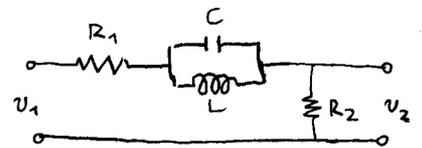


ΑΣΚΗΣΗ 3.1 Αναλογικό φίλτρο τύπου Butterworth.

- Να γράψετε το φέτρο της απόκρισης συχνότητας.
- Να σχεδιάσετε στο ίδιο διάγραμμα τις κανονικοποιημένες (ως προς  $\Omega_c$ ) αποκριές συχνότητας των φίλτρων 1ης, 2ης, 3ης, 5ης, 10ης τάξης.  
Οι αποκριές να καλύπτουν το (κανονικοποιημένο) εύρος συχνοτήτων από  $-4$  έως  $4$ .
- Επαναλάβετε το Β, εκφράζοντας την φορά αυτή το φέτρο σε dB.

ΑΣΚΗΣΗ 3.2 Δίνεται το παθητικό αναλογικό φίλτρο του σχήματος.

- Να υπολογίσετε την απόκριση συχνότητας του φίλτρου.



- Να σχεδιάσετε την απόκριση συχνότητας (φέτρο και φάση χωριστά)
  - σε γραμμική κλίμακα και (ii) σε ημιλογαριθμική κλίμακα ως εξής:
    - ο κάθετος άξονας σε γραμμική κλίμακα, αλλά το πλάτος εκφρασθέντος σε dB,
    - και ο οριζόντιος άξονας (δηλ. ο άξονας συχνοτήτων) σε λογαριθμική κλίμακα για τιμές  $[0, 2\pi]$ .

Δεδομένα:  $R_1 = R_2 = \frac{1}{2} \Omega$ ,  $L = 1 \text{ H}$ ,  $C = 2 \text{ F}$

ΑΣΚΗΣΗ 3.3 Το ΗΚΓ (ηλεκτροκαρδιογράφημα) ενός άρρενος υγιούς ατόμου, όπως αυτό καταγράφηκε στο Εργαστήριο, δίνεται στο αρχείο ECG-320Hz.txt του eclass. Πρόκειται για δεδομένα διάρκειας 2 sec με συχνότητα δειγματοληψίας 320 Hz.

- Να διαβάσετε το διακριτό αυτό σήμα, έστω  $x(n)$ , και να το σχεδιάσετε (με την εντολή plot).
- Να υπολογίσετε το φάσμα του για  $N=320$  και να σχεδιάσετε (plot) τις πρώτες  $N/2$  τιμές αυτού.
- Δεδομένου ότι το εύρος των συχνοτήτων του κρίσιμου σήματος είναι μέχρι 40 Hz, οποιαδήποτε μεγαλύτερη συχνότητα είναι θόρυβος και πρέπει να αφαιρεθεί. Ποια η επιρατέστερη συχνότητα θορύβου, όπως προκύπτει από το φάσμα που σχεδιάσατε;
- Με την γραμμική ή γαυφωμετρική μέθοδο σχεδιάστε ένα FIR φίλτρο για την εξάλειψη της επιρατέστερης συχνότητας θορύβου. Με άλλα λόγια, τοποθετήστε ένα φιδενιού στην συχνότητα (γωιά) που θέλετε να εξαλείψετε.  
Υπολογίστε την συνάρτηση μεταφοράς  $H(z)$  και από αυτήν την κρουστική απόκριση  $h(n)$  του φίλτρου που σχεδιάσατε.

- Ε. Σχεδιάστε την κρουστική απόκριση  $h(n)$  και το αντίστοιχο φάσμα της.
- ΣΤ. Υπολογίστε την έξοδο  $y(n)$  του φίλτρου που σχεδιάσατε όταν ε'δωτο εφαρμοστεί το σήμα  $x(n)$ . Σχεδιάστε το σήμα  $y(n)$  και το φάσμα του. Σχολιάστε τα αποτελέσματα.

