

# ΨΗΦΙΑΚΗ ΕΠΕΞΕΡΓΑΣΙΑ ΣΗΜΑΤΟΣ

Γ.Γλεντής

1. Εισαγωγή
2. Συστήματα Ψηφιακής Επεξεργασίας Σήματος
3. Σήματα και Συστήματα
4. Ψηφιοποίηση Αναλογικών Σημάτων
5. Γραμμικά Χρονικά Αναλλοίωτα Συστήματα
6. Ο Μετασχηματισμός  $Z$
7. Το Πεδίο της Συχνότητας
8. **Αναλογικά Φίλτρα**
9. Ψηφιακά Φίλτρα
10. Διακριτοί Ορθογώνιοι Μετασχηματισμοί
11. Εφαρμογή στα Ψηφιακά Τηλ/κά Συστήματα
12. Εφαρμογή στις Κατευθυντικές Συστοιχίες Κεραιών

## ΑΝΑΛΟΓΙΚΑ ΦΙΛΤΡΑ

**Φίλτρο** (Γραμμικό) Σύστημα που μεταβάλλει (περιορίζει) το (μέτρο) του φασματικού περιεχόμενου των σημάτων.

$$y(t) = h(t) \star x(t) \longleftrightarrow Y(\omega) = H(\omega)X(\omega)$$

- Φιλτράρισμα:

$$|Y(\omega)| = |H(\omega)||X(\omega)|$$

- Απόσβεση

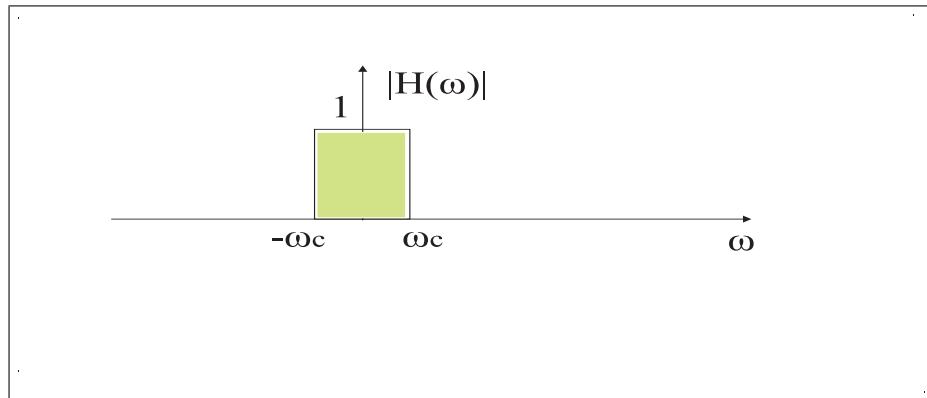
$$\alpha = 20 \log (|H(\omega)|) \text{ } dB$$

1. Επιλογή του μέτρου της απόχρισης συχνότητας του φίλτρου  $H(\omega)$  κατά τον επιθυμητό τρόπο.
2. Γραμμική φάση  $\Theta_H(\omega) = -\omega t_d$

## Ιδανικό φίλτρο διέλευσης χαμηλών συχνοτήτων (**LPF**)

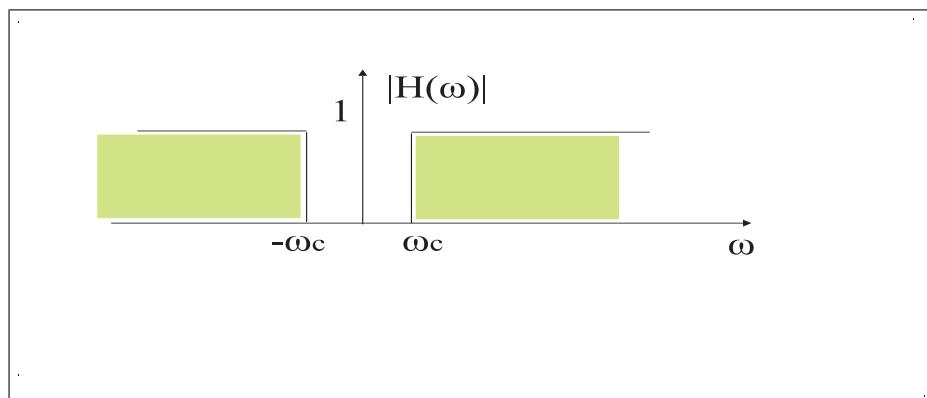
$$|H_{LP}(\omega)| = \begin{cases} 1 & |\omega| < \omega_c \\ 0 & |\omega| > \omega_c \end{cases}$$

