

# Centro Federal de Educação Tecnológica de Minas Gerais Campus Leopoldina

ENGENHARIA DE CONTROLE E AUTOMAÇÃO

## RELATÓRIO DE ATIVIDADE PRÁTICA 02 Identificação de Sistemas e Discretização de Controladores PID

Lucas Daniel de Melo Borges Lucas Guimarães da Rocha

Prof. Murillo Ferreira dos Santos, D. Eng.

Leopoldina, MG 24 de fevereiro de 2021

## Resumo

A partir de uma função de transferência, foi utilizado o método de identificação de *Smith* para fins de comparação e validação do método, Ademais, foram sintonizados controladores PID para esta função aproximada utilizando os métodos de sintonia de Ziegler-Nichols e Cohen-Coon. Por fim, os controladores sintonizados foram discretizados utilizando o método de discretização Trapezoidal para os períodos 0,1s e 0,001s para fins de comparação entre estes e os controladores contínuos.

## 1 Introdução

## 1.1 Método de identificação de Smith

O método de identificação de SMITH tem como objetivo extrair a G(s) que representa o comportamento do sistema de malha aberta através da análise de alguns parâmetros obtidos da curva de reação da planta conforme (1). Para que o método de identificação de Smith seja aplicado, a resposta do sistema em malha aberta para entrada degrau deve ser uma resposta monotônica.

$$G(s) = \frac{K}{\tau s + 1} e^{-Ls} \tag{1}$$

Onde  $\tau$ , L e K são determinados por (2), (3) e (4) respectivamente.

$$\tau = 1.5(t_{63.2} - t_{28.3}) \tag{2}$$

$$L = 1.5(t_{28.3} - \frac{t_{63}}{3}) \tag{3}$$

$$K = \frac{\Delta_y}{\Delta_u} \tag{4}$$

Os valores de  $t_{63.2}$  e  $t_{28.3}$  são determinados conforme o exemplo da figura 1 que representa a saída do sistema de malha aberta para uma entrada degrau.

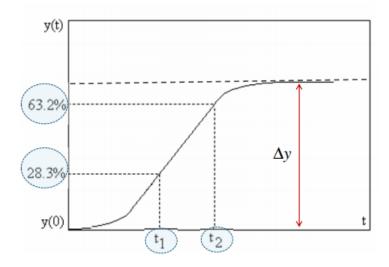


Figura 1: Método de SMITH

Conforme apresentado na figura 1 os valores de  $t_{63.2}$  e  $t_{28.3}$  são respectivos aos valores de saída do sistema em malha aberta para uma entrada degrau nos pontos que correspondem a 63.2% e 28.3% do valor de estabilização da resposta do sistema.

#### 1.2 Sintonia de um controlador PID

Projetar a sintonia de um controlador PID consiste em definir os ganhos das partes proporcional  $(K_n)$ , integral  $(K_i)$  e derivativa  $(K_d)$ . Dois métodos para sintonia serão apresentados: Ziegler-Nichols e Cohen-Coon.

Onde  $K_i$  e  $K_d$  são definidos, respectivamente, pelas equações (5) e (6).

$$K_i = \frac{K_p}{T_i}$$

$$K_d = K_p T_d$$

$$(5)$$

$$K_d = K_p T_d (6)$$

Ambos os métodos, para sintonia PID, são apresentados na Tabela 1.

Tabela 1: Sintonias de Ziegler-Nichols e Cohen-Coon para controladores PID

	$K_p$	$T_{i}$	$T_d$
Ziegler-Nichols	$1.2*\frac{\tau}{L}$	2*L	0.5 * L
Cohen Coon	$\frac{\tau}{L*(\frac{4}{3}+\frac{R}{4})}$	$L * (\frac{32 + 6 * R}{13 + 8 * R})$	$\frac{4}{13 + 8 * R}$

Após realizada a sintonia do controlador, este é adicionado ao sistema através da equação (7).

