

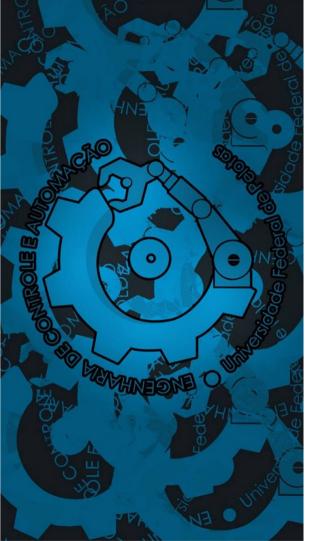
### Engenharia de Controle e Automação

#### **Controle Preditivo**





Prof. Dr. Paulo J. D. O. Evald





Prof. Dr. Paulo J. D. O. Evald





**Centro de Engenharias Sala 211** 



paulo.evald@ufpel.edu.br

### Objetivos da aula:

- Controle Preditivo
  - Introdução;
  - Modelo de espaço de estados aumentado.





O objetivo geral do projeto de controle preditivo por modelo é calcular uma trajetória de uma variável manipulada u para otimizar o comportamento futuro da saída da planta y;

A otimização é realizada dentro de uma janela de tempo limitada, fornecendo informações da planta no início da janela de tempo;

Há 3 fatores fundamentais nesse processo:

- Um modelo verossímil;
- Acesso às medidas no instante de tempo atual;
- O controlador preditivo.





#### **Termos básicos do Controle Preditivo:**

**Janela de horizonte móvel:** é dependente do tempo, inicia em um tempo arbitrário ti e vai até ti + Tp, sendo Tp o comprimento constante da janela;

Horizonte de predição: indica até onde deseja-se predizer, cujo valor é *Tp*;

**Recending Horizon Control:** embora a trajetória ótima do sinal de controle futuro seja completamente descrita dentro da janela do horizonte móvel, a entrada de controle real para a planta utiliza apenas a primeira amostra do sinal de controle, desprezando as demais;

Função de custo (*J*): a ação de controle ótima é encontrada minimizando esta função de custo dentro da janela de otimização.



Modelos de resposta ao impulso finito (FIR): usado na formulação de *Dynamic*Matrix Control (DMC) e Quadratic DMC

Fornece uma descrição transparente do atraso de tempo do processo, tempo de resposta e ganho;

Frequentemente, utiliza modelos de alta ordem (30 a 60 coeficientes da resposta ao impulso); Limitado a plantas estáveis;

#### Modelo de resposta ao degrau: utilizado no Generalized Predictive Control (GPC);

Aplicável em plantas estáveis e instáveis;

Geralmente, não apresenta alto desempenho em sistemas multivariáveis.







**Modelo em espaço de estados:** as informações atuais necessárias para prever o futuro são representadas pela variável de estado no momento atual;

Para uma planta SISO (Single Input Single Output),

$$x_m(k+1) = A_m x_m(k) + B_m u(k),$$
  
$$y(k) = C_m x_m(k),$$

Obs.: A forma original no espaço de estados é  $y(k) = C_m x_m(k) + D_m u(k)$ . Porém, como o *receding horizon control* usa uma informação atual da planta para predição do sistema e da ação de controle, assume-se implicitamente que a entrada u(k) não pode afetar a saída y(k) ao mesmo tempo em que é medida. Assim, D = 0 no modelo da planta.

7



Aplicando  $-x_m(k)$  em ambos lados do modelo, obtém-se

$$x_m(k+1) - x_m(k) = A_m(x_m(k) - x_m(k-1)) + B_m(u(k) - u(k-1))$$

Logo,

$$\Delta x_m(k+1) = x_m(k+1) - x_m(k)$$

que pode ser escrita de forma equivalente como

$$\Delta x_m(k) = x_m(k) - x_m(k-1)$$





A equação da diferença da ação de controle é

$$\Delta u(k) = u(k) - u(k-1)$$

Portanto, a representação no espaço de estados por equação de diferenças é

$$\Delta x_m(k+1) = A_m \Delta x_m(k) + B_m \Delta u(k)$$
 Entrada da planta





O novo vetor de variável de estado é

$$x(k) = \left[ \Delta x_m(k)^T \ y(k) \right]^T$$

Ainda,

$$y(k+1) - y(k) = C_m(x_m(k+1) - x_m(k))$$
$$= C_m \Delta x_m(k+1)$$
$$= C_m A_m \Delta x_m(k) + C_m B_m \Delta u(k)$$

