

PROCESSAMENTO DIGITAL DE SINAIS

PRÁTICA

EQUAÇÕES DE DIFERENÇAS & CONVOLUÇÃO

Apresentação

As *Equações de Diferenças* são usadas para descrever o comportamento dinâmico de sistemas lineares invariantes no tempo discreto (SLITD). Quando possuem coeficientes constantes, essas equações são denominadas *Equações de Diferenças Lineares com Coeficientes Constantes* (EDLCC's).

Neste experimento vamos estudar a definição, as características e formas de solucionar a EDLCC de um SLITD.

Fundamentação Teórica

A forma geral de uma EDLCC para um SLITD com sinais de saída $y[n]$ e de entrada $x[n]$ é:

$$y[n] = \sum_{k=0}^M b_k \cdot x[n-k] + \sum_{k=1}^N a_k \cdot y[n-k] \quad (1)$$

Outra forma usual para se calcular a saída $y[n]$ de um SLITD a partir da entrada $x[n]$ é a soma de convolução. Um SLITD que possua resposta impulsiva $h[n] = \alpha^n \cdot u[n]$ será descrito pela seguinte EDLCC, gerada a partir da definição da convolução:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \cdot x[n-k] = \sum_{k=0}^{\infty} \alpha^k \cdot x[n-k] \quad (2)$$

Do ponto de vista computacional a equação acima não é eficiente, e impraticável por se tratar de uma soma com infinitos termos. Em alguns casos é possível expressar a saída do SLITD em termos de *valores passados da própria saída*, e de valores *corrente e passados da entrada*. O SLITD descrito pela Equação (2) pode ser descrito também pela seguinte EDLCC:

$$y[n] = \alpha \cdot y[n-1] + x[n] \quad (3)$$

A Equação (3) calcula a saída $y[n]$ do SLITD para uma entrada arbitrária $x[n]$ com uma única soma, ao invés de infinitas somas, como sugerido pela Equação (2). As equações de diferenças necessitam de um conjunto de *condições iniciais* para serem resolvidas. Por exemplo, para uma entrada que se inicia no tempo $n = 0$, a solução da Equação (3) para o mesmo instante de tempo, $y[0]$, pode depender dos valores de $y[-1]$, $y[-2]$, ..., $y[-N]$. Quando as condições iniciais são todas nulas, diz-se que o sistema encontra-se inicialmente em repouso, em estado nulo, ou **relaxado**.

Para um SLITD descrito por uma EDLCC, a resposta impulsiva $h[n]$ pode ser obtida resolvendo-se a Equação (1) para a entrada $x[n] = \delta[n]$ e assumindo o SLITD em repouso.

Supondo um **sistema não recursivo**, $a_k = 0$ para $k = 1, 2, \dots, N$, a Equação (1) torna-se:

$$y[n] = h[n] = \sum_{k=0}^M b_k \delta[n-k]$$

Se a resposta impulsiva $h[n]$ for finita, então o **SLITD** é classificado como sendo do tipo **FIR** (*Finite Impulse Response*). Porém, se $a_k \neq 0$, a resposta impulsiva $h[n]$ será de duração infinita, e o **SLITD** será classificado como sendo do tipo **IIR** (*Infinite Impulse Response*).

Existem vários métodos de resolução de uma EDLCC, para uma determinada entrada $x[n]$ e condições iniciais:

1. Iterativo:

Baseia-se na construção de uma tabela de valores da *entrada* e da *saída*, a partir da avaliação da EDLCC para cada tempo n . Essa abordagem é indicada quando se deseja calcular poucos valores da saída (método essencialmente computacional).

2. Clássico:

Resolução de equações diferenciais (usando autofunções como possíveis soluções da equação), que consiste em obter a solução homogênea¹ e a solução particular² (método analítico).

3. Transformada-Z:

Aplicação da Transformada-Z Direta à EDLCC, para obter uma equação algébrica de fácil solução. Em seguida, após a obtenção da solução, aplica-se a Transformada-Z Inversa para obter a resposta no domínio do tempo.

¹ Gerada pelas condições iniciais do sistema.

² Gerada pelo estímulo externo (entrada) aplicado ao sistema relaxado.

