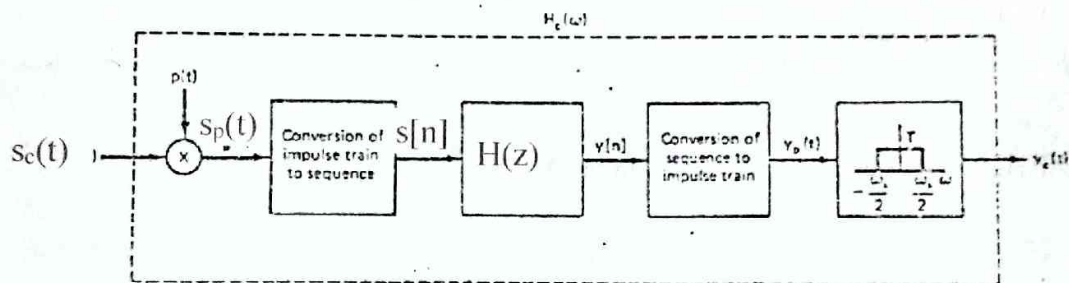


Processamento de Sinal

Engas. Biomédica e Física 3º teste 2015-2016

1. Considere o sistema de processamento discreto de sinais contínuos mostrado na figura seguinte com o qual se pretende fazer um sistema rudimentar de detecção de patologias cardíacas com base na análise dos segmentos silenciosos do fonocardiograma. Pretende-se analisar o segmento silencioso que segue o 2º som cardíaco (S2, diástole) onde é possível detetar a estenose mitral e insuficiência aórtica. Um estudo clínico revela que a estenose mitral apresenta componentes de frequência entre 20 e 400 Hz, enquanto a insuficiência aórtica apresenta componentes de 300-1000Hz. Pretende-se detectar a patologia pela análise da saída $y_c(t)$. Pretende-se que $H(z)$ seja tal que a saída $y_c(t)$ seja uma senoide na presença de estenose mitral, outra senoide na presença de insuficiência aórtica e uma soma de 2 senosóides na presença simultânea de ambas as patologias.



- ✓ a) Esta aplicação requer que o fonocardiograma seja segmentado e apenas os intervalos entre S2 e S1 (silêncios) sejam aplicados ao sistema. Explique como poderia fazer esta segmentação.
- ✓ b) Considere uma frequência de amostragem de 3kHz e esboce nestas condições os espectros de $s_p(t)$ e $s[n]$. Justifique.
- ✓ c) Considere que a resposta impulsional de $H(z)$ é $h[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(n - 15k)$ e determine nestas condições $Y(\Omega)$. Justifique.
- ✓ d) Considere que aplica $y[n]$ calculado na alínea anterior a um filtro passa-baixo ideal a $\pi/2$. Determine a resposta em frequência de um filtro rejeita-banda ideal a colocar em cascata com este filtro passa-baixo ideal cujo conjunto consiga efectuar o pretendido, gerando uma senoide de 200Hz em $y_c(t)$ na presença de estenose mitral, de frequência 600Hz na presença de insuficiência aórtica e a soma das 2 na presença de ambas as patologias. Determine a resposta impulsional do filtro rejeita-banda que projectou.
- ✓ e) Aproxime o sistema usado na alínea anterior (cascata dos 2 filtros) por um sistema de 3ª ordem em z ($H(z)$) causal e estável e com ganho unitário à frequência de 400Hz. Faça o diagrama de polos e zeros do sistema e assinale a ROC.
- ✓ f) Determine, usando a transformada- z a resposta do filtro que calculou na alínea anterior à entrada $x[n] = \delta[n] - \delta[n-2]$.
- g) Considere $y[n]$ obtido por acção dos filtros propostos nas alíneas c) e d). Mostre que amostrando $y[n]$ por um trem de impulsos discreto de periodo 2 obtem em

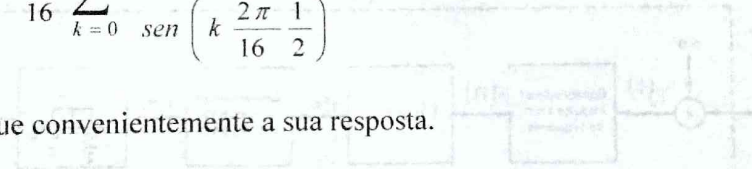
yc(t) uma senoide de frequência 400Hz na presença de estenose mitral, e uma senoide de frequência 1200Hz na presença de insuficiência aórtica. Se o período do trem de impulsos for 3 que frequências obterá em yc(t) para ambas as patologias? Justifique.

