

Processamento Digital de Sinal – 2019/2020

Trabalho Prático n.1

Áudio, Filtragem e DFT

Pedro Ribeiro

2013136821

Pedro Silva

2011149228

O documento sobre imagem da UC obriga aos novos símbolos.

Ver:

<https://www.uc.pt/identidadevisual/>

Falta a indicação do
nº de grupo, mesmo
que esteja no nome
do documento.

1 Introdução

Neste trabalho laboratorial, pretendemos fazer uma introdução a processamento digital de sinais, neste caso, um sinal de áudio usando o Matlab como ferramenta de análise e de trabalho. Neste trabalho faremos:

- Uma filtragem de sinal áudio com filtros de 1ª ordem passa-alto em forma directa I e II.
- Calcular e estudar a DFT (*Discrete Fourier Transform*) do sinal áudio.
- Estudar o conteúdo espectral do sinal recorrendo a um sonograma do mesmo.

só II.

2 Filtragem passa-alto

Pretendemos estudar o sinal de áudio, amostrado a uma frequência de amostragem de 16Khz, do ficheiro 'pcmtest_10Hz.wav', disponibilizado na plataforma InforEstudante. Recorrendo ao Matlab, traçamos o sinal obtendo Sinal de áudio:

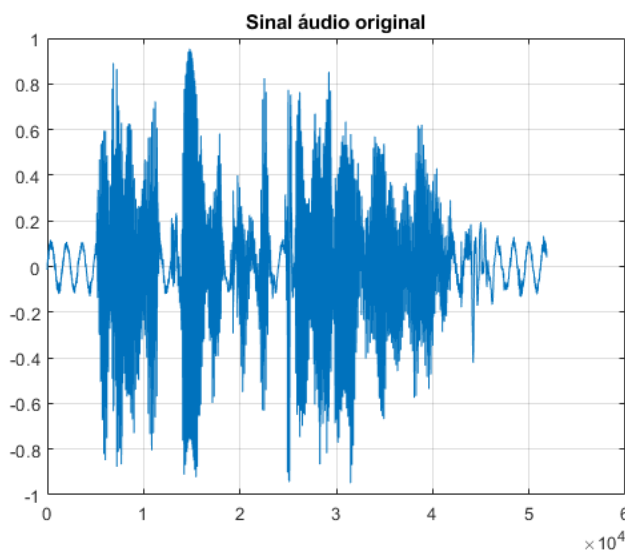


Figure 1: Sinal de áudio

Por inspecção visual do sinal, reparamos na existência duma componente de baixa frequência, de 10 Hz, no sinal. Como próximo passo, vamos filtrar este sinal com um filtro $H(z)$ de primeira ordem, passa-alto, $f_c = 250\text{Hz}$ (frequência de corte), com ganho unitário em $\omega = \pi$.

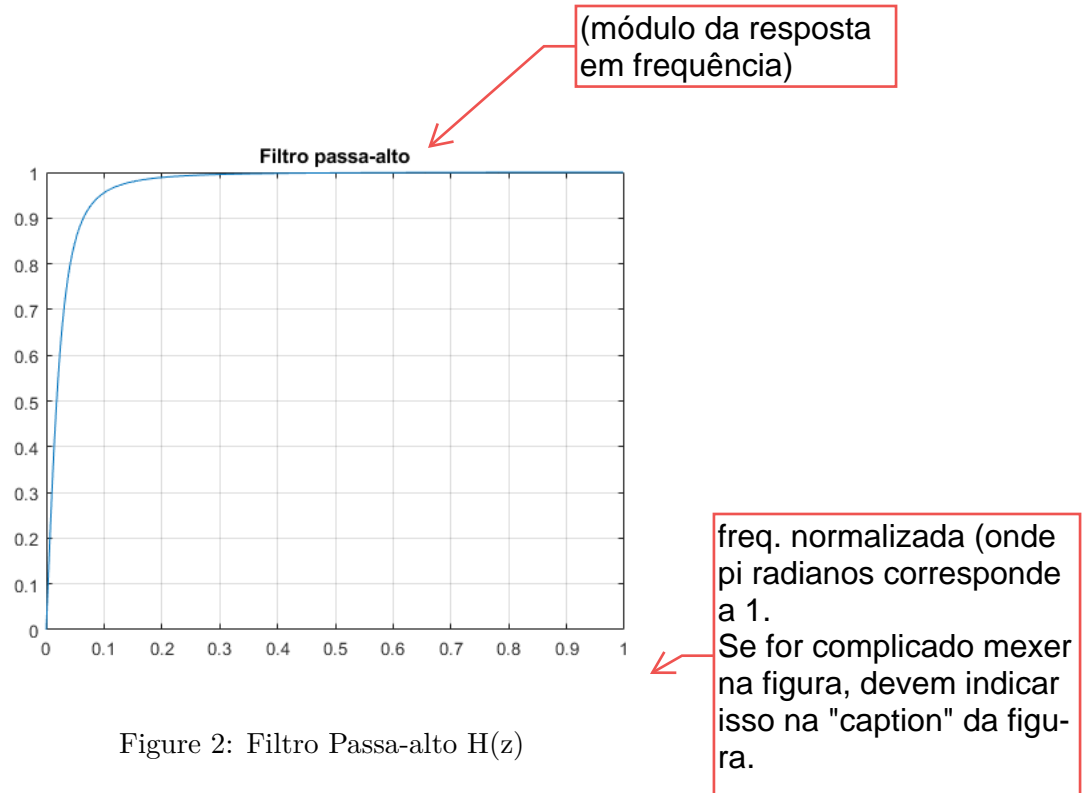
$$H(z) = g \frac{1 - z^{-1}}{1 - az^{-1}}$$