$$\Delta x_m(k+1) = A_m \Delta x_m(k) + B_m \Delta u(k)$$





Assim, o modelo aumentado usado no controle preditivo é

$$\underbrace{\begin{bmatrix} \Delta x_m(k+1) \\ y(k+1) \end{bmatrix}}_{(x_m(k))} = \underbrace{\begin{bmatrix} A_m & o_m^T \\ C_m A_m & 1 \end{bmatrix}}_{(x_m(k))} \underbrace{\begin{bmatrix} \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix}}_{(x_m(k))} + \underbrace{\begin{bmatrix} B_m \\ C_m B_m \end{bmatrix}}_{(x_m(k))} \Delta u(k)$$

$$y(k) = \underbrace{\begin{bmatrix} O_m & 1 \end{bmatrix}}_{(x_m(k))} \underbrace{\begin{bmatrix} \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix}}_{(x_m(k))}$$

onde  $o_m = [0 \ 0 \dots 0]$ , sendo  $n_1$  a dimensão do vetor de variáveis de estado da planta, ou seja, antes de aumetar o modelo.

11



Exemplo: Determine o modelo aumentado do sistema representado por

$$A_m = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}; B_m = \begin{bmatrix} 0.5 \\ 1 \end{bmatrix}; C_m = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}.$$

Solução: Note que  $n_1$  = 2 e portanto  $o_m$  = [ 0 0 ]. Logo, o modelo aumentado é

$$A = \begin{bmatrix} A_m & o_m^T \\ C_m A_m & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \qquad B = \begin{bmatrix} B_m \\ C_m B_m \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.5 \\ 1 \\ 0.5 \end{bmatrix} \qquad C = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Como pode ser notado há 3 integradores no modelo aumentado, onde 2 são da própria planta e 1 é adicionado pela transformação.



<u>Prática</u>: Implemente um script para obter o modelo aumentado discreto a partir das matrizes que representam o seguinte sistema no espaço de estados em tempo contínuo:

$$\dot{x}_m(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 3 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} x_m(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 3 \end{bmatrix} u(t)$$
$$y(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} x_m(t).$$

Discretize com Ts = 1.





```
A e = eye(n1+m1, n1+m1);
Ac = [0 \ 1 \ 0; \ 3 \ 0 \ 1; \ 0 \ 1 \ 0];
Bc = [1; 1; 3];
                                             A e(1:n1, 1:n1) = Ad;
Cc = [0 \ 1 \ 0];
                                             A = (n1+1:n1+m1, 1:n1) = Cd*Ad;
Dc = zeros(1, 1);
                                             B = zeros(n1+m1, n in);
Ts = 1;
                                             B e(1:n1,:) = Bd;
[Ad, Bd, Cd, Dd] = c2dm(Ac, Bc, Cc, Dc, Ts);
                                             B e(n1+1:n1+m1,:) = Cd*Bd;
                                             C = zeros(m1, n1+m1);
[m1, n1] = size(Cd);
                                             C e(:, n1+1:n1+m1) = eye(m1, m1);
[n1, n in] = size(Bd);
```





O próximo passo no projeto de um sistema de controle preditivo é calcular a predição da saída da planta com o sinal de controle futuro como as variáveis ajustáveis. Essa previsão é descrita em uma janela de otimização;

Assumindo que no instante de amostragem  $k_i$ , o vetor de variável de estado  $x(k_i)$  está disponível para medição, então o estado  $x(k_i)$  fornece a informação atual da planta. Logo, a trajetória de controle futuro é denotada por

$$\Delta u(k_i), \Delta u(k_i+1), \ldots, \Delta u(k_i+N_c-1)$$

onde  $N_c$  é chamado de <u>horizonte de controle</u>, escolhido para ser menor que (ou igual a) o <u>horizonte de previsão</u>  $N_p$ .