2. Justifique a utilidade e descreva o mais detalhadamente possível o algoritmo de Pan-Tompkins. Apresente o diagrama de blocos do algoritmo, descreva e justifique a função de cada bloco.

3. Determine, sem recorrer à definição, o conjunto de sinais cuja FFT é dada por

$$X(k) = \frac{1}{16} \sum_{k=0}^{15} \frac{\sin\left(7k \frac{2\pi}{16} \frac{1}{2}\right)}{\sin\left(k \frac{2\pi}{16} \frac{1}{2}\right)}$$

Justifique convenientemente a sua resposta.



1. S_2 - diastole : 2º som cardíaco
 detecta estenose mitral componentes 20 Hz - 400 Hz
 " insuficiência aórtica 800 - 1000 Hz

a)

Localizar S_1 : ocorre simultaneamente com o início da onda R, é a contração ventricular, podemos localizar também através do algoritmo de Pan Tompkin.

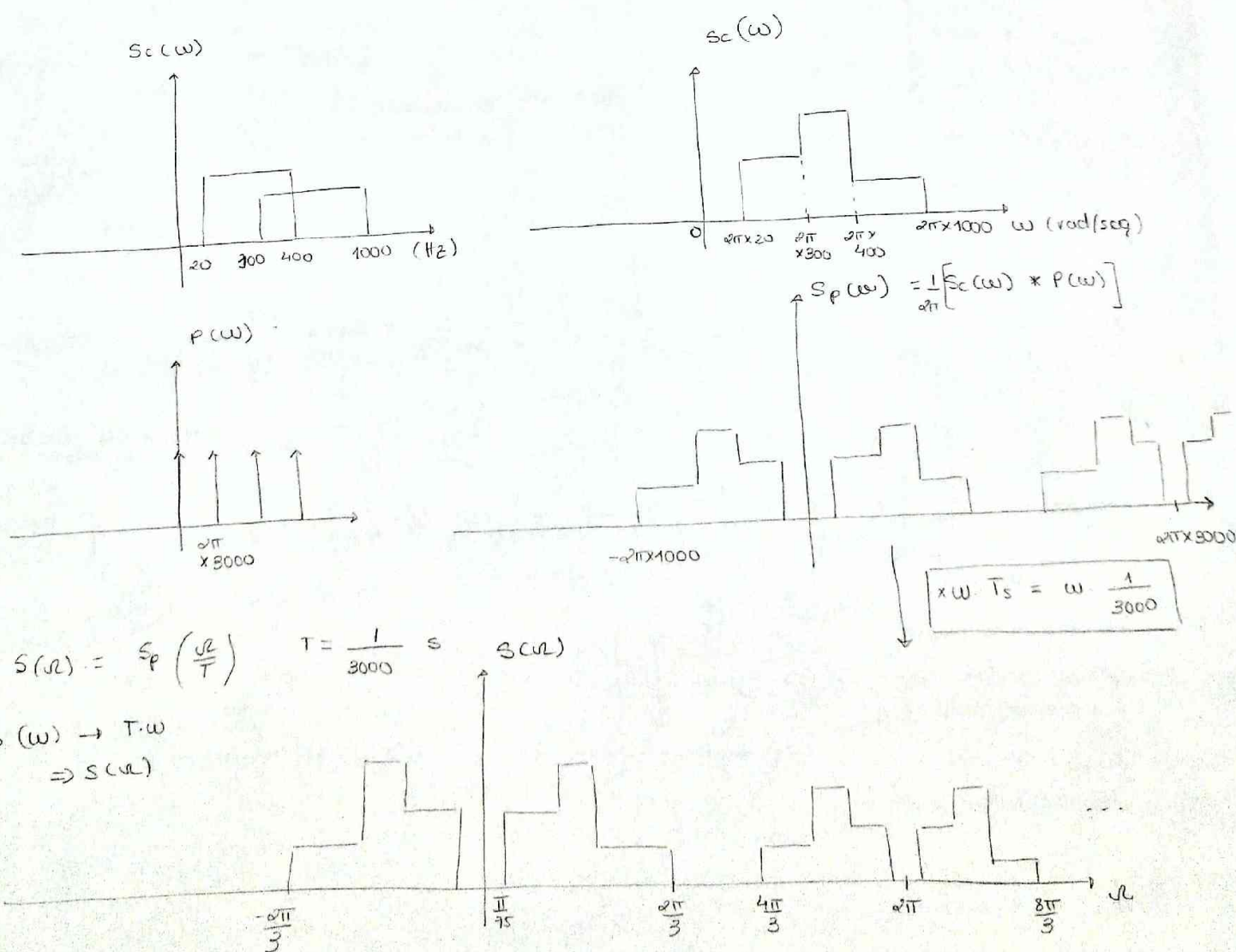
Localizar S_2 : ocorre em simultâneo com a onda T do ECG, mas não é paralelo, por isso utilizamos o pulso da carótida.

