(k-1)!} A^k t^k \right] =$$

$$= \sum_{k=1}^{\infty} \frac{k}{k(k-1)!} t^{k-1} A^k = A \sum_{l=0}^{\infty} \frac{1}{l!} t^l A^l$$

$\hookrightarrow l = k-1$

pedante

$$\frac{d}{dt} e^{At} = A e^{At}$$

$$x(t) = \sum_{k=1}^n c_k v_k e^{\lambda_k t}$$

Aula 07: Resposta no Tempo de sistemas dinâmicos lineares

→ autovalores e autovetores

seja $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$, se

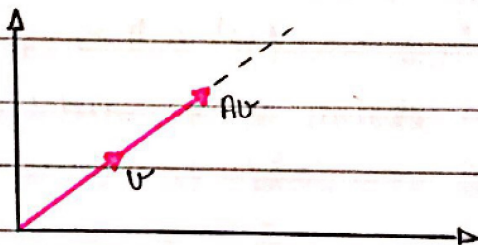
a) $\lambda \in \mathbb{R}$ é autovalor de A , e

b) $v \in \mathbb{R}^n$ é autovetor associado a λ ,

então:

$$A \cdot v = \lambda \cdot v$$

- interpretação geométrica



$$A(Av) = \lambda(\lambda v)$$

Av também é um autovetor de A

a direção de v define um subespaço invariante à transformação linear dada pela matriz A .

• Como calcular os autovalores e autovetores?

no matlab:

HP 50g:

$$[v, L] = \text{eig}(A)$$

eig (?)

sem matlab hem HP:

- obtenção direta pela resolução de sistemas lineares

$$Av = \lambda v \rightarrow Av - \lambda v = 0 \rightarrow (\lambda I - A)v = 0$$

- procedimento

i) calcular o polinômio característico de A

$$p(s) = \det(\lambda I - A)$$

ii) encontrar as raízes de $p(s)$

$\lambda_i, i=1, \dots, n$ tais que

$$p(\lambda_i) = \det(\lambda_i I - A) = 0$$

iii) montar o sistema linear

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

iv) encontrar $v_i, i=1, \dots, n$ tais que

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

← NA PROVA FAZER

ATÉ AQUI E JOGAR

NR. HP

exemplo 1:

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & -1 \end{bmatrix}; \quad (sI - A) = \begin{bmatrix} s-1 & -1 \\ 0 & s+1 \end{bmatrix}$$

$$\det(sI - A) = (s-1)(s+1) = 0 \rightarrow \begin{cases} \lambda_1 = 1 \\ \lambda_2 = -1 \end{cases}$$

$$(\lambda_1 I - A)v_1 = 0$$

$$\begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 0 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{11} \\ v_{12} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$v_{12} = 0; \quad v_{11} = 1$$

portanto, $v_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}^T$ é autovetor de A associado a λ_1

$$(\lambda I - A)v_2 = 0$$

$$\begin{bmatrix} -2 & -1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{21} \\ v_{22} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$-2v_{21} - 1v_{22} = 0$$

$$v_{21} = 1 \text{ (escolhido)} ; v_{22} = -2 \text{ (calculado)}$$

portanto, $v_2 = [1 \ -2]^T$ é autovetor de A associado a λ

exemplo 2:

$$A = \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} ; (\Delta I - A) = \begin{bmatrix} \Delta + 1 & 1 \\ -1 & \Delta + 1 \end{bmatrix}$$

$$\det(\Delta I - A) = (\Delta + 1)^2 + 1 = \Delta^2 + 2\Delta + 2 = 0$$

$$\lambda_1 = -1 + j ; v_1 = [1 \ -j]^T$$

$$\lambda_2 = -1 - j ; v_2 = [1 \ j]^T$$

→ solução de uma equação de estado

$$x(t) = \sum_{i=1}^n c_i v_i e^{\lambda_i t}$$

é solução de

$$\dot{x} = Ax, x(0) = x_0$$

se e somente se λ_i é autovetor de A associado ao autovetor v_i , $i=1, \dots, n$, $\lambda_i \in \mathbb{C}$ é autovetor de A associado ao autovetor $v_i \in \mathbb{C}^n$ (IMP)