- Υπόδειξη: 1. Για την σχεδίαση των σιμάτων και φάσματος χρησιμοποιήστε την εντολή `plot`, εκτός της περίπτωσης της κρουστικής απόκρισης στην οποία θα χρησιμοποιήσετε την εντολή `stem`.
2. Για την καλύτερη παρουσίαση των γραφικών να τις διατάξετε όλες μαζί σε μια σελίδα (ήτοιω της `subplot`), ώστε να φαίνεται για κάθε περίπτωση το σήμα και το αντίστοιχο φάσμα του.

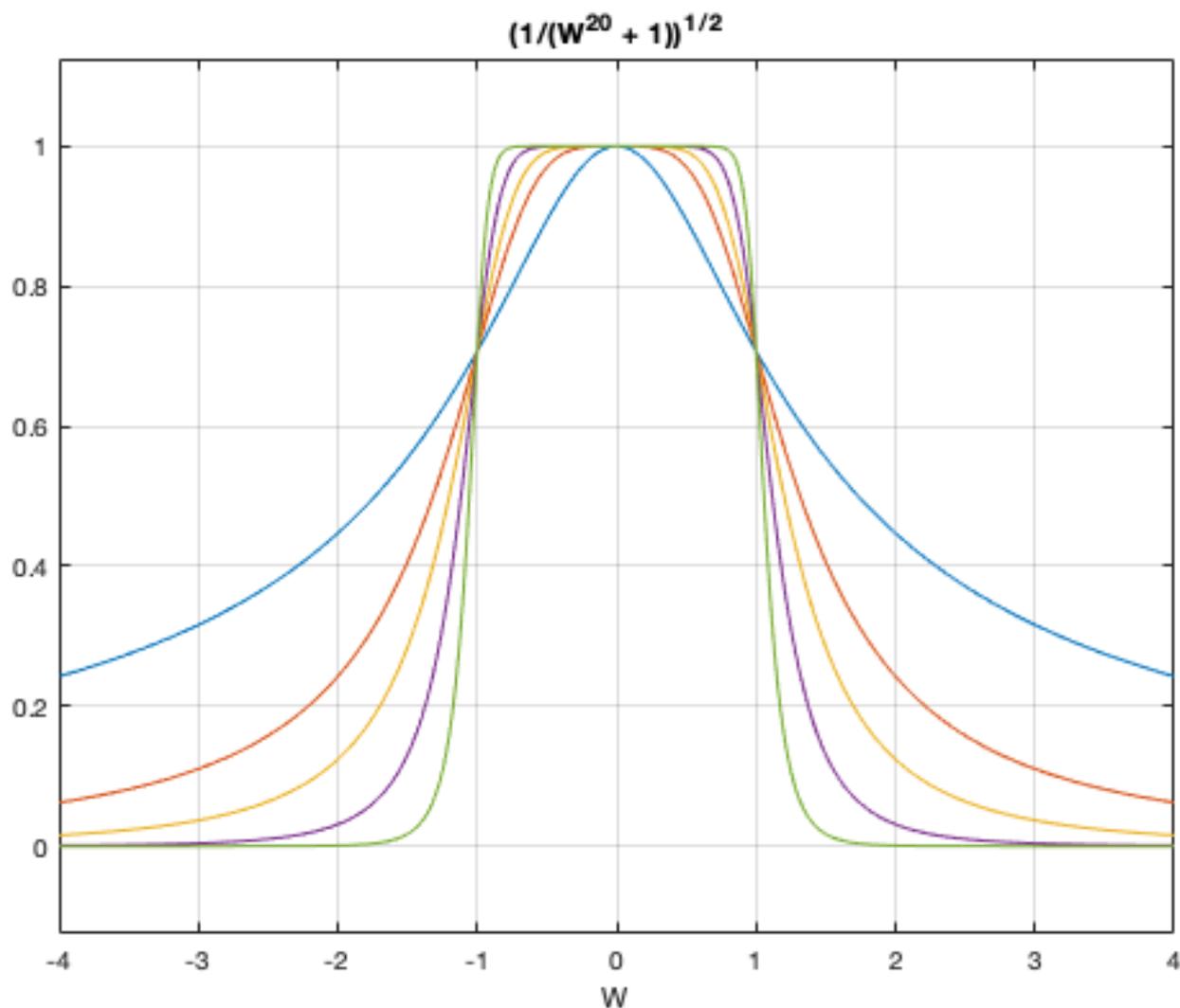
| Σήμα   | Φάσμα |
|--------|-------|
| $x(n)$ | X     |
| $h(n)$ | H     |
| $y(n)$ | Y     |