- $\omega_c$ : Συχνότητα αποκοπής



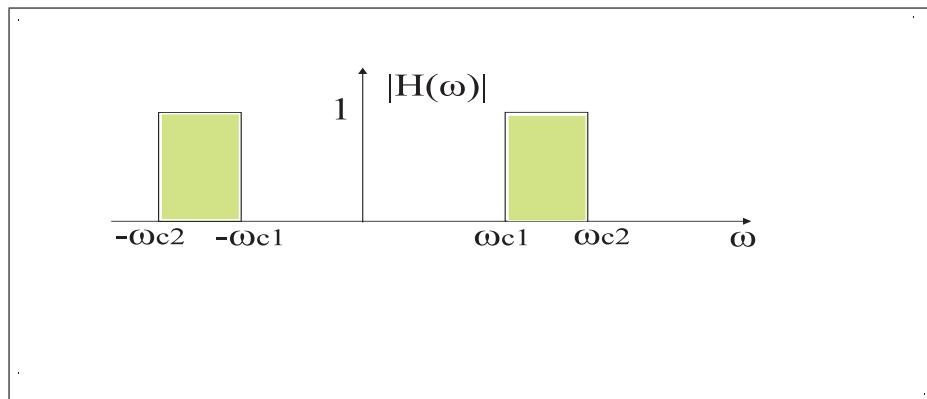
## Ιδανικό φίλτρο διέλευσης υψηλών συχνοτήτων (**HPF**)

$$|H_{HP}(\omega)| = \begin{cases} 0 & |\omega| < \omega_c \\ 1 & |\omega| > \omega_c \end{cases}$$



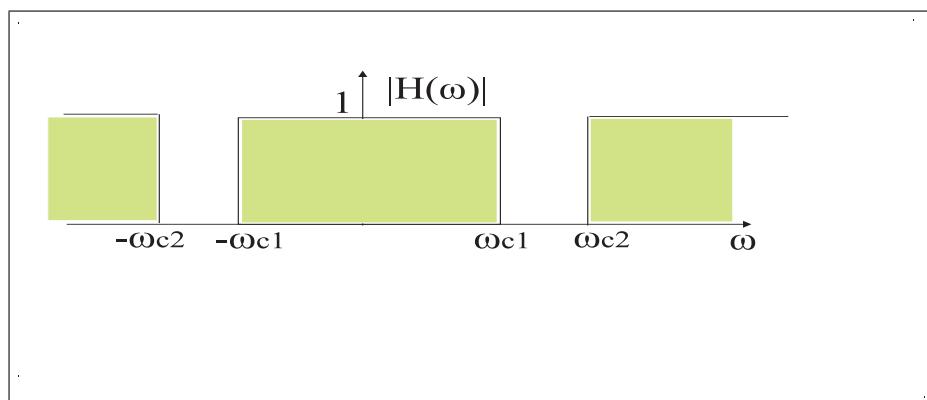
Ιδανικό φίλτρο διέλευσης ζώνης συχνοτήτων (**BPF**)

$$|H_{BP}(\omega)| = \begin{cases} 0 & \omega_{c1} < |\omega| < \omega_{c2} \\ 1 & \text{αλλού} \end{cases}$$

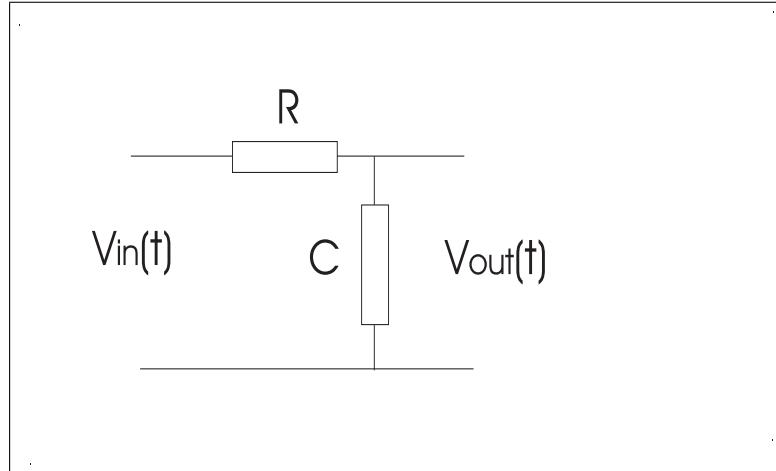


Ιδανικό φίλτρο αποκοπής ζώνης συχνοτήτων (**BSF**)

$$|H_{BS}(\omega)| = \begin{cases} 1 & \omega_{c1} < |\omega| < \omega_{c2} \\ 0 & \text{αλλού} \end{cases}$$