$$x(t) = \sum_{i=1}^n c_i v_i e^{\lambda_i t} \rightarrow \dot{x} = \sum_{i=1}^n c_i v_i \lambda_i e^{\lambda_i t} \rightarrow \dot{x} = \sum_{i=1}^n c_i (\lambda_i v_i) e^{\lambda_i t} \xrightarrow{\text{IMP}} 0$$

$$\dot{x} = \sum_{i=1}^n c_i A v_i e^{\lambda_i t} \rightarrow \dot{x} = A \sum_{i=1}^n c_i v_i e^{\lambda_i t} \rightarrow \dot{x} = Ax$$

$$\begin{bmatrix} 0 & -1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$I = \lambda I ; 0 = \lambda I$$

AULA 08: resposta completa de um sistema linear

$$x(t) = \sum_{i=1}^n c_i v_i e^{\lambda_i t}$$

é solução de $\dot{x} = Ax$, $x(0) = x_0$ se e só se $\lambda_i, i=1, \dots, n$ são autovalores de A associados aos respectivos autovetores $v_i, i=1, \dots, n$.

exemplo 1:

$$\begin{array}{|c|c|c|c|} \hline \dot{x}_1 & = & 1 & 1 \\ \hline \dot{x}_2 & & 0 & -1 \\ \hline \end{array} \begin{array}{|c|} \hline x_1 \\ \hline x_2 \\ \hline \end{array}; \quad x_0 = \begin{array}{|c|} \hline 2 \\ \hline -2 \\ \hline \end{array}$$

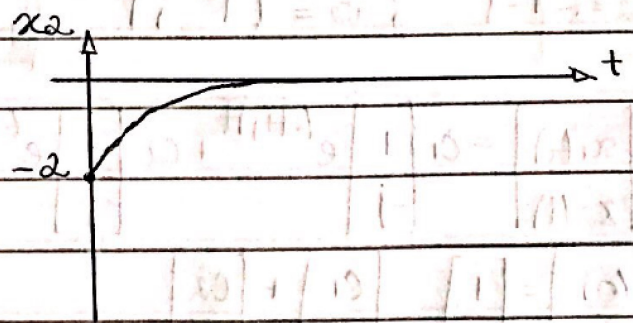
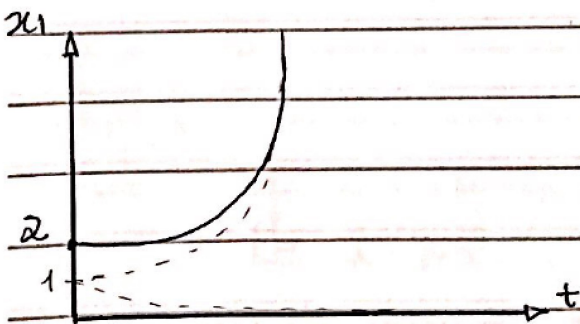
$$\lambda_1 = 1; \quad v_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}^T$$