- 
- Προθεσμία υποβολής: Δευτέρα 18.12.2023 @ 24:00
  - Η εργασία να είναι χειρόγραφη, εκτός του κώδικα και των σχημάτων.
- 

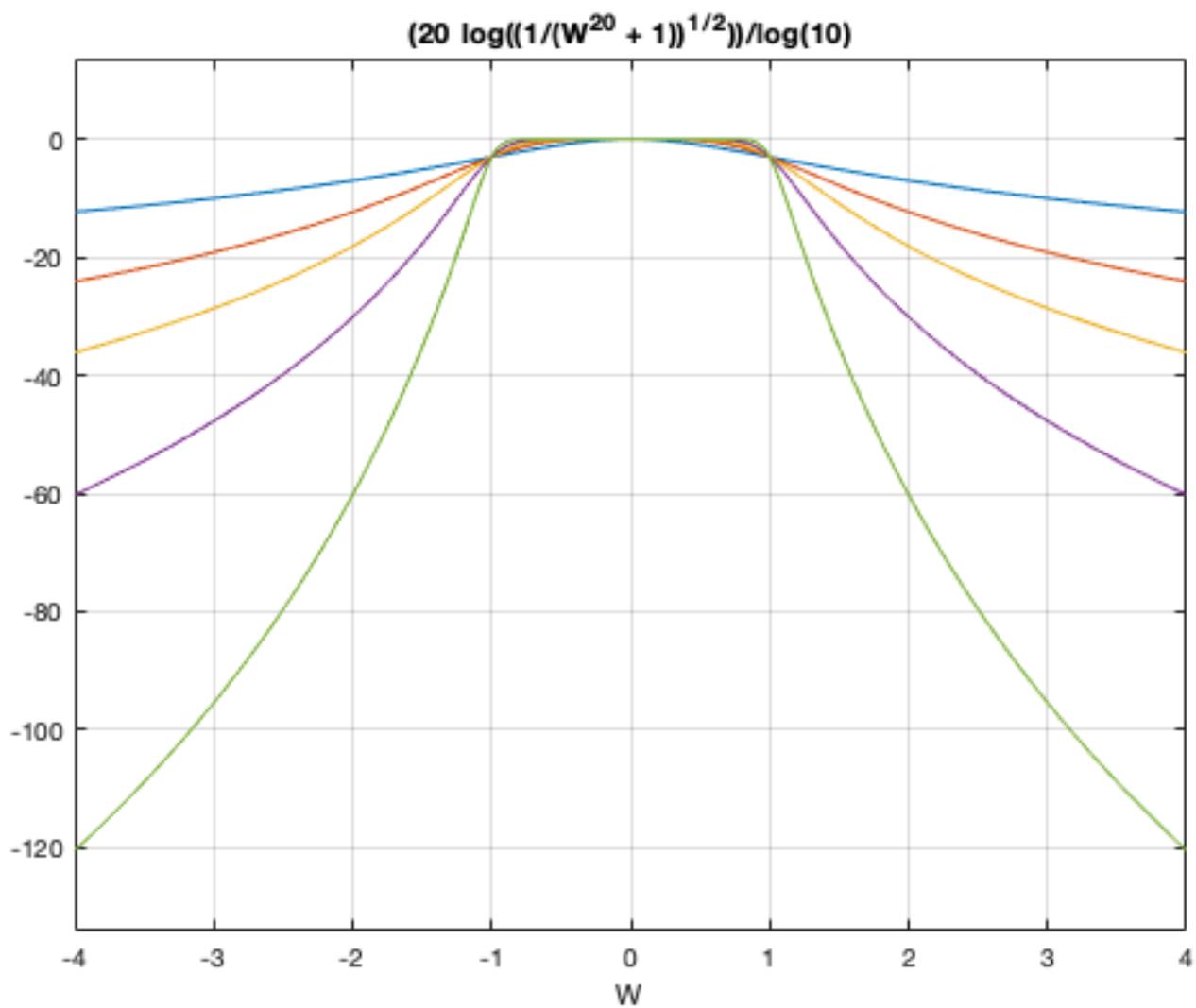
Α. ΣΚΟΔΡΑΣ 12.12.2023

Άσκηση 3.7 Το φίτρο της ανώτερης συχνότητας ενός φίτρου Butterworth  $N$ -τάξης δίνεται από τη σχέση  $|H(\omega)| = 1 / \sqrt{1 + (\omega/\omega_c)^{2N}}$ .  
 Να σχεδιάσετε (στο ίδιο διάγραμμα) τις κανονικοποιημένες ανώτερης συχνότητας των φίτρων τάξης  $N = 1, 2, 3, 5, 10$ . Επαναλάβετε τη σχεδίαση εκφράζοντας το φίτρο σε dB.

Λύση Στον οριζόντιο άξονα έχουμε την κανονικοποιημένη συχνότητα  $W = \omega / \omega_c$



Απόκριση συχνότητας σε dB (κάθετος άξονας):  $20 \log_{10} (|H(\Omega)|) = 20 \log(|H(\Omega)|) / \log(10)$



```

% =====

% Frequency response of Butterworth filters

clear all
close all

syms W

N = 1; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(H(W), [-4,4,]); grid on

hold on

N = 2; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(H(W), [-4,4,]); grid on

hold on

N = 3; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(H(W), [-4,4,]); grid on

hold on

N = 5; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(H(W), [-4,4,]); grid on

hold on

N = 10; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(H(W), [-4,4,]); grid on