Com a informação atual  $x(k_i)$ , as variáveis de estado futuras são previstas para  $N_p$  amostras (horizonte de previsão);

Obs.: a janela de otimização também tem comprimento  $N_p$ .

As variáveis de estado futuras são denotadas como

$$x(k_i + 1 \mid k_i), \ x(k_i + 2 \mid k_i), \ \dots, \ x(k_i + m \mid k_i), \ \dots, \ x(k_i + N_p \mid k_i)$$





As variáveis de estado futuras são calculadas sequencialmente usando o conjunto de parâmetros de controle futuros:

$$x(k_i + 1 \mid k_i) = Ax(k_i) + B\Delta u(k_i)$$
  
 $x(k_i + 2 \mid k_i) = Ax(k_i + 1 \mid k_i) + B\Delta u(k_i + 1)$ 





As variáveis de estado futuras são calculadas sequencialmente usando o conjunto de parâmetros de controle futuros:

$$x(k_{i} + 1 \mid k_{i}) = Ax(k_{i}) + B\Delta u(k_{i})$$

$$x(k_{i} + 2 \mid k_{i}) = Ax(k_{i} + 1 \mid k_{i}) + B\Delta u(k_{i} + 1)$$

$$= A^{2}x(k_{i}) + AB\Delta u(k_{i}) + B\Delta u(k_{i} + 1)$$

Eng 18



As variáveis de estado futuras são calculadas sequencialmente usando o conjunto de parâmetros de controle futuros:

$$x(k_{i} + 1 \mid k_{i}) = Ax(k_{i}) + B\Delta u(k_{i})$$

$$x(k_{i} + 2 \mid k_{i}) = Ax(k_{i} + 1 \mid k_{i}) + B\Delta u(k_{i} + 1)$$

$$= A^{2}x(k_{i}) + AB\Delta u(k_{i}) + B\Delta u(k_{i} + 1)$$

$$\vdots$$

$$x(k_i + N_p \mid k_i) = A^{N_p} x(k_i) + A^{N_p - 1} B \Delta u(k_i) + A^{N_p - 2} B \Delta u(k_i + 1)$$
  
+ ... +  $A^{N_p - N_c} B \Delta u(k_i + N_c - 1)$ .





Das variáveis de estado previstas, as variáveis de saída futuras são obtidas por substituição,

$$y(k_{i} + 1 \mid k_{i}) = CAx(k_{i}) + CB\Delta u(k_{i})$$

$$y(k_{i} + 2 \mid k_{i}) = CA^{2}x(k_{i}) + CAB\Delta u(k_{i}) + CB\Delta u(k_{i} + 1)$$

$$y(k_{i} + 3 \mid k_{i}) = CA^{3}x(k_{i}) + CA^{2}B\Delta u(k_{i}) + CAB\Delta u(k_{i} + 1) + CB\Delta u(k_{i} + 2)$$

$$+ CB\Delta u(k_{i} + 2)$$

$$\vdots$$

$$y(k_i + N_p \mid k_i) = CA^{N_p} x(k_i) + CA^{N_p - 1} B \Delta u(k_i) + CA^{N_p - 2} B \Delta u(k_i + 1)$$
  
+ ... +  $CA^{N_p - N_c} B \Delta u(k_i + N_c - 1)$ .