## ΦΙΛΤΡΟ LP ΠΡΩΤΗΣ ΤΑΞΗΣ RC



- εξίσωση κυκλώματος

$$RC \frac{d}{dt} v_{out}(t) + v_{out}(t) = v_{in}(t)$$

- συνάρτηση μεταφοράς

$$H(s) = \frac{1}{1 + RCs}$$

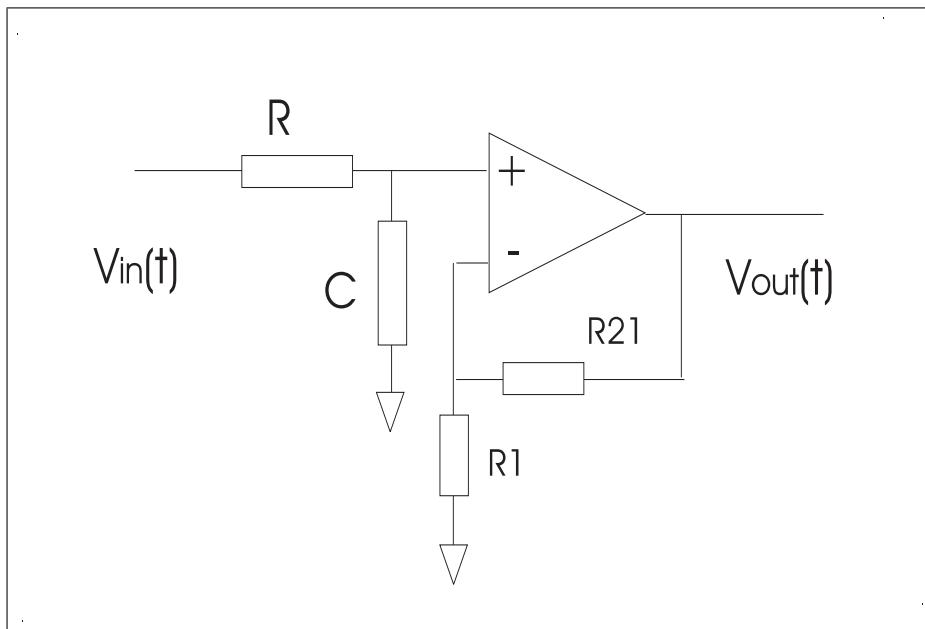
- μέτρο απόχρισης συχνότητας

$$|H(\omega)| = \frac{1}{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_o}\right)^2\right)^{\frac{1}{2}}}$$

- Εύρος συχνοτήτων 3 db

$$|H(\omega_o)| = \frac{1}{\sqrt{2}} \leftrightarrow \omega_{3 \text{ db}} = \omega_o$$