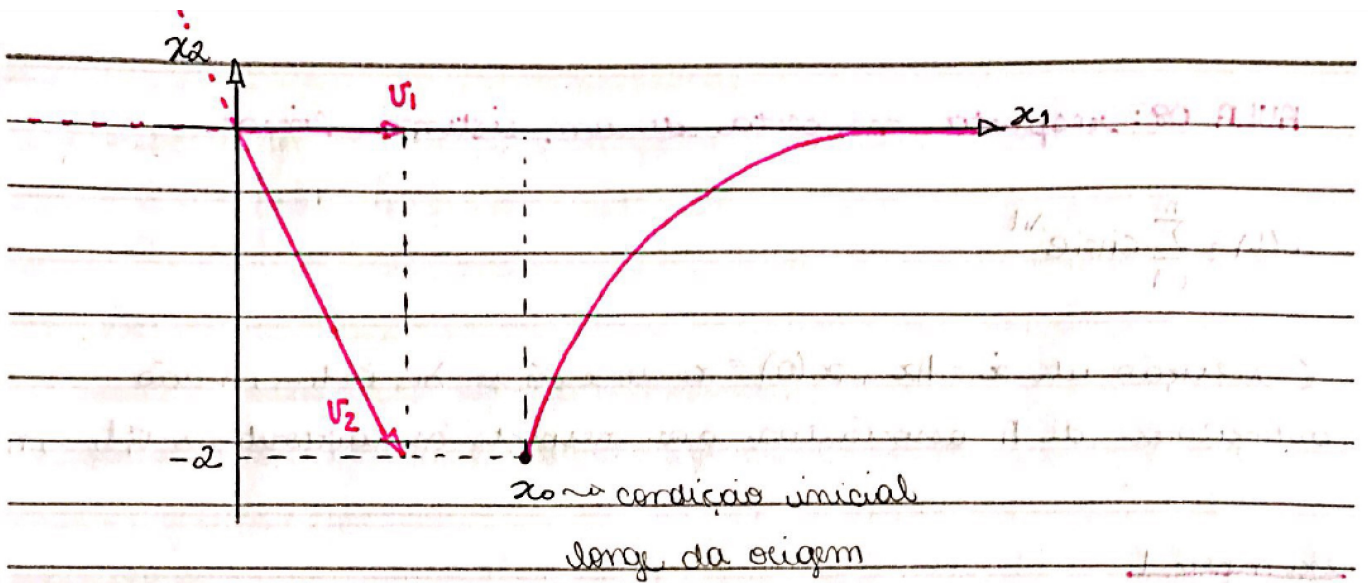
$$\lambda_2 = -1; \quad v_2 = \begin{bmatrix} 1 \\ -2 \end{bmatrix}^T$$

$$\begin{array}{|c|} \hline x_1(t) \\ \hline x_2(t) \\ \hline \end{array} = \begin{array}{|c|c|} \hline c_1 & 1 \\ \hline c_2 & -2 \\ \hline \end{array} \begin{array}{|c|} \hline e^t \\ \hline e^{-t} \\ \hline \end{array} + \begin{array}{|c|} \hline c_2 \\ \hline -2c_2 \\ \hline \end{array} \begin{array}{|c|} \hline 1 \\ \hline -2 \\ \hline \end{array} e^{-t}$$

$$\begin{bmatrix} 2 \\ -2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_1 \\ 0 \end{bmatrix} e^0 + \begin{bmatrix} c_2 \\ -2c_2 \end{bmatrix} e^0$$

$$\left. \begin{array}{l} -2c_2 = -2 \rightarrow c_2 = 1 \\ c_1 + c_2 = 2 \rightarrow c_1 = 1 \end{array} \right\} \begin{array}{l} x_1(t) = e^t + e^{-t} \\ x_2(t) = -2e^{-t} \end{array}$$





\rightarrow interpretação geométrica

$\lambda_i \rightarrow$ modo de resposta do sistema

$v_i \rightarrow$ distribuição dos modos de resposta através das variáveis de estado.

exemplo 2.1:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} ; x_0 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\lambda_1 = -1 + j ; v_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ -j \end{bmatrix}^T$$

$$\lambda_2 = -1 - j ; v_2 = \begin{bmatrix} 1 \\ j \end{bmatrix}^T$$

$$\begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} = c_1 \begin{bmatrix} 1 \\ -j \end{bmatrix} e^{(-1+j)t} + c_2 \begin{bmatrix} 1 \\ j \end{bmatrix} e^{(-1-j)t}$$

$$\begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_1 \\ -jc_1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} c_2 \\ jc_2 \end{bmatrix}$$

