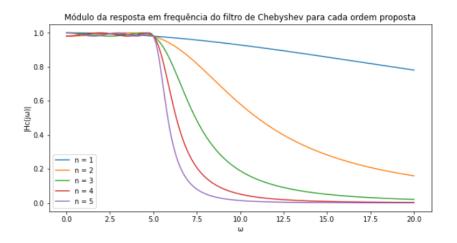
#### EA614 - Análise de Sinais

# 3º Exercício de Fixação de Conceitos (EFC) — Filtros Analógicos Bryan Wolff RA: 214095

## • Questão A

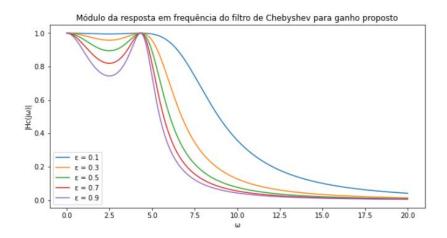
Neste item, foi implementada uma função que calcula o módulo da resposta em frequência do filtro de Chebyshev em função de  $\omega$ ,  $\omega$ c, n e  $\epsilon$ . De acordo com a sugestão dada, foi utilizado um vetor de frequências  $\omega$  no intervalo de 0 a 20 rad/s. Além disso, para o exercício, foi proposto utilizar a frequência de corte ( $\omega$ c) de 5 rad/s, ganho na frequência de corte ( $\epsilon$ ) de 0.2 para a ordem do filtro (n) variando de 1 a 5. Dessa forma, foi possível obter o seguinte gráfico:



É possível notar que, a partir de  $\omega > \omega_c$ , onde a frequência de corte ( $\omega_c$ ) é de 5 rad/s, a função apresenta um decrescimento característico de um filtro passabaixas. Além disso, a diferença entre as ordens do filtro, demonstra a eficiência de cada filtro utilizado, pois conforme o valor de n aumenta, mais a função se aproxima de um filtro ideal.

# Questão B

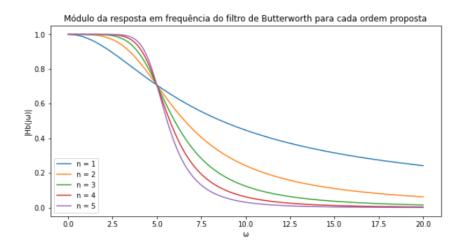
Utilizando da mesma função da questão anterior, e da mesma frequência de corte, porém fixando o valor de ordem de filtro (n) em 3 e variando o ganho na frequência de corte (ε) de 1 a 5, foi possível obter o seguinte gráfico:



A partir deste gráfico, para frequências menores que a frequência de corte  $(\omega c)$  de 5 rad/s, é notável que, quanto mais altos os valores de  $\epsilon$ , maior a discrepância em comparação com o valor ideal 1, distanciando de um comportamento de um filtro. Porém, para frequências maiores que a frequência de corte  $(\omega c)$ , um aumento no valor de  $\epsilon$ , proporciona um comportamento mais característico de um filtro, devido ao seu decrescimento.

#### Questão C

Nesta questão, foi implementada uma função que calcula o módulo da resposta em frequência do filtro de Butterworth em função dos parâmetros: vetor de frequências ( $\omega$ ); frequência de corte do filtro ( $\omega$ c); ordem do filtro (n). Dessa forma, foi gerado um gráfico das respostas em frequência deste filtro para uma frequência de corte ( $\omega$ c) de 5 rad/s e ordem do filtro (n) variando de 1 a 5.



De acordo com o gráfico, é possível notar que quanto maior o valor de n, a curva da resposta em frequência se aproxima de uma função degrau. Portanto, a eficiência deste filtro é garantida para valores maiores da ordem do filtro.