$$G_c(s) = K_p + \frac{K_i}{s} + K_d s \tag{7}$$

### 1.3 Método de Discretização de Tustin

Como um método de discretização o método de Tustin tem como objetivo transformar uma função de tempo contínuo para um sistema de tempo discreto utilizando uma aproximação baseada na série de Taylor. Logo, obtemos uma G(z) a partir de uma G(s)aplicando a 8 à variável s.

$$s = \frac{2}{T} \frac{(1 - z^{-1})}{(1 + z^{-1})} \tag{8}$$

#### 1.4 Cálculo dos erros

Foi aplicado o cálculo dos seguintes erros para a resposta controlada pelos controladores PID contínuos sintonizados por ZN e CC: Absoluto, Absoluto Temporal, Quadrático e Quadrático Temporal, onde respectivamente são obtidos pelas equações (9), (10), (11) e (12).

$$\sum_{n=0}^{TF} |ref - Y(hT)| \tag{9}$$

$$\sum_{n=0}^{TF} |ref - Y(hT)| * hT$$

$$\tag{10}$$

$$\sum_{n=0}^{TF} |ref - Y(hT)|^2 \tag{11}$$

$$\sum_{n=0}^{TF} (|ref - Y(hT)| * hT)^2$$
 (12)

Os métodos de cálculo dos erros apresentados foram aplicados na resposta controlada com o objetivo de comparar quantativamente qual método de sintonia resultou em um controlador mais eficiente para a planta do estudo de caso.

## 2 Objetivo

Os objetivos gerais deste experimento podem ser divididos nos tópicos a seguir:

- Obtenção da função de transferência de um sistema de modelagem desconhecida utilizando o método de Smith supracitado a partir da resposta do sistema em malha aberta.
- Projeto da sintonia de um controlador PID para o sistema utilizando os métodos de Ziegler-Nichols e Cohen-Coon para comparação.
- Discretização de ambos os controladores sintonizados para dois valores de tempo de amostragem diferentes para comparação.

## 3 Desenvolvimento

## 3.1 Identificação do sistema

A priori, foi utilizado o método de Smith aplicado na curva de reação da planta que é obtida através do diagrama representado na figura 2. Obtendo a G(s) de primeiro grau aproximada que representa o comportamento do sistema de malha aberta respectivo a G(s) definida em (13).

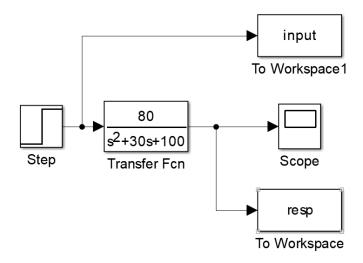


Figura 2: Diagrama de blocos para obtenção da curva de reação da planta utilizando a G(s) real

$$G(s) = \frac{80}{s^2 + 30s + 100} \tag{13}$$

Utilizando as equações (2), (3) e (4), foram obtidos os valores  $\tau = 0.8850$ , L = -0.1270e K=0.6664 respectivamente. Dessa forma, a G(s) obtida através do método de Smith para o sistema definido em (13) é apresentada em (14).

$$G(s) = \frac{0.6664}{0.8835s + 1}e^{-0.1265} \tag{14}$$

#### 3.2 Sintonia dos controladores PID

Utilizando as equações apresentadas na Tabela 1 respectivas aos métodos de sintonia e a equação (7), foram calculadas as constantes  $K_p$ ,  $K_i$  e  $K_d$  para que fossem definidas as funções de transferência que representam os controladores PID contínuos calculados a partir dos métodos de Ziegler-Nichols (15) e de Cohen-Coon (16).

$$G_c(s) = 8.4478 + \frac{33.6566}{s} + 0.5301s$$
 (15)  
 $G_c(s) = 5.1429 + \frac{17.6335}{s} + 1.4552s$  (16)

$$G_c(s) = 5.1429 + \frac{17.6335}{s} + 1.4552s$$
 (16)

### 3.3 Discretização dos controladores PID

Após definidas as funções de transferência dos controladores PID contínuos de (15) e (16), foi aplicado, em ambas, o método de discretização de Tustin (Trapezoidal) para duas frequências de amostragem diferentes, onde foram obtidas (17) e (18) utilizando o método de Ziegler-Nichols para T=0.1s e T=0.001s respectivamente, e (19) e (20) utilizando o método de Cohen-Coon para T=0.1s e T=0.001s respectivamente.