% =====

% Same plots in dB

clear all
close all

syms W

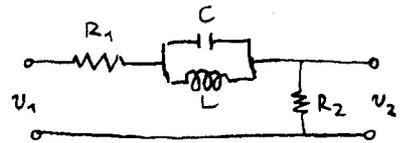
N = 1; % Filter order

H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));

```

```
ezplot(20*log10(H(W)), [-4,4,]); grid on
hold on
N = 2; % Filter order
H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(20*log10(H(W)), [-4,4,]); grid on
hold on
N = 3; % Filter order
H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(20*log10(H(W)), [-4,4,]); grid on
hold on
N = 5; % Filter order
H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(20*log10(H(W)), [-4,4,]); grid on
hold on
N = 10; % Filter order
H(W) = sqrt(1/(1+W^(2*N)));
ezplot(20*log10(H(W)), [-4,4,]); grid on
% =====
```

ΑΣΚΗΣΗ 3.2 Δίνεται το παθητικό αναλογικό φίλτρο του σχήματος.



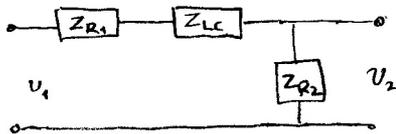
A. Να υπολογίσετε την απόκριση συχνότητας και την/τις συχνότητες αποκοπής.

B. Να σχεδιάσετε την απόκριση συχνότητας (μέτρο και φάση χωριστά)

(i) σε γραμμική κλίμακα και (ii) σε ημιλογαριθμική κλίμακα ως εξής: ο κάθετος άξονας σε γραμμική κλίμακα, αλλά το πλάτος εκφραζόμενο σε dB, και ο οριζόντιος άξονας (δηλ. ο άξονας συχνότητας) σε λογαριθμική κλίμακα για πλάτος  $[0, 2\pi]$ .