b) $f_s = 3000 \text{ Hz}$

$$S_p(\omega) = ?$$

$s_c(t)$ - intervalo silaboso entre S_2 e S_4

$$S(\omega) = ?$$

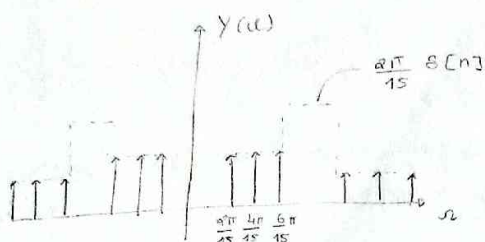


$$h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(n - 15k) \longleftrightarrow H(\omega) = \frac{2\pi}{15} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k \frac{2\pi}{15})$$

$$H(z)$$

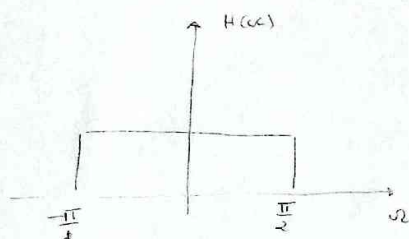
$$Y(\omega) = ?$$

$$Y(\omega) = S(\omega) \cdot H(\omega) = S(\omega) H(\omega)$$



1)

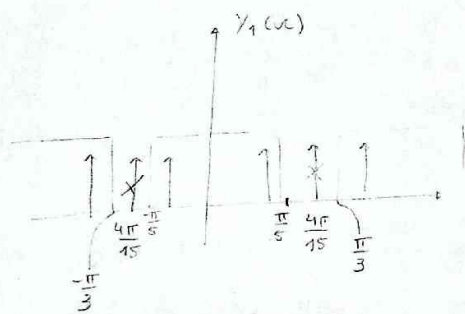
Filtro passa banda $H(\omega)$



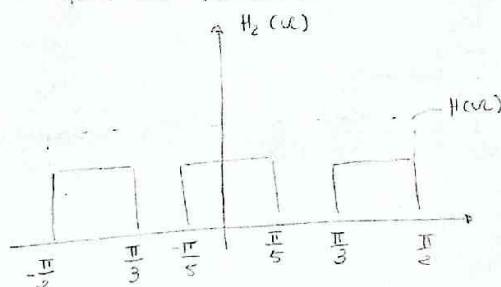
Determinar filtro passa banda

a adicionar em cascata para

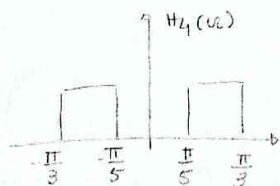
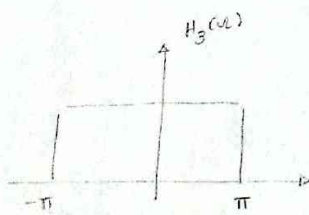
gerar sinusóide em 200 Hz e 600 Hz.



gerar um passa banda



$$H_2(\omega) \Rightarrow$$



Não existe dualidade

$$\text{Rect} \longleftrightarrow \text{sinc}$$

$$\frac{A \omega_1}{\pi} \text{sinc}\left(\frac{\omega_1 \omega}{\pi}\right) \longleftrightarrow \text{Rect}$$

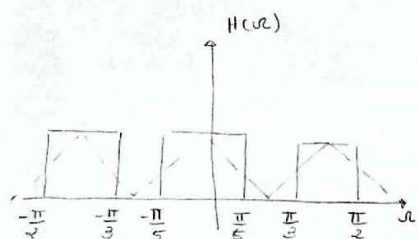
$$\left[\frac{A \omega_1}{\pi} \text{sinc}\left(\frac{\omega_1 \omega}{\pi}\right) \right]$$

$$A=1$$

$$h_p[n] = \text{sinc}(n) - \left(\frac{1}{3} \text{sinc}\left(\frac{n}{3}\right) - \frac{1}{5} \text{sinc}\left(\frac{n}{5}\right) \right) = \delta[n] - \frac{1}{3} \text{sinc}\left(\frac{n}{3}\right) + \frac{1}{5} \text{sinc}\left(\frac{n}{5}\right)$$

Sistema de 5ª ordem $H(z)$ causal e estável e com ganho unitário à frequência de 400 Hz.