onde $a = e^{-2\pi \frac{f_c}{f_s}}$ e $g = \frac{1+a}{2}$.

O filtro $H(z)$ tem um ganho em DC ($\omega = 0$) nulo e o valor -1 em $\omega = \pi$.

$$\begin{aligned} H(e^{j\omega}) &= g \frac{1 - e^{j\omega}}{1 - ae^{j\omega}} \Leftrightarrow H(e^{j0}) = g \frac{1 - 1}{1 - a} = 0 \\ \Leftrightarrow H(e^{j\pi}) &= g \frac{1 + 1}{1 + a} = g \frac{2}{1 + a} = -1 \end{aligned}$$

+1



Após a filtragem do sinal com $H(z)$, usando o comando `filter` do Matlab, obtemos o sinal descrito em Sinal filtrado.

É possível observar que a componente de 10Hz do sinal áudio foi atenuada e pode ser desprezada mas não foi totalmente eliminada.

3 Filtro forma directa II

Vamos agora filtrar o sinal com a forma directa II de $H(z)$, descrito pelo diagrama Diagrama do filtro $H(z)$ em forma directa II. Este diagrama pode ser descrito por duas equações:

O que é? Onde está?

$$w[n] = x[n] + a \cdot w[n - 1]$$

$$y[n] = g \cdot (w[n] - w[n - 1])$$

Este filtro é implementado pelo seguinte bloco de código em Matlab:

```
1 y2 = zeros(size(x));
2 w1 = 0; %%
3 for n = 1:Nx
4     w = x(n) + a * w1;
5     y2(n) = g * (w - w1);
6     w1 = w;
7 end
```

Para obter cada amostra na saída, isto é, para cada valor de y_2 , são necessárias duas operações de multiplicação e duas de adição. Típicamente uma operação de multiplicação demora mais ciclos de relógio do processador comparativamente a operações de adição, com um custo computacional típico de um ciclo de relógio. Assim, estimamos de grosso modo que a cada oito ciclos de relógio obtemos um valor de y_2 . Observando que y_2 tem 51840 valores, estimamos que foram necessários cerca de 414000 ciclos de relógio para a filtragem deste sinal, um custo computacional não desprezável.

Não será bem verdade (a questão da multiplicação mais rápida que a adição) mas o nº de ciclos depende do processador. Num DSP não é assim. Num caso como este, deverão indicar uma referência que suporte a afirmação (não deve ser uma mera opinião pessoal).

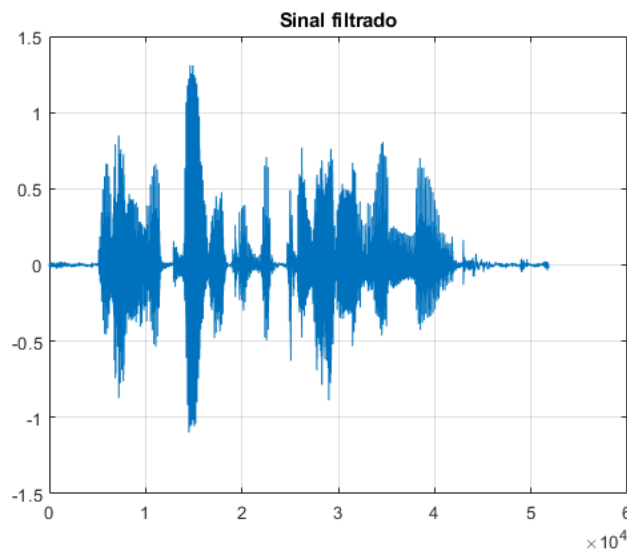
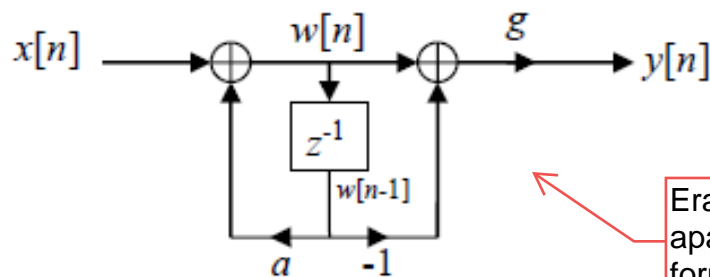