Definindo os vetores de predição da resposta do sistema Y e ação de controle futuras  $\Delta U$ ,

$$Y = [y(k_i + 1 \mid k_i) \ y(k_i + 2 \mid k_i) \ y(k_i + 3 \mid k_i) \dots y(k_i + N_p \mid k_i)]^T$$
$$\Delta U = [\Delta u(k_i) \ \Delta u(k_i + 1) \ \Delta u(k_i + 2) \dots \Delta u(k_i + N_c - 1)]^T$$

cujas dimensões de Y e  $\Delta U$  são  $N_p$  e  $N_c$ , respectivamente. Em uma forma compacta,

onde

$$Y = Fx(k_i) + \Phi \Delta U$$

$$F = \begin{bmatrix} CA \\ CA^2 \\ CA^3 \\ \vdots \\ CA^{N_p} \end{bmatrix}; \Phi = \begin{bmatrix} CB & 0 & 0 & \dots & 0 \\ CAB & CB & 0 & \dots & 0 \\ CA^2B & CAB & CB & \dots & 0 \\ \vdots \\ CA^{N_p-1}B & CA^{N_p-2}B & CA^{N_p-3}B & \dots & CA^{N_p-N_c}B \end{bmatrix}$$







#### **Otimização**

Para uma dada referência  $r(k_i)$  no tempo de amostragem  $k_i$ , dentro de um horizonte de predição, o objetivo do controlador preditivo é minimizar o erro entre a saída prevista e a referência;

Assume-se que o sinal de referência permanece constante na janela de otimização;

O objetivo é alcançado ao encontrar o vetor de parâmetro de controle  $\Delta U$  que minimiza a função de erro.





Definindo a informação da referência da seguinte forma

$$R_s^T = \overbrace{\left[1\ 1\ \dots\ 1\right]}^{N_p} r(k_i)$$

A função-custo J que reflete o objetivo de controle é

$$J = (R_s - Y)^T (R_s - Y) + \Delta U^T \bar{R} \Delta U$$

sendo a matriz diagonal dada por

$$\bar{R} = r_w I_{N_c \times N_c} \ (r_w \ge 0)$$

e  $r_w$  é um parâmetro de ajuste para o desempenho do sistema em malha fechada.







$$\bar{R} = r_w I_{N_c \times N_c} \ (r_w \ge 0)$$

Se  $r_w$  for nulo, a função-custo é interpretada como a situação em que não há restrições quanto ao tamanho de  $\Delta U$ , pois o objetivo é apenas tornar o erro o tão pequeno quanto possível;

Se  $r_w$  for grande, a função-custo é interpretada como a situação em que o tamanho de  $\Delta U$  é relevante e o erro é reduzido cautelosamente.





Para encontrar o  $\Delta U$  ótimo que minimizará J, calcula-se

$$J = (R_s - Fx(k_i))^T (R_s - Fx(k_i)) - 2\Delta U^T \Phi^T (R_s - Fx(k_i)) + \Delta U^T (\Phi^T \Phi + \bar{R}) \Delta U$$

Da primeira derivada da função-custo J, obtém-se

$$\frac{\partial J}{\partial \Delta U} = -2\Phi^T (R_s - Fx(k_i)) + 2(\Phi^T \Phi + \bar{R})\Delta U$$

Sendo a condição necessária para minimizar J é

$$\frac{\partial J}{\partial \Delta U} = 0$$





Portanto, assumindo que a matriz Hessiana  $(\Phi^T \Phi + \bar{R})^{-1}$  existe, então a solução ótima para o sinal de controle é

$$\Delta U = (\Phi^T \Phi + \bar{R})^{-1} \Phi^T (R_s - Fx(k_i))$$

onde

$$R_s = \overbrace{[1 \ 1 \ 1 \ \dots \ 1]^T}^{N_p} r(k_i) = \bar{R}_s r(k_i)$$

e

$$\bar{R}_s = \overbrace{[1 \ 1 \ 1 \ \dots \ 1]^T}^{N_p}$$



## AS-BRASIL

#### **Controle Preditivo**

#### **Exemplo:** Considere o sistema SISO

$$x_m(k+1) = ax_m(k) + bu(k)$$
$$y(k) = x_m(k),$$

onde a = 0.8 and b = 0.1.

