## Processamento Digital de Sinal Trabalho Prático Nº 6 – Banco de filtros em escala Mel

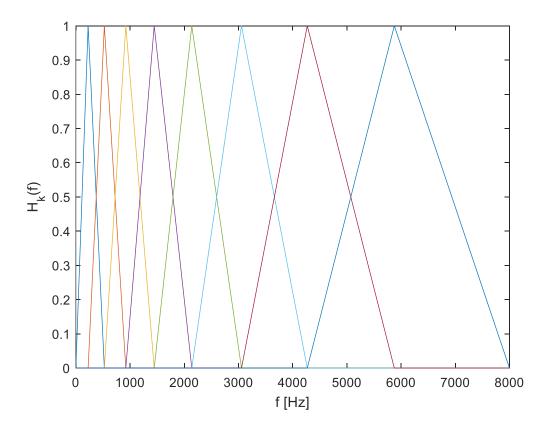
### Descrição

Neste trabalho pretende-se implementar um banco de filtros em escala "mel", onde a largura dos filtros cresce com a frequência central dos filtros. Trata-se de um sistema muito usado para extração de "features" de áudio, uma vez que mimetiza o funcionamento do sistema auditivo humano.

A escala de mel (de melodia) é uma escala perceptual de tonalidade, baseada em comparações de afinação (tom mais alto ou mais baixo que outro). O ponto de referência é definido com 1000 mel relativo a um tom de 1000 Hz. Acima de 700 Hz, intervalos cada vez maiores são necessários para produzir incrementos de afinação iguais. A relação entre a escala em mel,  $\varphi$ , e a escala em Hertz, f, é a seguinte:

$$\varphi = 1127 \ln (1 + f / 700).$$

Todas as operações são definidas na frequência, através das DFTs das tramas de sinal de entrada. Os filtros são triangulares com vértices de tal forma que a sua soma é constante, exceto no 1° e último filtro. A figura seguinte mostra o caso de um banco de 8 filtros, para uma frequência de amostragem de 16kHz. Estes filtros são vistos como *pesos* aplicados ao módulo quadrado da DFT da trama, e, portanto, são filtros que integram na sua banda o espetro do sinal de entrada.



Para uma situação com tramas de N amostras e avanço de trama de M amostras (com M < N tal que existe sobreposição de N - M amostras), temos a situação da figura seguinte. Nesta figura a trama m é dada pelas seguintes N amostras:

$$x_{m}[n] = x[mM - n]$$
,  $n = 0: N-1$ ,

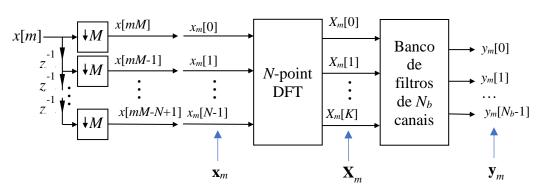
o que corresponde a um sistema não maximamente decimado se M < N.

## Processamento Digital de Sinal Trabalho Prático Nº 6 – Banco de filtros em escala Mel

Uma DFT de N pontos é aplicada a esta trama, resultando nos N coeficientes  $X_m[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x_m[n] \cdot e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}$ 

e onde k=0:K, K=N/2 (índices dos "bins" de interesse da DFT até  $\omega=\pi$  ou  $f=f_s/2$ ). O bloco do banco de filtros de  $N_b$  canais corresponde a uma matriz,  $\mathbf{H}$ , de dimensão  $N_b \times (K+1)$  onde cada linha corresponde a um filtro triangular e onde as  $N_b$  saídas são dadas por  $\mathbf{y}_m = \mathbf{H} \cdot |\mathbf{X}_m|^2$ . De notar que este produto matricial corresponde ao cálculo das energias à saída do banco de filtros. Para cada canal i, a energia da trama  $m \notin {}^1$ :

$$y_m[i] = \frac{1}{K} \sum_{k=0}^{K} H[i,k] |X_m[k]|^2$$
.