Figure 3: Sinal filtrado



Era mais claro se esta figura aparecesse quando indicam a forma directa II.

Figure 4: Diagrama do filtro $H(z)$ em forma directa II

Vamos agora fazer uma comparação do resultado final dos dois filtros, demonstrada na figura Comparação dos dois filtros implementados. De notar a ordem dos valores do eixo da cota deste gráfico: $1.5e^{-15}$. Como os cálculos estão a ser efectuados ~~num processador~~, existe um desvio devido às operações em vírgula flutuante. O Matlab descreve esta exactidão como $2.2204e^{-16}$. Portanto, os desvios entre o resultado dos dois filtros podem ser atribuídos à realidade das operações em vírgula flutuante efectuadas.

com precisão fixa

4 DFT

sim, os erros de arredondamento.

Vamos agora gerar um sinal sinusoidal simples com frequência de 1 KHz descrito, em tempo contínuo como $z(t)$:

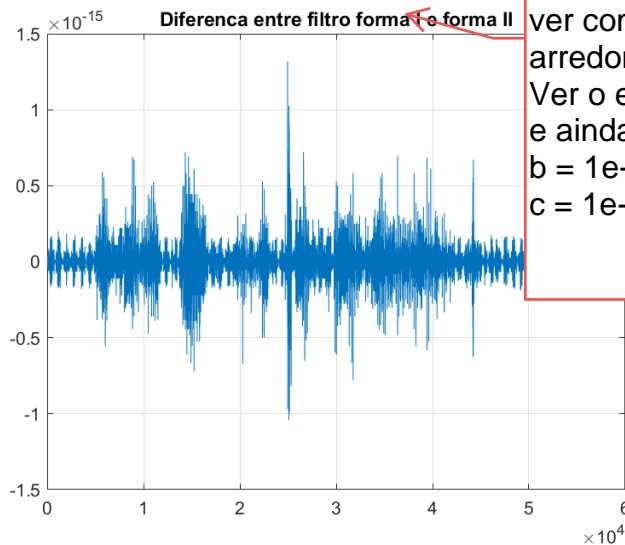
$$z(t) = 0.1 \sin(2\pi f_o t)$$

Em tempo discreto teremos:

$$z[n] = z(nT) = z\left(\frac{n}{f_s}\right)$$

Onde f_s é a frequência de amostragem do sinal, T o período do sinal indexando cada um das 51840 valores do sinal áudio.

Ok. Não está mal, embora se possa aprofundar a questão. O problema é a representação dos números ("double precision" na norma IEEE 754) com 52 bits de mantissa. A multiplicação de duas mantissas resulta em $52+52=104$ bits, mas tem de caber em 52 bits, por arredondamento. Ver "doc eps" e no fim "Floating-Point Numbers".



Não é. É a diferença entre a implementação de filtragem intrínseca do Matlab e da atual com o sistema na forma direta II. O Matlab usa forma direta II transposta, mas não é essa a questão: tem a ver com a precisão finita e erros de arredondamento. Ver o exemplo1: $e = 1 - 3*(4/3 - 1)$ e ainda (ordem das operações):
 $b = 1e-16 + 1 - 1e-16$
 $c = 1e-16 - 1e-16 + 1$

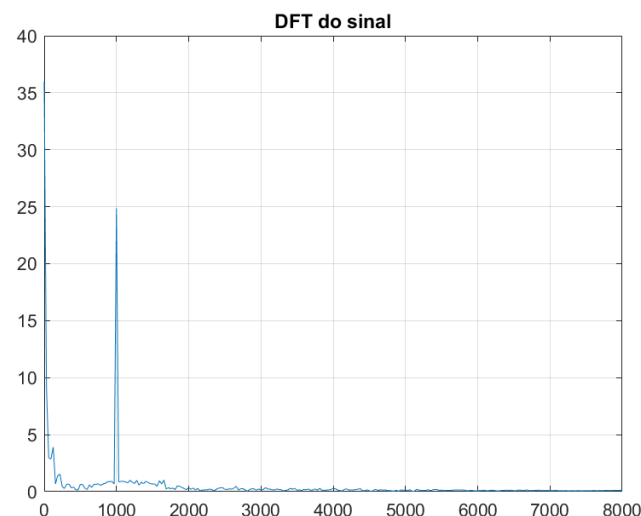
Figure 5: Comparação dos dois filtros implementados