- 1) Encontre o modelo de espaço de estados aumentado.
- 2) Assumindo um horizonte de previsão  $N_p=10$  e horizonte de controle  $N_c=4$ , calcule os componentes que formam a previsão de Y, e as quantidades  $\Phi^T\Phi$ ,  $\Phi^TF$  e  $\Phi^T\bar{R}_s$ .
- 3) Supondo que em um instante k (k = 10 para este exemplo), r(k) = 1 e o vetor de estado x(k) = [ 0.1 0.2 ]<sup>T</sup>, encontre a solução ótima  $\Delta U$  em relação aos casos em que

$$r_w = 0 e r_w = 10.$$

## AS-BRASIL

#### **Controle Preditivo**

1) Modelo de espaço de estados aumentado

$$A = \begin{bmatrix} A_m & o_m^T \\ C_m A_m & 1 \end{bmatrix} \qquad B = \begin{bmatrix} B_m \\ C_m B_m \end{bmatrix} \qquad C = \begin{bmatrix} o_m & 1 \end{bmatrix}$$

Solução:  $A_m = a$ ,  $B_m = b$ ,  $C_m = 1$  e  $o_m = [0]$ . Portanto,

$$\begin{bmatrix} \Delta x_m(k+1) \\ y(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a & 0 \\ a & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b \\ b \end{bmatrix} \Delta u(k)$$
$$y(k) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix}.$$



2) Para um horizonte de predição  $N_p$  = 10 e um horizonte de controle  $N_c$  = 4, têm-se

$$F = \begin{bmatrix} CA \\ CA^2 \\ CA^3 \\ CA^4 \\ CA^5 \\ CA^6 \\ CA^7 \\ CA^8 \\ CA^9 \\ CA^{10} \end{bmatrix}; \Phi = \begin{bmatrix} CB & 0 & 0 & 0 \\ CAB & CB & 0 & 0 \\ CAB & CB & 0 & 0 \\ CA^2B & CAB & CB & 0 \\ CA^2B & CAB & CB & 0 \\ CA^3B & CA^2B & CAB & CB \\ CA^4B & CA^3B & CA^2B & CAB \\ CA^5B & CA^4B & CA^3B & CA^2B \\ CA^6B & CA^5B & CA^4B & CA^3B & CA^2B \\ CA^6B & CA^5B & CA^4B & CA^3B \\ CA^7B & CA^6B & CA^5B & CA^4B & CA^3B \\ CA^8B & CA^7B & CA^6B & CA^5B & CA^4B \\ CA^9B & CA^8B & CA^7B & CA^6B & CA^5B \\ CA^9B & CA^8B & CA^7B & CA^6B & CA^7B & CA^6B \\ CA^7B & CA^7B & CA^7B & CA^6B & CA^7B & CA$$

$$\Phi^T \Phi = \begin{bmatrix} 1.1541 & 1.0407 & 0.9116 & 0.7726 \\ 1.0407 & 0.9549 & 0.8475 & 0.7259 \\ 0.9116 & 0.8475 & 0.7675 & 0.6674 \\ 0.7726 & 0.7259 & 0.6674 & 0.5943 \end{bmatrix}$$

$$\Phi^T F = \begin{bmatrix} 9.2325 & 3.2147 \\ 8.3259 & 2.7684 \\ 7.2927 & 2.3355 \\ 6.1811 & 1.9194 \end{bmatrix}; \Phi^T \bar{R}_s = \begin{bmatrix} 3.2147 \\ 2.7684 \\ 2.3355 \\ 1.9194 \end{bmatrix}$$





3) No instante k = 10, o vetor de estado  $x(k) = [0,10,2]^T$ .

#### Solução:

Quando  $r_w = 0$ , o  $\Delta U$  ótimo é

$$\Delta U = (\Phi^T \Phi)^{-1} (\Phi^T R_s - \Phi^T F x(k_i)) = [7.2 -6.4 \ 0 \ 0]^T$$

Quando  $r_w = 10$ , o  $\Delta U$  ótimo é

$$\Delta U = (\Phi^T \Phi + 10 \times I)^{-1} (\Phi^T R_s - \Phi^T F x(k_i))$$
$$= [0.1269 \ 0.1034 \ 0.0829 \ 0.065]^T.$$

Note que energia de controle é distribuída ao longo de um período mais longo de tempo futuro.