$$G_c(z) = \frac{10.4z^2 - 7.295z + 0.2651}{z^2 - z}$$

$$G_c(z) = \frac{8.989z^2 - 17.78z + 8.789}{z^2 - 1.98z + 0.9802}$$

$$G_c(z) = \frac{6.752z^2 - 5.716z + 0.7276}{z^2 - z}$$

$$G_c(z) = \frac{6.593z^2 - 13.07z + 6.473}{z^2 - 1.98z + 0.9802}$$

$$(19)$$

$$G_c(z) = \frac{8.989z^2 - 17.78z + 8.789}{z^2 - 1.98z + 0.9802}$$
(18)

$$G_c(z) = \frac{6.752z^2 - 5.716z + 0.7276}{z^2 - z} \tag{19}$$

$$G_c(z) = \frac{6.593z^2 - 13.07z + 6.473}{z^2 - 1.98z + 0.9802}$$
 (20)

### Resultados e discussões 4

Os resultados apresentados nesta seção foram obtidos utilizando o software Matlab em conjunto com o Simulink.

#### 4.1 Sistema real versus sistema aproximado pelo método de Smith

As respostas em malha fechada das funções de transferência original definida em (13) e aproximada (14) são apresentadas na figura 3. Para obtenção da resposta ao degrau unitário aplicado a G(s) Real e aplicado a G(s) aproximada pelo método de Smith foram utilizados os diagramas de blocos representados nas figuras 2 e 4 respectivamente.

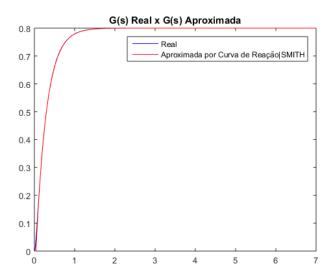


Figura 3: Respostas em malha fechada das funções de transferência original e aproximada

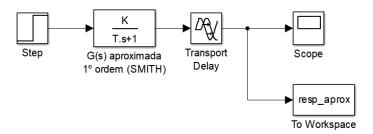


Figura 4: Diagrama de blocos para obtenção da curva de reação da planta utilizando a G(s) aproximada para fins de comparação com a curva de reação obtida com a G(s) real

Observando ambas as respostas, conluí-se que a aproximação da função de transferência pelo método de *Smith* é satisfatória por se apresentar de maneira similar à original.

# 4.2 Comparação entre os métodos de sintonia para um controlador PID contínuo

As respostas em malha fechada obtidas após a inserção de um controlador PID contínuo foram obtidas através do diagrama de blocos representado na figura 5 e são apresentadas na figura 6, comparando os dois métodos de sintonia utilizados.

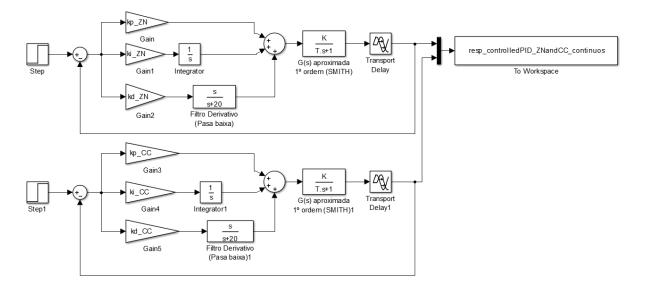


Figura 5: Diagrama de bloco do sistema em malha fechada com controlador PID contínuo



Figura 6: Resposta do sistema em malha fechada com controlador PID contínuo comparando ambos os métodos de sintonia

Ambos os métodos de sintonia foram capazes de controlar o sistema e fazê-lo seguir a referência (igual a 1). É importante salientar que, para esta aplicação, o método de Cohen-Coon apresentou uma resposta mais satisfatória do que o método de Ziegler-Nichols, tendo em vista que seu valor sobressinal e seu tempo de assentamento foram menores.