A próxima operação a fazer é a soma dos dois sinais: o sinal disponibilizado no Inforestudante 'pcmtest_10Hz.wav' e este sinal por nós gerado. Por audição dos sinais, observamos que o sinal resultante é a sobreposição dos dois sinais.

Propomo-nos agora a calcular a DFT (*Discrete Fourier Transform*) das primeiras 500 amostras deste sinal resultante. Como sabemos que a frequência de amostragem $f_s = 16KHz$, não ~~nós~~ é interessante estudar o espectro deste sinal a frequências superiores a 8KHz, devido ao teorema da amostragem:

Nyquist-Shannon Sampling Theorem: If a function $x(t)$ contains no frequencies higher than B hertz, it is completely determined by giving its ordinates at a series of points spaced $\frac{1}{2B}$ seconds apart.

Aspas (inglês) e referência:
De onde vem a citação? Wikipédia?



nos? retirar?
não é possível!

kHz
(kapa é minúsculo)

Figure 6: DFT do sinal resultante da sobreposição de dois sinais

A figura DFT do sinal resultante da sobreposição de dois sinais demonstra a DFT do sinal. De notar que estudámos frequências até 8KHz (metade da frequência de amostragem $f_s = 16KHz$). Observamos a presença de um máximo absoluto à frequência de 1KHz, devido ao sinal sinusoidal por nós gerado e introduzido.

Agá é em maiúscula

5 Sonograma do sinal

Devido à variação temporal do sinal, o seu conteúdo espectral também varia. Para observarmos o espectro do sinal ao longo do tempo, podemos calcular DFTs a um ritmo constante por forma a obtermos o sinal a três dimensões: tempo, frequência e amplitude. Para observarmos estas três dimensões, recorreremos a um sonograma.

Para este propósito, consideraremos *frames* de 500 amostras e DFTs com $N_{FFT} = 512$ e usaremos o comando `fft` do Matlab para o cálculo da DFT recorrendo a um algoritmo de FFT (*Fast Fourier Transform*). As *frames* deverão avançar a cada 160 amostras ($f_s/100 = 160$). Calculando a DFT de cada *frame*, podemos implementar o sonograma do sinal.

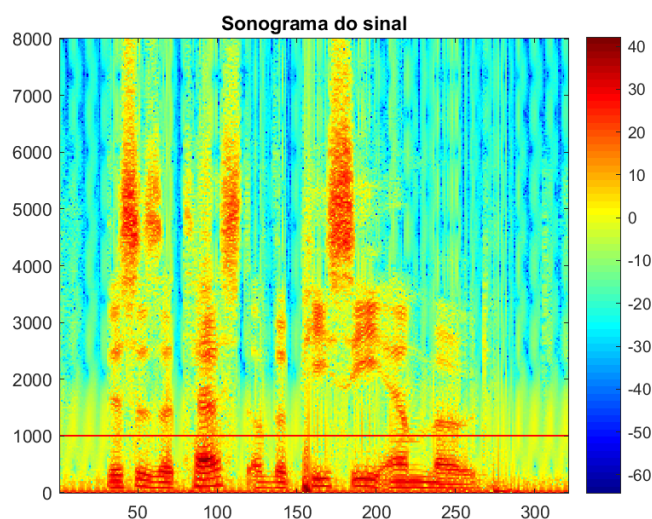


Figure 7: Sonograma de 'pcmtest_10Hz.wav' sobreposto com um tom sinusoidal com frequência de 1KHz

O S

Observando Sonograma de 'pcmtest_10Hz.wav' sobreposto com um tom sinusoidal com frequência de 1KHz, vemos uma linha horizontal vermelha à frequência de 1KHz, confirmando a presença do sinal sinusoidal por nós introduzido. Observamos também os tons associados às partes vozeadas e fricativas do locutor, representadas no sonograma como as manchas vermelhas a baixas frequências e a frequências de aproximadamente 5KHz, respectivamente.

Relatório está bom. Está cuidado de acordo com os requisitos pretendidos. A melhorar apenas a capa (eventualmente) e seguir as observações indicadas.