## ΦΙΛΤΡΟ LP ΠΡΩΤΗΣ ΤΑΞΗΣ Amp



- συνάρτηση μεταφοράς

$$H(s) = \frac{K}{1 + RCs}$$

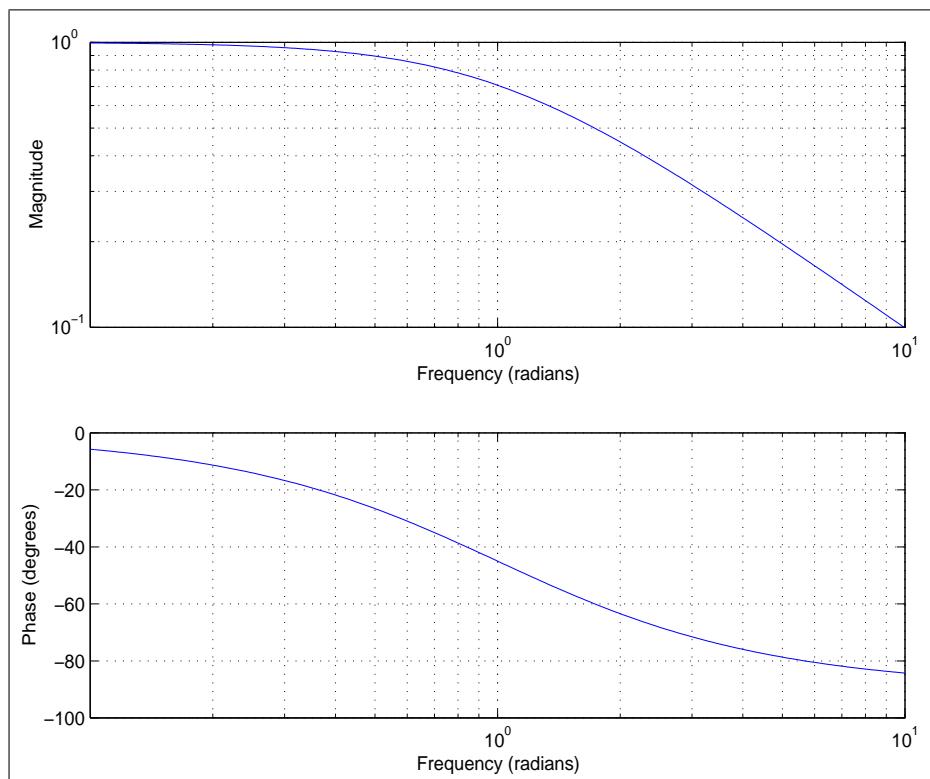
- $K$  Κέρδος ενίσχυσης

$$K = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

## MATLAB

$$H(s) = \frac{1}{1+s} \implies |H(\omega)| = \frac{1}{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_o}\right)^2\right)^{\frac{1}{2}}}$$