Procedimentos Práticos

1. Seja um SLITD **relaxado** (c.i.'s nulas) descrito por sua EDLCC de segunda ordem:

$$y[n] + 0,6 y[n-2] = 0,3 x[n] + 0,5 x[n-1] + 0,3 x[n-2]$$

Desenvolva um script para calcular e traçar a resposta do SLITD às seguintes entradas, usando o método iterativo para solucionar a EDLCC:

- | | | |
|--------------------------|-------------------------|-----------------------|
| a) Impulso unitário, | $x[n] = \delta[n]$ | } $-5 \leq n \leq 15$ |
| b) Degrau unitário, | $x[n] = u[n]$ | |
| c) Exponencial discreta, | $x[n] = 3.(0,4)^n u[n]$ | |

Solução em Python para o item (a):

```
from numpy import arange, zeros
from pylab import stem, title, xlabel, ylabel, subplot, grid, ylim
n = arange(-5,16)          # base de tempo
N = 2                      # ordem do SLITD: max_atraso(x,y)
imo = 5                    # índice da origem dos tempos
xa = zeros(len(n)); xa[imo] = 1 # entrada a) impulso unitário
ya = zeros(len(n))         # condições iniciais nulas
print ' n   y[n]'
for it in n[N:]:
    m = it + imo
    ya[m] = -0.6*ya[m-2] + 0.3*xa[m] + 0.5*xa[m-1] + 0.3*xa[m-2] # EDLCC
    print '%2d %7.5f' % (it,ya[m])
subplot(211); stem(n,xa); title('Entrada - $\delta[n]$')
grid('on'); ylabel('Amplitude'); ylim(-0.5,1.5)
subplot(212); stem(n,ya); title('Resposta ao Impulso - $h[n]$')
grid('on'); xlabel('n'); ylabel('Amplitude')
```

Solução em Python para o item (b):

```
from numpy import arange, zeros
from pylab import stem, title, xlabel, ylabel, subplot, grid, ylim
n = arange(-5,16)          # base de tempo
N = 2                      # ordem do SLITD: max_atraso(x,y)
imo = 5                    # índice da origem dos tempos
xb = zeros(len(n)); xb[imo:] = 1 # entrada b) degrau unitário
yb = zeros(len(n))         # condições iniciais nulas
print ' n   y[n]'
for it in n[N:]:
    m = it + imo
    yb[m] = -0.6*yb[m-2] + 0.3*xb[m] + 0.5*xb[m-1] + 0.3*xb[m-2] # EDLCC
    print '%2d %7.5f' % (it,yb[m])
subplot(211); stem(n,xb); title('Entrada - $u[n]$'); grid('on')
ylabel('Amplitude'); ylim(-0.5,1.5)
subplot(212); stem(n,yb); title('Resposta ao Degrau - $s[n]$')
grid('on'); xlabel('n'); ylabel('Amplitude')
```

Solução em Python para o item (c):

```
from numpy import arange, zeros
from matplotlib.pyplot import stem, title, xlabel, ylabel, subplot, grid,
ylim
n = arange(-5,16)                # base de tempo
N = 2                            # ordem do SLITD: max_atraso(x,y)
imo = 5                          # índice da origem dos tempos
xc = zeros(len(n))
xc = 3*(0.4**n) * (n >= 0)        # entrada c) exponencial direita
yc = zeros(len(n))              # condições iniciais nulas
print ' n   y[n]'
for it in n[N:]:
    m = it + imo
    yc[m] = -0.6*yc[m-2] + 0.3*xc[m] + 0.5*xc[m-1] + 0.3*xc[m-2] # EDLCC
    print '%2d %7.5f' % (it,yc[m])
subplot(211); stem(n,xc); title(r'Entrada - $3\times(0,4^n)u[n]$');
grid('on'); ylabel('Amplitude'); ylim(-0.5,3.5)
subplot(212); stem(n,yc); title(u'Resposta à Exponencial Direita');
grid('on'); xlabel('n'); ylabel('Amplitude')
```

2. Implemente o sistema do item anterior usando a função de filtragem (`filter` no *Matlab* ou `lfilter` do pacote *scipy.signal* da Ling. *Python*) e calcule novamente as saídas do sistema para as entradas sugeridas.

y,zf = lfilter(b, a, x, axis=-1, zi=None)

*Filtra uma sequência de dados 'x' usando um filtro digital definido pelos coeficientes 'b' e 'a'. Isto vale para muitos tipos de dados fundamentais (incluindo o tipo **Object**). O filtro é uma implementação da equação de diferenças padrão na forma transposta II.*

$$a[0]*y[n]=b[0]*x[n]+b[1]*x[n-1]+..+b[M-1]*x[n-(M-1)]-a[1]*y[n-1]-...-a[N-1]*y[n-(N-1)]$$

Parâmetros:

- b* vetor 1D com os coeficientes que multiplicam a sequência de entrada
- a* vetor 1D com os coeficientes que multiplicam a sequência de saída. Se '*a*[0]' não for 1, então '*a*' e '*b*' serão normalizados por '*a*[0]'.
Se '*a*[0]' não for 1, então '*a*' e '*b*' serão normalizados por '*a*[0]'.
- x* vetor N-dimensional com o sinal de entrada.
- axis* valor do tipo **int** que indica o eixo dos dados de entrada ao longo do qual será aplicado o filtro linear.
- zi* vetor opcional contendo as condições iniciais para os atrasos do filtro. Ele é um vetor de comprimento ' $\max(\text{len}(a), \text{len}(b))-1$ '. Se '*zi*' for **None** ou não for dado então o sistema será considerado em repouso. Veja '`lfiltic`' para mais informações sobre condições iniciais.