#### Questão D

Para calcular transformada de Fourier  $X(j\omega)$  do seguinte sinal do sinal x(t), dado por:

$$x(t) = \begin{cases} 1, & |t| < \tau/2 \\ 0, & c. c. \end{cases} \quad \text{onde} \quad \tau = \frac{2\pi}{\omega c}$$

Foi aplicada a definição da transformada de Fourier, onde:

$$X(j\omega) = \int\limits_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt = \int\limits_{-\tau/2}^{\tau/2} 1 \cdot e^{-j\omega t} dt = \frac{e^{-j\omega t}}{-j\omega} \Big| \frac{\tau/2}{-\tau/2} = \frac{-1}{j\omega} \Big[ e^{-j\omega\frac{\tau}{2}} - e^{j\omega\frac{\tau}{2}} \Big]$$

Como x(t) é nulo nas regiões de  $t<-\frac{\tau}{2}$  e  $t>\frac{\tau}{2}$  , e possuí valor unitário em  $-\frac{\tau}{2}\!<\!t<\!\frac{\tau}{2}$  , podemos calcular a integral dessa forma:

$$X(j\omega) = \int\limits_{-\tau/2}^{\tau/2} 1 \cdot e^{-j\omega t} dt = \frac{e^{-j\omega t}}{-j\omega} \Big| \frac{\tau/2}{-\tau/2} = \frac{-1}{j\omega} \Big[ e^{-j\omega\frac{\tau}{2}} - e^{j\omega\frac{\tau}{2}} \Big]$$

Utilizando da seguinte identidade de Euler:  $\sin(x) = \frac{e^{-jx} - e^{jx}}{2i}$ 

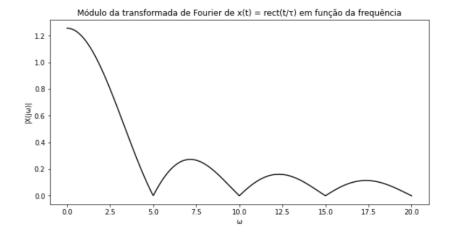
$$\sin(x) = \frac{e^{-jx} - e^{jx}}{2j}$$

Podemos então chegar no seguinte valor:

$$X(j\omega) = \frac{2\operatorname{sen}\left(\omega\frac{\tau}{2}\right)}{\omega} = \frac{\tau}{\frac{\omega\tau}{2}}\operatorname{sen}\left(\omega\frac{\tau}{2}\right)$$

$$\therefore \ X(j\omega) = \tau \cdot S_a\left(\omega \frac{\tau}{2}\right) \rightarrow Função \ Sampling$$

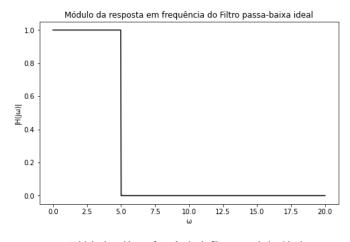
A partir do resultado obtido, foi gerado o seguinte gráfico do módulo da função transformada de Fourier X(jω):

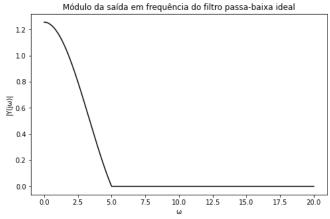


A partir do gráfico, é possível notar que, para valores de frequência múltiplos da frequência de corte ( $\omega$ c) dada por 5rad/s,  $X(j\omega)$  sempre terá o módulo nulo.

# Questão E

Considerando o filtro passa-baixas ideal proposto, adotando a frequência de corte de 5rad/s, foi gerado o gráfico do módulo da resposta em frequência do filtro  $|H(j\omega)|$  e o módulo do sinal de saída filtrado  $|Y(j\omega)|$ , a partir da relação  $|Y(j\omega)| = |H(j\omega)|*|X(j\omega)|$ .

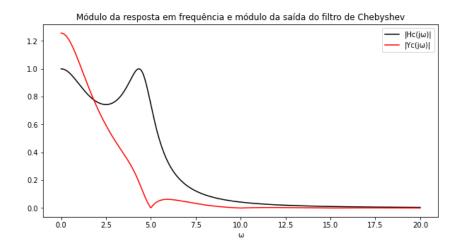




A partir desses gráficos, observa-se a filtragem por um filtro ideal, onde é possível notar que o módulo do sinal  $X(j\omega)$  do item anterior é mantido sem distorção na saída  $|Y(j\omega)|$  para frequência de até 5 rad/s, isto é, até a frequência de corte. Para valores maiores que o da frequência de corte, o sinal será filtrado e o módulo do sinal de saída  $Y(j\omega)$  para estes valores será nulo.

