# Princípios de Controle Baseado em Dados Controle Adaptativo



Prof. Wilkley Bezerra Correia, Dr

Departamento de Engenharia Elétrica

# Introdução

Definições

Controle de sistemas dinâmicos depende da especificação de critérios de desempenho;

O projeto é direcionado para um determinado processo;

Necessário a obtenção de um modelo (MBC) a partir de técnicas já bem estabelecidas Controle adaptativo MBC normalmente estabelece condições de uso de determinado algoritmo, a fim de garantir que os sinais permanecem limitados quando o tempo tende ao infinito (HOU; WANG, 2013)



# Introdução

Definições

O desenvolvimento e a modernização de processos industriais no séc. XX levou à produção de uma grande quantidade de dados;

O uso desses dados tanto em aplicações *on-line* quanto *off-line* pode ser utilizado para a identificação de modelo e o projeto de controladores

Os dados podem ser usados diretamente para projetar as leis de controle se os processos levam a modelos imprecisos



# Introdução

Definições

Dessa forma, a teoria de controle passa a apresentar duas formas diferentes de se realizar o projeto de controladores:

- MBC: controle preditivo, controle baseado em alocação de polos, realimentação de estados, entre outros;
- DDC: controladores cuja lei de controle é obtida diretamente a partir do conjunto de dados de um experimento ou ensaio.



#### **Modelos**

Lei de controle

O modelo de um sistema é dado por

$$y(k) = G(z)u(k) + v(k)$$

Cuja lei de controle tipicamente é dada por

$$u(k) = C(z, \rho)e(k)$$

em que,

$$e(k) = r(k) - y(k);$$
  
$$v(k) = H(z)\eta(k)$$



# Controlador

PID

O controle pertence a uma determinada classe (BAZANELLA; CAMPESTRINI; ECKHARD, 2011)

$$C = \{C(z, \rho) : \rho \in \mathcal{P}\}$$

em que  $\mathcal{P} \subseteq \mathbb{R}^p$ . O controle PID é definido por:

$$C(z, k_p, k_i, k_d) = k_p + k_i \frac{z}{z - 1} + k_d \frac{z - 1}{z}$$



# Controle VRFT

PID

ou seja,

$$C(z,\rho) = \rho^T C'(z)$$

sendo

$$\rho = \begin{bmatrix} k_p \\ k_i \\ k_d \end{bmatrix} \qquad C'(z) = \begin{bmatrix} 1 \\ \frac{z}{z-1} \\ \frac{z-1}{z} \end{bmatrix}$$



# Controle VRFT

Lei de controle

Veja que a lei de controle pode ser expressa por

$$u(k) = \rho^T \phi(k)$$

sendo  $\phi(k)$  um conjunto de regressores do sinal de erro e(k)



# Controle VRFT

Lei de controle

O problema de projeto de controle data-driven, consiste em obter uma estrutura de controle, a partir de um vetor  $C'(z,\rho)$  conhecido, para um processo com funções de transferência G(z) e H(z) desconhecidas, a fim de obter um critério de desempenho desejado em malha fechada.

O controlador procurado é obtido a partir da minimização de uma função custo do tipo

$$\min_{\rho} J(\rho)$$



Definição de conjunto de dados

A técnica de projeto de controladores baseados e dados depende da definição dos conjuntos de dados:

$$U_0 := [u_d(0) \quad u_d(\tau_s) \quad \dots \quad u_d((T-1)\tau_s)] \in \mathbb{R}^{m \times T}$$

$$X_0 := [x_d(0) \quad x_d(\tau_s) \quad \dots \quad x_d((T-1)\tau_s)] \in \mathbb{R}^{n \times T}$$

$$X_1 := [x_d(\tau_s) \quad x_d(2\tau_s) \quad \dots \quad x_d(T\tau_s)] \in \mathbb{R}^{n \times T}$$