3 pólos: a ROC não contém pólos
 2 pólos: os pólos estão dentro do círculo do raio unitário



queremos aumentar o pico!

para isso temos pólos em 0, entre $(-\pi/5 \text{ e } -\pi/3)$ e $(\pi/3 \text{ e } \pi/5)$.

$$\frac{\frac{\pi}{3} + \frac{\pi}{5}}{2} = \frac{5\pi}{12}$$

Pólos \rightarrow freq. que queremos elevar

$$H(z) = \frac{K}{(1 - \alpha e^{-j\omega}) (1 - \beta e^{-j\omega}) (1 - \gamma e^{-j\omega})}$$

$$1 - \alpha e^{-j\omega} \Big|_{\omega = -\frac{5\pi}{12}} = 0 \Rightarrow 1 - \alpha e^{j\frac{5\pi}{12}} = 0 \Rightarrow \alpha = \frac{1}{e^{j\frac{5\pi}{12}}} = e^{-j\frac{5\pi}{12}}$$

$$1 - \beta e^{-j\omega} \Big|_{\omega = 0} = 0 \Rightarrow \beta = 1$$

$$1 - \gamma e^{-j\omega} \Big|_{\omega = \frac{5\pi}{12}} = 0 \Rightarrow \gamma = e^{j\frac{5\pi}{12}}$$

$$H(z) = \frac{K}{(1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} \cdot z^{-1}) (1 - z^{-1}) (1 - e^{j\frac{5\pi}{12}} \cdot z^{-1})}$$

Ganho unitário na freq de 400 Hz:

K tal que

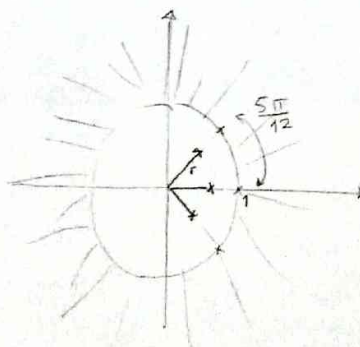
$$\left| H\left(\frac{4\pi}{15}\right) \right| = 1 \Rightarrow K = \left| (1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} \cdot e^{-j\omega}) (1 - e^{-j\omega}) (1 - e^{j\frac{5\pi}{12}} \cdot e^{-j\omega}) \right| = \sqrt{\text{real}^2 + \text{imaginário}^2} = 1$$

$$H(z) = H(r \cdot e^{j\omega})$$

$$H(z) = \frac{K}{(1 - z_1 \cdot z^{-1}) (1 - z^{-1}) (1 - z_2 \cdot z^{-1})}$$

$$z_1 = r e^{j\theta}$$

$$z_2 = r e^{-j\theta}$$



assim seria instável, para

ser estável multiplicamos por um raio $r < 1$

Para ser causal os pólos não podem pertencer à ROC

$$|z| > r$$

• seguindo a direita

$$1) \quad x[n] = \delta[n] - \delta[n-2]$$

$$X(z) = 1 - z^{-2}$$

$$Y(z) = X(z) \cdot H(z) = (1 - z^{-2}) H(z) = H(z) - H(z) \cdot z^{-2}$$

$$y[n] = h[n] - h[n-2]$$

$$H(\omega) = \frac{A}{(1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega})} + \frac{B}{(1 - e^{-j\omega})} + \frac{C}{(1 - e^{j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega})}$$

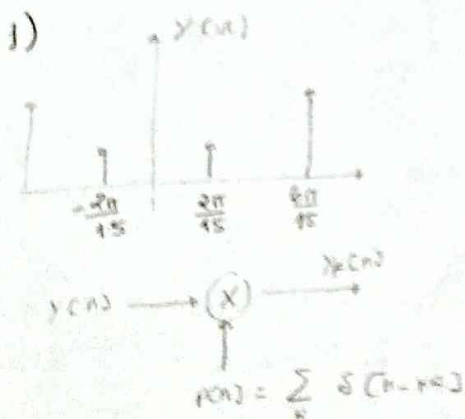
$$A(1 - e^{-j\omega})(1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega}) \Big|_{\omega = -\frac{5\pi}{12}} = K$$

$$B(1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega})(1 - e^{-j\omega}) \Big|_{\omega = 0} = K$$

$$C(1 - e^{-j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega})(1 - e^{j\frac{5\pi}{12}} e^{-j\omega}) \Big|_{\omega = \frac{5\pi}{12}} = K$$

$$h[n] = A(r e^{-j\frac{5\pi}{12}})^n u[n] + B(r)^n u[n] + C(r e^{j\frac{5\pi}{12}})^n u[n]$$