Δεδομένα:  $R_1 = R_2 = 1/2 \Omega$ ,  $L = 1 \text{ H}$ ,  $C = 2 \text{ F}$

ΛΥΣΗ



Οι σύνθετες αντίθετες των  $L$  και  $C$  είναι αντίστοιχα  $Z_L = Ls$  και  $Z_C = 1/Cs$ , οπότε η παράλληλη σύνδεσή τους θα ισούται με

$$Z_{LC} = Z_L \parallel Z_C = \frac{Z_L Z_C}{Z_L + Z_C} = \frac{Ls \frac{1}{Cs}}{Ls + \frac{1}{Cs}} = \frac{Ls}{LCs^2 + 1} \quad (1)$$

Δουλεύοντας στον χώρο Laplace

$$V_2(s) = \frac{Z_{R2}}{Z_{R1} + Z_{LC} + Z_{R2}} V_1(s) \Rightarrow$$

$$H(s) = \frac{V_2(s)}{V_1(s)} = \frac{Z_{R2}}{Z_{R1} + Z_{R2} + Z_{LC}} = \frac{R_2}{R_1 + R_2 + \frac{Ls}{LCs^2 + 1}} \Rightarrow$$

$$H(s) = \frac{R_2(LCs^2 + 1)}{(R_1 + R_2)(LCs^2 + 1) + Ls} \quad (2)$$

Η απόκριση συχνότητας προκύπτει για  $s = j\Omega$ , δηλ. δη

$$H(j\Omega) = \frac{R_2(-LC\Omega^2 + 1)}{(R_1 + R_2)(-LC\Omega^2 + 1) + jL\Omega} \quad (3)$$

Μέτρο:  $|H(j\Omega)| = \frac{|R_2(1 - LC\Omega^2)|}{\sqrt{(R_1 + R_2)^2(1 - LC\Omega^2)^2 + L^2\Omega^2}} \quad (4)$

Φάση:  $\angle H(j\Omega) = 0 \text{ ή } \pi - \tan^{-1} \left( \frac{L\Omega}{(R_1 + R_2)(1 - LC\Omega^2)} \right) \quad (5)$   
για αρνητικό για θετικό

Αντικαθιστώντας τις τιμές των στοιχείων R, L, C έχουμε:

$$H(s) = \frac{s^2 + 1/2}{2s^2 + s + 1} \quad (6)$$

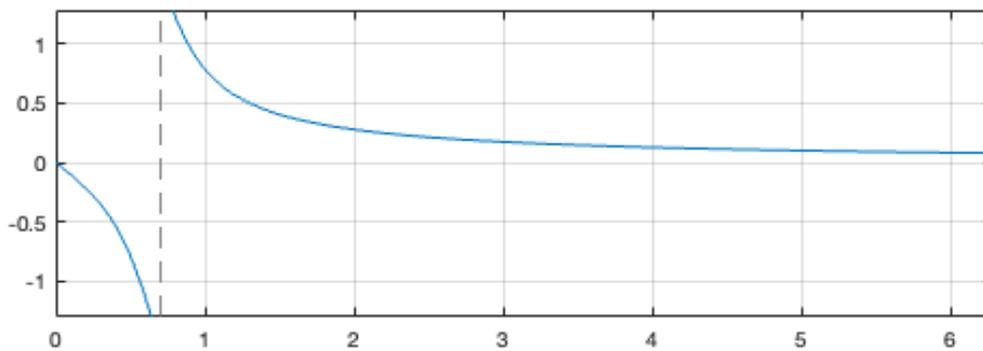
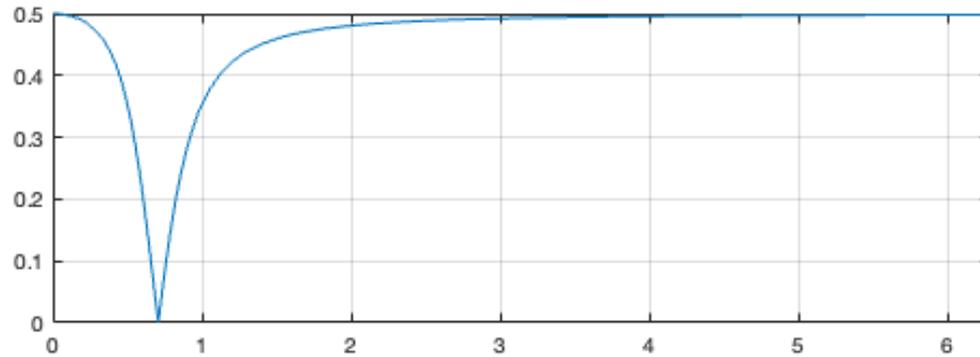
$$H(j\Omega) = \frac{1/2 - \Omega^2}{(1 - 2\Omega^2) + j\Omega} \quad (7)$$

$$|H(j\Omega)| = \frac{|1/2 - \Omega^2|}{\sqrt{(1 - 2\Omega^2)^2 + \Omega^2}} \quad (8)$$

$$\angle H(j\Omega) = 0 \text{ ή } \pi - \tan^{-1} \left( \frac{\Omega}{1 - 2\Omega^2} \right) \quad (9)$$

Η απόκριση συχνότητας του συγκεκριμένου φίλτρου φαίνεται στις επόμενες σελίδες.