Definição de conjunto de dados

A matriz Hankel associada à entrada é dada por

$$U_{0,t,T-t+1} := \begin{bmatrix} u_d(0) & u_d(\tau_s) & \dots & u_d((T-t)\tau_s) \\ u_d(\tau_s) & u_d(\tau_s) & \dots & u_d((T-t+1)\tau_s) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ u_d((t-1)\tau_s) & u_d(t\tau_s) & \dots & u_d((T-1)\tau_s) \end{bmatrix}$$



Definição de conjunto de dados

A matriz Hankel associada aos estados é dada por

$$X_{0,t,T-t+1} := \begin{bmatrix} x_d(0) & x_d(\tau_s) & \dots & x_d((T-t)\tau_s) \\ x_d(\tau_s) & x_d(\tau_s) & \dots & x_d((T-t+1)\tau_s) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ x_d((t-1)\tau_s) & x_d(t\tau_s) & \dots & x_d((T-1)\tau_s) \end{bmatrix}$$



Definição do sistema a partir dos dados

Considere a representação em espaço de estados de um sistema em tempo discreto

$$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k)$$

que pode ser escrito na forma matricial

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} B & A \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u(k) \\ x(k) \end{bmatrix}$$



Definição do sistema a partir dos dados

Na forma compacta de conjunto de dados, fica

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} B & A \end{bmatrix} \boxed{\begin{array}{c} U_{0,T} \\ X_{0,T} \end{array}}$$

$$\begin{bmatrix} B & A \end{bmatrix} = X_{1,T} \frac{\begin{bmatrix} U_{0,T} \end{bmatrix}^{\dagger}}{X_{0,T}}$$

onde o sobrescrito † indica inversa à direita e  $X_{1,T}$  é a segunda linha da matriz  $X_0, t, T - t + 1$ 

Matriz pseudo-inversa

Considere uma matriz  $X \in \mathbb{R}^{m \times n}$ . A matriz  $X^{\dagger}$  é tal que

$$XX^{\dagger} = I_n,$$

e pode ser obtida a partir da pseudo-inversa de Moore-Penrose, cujas propriedades são

$$XX^{\dagger}X = X;$$

$$X^{\dagger}XX^{\dagger} = X^{\dagger}$$

$$\left(XX^{\dagger}\right)^{T} = XX^{\dagger}$$

$$\left(X^{\dagger}X\right)^{T} = X^{\dagger}X$$



Definição do sistema a partir dos dados

Aplicando a relação de dados ao sistema pode-se escrever

$$x(k+1) = X_{1,T} \frac{\left[U_{0,T}\right]^{\dagger}}{\left[X_{0,T}\right]} \left[u(k)\right]$$



Lemma fundamental

## Lemma fundamental de dados (MARKOVSKY; WILLEMS; MOOR, 2005)

$$rank \frac{\boxed{U_{0,t,T}}}{X_{0,t,T}} = n + tm$$



Persistência de excitação

Persistência de excitação: Se  $U_{0,t,T}$  é persistentemente excitante de ordem n+t então qualquer trajetória de entrada/saída do sistema x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) pode ser escrito como combinação linear das colunas de  $X_{0,t,T}$ , ou seja, a trajetória pode ser escrita na forma

$$\frac{\left[U_{0,T}\right]}{\left[X_{0,T}\right]}g$$

sendo  $g \in \mathbb{R}^{T-t+1}$  o vetor de pesos que pondera a combinação linear



Malha fechada

Se a condição de persistência de excitação é assegurada, então é possível encontrar uma lei de controle u = Kx, que é combinação linear dos estados

$$x(k+1) = (A + BK)x(k)$$
$$= [B \quad A] \begin{bmatrix} K \\ I \end{bmatrix} x(k)$$



Malha fechada

Veja que se escrevermos a matriz do controlador em função das matrizes de dados tem-se

$$\begin{bmatrix} K \\ I \end{bmatrix} = \frac{\begin{bmatrix} U_{0,T} \\ X_{0,T} \end{bmatrix}}{G_K}$$

sendo  $G_K$  uma variável matricial.



