Universidade Federal de Minas Gerais - Departamento de Engenharia Eletrônica

ELT062 - OFICINA DE SIMULAÇÃO ANALÓGICA E DIGITAL EM CONTROLE

TUTORIAL 7

Instrutor: Alexandre R. Mesquita

PARTE 1

Nas aulas anteriores aprendemos como podemos aproximar o comportamento de um sistema em torno de um ponto de operação pelo comportamento de um sistema linear. Uma das vantagens de se trabalhar com sistemas lineares é que conhecemos soluções analíticas para EDOs lineares independentemente de sua dimensão. Outra vantagem é que podemos usar métodos de transformadas para estudá-los.

Anteriormente, consideramos o sistema que consiste num pêndulo rígido com ângulo $\theta(t)$ sujeito a um torque $\tau(t)$ em sua base:

$$m l^2 \ddot{\theta} + b\dot{\theta} + g l \text{ sen } \theta = \tau(t) \ .$$

A linearização desse sistema em torno do ponto de operação $(\bar{\theta}, \bar{\tau} = g l \text{ sen } \bar{\theta})$ resultou na seguinte função de transferência

$$G(s) = \frac{\Theta(s)}{T(s)} = \frac{1}{m l^2 s^2 + bs + g l \cos\bar{\theta}} \ .$$

Assumimos que o torque é aplicado ao sistema através de um motor DC com função de transferência entre a tensão de campo $V(s)$ e o torque $T(s)$ dada por:

$$F(s) = \frac{T(s)}{V(s)} = \frac{L}{s+L} \ ,$$

onde $L > 0$ é uma constante. Aqui podemos observar uma das utilidades do conceito de função de transferência. Se quisermos avaliar o efeito da tensão V sobre a variação do ângulo Θ, basta multiplicarmos as duas funções de transferência:

$$H(s) = \frac{\Theta(s)}{V(s)} = G(s)F(s) = \frac{L}{(s+L)(m l^2 s^2 + bs + g l \cos\bar{\theta})} \ .$$

Queremos simular o sistema acima, obtendo a resposta $\theta(t)$ em função da entrada de tensão $v(t)$. Crie um script com nome `tut7a.m`. Iniciamos definindo os parâmetros do sistema:

```
clear
close all
clc

m=0.1;
l=0.5;
g=9.8;
b=0.01;
thetabar=45/180*pi;
```

Em seguida, usamos o comando `tf` para criar objetos do tipo função de transferência para F e G. Damos uma pausa após a execução do comando para visualizarmos seu resultado.

```
G=tf([1],[m*l^2 b g*l*cos(thetabar)])
F=tf([100],[1 100])
pause
```

Note como uma função de transferência racional é definida a partir dos coeficientes de seu numerador e de seu denominador.

Para gerarmos H, usamos o comando conv. Se pol1 e pol2 são vetores com os coeficientes de dois polinômios, então o produto desses polinômios terá coeficientes dados por conv(pol1,pol2).

```
numH=conv(G.num{1},F.num{1});
denH=conv(G.den{1},F.den{1});
H=tf(numH,denH)
pause
```

Note que G.num{1} denota o numerador do primeiro elemento de G (neste caso G possui apenas um elemento).

Para visualizar os pólos e zeros da função de transferência H, usamos o comando zpk.

```
zpk(H)
pause
```

Usamos o comando residue

```
[Residuos,Polos,GanhoDireto]=residue(H.num{1},H.den{1})
```

para decompor H em frações parciais de forma que

$$H(s) = \frac{r_1}{s-p_1} + \frac{r_2}{s-p_2} + \frac{r_2^*}{s-p_2^*}$$

Essa decomposição nos permite obter a transformada inversa de forma explícita:

$$h(t) = [r_1 e^{p_1 t} + e^{\mathrm{Re}[p_2]t}(|r_2|\cos(\mathrm{Im}[p_2]t + \angle r_2))]\mathrm{degrau}(t)$$

Podemos com isso escrever uma expressão simbólica no Matlab para representar $h(t)$:

```
syms t
h=Residuos(1)*exp(Polos(1)*t)*heaviside(t)+...
    2*(real(Residuos(2))*cos(imag(Polos(2))*t)...
-imag(Residuos(2))*sin(imag(Polos(2))*t))...
*exp(real(Polos(2))*t)*heaviside(t);
pretty(h)
pause
```