# 4.3 Comparação quantitativa entre os métodos de sintonia para um controlador PID contínuo através do cálculo dos erros

Utilizando as equações apresentadas em (9), (10), (11) e (12), foram calculados os respectivos erros para a resposta controlada pelo PID contínuo sintonizado pelos métodos Ziegler-Nichols e Cohen-Coon. A figura 7 apresenta os resultados do erro absoluto, erro absoluto ponderado pelo tempo, erro quadrático e erro quadrático ponderado pelo tempo.

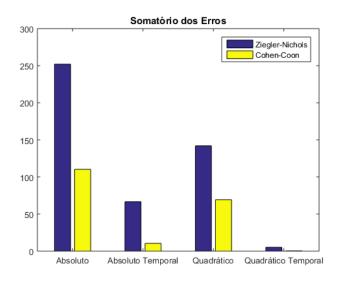


Figura 7: Erros medidos na resposta controlada pelos controladores PID contínuos sintonizados por ZN e CC

Como é possível observar, os erros apresentados pelo método de Cohen-Coon foram menores do que os apresentados pelo método de Ziegler-Nichols, reafirmando a resposta mais satisfatória obtida através do primeiro.

# 4.4 Comparação entre os métodos de sintonia para um controlador PID discreto

As respostas em malha fechada obtidas após a discretização dos controladores PID apresentados na seção 4.2 foram implementadas através do diagrama de blocos representado na figura 8 para T=0.1s e T=0.001s e as respostas controladas pelos controladores discretizados com os respectivos períodos citados são apresentadas nas figuras 9 e 10 respectivamente.

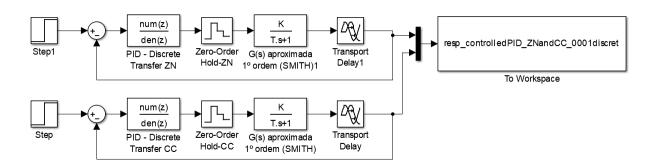


Figura 8: Diagrama de bloco do sistema em malha fechada com controlador PID discreto para T=0.1s e T=0.001s. (OBS: É necessário verificar se o passo de simulação é menor que o período utilizado na discretização.)

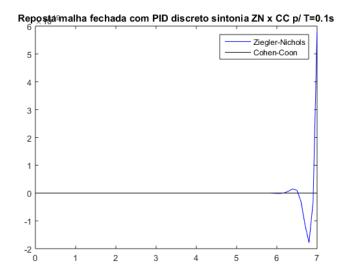


Figura 9: Resposta do sistema em malha fechada com controlador PID discreto para T=0.1s comparando ambos os métodos de sintonia

Como podemos observar na figura 9 o controlador PID discreto com T=0,1s não foi capaz de controlar o sistema com nenhum dos métodos de sintonia. A resposta obtida

pelo sistema com este controlador é, no mínimo, inusitada, tendo em vista que por ambos os métodos de sintonia a resposta foi igual a zero durante todo tempo amostrado para o método de Cohen-Coon e para o método de Ziegler-Nichols até um pouco mais de 6 seg e posteriormente oscilando q quase -2 e subindo expoencialmente (para uma referência igual a 1).

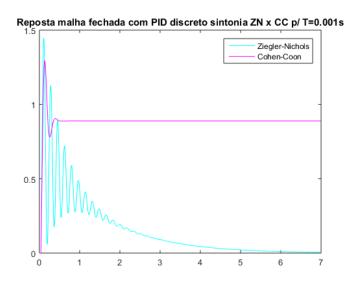


Figura 10: Resposta do sistema em malha fechada com controlador PID discreto para T=0.001s comparando ambos os métodos de sintonia

Assim como ocorreu para o controlador PID contínuo, o método de Cohen-Coon apresentou resultado mais satisfatório do que o método de Ziegler-Nichols, tendo em vista que o segundo não foi capaz nem mesmo de controlar o sistema, enquanto o primeiro foi capaz de estabilizar em menos de 1 segundo.