Retorno

- y* vetor com a saída do filtro digital
- zf* vetor opcional.

Se 'zi' for **None**, este vetor não é retornado, caso contrário, 'zf' conterá os valores finais do atraso do filtro.

3. Calcule $h[n]$ analiticamente para o SLITD descrito pela equação de diferenças dada no item 1, e trace o gráfico de hastes (`stem`) desse sinal para $0 \leq n \leq 127$.
4. Crie um trem de impulsos centrado na origem com largura de 7 amostras com período de 128 amostras (considere $-63 \leq n \leq 64$). Esboce a resposta do SLITD do item 1 para o sinal trem de impulsos criado nesse item, usando as funções convolução e filtragem.
5. Determine as saídas do SLITD do item 1 para os sinais de entrada $x_1[n] = \cos(0,1\pi.n)$ e $x_2[n] = \cos(0,9\pi.n)$, para $0 \leq n \leq 127$. Explique as respostas observadas relacionando amplitudes e frequências.

Questões

1. Seja um SLITD somador, causal, em repouso (no domínio do tempo contínuo seria um *integrador*) – um sistema cuja saída no instante n , $y[n]$, é a soma da entrada $x[n]$ até o instante n (inclusive). Determine a função de transferência e a resposta ao impulso desse SLITD. Classifique também o sistema quanto ao tipo da resposta ao impulso.

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$$

2. Compare as respostas obtidas no item 5 dos procedimentos práticos com aquelas obtidas com o sistema em repouso descrito pela seguinte *função de transferência*, quando submetido às mesmas entradas.

$$H(z) = \frac{z}{(z-1)(z-1/2)}, \quad |z| > 1$$

Apêndice

Coeficientes e Denominação dos Filtros

A denominação dos filtros indicam a existência dos coeficientes $b(i)$'s e $a(i)$'s presentes na EDLCC (Equação 1) ou na Função de Transferência:

- Quando $N = 0$ (isto é, a é um escalar), o filtro é dito ser de *Finite Impulse Response* (FIR), e é chamado de filtro *all-zero* (só zeros), ou filtro não recursivo, ou filtro de média móvel (*Moving Average* - MA).

- Quando $M = 0$ (isto é, b é um escalar), o filtro é dito ser de *Infinite Impulse Response* (IIR), e é chamado de filtro *all-pole* (só polos), ou filtro recursivo, ou filtro auto-regressivo (*Auto-Regressive* - AR).
- Se ambos N e M são maiores que zero, o filtro é dito ser de IIR, e é conhecido por filtro pole-zero, ou filtro recursivo, ou filtro de média móvel auto-regressivo (ARMA).

As abreviações AR, MA, e ARMA são usuais com filtros de processos estocásticos.

Função de Transferência

A função de transferência é a razão entre as transformadas (Laplace ou Z) da saída pela entrada de um sistema linear invariante no tempo. É uma representação básica de um filtro digital no domínio z , expressando o filtro como uma razão de dois polinômios em z . Ela é o principal modelo de representação de SLITDs (Equação 4).

Filtros e Funções de Transferência

Em geral, a Transformada-Z da saída $y[n]$ de um filtro digital, $Y(z)$, e pode ser relacionada à Transformada-Z da entrada $x[n]$, $X(z)$, transformando-se para z a Equação (1):

$$Y(z) = H(z)X(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_M z^{-M}}{a_1 + a_2 z^{-1} + \dots + a_N z^{-N}} X(z)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_M z^{-M}}{a_1 + a_2 z^{-1} + \dots + a_N z^{-N}} \quad (4)$$

onde $H(z)$ é a função de transferência (função rede, função sistema) do filtro. As constantes b_k 's e a_k 's são os coeficientes do filtro e a ordem do filtro é o maior valor entre N e M . O Matlab armazena os coeficientes do numerador e do denominador em dois vetores linha.

Obs.: Os índices de vetores no Matlab são indexados a partir do índice 1, e no Python a partir de 0.

Matlab:

```
x = ...; % sinal de entrada ao SLIT
b = [b0 b1 ... bM]; % coef.s que multiplicam as entradas
a = [a0 a1 ... aN]; % coef.s que multiplicam as saídas
y = filter(b,a,x); % filtragem (saída do SLIT)
```

Python:

```
import numpy as np
import scipy.signal as ss
x = ...; # sinal de entrada ao SLIT
b = np.array([b0, b1, ..., bM]) # coef.s que multiplicam as entradas
a = np.array([a0, a1, ..., aN]) # coef.s que multiplicam as saídas
y = ss.filtfilt(b,a,x) # filtragem (saída do SLIT)
```