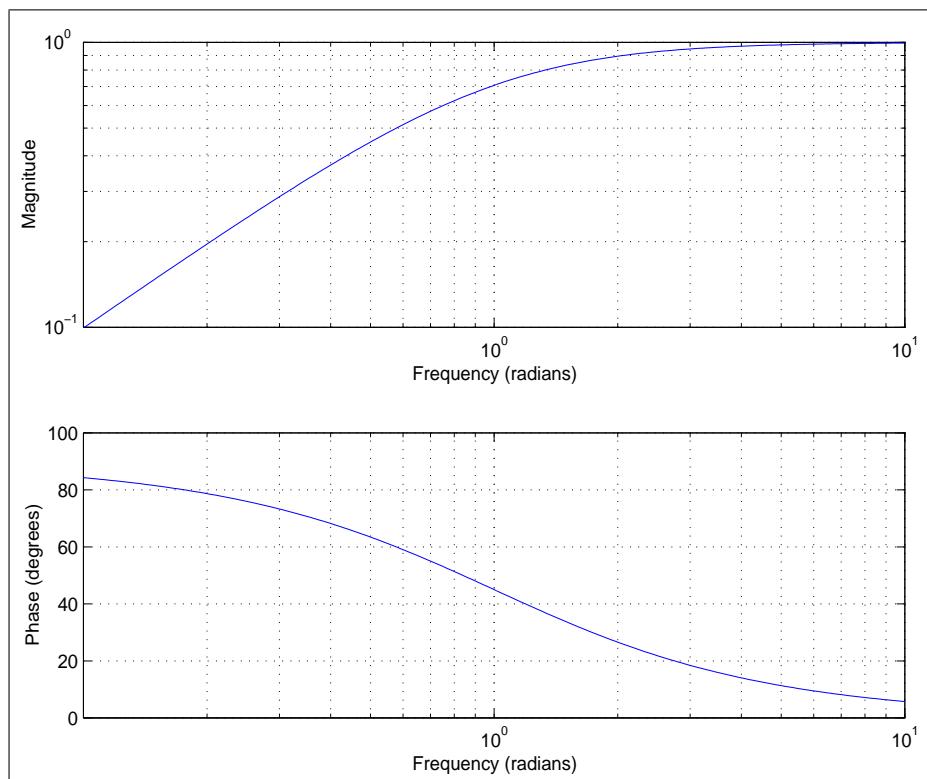
```
b=1;  
a=[1 1];  
freqs(b,a)
```



## MATLAB

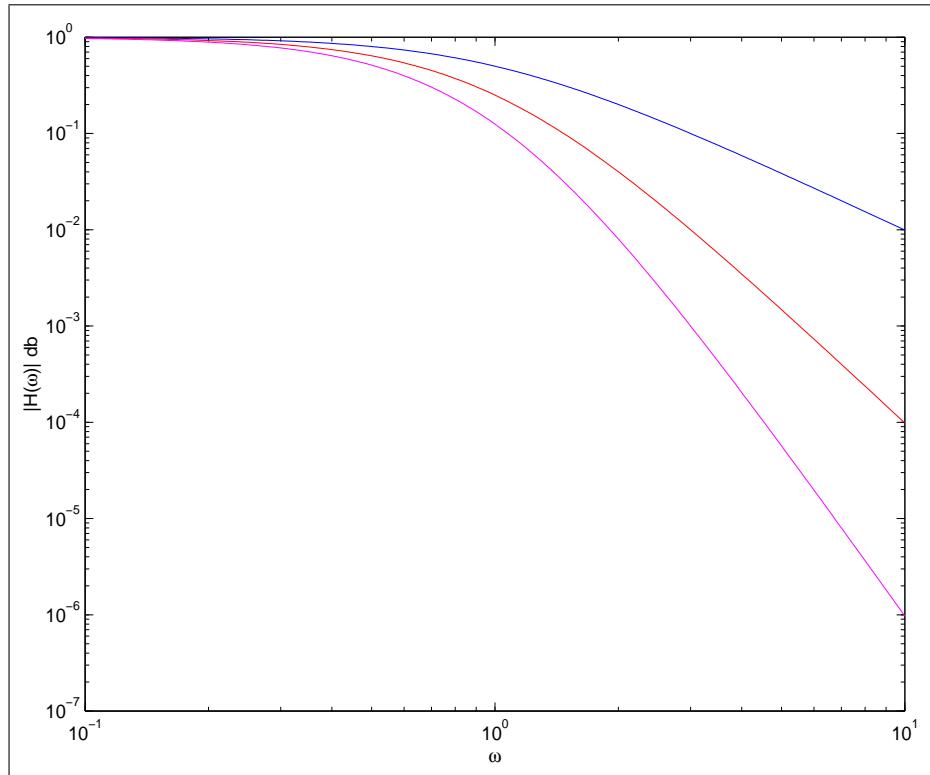
$$H(s) = \frac{s}{1+s} \implies |H(\omega)| = \frac{\frac{\omega}{\omega_o}}{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_o}\right)^2\right)^{\frac{1}{2}}}$$

```
b=[1 0];  
a=[1 1];  
freqs(b,a)
```



Φίλαρο ΛΠ 3ης τάξης

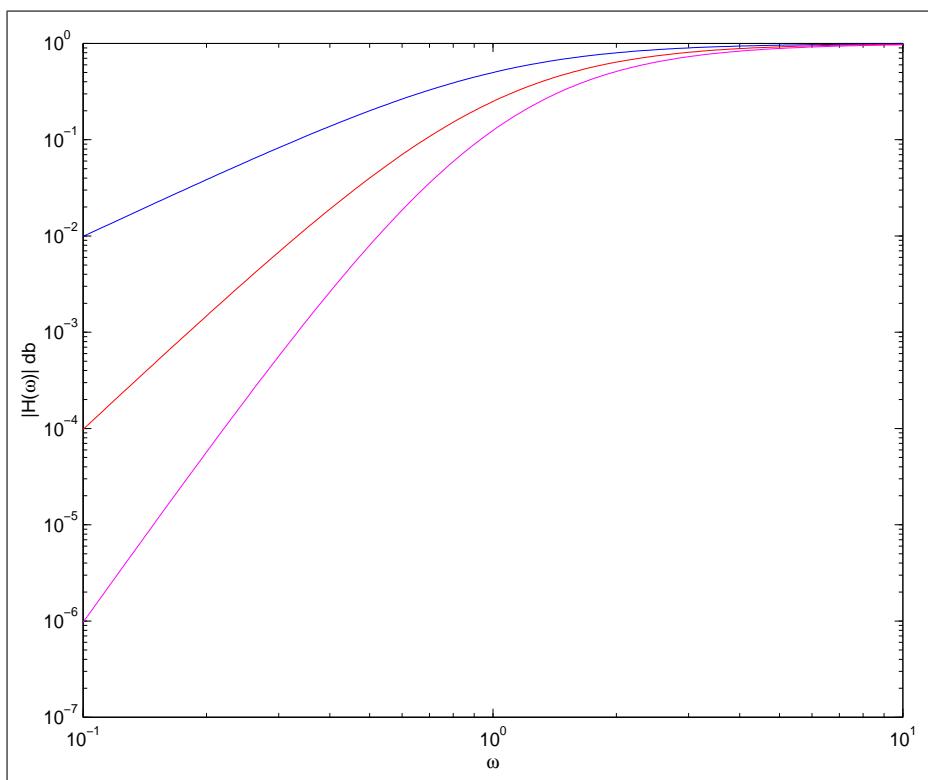
$$H(s) = \left( \frac{1}{1+s} \right)^3 \leftarrow |H(\omega)| = \frac{1}{\left( 1 + \left( \frac{\omega}{\omega_o} \right)^2 \right)^{\frac{3}{2}}}$$