## ΑΠΟΚΡΙΣΗ ΣΥΧΝΟΤΗΤΑΣ (ΜΕΤΡΟ & ΦΑΣΗ)



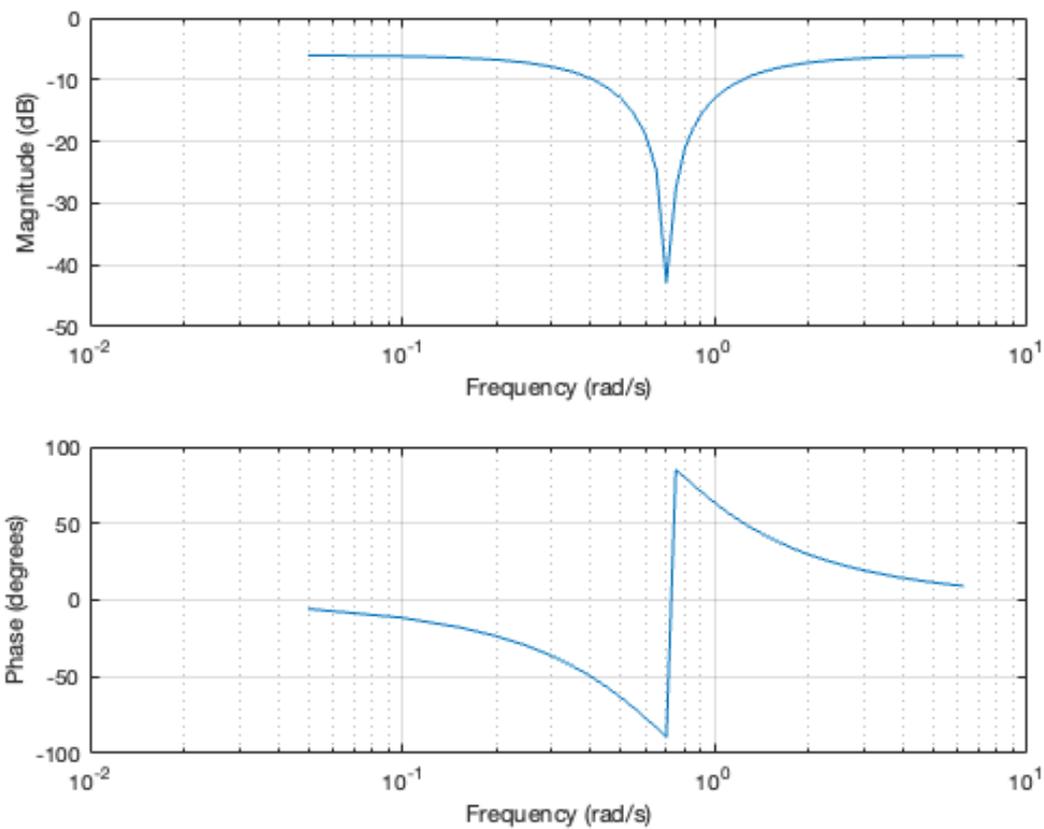
% Matlab code A

```
lc  
clear all  
close all
```

```
Hmag = @(W) abs(0.5 - W*W) / sqrt((1-2*W*W) * (1-2*W*W) + W*W);  
Hpha = @(W) atan2(0, (1-2*W*W)/2) - atan2(W, (1-2*W*W));  
% Προσέξτε ότι χρησιμοποιείται η συνάρτηση atan2(Y,X)
```

```
subplot(2,1,1); fplot(Hmag,[0 2*pi]); grid on  
subplot(2,1,2); fplot(Hpha,[0 2*pi]); grid on
```