### • Questão F

Foi utilizado como resposta em frequência o filtro de Chebyshev a partir da função já implementada no item A. Dessa forma, foi proposto utilizar a frequência de corte ( $\omega$ c) de 5 rad/s, ganho na frequência de corte ( $\epsilon$ ) de 0.9 para a ordem do filtro (n) de 3 para gerar o módulo da resposta em frequência ( $|H_C(j\omega)|$ ), e foi utilizado como entrada o  $X(j\omega)$  para gerar o seguinte gráfico de  $|H_C(j\omega)|$  e o módulo do sinal de saída filtrado  $|Y_C(j\omega)|$ :

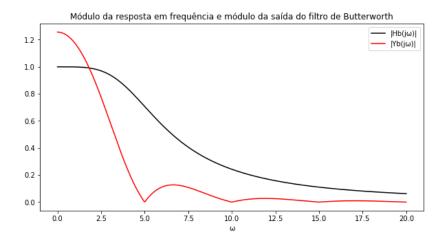


A partir deste gráfico, é possível concluir que o filtro de Chebyshev distorce parcialmente o módulo de  $Xc(j\omega)$  para o intervalo  $\omega < \omega c$  e permite a passagem de uma parte deste sinal para o intervalo  $\omega > \omega c$ . Portanto, esse filtro não se aproxima muito bem de um modelo ideal.

# Questão G

Foi utilizado como resposta em frequência o filtro de Butterworth a partir da função já implementada no item C. Dessa forma, foi proposto utilizar a frequência de corte ( $\omega$ c) de 5 rad/s e uma ordem do filtro (n) de 2 para gerar o módulo da resposta em frequência ( $|H_B(j\omega)|$ ), e foi utilizado como entrada o  $X(j\omega)$ 

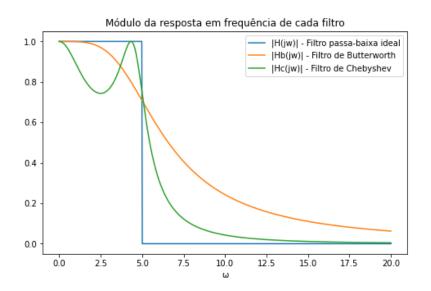
já citado para gerar o seguinte gráfico de  $|H_B(j\omega)|$  e o módulo do sinal de saída filtrado  $|Y_C(j\omega)|$ :

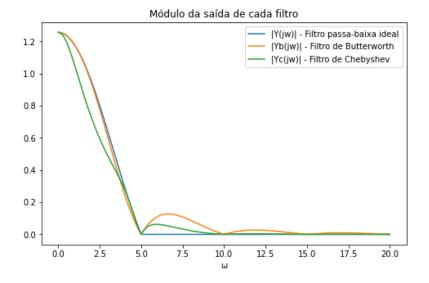


Assim como concluído anteriormente, é possível concluir que o filtro de Butterworth distorce parcialmente o módulo de  $X(j\omega)$  para o intervalo  $\omega < \omega c$  e permite a passagem de uma parte deste sinal para o intervalo  $\omega > \omega c$ . Portanto, esse filtro não se aproxima muito bem de um modelo ideal.

# • Questão H

Levando em consideração os resultados obtidos nos itens anteriores, será gerado um gráfico com o módulo da resposta em frequência dos 3 filtros abordados, e outro gráfico com o módulo da saída de cada filtro.





A partir dos gráficos plotados acima, é possível concluir que, para o intervalo de frequências menor que a frequência de corte 5 rad/s, o filtro de Butterworth apresenta um comportamento que se aproxima mais de um filtro ideal em comparação com o filtro de Chebyshev e, consequentemente, o sinal de saída também está mais próximo do ideal, ou seja, com menos disstorções neste espectro.

Além disso, para o intervalo de frequências maior que a frequência de corte de 5 rad/s, é possível concluir que o filtro de Chebyshev é mais efetivo que o de Butterworth. Isso se dá devido ao fato da resposta em frequência se aproximar do caso ideal e, consequentemente, um sinal de saída com poucas distorções e melhor filtrado.

Nesta perspectiva, a eficácia de cada filtro dependerá do propósito de sua aplicação, pois o filtro de Butterworth possuí melhor aplicabilidade quando o espectro de frequências é inferior à frequência de corte, enquanto que filtro de Chebyshev atuará melhor quando as frequências forem superiores à frequência de corte.