$$f_{3 \text{ db}} = ? \dots$$

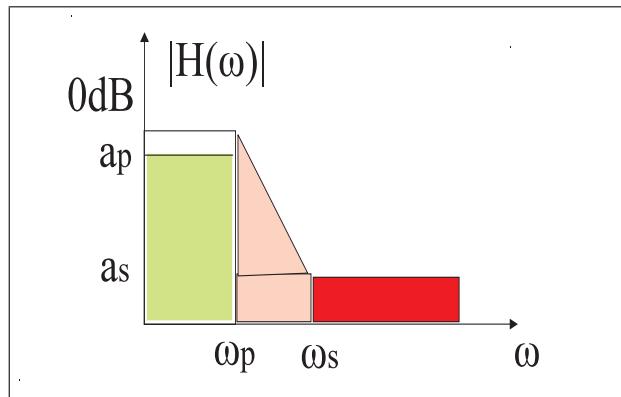
## Φίλαρο ΗΠ 3ης τάξης

$$H(s) = \left( \frac{s}{1+s} \right)^3 \leftarrow |H(\omega)| = \frac{\frac{\omega^{\frac{3}{2}}}{\omega_o}}{\left( 1 + \left( \frac{\omega}{\omega_o} \right)^2 \right)^{\frac{3}{2}}}$$



$$f_{3 \text{ db}} = ?$$

## Σχεδίαση Αναλογικών Φίλτρων



Προδιαγραφές

- ζώνη διέλευσης  $0 < \omega < \omega_p$
- ζώνη αποκοπής  $\omega_p < \omega < \infty$
- ζώνη μετάβασης  $\omega_p < \omega < \omega_s$
- συχνότητα διέλευσης  $\omega_p$
- συχνότητα αποκοπής  $\omega_s$
- κυμάτωση στη ζώνη διέλευσης  $\alpha_p = 20 \log \left( \frac{V_0}{V_1} \right) \text{ dB}$
- απόσβεση στη ζώνη αποκοπής  $\alpha_s = 20 \log \left( \frac{V_0}{V_2} \right) \text{ dB}$

## Στόχοι σχεδίασης

- μικρή κυμάτωση στη ζώνη διέλευσης
- μεγάλη απόσβεση στη ζώνη αποκοπής
- μικρό εύρος μεταβατικής ζώνης
- απλή κυκλωματική υλοποίηση

## Μέθοδοι σχεδίασης

- Φίλτρα Butterworth
- Φίλτρα Chebychev I, II
- Ελλειπτικά Φίλτρα
- ...

## Φίλτρα **Butterworth**

$$|H(\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + (\frac{\omega}{\omega_o})^{2n}}}$$