Usamos o comando ezplot para plotar essa solução. Em seguida, comparamos o resultado com o daquele dado pelo comando impulse, que calcula e plota diretamente a resposta a impulso do sistema dado.

```
ezplot(h)
hold on
impulse(H,'r')
xlabel('tempo')
ylabel('\theta(t)')
title('Resposta a impulso')
pause
```

Em seguida, usamos o comando step para gerar e plotar a resposta a entrada degrau do sistema H.

```
figure
step(H)
xlabel('tempo')
ylabel('\theta(t)')
title('Resposta a degrau')
pause
```

Por fim, podemos usar o comando lsim para gerar a resposta de H para uma entrada arbitrária.

```
tempo=0:0.2:30;
u=0.1*cos(tempo);

figure
lsim(H,u,tempo)
legend('\theta')
```

Note que também poderíamos escrever y=step(H) para salvar a resposta a impulso obtida no vetor y. O mesmo vale para impulse e lsim. Quando uma variável de saída não é determinada, essas funções plotam a resposta obtida.

Execute o arquivo e observe os resultados obtidos em cada pausa.

PARTE 2

Em seguida, obteremos o mesmo tipo de resposta acima para um sistema a tempo discreto. Nosso sistema é descrito pelas equações:

$$x[k+1] = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} x[k] + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1[k] \\ u_2[k] \end{bmatrix}$$

Esse sistema pode ser usado para representar o movimento de uma aeronave em uma dimensão, estando ela sujeita a aceleração $u_2[k]$ e a ventos de velocidade $u_1[k]$. Aqui x_1 e x_2 representam a posição e a aceleração da aeronave respectivamente.

Crie um script tut7b.m para simular este sistema. Iniciamos definido o sistema usando o comando ss.

```
clear
close all
clc

A=[1 1; 0 1];
B=[1 0; 0 1];
C=[1 0; 0 1];
D=0;

H=ss(A,B,C,D,1)
pause
```

Lembre que ss pode ser usado para definir sistemas com estado x, entrada u e saída y dados na forma:

$$x[k+1] = Ax[k] + Bu[k]$$
$$y[k] = Cx[k] + Du[k] \ .$$

Como estamos definindo um sistema a tempo discreto, o último argumento de ss é o período de amostragem (aqui igual a 1).

Podemos converter o sistema da forma acima para a forma de função de transferência usando o comando tf. Como o sistema possui duas saídas e duas entradas, obteremos uma matriz 2x2 que associa uma função de transferência a cada par de entrada e saída.

```
H=tf(H)
pause
```

Queremos focar nossa atenção apenas na influência da aceleração u_2 sobre a posição x_1 da aeronave. Para isso, isolaremos o elemento da matriz que corresponde ao mencionado par de entrada e saída:

```
H=H(1,2)
pause
```

Conforme feito anteriormente, podemos usar o comando zpk para visualizar os pólos e zeros dessa função de transferência:

```
zpk(H)
pause
```

Usando residue, obtemos a decomposição em frações parciais e a resposta a impulso de forma explícita:

```
[Residuos,Polos,GanhoDireto]=residue(H.num{1},H.den{1})
syms k
h=Residuos(1)*Polos(1)^(k-1)*heaviside(k-1)+...
    Residuos(2)*Polos(2)^(k-1)*(k-1)*heaviside(k-1);
pretty(h)
pause
```

Note que dessa vez obtivemos pólos com multiplicidade 2, o que resulta numa decomposição na forma:

$$H(z) = \frac{r_1}{z-p_1} + \frac{r_2}{(z-p_1)^2}$$

Em seguida plotamos as respostas do sistema para entradas do tipo impulso, degrau e senóide.

```
ezplot(h,[0 20])
hold on
impulse(H,'r',20)
xlabel('tempo')
ylabel('\theta(t)')
title('Resposta a impulso')


figure
step(H)
xlabel('tempo')
```

```
ylabel('\theta(t)')
title('Resposta a degrau')

tempo=0:1:30;
u=0.1*cos(tempo);
figure
lsim(H,u,tempo)
legend('\theta')
```

Execute o arquivo e observe os resultados obtidos.