-----



% Matlab code B (Response in dB and logarithmic scale)

```
clc
clear all
close all
```

```
b = [1 0 0.5];
a = [2 2 1];
```

```
W = 0: 0.05: 2*pi;
```

```
H = freqs(b,a,W);
```

```
Hmag = abs(H);
Hphase = angle(H);
Hphasedeg = Hphase*180/pi;
```

```
subplot(2,1,1); semilogx(W,db(Hmag)); grid on
xlabel('Frequency (rad/s)')
ylabel('Magnitude (dB)')
```

```
subplot(2,1,2); semilogx(W,Hphasedeg); grid on
xlabel('Frequency (rad/s)')
ylabel('Phase (degrees)')
```

-----

### ΑΣΚΗΣΗ 3.3

```
% Read signal data from .txt file
fileID = fopen('ECG-320Hz.txt','r');
formatSpec = '%f';
x = fscanf(fileID,formatSpec);
fclose(fileID);

X=fft(x,320);

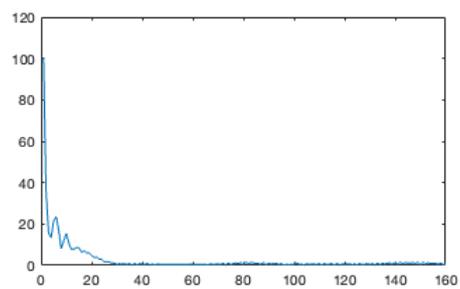
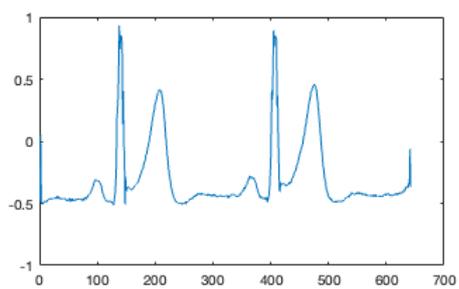
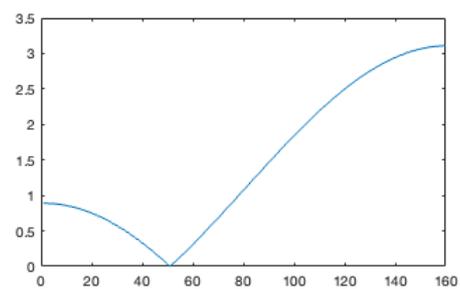
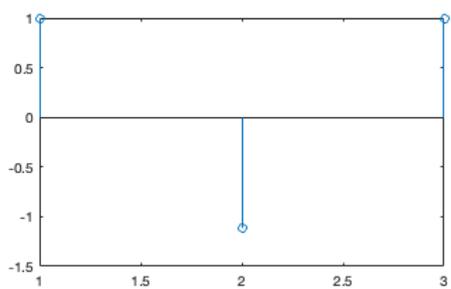
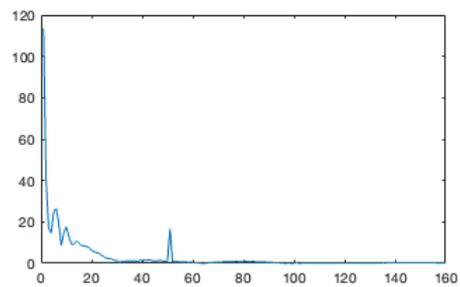
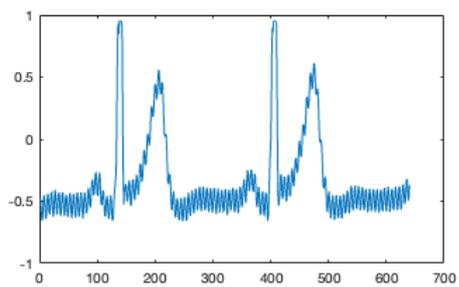
% -----
% Zero placing at  $\omega_0=0.982$  rad, i.e.  $F_0=50\text{Hz}$  and  $F_s=320\text{Hz}$ 
% -----

w0 = 0.982;
h=[1 -2*cos(w0) 1];
H=fft(h,320);

y=conv(x,h);

Y=fft(y,320);

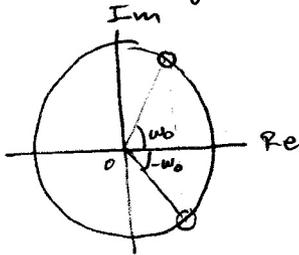
subplot(3,2,1), plot(x)
subplot(3,2,2), plot(abs(X(1:160)))
subplot(3,2,3), stem(h)
subplot(3,2,4), plot(abs(H(1:160)))
subplot(3,2,5), plot(y)
subplot(3,2,6), plot(abs(Y(1:160)))
```