$$y[n] = h[n] - h[n-2]$$

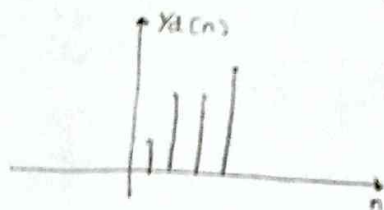
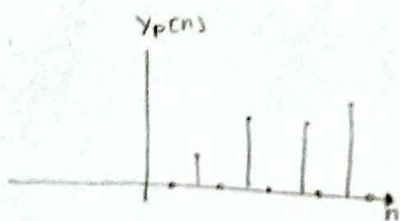
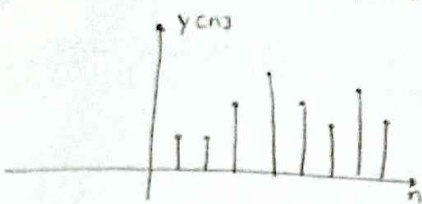


$$y_k[n] = y[n] \cdot p[n] = \frac{1}{2\pi} \left[Y(\omega) P(\omega) \right]$$

$$P(\omega) = \frac{\omega\pi}{T} \cdot \sum_k \delta\left(\omega - k \frac{2\pi}{T}\right) \Big|_{T=2} = \pi \sum_k \delta(\omega - k\pi)$$

$$Y_p(\omega) = \frac{1}{2\pi} \cdot \left[Y(\omega) \pi \sum_k \delta(\omega - k\pi) \right] = \frac{1}{2} \sum_k Y(\omega - k\pi)$$

(amostragem período 2)
 $N = 2$



$$Y(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] \cdot e^{-j\omega n}$$

$$Y_d(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y_d[n] \cdot e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y_p[n] \cdot e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] \cdot e^{-j\frac{\omega}{2}n} \Rightarrow Y_d(e^{j\omega}) = Y\left(\frac{\omega}{2}\right) \Rightarrow \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] \cdot e^{-j\frac{\omega}{2}n}$$

Algoritmo de Pan-Tompkins

(Filtro passa-baixa + filtro passa-alta + derivada + quadrado + integração)

Filtro passa-baixa: deixa passar as baixas frequências

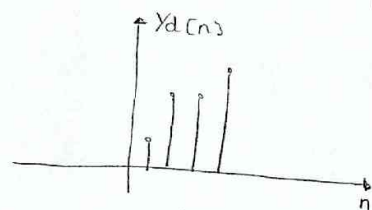
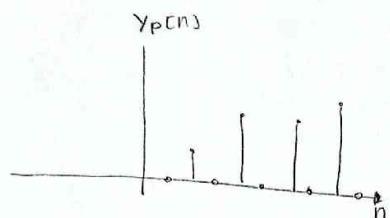
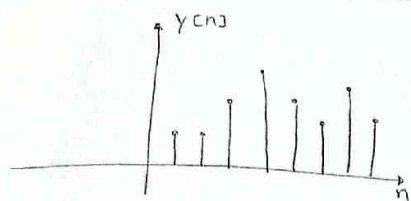
Filtro passa-alta: deixa passar as frequências dentro da banda (seleciona frequências)

Derivada: as baixas freq. das ondas P e T são suprimidas e o ganho sobe com a frequência enfatizando QRS.

Quadrado: torna o resultado, todo positivo e enfatiza diferenças grandes do QRS. As pequenas diferenças P e T são suprimidas.

Integração: elimina múltiplos picos dentro do QRS.

amostragem (amostragem período ω)
 $\times N = \times 2$



$$y(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} y[n] \cdot e^{-j\omega n}$$

$$y_d(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} y_d[n] \cdot e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} y[2n] \cdot e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} y[n] \cdot e^{-j\frac{\omega}{2}n} \Rightarrow y_d(\omega) = y\left(\frac{\omega}{2}\right) \Rightarrow \sum_{n=-\infty}^{+\infty} y[n] \cdot e^{-j\frac{\omega}{2}n}$$

2.

Algoritmo de Pan-Tompkins

(Filtro passa-baixo + filtro passa-banda + derivada + quadrado + integração)

1° Filtro passa baixo: deixa passar as baixas frequências

2° Filtro passa alto: deixa passar as frequências dentro da banda (seleciona frequências)

3° Derivada: as baixas freq. das ondas P e T são suprimidas e o ganho sobe com a frequência enfatizando QRS.

4° Quadrado: torna o resultado, todo positivo e enfatiza diferenças grandes do QRS. As pequenas diferenças P e T são suprimidas.

5° Integração: elimina múltiplos picos dentro do QRS.