Malha fechada

#### Teorema (PERSIS; TESI, 2019)

Se a condição de persistência de excitação é assegurada, então a lei de controle u = Kx estabiliza o sistema em malha fechada com a representação

$$x(k+1) = X_{1,T}G_K x(k)$$

tal que

$$\begin{bmatrix} K \\ I \end{bmatrix} = \frac{\begin{bmatrix} U_{0,t,T} \\ X_{0,t,T} \end{bmatrix}}{G_K}$$



Malha fechada

Qualquer matriz Q que satisfaz à LMI

$$\begin{bmatrix} X_{0,T}Q & X_{1,T}Q \\ * & X_{0,T}Q \end{bmatrix} \prec 0$$

e à restrição

$$X_{0,T}Q \succ 0$$

leva à lei de controle u = Kx sendo

$$K = U_{0,T}Q \left( X_{0,T}Q \right)^{-1}$$



Estabilização por realimentação de estados

Considere o conjunto de sistemas com matrizes (A, B) tais que estes sistemas são estabilizados por um certo ganho K

$$\Sigma_K := \{(A, B)|A + BK \text{ \'e est\'avel}\}$$

Por outro lado, considere o conjunto de dados  $\Sigma_{i/s}$  de entrada e estados  $(U_0, X)$ . Os dados são ditos *informativos para identificação* se

$$\Sigma_{i/s} = \{(A, B)\}\$$



Estabilização por realimentação de estados

#### Teorema (WAARDE et al., 2020)

Os dados  $(U_0, X)$  são informativos para a estabilização por realimentação de estados se e somente se a matriz  $X_0$  tem posto completo e existe sua inversa pela direita  $X_0^{\dagger}$  tal que  $X_1X_0^{\dagger}$  é estável.

Além disso, se existe K tal que  $\Sigma_{i/s} \subseteq \Sigma_K$ , então  $K = U_0 X_0^{\dagger}$ 

Desvantagem: Não é claro como encontrar  $X_0^{\dagger}$  tal que  $X_1X_0^{\dagger}$  é estável, já que existem diversas inversas à direita.



Estabilização por realimentação de estados

#### Teorema (WAARDE et al., 2020)

Os dados  $(U_0, X)$  são informativos para a estabilização por realimentação de estados se e somente se existe a matriz  $\Theta \in \mathbb{R}^{T \times n}$  que satisfaz

$$\begin{bmatrix} X_0 \Theta & X_1 \Theta \\ * & X_0 \Theta \end{bmatrix} \succ 0$$
$$X_0 \Theta = (X_0 \Theta)^T$$

Além disso, se existe K tal que  $\Sigma_{i/s} \subseteq \Sigma_K$ , então

$$K = U_0 \Theta (U_0 \Theta)^{-1}$$



# Referências

- BAZANELLA, A. S.; CAMPESTRINI, L.; ECKHARD, D. *Data-driven controller design: the H2 approach*. [S.l.]: Springer Science & Business Media, 2011.
- HOU, Z.-S.; WANG, Z. From model-based control to data-driven control: Survey, classification and perspective. *Information Sciences*, Elsevier, v. 235, p. 3–35, 2013.
- MARKOVSKY, I.; WILLEMS, J. C.; MOOR, B. D. State representations from finite time series. In: IEEE. *Proceedings of the 44th IEEE Conference on Decision and Control*. [S.1.], 2005. p. 832–835.
- PERSIS, C. D.; TESI, P. Formulas for data-driven control: Stabilization, optimality, and robustness. *IEEE Transactions on Automatic Control*, IEEE, v. 65, n. 3, p. 909–924, 2019.
- WAARDE, H. J. V. et al. Data informativity: A new perspective on data-driven analysis and control. *IEEE Transactions on Automatic Control*, IEEE, v. 65, n. 11, p.