### Trabalho Prático

- a) Leia um sinal de áudio com a função audioread. Faça tramas de 512 amostras de 160 em 160 amostras (N=512; M=160; janela retangular). Se for  $N_x$  o comprimento do sinal, deve gerar  $N_f = \left\lfloor \frac{N_x N}{M} \right\rfloor + 1$  tramas inteiras. Pode usar a função buffer. Experimente com o seguinte comando: buffer(1:10,5,5-2, 'nodelay')
- **b**) Considere um banco de filtros de 40 canais ( $N_b$ =40). Use o código seguinte para calcular a matriz **H** de dimensão  $40 \times 257$ .

```
Nb=40;N=512;K=N/2; k=0:K; f=k*fs/N;
mu0=0;mu1=1127*log(1+fs/2/700); %mel máxima em fs/2.
melCF=linspace(mu0,mu1,Nb+2); fCF=700*(exp(melCF/1127)-1); %CF: characteristic frequencies
%Cáculo de H e plot dos triângulos:
H=zeros(Nb,K+1);
for i=1:Nb
    fa=fCF(i); fc=fCF(i+1); fp=fCF(i+2); %freq. dos vértices do triângulo i.
    H(i,:)= (f-fa)/(fc-fa).*(f>=fa & f<=fc) + (f-fp)/(fc-fp).*(f>fc & f<=fp);
    plot(fCF,fCF==fCF(i+1)); hold on
end
hold off; figure; plot(f,H) %porquê a diferença?</pre>
```

 $<sup>^{1} \</sup>text{ A energia de um sinal real } z[n] \text{ com DFT } Z[k] \text{ \'e } E_{z} = \sum_{n=0}^{N-1} z^{2}[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \left| Z[k] \right|^{2} = \frac{1}{N} \left( \left| Z[0] \right|^{2} + 2 \sum_{k=1}^{N/2-1} \left| Z[k] \right|^{2} + \left| Z[\frac{N}{2}] \right|^{2} \right). \text{ Se }$   $\left| Z[0] \right| = \left| Z[\frac{N}{2}] \right| = 0 \text{ , esta energia pode ser dada por } E_{z} = \frac{2}{N} \sum_{k=1}^{N/2-1} \left| Z[k] \right|^{2} = \frac{2}{N} \sum_{k=0}^{N/2} \left| Z[k] \right|^{2} = \frac{1}{K} \sum_{k=0}^{K} \left| Z[k] \right|^{2} \text{ , com } K = N/2. \text{ No presente caso, todos os filtros triangulares têm peso zero em } \omega = 0 \text{ } (k = 0) \text{ e em } \omega = \pi \text{ } (k = N/2) \text{ , verificando-se esta condição. }$ 

# Processamento Digital de Sinal Trabalho Prático Nº 6 - Banco de filtros em escala Mel

Interprete o código e verifique o resultado nas duas figuras geradas. Note que uma figura é gerada usando os vértices dos triângulos e outra em que a abcissa são os pontos correspondentes aos "bins" da DFT (que nem sempre coincidem com os vértices dos triângulos).

- c) Calcule as saídas (energias) para todas as tramas.
- d) Faça um sonograma em dB com o resultado que obteve. Compare este sonograma em escala mel com o sonograma DFT. Interprete as diferenças. Notas:

Use a função db() para gerar sonogramas em dB. Use a instrução axis xy e colorbar. Não é fácil colocar no sonograma mel as frequências respetivas em Hz, uma vez que a escala não é linear. Contudo, podemos alterar as etiquetas verticais do gráfico de acordo com a escala mel inversa. Para isso, faça o seguinte:

- 1. gerar o gráfico com a escala mel (usar nº de tramas como abcissa e melCF como ordenada);
- 2. ler os números em mel das etiquetas: umel=get(gca, 'YTick')
- 3. alterar para Hz: fmel=700\*(exp(umel/1127)-1)'
- 4. passar a strings e colocá-las no gráfico:

```
zz=num2str(round(mu)); set(gca, 'YTickLabel', cellstr(zz))
```

No final da aula entregue o script que produziu, na "Submissão de Trabalhos" do Nónio.