$$\left. \begin{array}{l} c_1 + c_2 = 1 \\ -jc_1 + jc_2 = 0 \end{array} \right\} c_1 = c_2 = \frac{1}{2}$$

$$x_1(t) = \frac{1}{2} e^{jt} \cdot e^{jt} + \frac{1}{2} e^{-jt} \cdot e^{-jt}$$

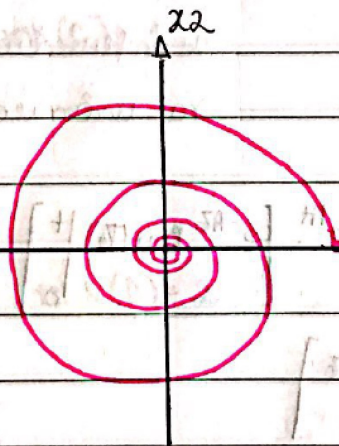
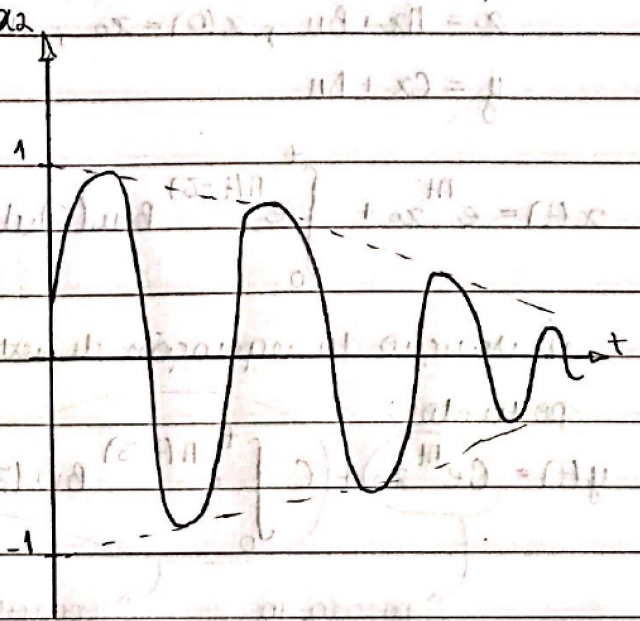
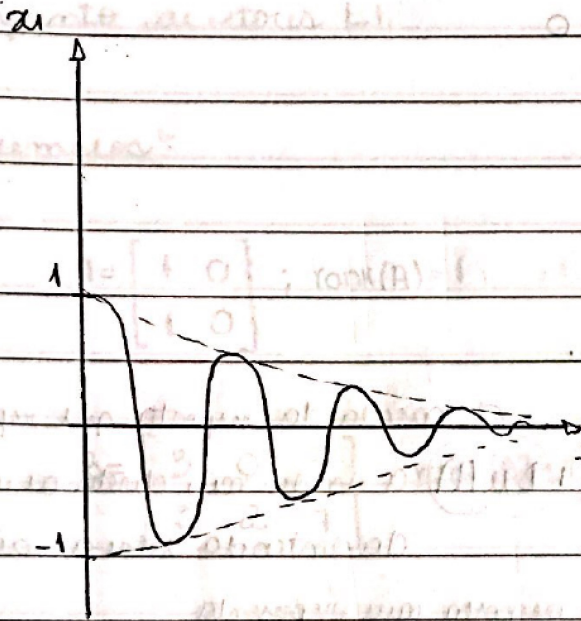
$$x_2(t) = \frac{1}{-2j} e^{-jt} + \frac{1}{2j} e^{jt} = \frac{1}{j} \sin t$$

$$x_1(t) = e^{-t} \left(\frac{e^{jt} + e^{-jt}}{2} \right)$$

$$x_2(t) = e^{-t} \left(\frac{e^{jt} - e^{-jt}}{2j} \right)$$

$$x_1(t) = e^{-t} \cos t$$

$$x_2(t) = e^{-t} \sin t$$



$$\lambda_i = \sigma_i + j\omega_i$$

$\sigma_i \rightarrow$ taxa de decaimento ou crescimento exponencial da resposta

$\omega_i \rightarrow$ frequência de oscilações da resposta

define-se ainda:

$\zeta_i \rightarrow$ fator de amortecimento

$$\zeta_i = \frac{-\sigma_i}{|\lambda_i|} = \frac{-\sigma_i}{\sqrt{\sigma_i^2 + \omega_i^2}}$$

→ resposta completa de um sistema linear!

$$\dot{x} = Ax + Bu, \quad x(0) = x_0, \quad u(0) = 0$$

$$y = Cx + Du$$

$$x(t) = e^{At} x_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau$$

é solução da equação de estados.

portanto:

$$y(t) = \underbrace{C e^{At} x_0}_{\text{parcela da}} + \underbrace{C \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau}_{\text{parcela da}} + \underbrace{D u(t)}_{\text{a influência direta e instant.}}$$

resposta à condição inicial

a influência da entrada na dinâmica do estado

$$\dot{x} = A e^{At} x_0 + A e^{At} \int_0^t e^{-A\tau} B u(\tau) d\tau + e^{At} \left[e^{-A\tau} B u(\tau) \Big|_0^t \right]$$

$$\dot{x} = A \left[e^{At} x_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau \right]$$

Aula 10: Observabilidade e controlabilidade

definições:

Rank (ou posto) de uma matriz M :

$\text{rank}(M) =$ maior nº de linhas ou colunas de M que formam um conjunto de vetores L.I.

exemplos:

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$; \text{rank}(A) = 1$$

$$B = \begin{bmatrix} 3 & 0 & 3 \\ 5 & 2 & 7 \end{bmatrix}$$

$$; \text{rank}(B) = 2$$

$$C = \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \\ 4 & 8 \end{bmatrix}$$

$$; \text{rank}(C) = 1$$

$$D = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \cdot 10^{-50} \end{bmatrix}$$

$$; \text{rank}(D) = 2$$

Observabilidade:

definição: o sistema

$$\dot{x} = Ax, \quad x(0) = x_0$$

$$y = Cx$$

é observável se o conhecimento da saída $y(t)$ no intervalo $[0, t]$ é suficiente para determinar o estado x_0 .

→ teste de observabilidade:

o sistema (1)-(2), com $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ é observável se e só se $\text{rank}(V_o) = n$, sendo

$$V_o = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$

demonstração: se $x(0) = x_0$, então $y(t) = C \cdot e^{At} \cdot x_0$.

então:

$$\left. \begin{array}{l} y = C e^{At} x_0 \\ \dot{y} = CA e^{At} x_0 \\ \ddot{y} = CA^2 e^{At} x_0 \\ \vdots \\ \frac{dy^{(n-1)}}{dt^{(n-1)}} = CA^{(n-1)} e^{At} x_0 \end{array} \right\} \begin{array}{l} C e^{At} \\ CA e^{At} \\ CA^2 e^{At} \\ \vdots \\ CA^{(n-1)} e^{At} \end{array} x_0 = \begin{array}{l} y \\ \dot{y} \\ \ddot{y} \\ \vdots \\ y^{(n-1)} \end{array}$$

Pelo teorema de Cayley-Hamilton, toda matriz é raiz de seu polinômio característico.

$$\det(sI - A) = s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0 = 0$$

$$\det(AI - A) = A^n + a_{n-1}A^{n-1} + \dots + a_1A + a_0I = 0$$

$$A^n = -a_{n-1}A^{n-1} - \dots - a_1A - a_0I$$

Como $x_0 \in \mathbb{R}^n$, é necessário que existam n equações L.I. em (3). Para isso,

$$V_o(t) = \begin{bmatrix} C e^{At} \\ CA e^{At} \\ \vdots \\ CA^{n-1} e^{At} \\ \vdots \end{bmatrix}, \text{ em } t=0, V_o(0) = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \end{bmatrix}$$