6 Código Matlab

```

1 %LAB 1 PDS:  uadio , Filtragem e DFT
2 close all; clc; clear; mkdir('Imagens'); delete Imagens/*.*
3 %Abrir e ler um ficheiro de uadio
4 [x,fs]=audioread('pcmtest_10Hz.wav'); % 1 sinal e freq. de amostragem.
5 % x: sinal normalizado (entre -1 e 1) numa coluna (mono) ou em 2 colunas (stereo)
6 %fs: frequencia de amostragem (n amostras por segundo)
7 Nc=size(x,2) %n mero de canais/colunas de x: 1=mono, 2=stereo.
8 Nx=size(x,1) %n mero de amostras/linhas de x (comprimento de x[n])
9 fig = figure
10 plot(0:Nx-1,x)%gráfico do sinal (linhas retas entre pontos. Verifique...
11 %soundsc(x,fs) % reproduz o sinal uadio frequencia de amostragem fs. Se
    variar a
12 title('Sinal uadio original')
13 grid on
14 % taxa de amostragem o sinal pode ficar demasiado agudo ou demasiado grave.
15 print(fig, '-dpng', 'Imagens/sinalaudiooriginal');
16 %Filtra o de um sinal com filtro passa-alto 1a ordem, fc = 250hz, gain =
17 %1, w = pi
18
19 fc=250; a=exp(-2*pi*fc/fs); g=(1+a)/2; % exp(-wc*n*T)=an (invar. impulsional)
20 num = g*[1,-1]; den = [1,-a]; % Polinômios numerador e denominador de H(z).
21 [H,w]=freqz(num,den); % H(exp(jw)) em 512 pontos, w=[0,pi]
22 fig = figure
23 plot(w/pi,abs(H)) % Plot do módulo em freq. normalizada (pi rad corresponde a 1).
24 title('Filtro passa-alto')
25 grid on
26 print(fig, '-dpng', 'Imagens/filtropassalto');
27 fig = figure
28 plot(w/pi*fs/2,abs(H)) % Plot em Hz (pois pi rad corresponde a fs/2 Hz).
29 title('Filtro passa-alto em Hz')
30 grid on
31 print(fig, '-dpng', 'Imagens/filtroemHz');
32 y1=filter(num,den,x);
33 fig = figure
34 plot(0:Nx-1,y1)%Verifique que a oscilação de baixa frequência desapareceu.
35 title('Sinal filtrado')
36 grid on
37 print(fig, '-dpng', 'Imagens/sinalfiltrado');
38 %Filtro com forma directa II
39 y2=zeros(size(x)); %espaço para saída y2[n]; mesmo formato da entrada
40 w1=0; %condição inicial nula.
41 for n=1:Nx
42     w=x(n)+a*w1;
43     y2(n)=g*(w-w1);
44     w1=w;
45 end
46
47 %vamos comparar y1 com y2
48 fig = figure;plot(y1-y2), title('Diferença entre filtro forma I e forma II'), grid
    on
49 print(fig, '-dpng', 'Imagens/comparacaodosfiltros');
50 %%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%
51 %Parte 2: DFT
52 z = 0.1 * sin(2*pi*1000/fs*(0:Nx-1)');
53
54 Nfft = 512;
55 k = (0:Nfft/2); %k: 257 índices de interesse da DFT. Y0(k+1) são os valores da
    DFT.52
56 f = k*fs/Nfft; %f: 257 frequências dos bins da DFT, desde f=0 at f=fs/2.

```

```

57 y = x + z;
58 Y0=fft(y(1:500),Nfft);
59 fig = figure
60 plot(f,abs(Y0(1:257)))
61 title('DFT do sinal')
62 grid on
63 print(fig, '-dpng', 'Imagens/DFTsinal');
64
65 %%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%
66 %Parte 3: Sonograma do sinal
67 %% Sonograma do sinal com N=500; Nfft=512; M=fs/100
68 Nfft=512; N=500; M=fs/100;
69 Nt = floor((Nx-N)/M)+1; %n de tramas do sinal
70 Y=zeros(Nfft,Nt); %espaço para o resultado.
71 i=1; j=N; %i:j são os índices da 1 trama.
72 for m=1:Nt
73     trama = y(i:j);
74     Y(:,m)= fft(trama,Nfft);
75     i=i+M;
76     j=j+M;
77 end
78 fig = figure;
79 imagesc(1:Nt,f,db(Y(1:257,:))), axis xy, colorbar, title('Sonograma do sinal')
80 colormap(jet)
81 print(fig, '-dpng', 'Imagens/sonograma');

```