Η επιθυμητή συχνότητα, όπως αυτή προκύπτει από το φάσμα του σήματος  $x(n)$ , είναι 50Hz. Η ψηφιακή γωνιακή ταχύτητα  $\omega_0$  που αντιστοιχεί στην συχνότητα αυτή, δηλ. στη συχνότητα  $F_0 = 50\text{Hz}$ , υπολογίζεται από την σχέση:

$$\omega_0 = \int_0^T = 2\pi F_0 \cdot \frac{1}{F_s} = 2\pi \frac{F_0}{F_s} = 2\pi \frac{50}{320} \approx 0.982 \text{ rad} \approx 56.26^\circ$$

Άρα, πάνω στον μοναδιαίο κύκλο των επιπέδων  $z$  θα τοποθετήσουμε ένα ζεύγος στη γωνία  $\omega_0$ . Επίσης θα χρειαστεί να τοποθετήσουμε το συζυγές ζεύγος αυτού στη γωνία  $-\omega_0$ , ώστε οι συντελεστές της συνάρτησης να είναι πραγματικοί αριθμοί.



Κατά συνέπεια ο αριθμητής  $N(z)$  της συνάρτησης μεταφοράς του συστήματος  $H(z) = \frac{N(z)}{D(z)}$  δίνεται ως:

$$\begin{aligned} N(z) &= (z - e^{-j\omega_0})(z - e^{j\omega_0}) = \\ &= z^2 - z e^{j\omega_0} - z e^{-j\omega_0} + e^{j\omega_0} e^{-j\omega_0} = \\ &= z^2 - z(e^{j\omega_0} + e^{-j\omega_0}) + e^0 = \\ &= z^2 - 2z \cos \omega_0 + 1 \end{aligned}$$

Ο παρονομαστής  $D(z)$  της συνάρτησης μεταφοράς  $H(z)$  δίνεται να ισούται με  $z^2$ , δηλ.  $D(z) = z^2$  ή διπλός πόλος στο 0 (μηδέν), ώστε τελικά το σύστημα να μην έχει όρους με αρνητικές δυνάμεις του  $z$ , αφού το σύστημα δεν μπορεί να προβλέψει.

Τελικά, 
$$H(z) = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{z^2 - 2z \cos \omega_0 + 1}{z^2} = 1 - 2 \cos \omega_0 z^{-1} + z^{-2}$$

Ο αντίστροφος μετασχηματισμός  $Z$  μας δίνει την χρονική έκφραση  $h(n)$  του συστήματος:

$$h(n) = Z^{-1}\{H(z)\} = \delta(n) - 2 \cos \omega_0 \delta(n-1) + \delta(n-2)$$

ή  $h(n) = \{1, -2 \cos \omega_0, 1\}$  όπου  $\omega_0 = 0.982$  και  $\cos \omega_0 = 0.555$

Συμπερασματικά: Από την  $H(z) = 1 - 2 \cos \omega_0 z^{-1} + z^{-2}$  δίνεται να υπολογιστούν οι εξισώσεις διαφορών του συστήματος, ως εξής:

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = 1 - 2 \cos \omega_0 z^{-1} + z^{-2} \Rightarrow Y(z) = X(z) - 2 \cos \omega_0 z^{-1} X(z) + z^{-2} X(z)$$

FIR (μη ανακλαστικό φίλτρο)  $\rightarrow$

$$y(n) = x(n) - 2 \cos \omega_0 x(n-1) + x(n-2)$$