 $\begin{smallmatrix} 0.1000101 & 0.1010010 & 0.1100 \\ 0.1000101 & 0.1010010 & 0.1100 \\ 10.111001 & 0.1010010 & 0.1100 \\ 10.111001 & 0.1010010 & 0.1100 \\ \end{smallmatrix}$ 

10010111 00100001 00010111 0100001111 01110000 10111110 10110010 10110011 00000010 11100100 00011010 10010010

01100111 111111100 0110100 00110111 11100010 10011100 0110101 010111101 111001011 01001001 1110010 01011111 11001011 01001001 11100010 01011011

00100011 00011111 000010 01011011 010

**Prática** 









Implemente um algoritmo que calcule  $\Phi^T\Phi$ ,  $\Phi^TF$  e  $\Phi^Tar{R}_s$ .

Verifique se o programa está correto inserindo o exemplo anterior Ap = 0.8, Bp = 0.1, Cp = 1, Nc = 4 and Np = 10.

Dica: A matriz Φ é uma matriz Toeplitz, que é criada definindo sua primeira coluna, e a próxima coluna é obtida deslocando a coluna anterior.





function [Phi\_Phi, Phi\_F, Phi\_R, A\_e, B\_e, C\_e] = mpcgain(Ap, Bp, Cp, Nc, Np);

% Crie o modelo aumentado para o projeto MPC.





 $v = h*B_e;$ 

Phi = zeros(Np, Nc);

```
% Crie F e Phi
                                       % Declara a dimensão de Phi
n = n1 + m1;
                                      Phi(:, 1) = v;
                                      % Primeira coluna de Phi
h(1, :) = C e;
F(1,:) = C e^*A e;
                                      for i=2:Nc
for k=2:Np
                                           Phi(:, i) = [zeros(i-1, 1); v(1:Np-i+1, 1)]; %Toeplitz
                                           matrix
    h(k, :) = h(k-1, :)*A e;
                                       end
    F(k, :) = F(k-1, :)*A e;
                                       BarRs = ones(Np, 1);
end
                                       Phi Phi = Phi * Phi;
```

Phi F = Phi \* F;

Phi R = Phi \* BarRs;



Insira no workspace Ap = 0.8, Bp = 0.1, Cp = 1, Nc = 4 e Np = 10;

Execute a função mpcgain;

Compare com os resultados obtidos manualmente. Se estiverem iguais, o programa está correto.





#### Próxima aula:

# Recending Horizon Control (RHC)

Exercícios + Simulações (aula no laboratório de informática)









NISE, N. S., Engenharia de sistemas de controle, 5ª Edição, LTC, 2009.

OGATA, K., Engenharia de controle moderno, 5ª Edição, Pearson, 2011.

DORF, R. C.; BISHOP, R. H., **Sistemas de controle modernos**, 11ª Edição, LTC, 2009.

SEBORG, D. E.; EDGAR, T. F.; MELLICHAMP, D. A.; DOYLE, F. J., **Process dynamics** and control, 3a Edition, John Wiley & Sons, 2010.

BAZANELLA, A. S.; GOMES da SILVA Jr., J. M., Sistemas de controle: princípios e métodos de projeto, 1ª Edição, Editora UFRGS, 2005.

CHEN, C. T., **Linear system theory and design**, 3<sup>a</sup> Edição, Oxford University Press, 1999.















CAMACHO E. F. Camacho; BORDONS C. A. Bordons. **Model Predictive Control in the Process Industry**. Springer-Verlag, Berlin, Heidelberg. 1997.

BORRELLI, F., BEMPORAD, A., MORARI, M. **Predictive Control for Linear and Hybrid Systems**. Cambridge: Cambridge University Press. 2017.