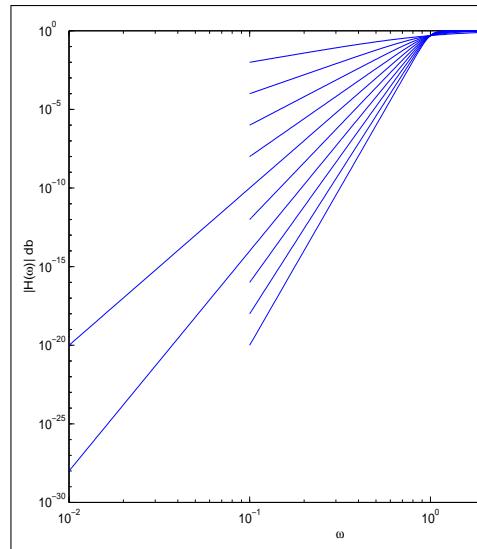
$$|H(\omega)|_{\max} = |H(0)| = 1$$

$$\alpha \approx 20n \log\left(\frac{\omega}{\omega_o}\right)$$

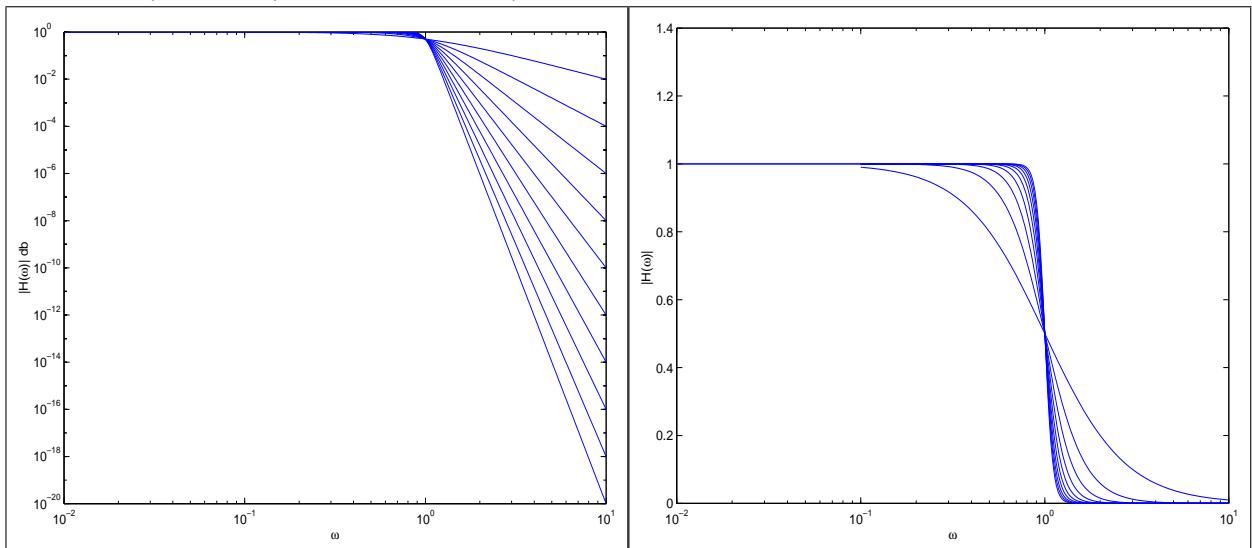
$$\omega_{3 dB} = \omega_o$$

## Κανονικοποιημένο φίλτρο **Butterworth**

- LP [b,a] = butter(N,Wn,'s')
- HP [b,a] = butter(N,Wn,'high','s')
- BP [b,a] = butter(N,Wn,'s'), Wn=[W1 W2]
- BS [b,a] = butter(N,Wn,'stop','s'), Wn=[W1 W2]



Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου διέλευσης χαμηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .



Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου Butterworth διέλευσης υψηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .

## Φίλτρα **Chebychev**

$$|H(\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + \epsilon^2 C_n^2(\frac{\omega}{\omega_o})}}$$

$$C_n(\omega) = \cos(n \cos^{-1}(\omega))$$

$$|H(\omega)|_{\max} = |H(0)| = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{1+\epsilon^2}} & n = 2k \\ \frac{1}{\sqrt{1+\epsilon^2}} & n = 2k+1 \end{cases}$$

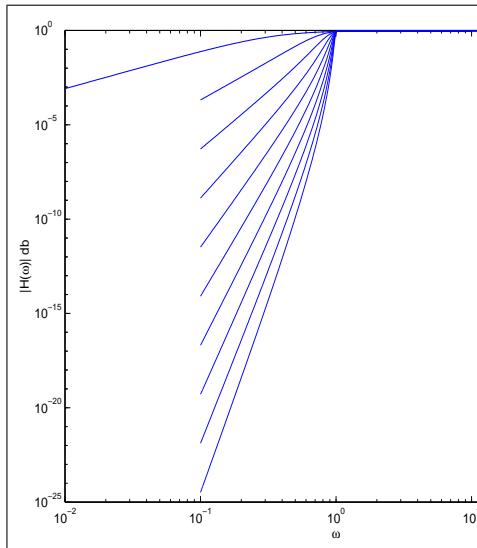
$$\alpha \approx 20n \log\left(\frac{\omega}{\omega_o}\right) + (20\log(\epsilon) + 20(n-1)\log(2))$$

$$\omega_3 \text{ } dB = \omega_o$$

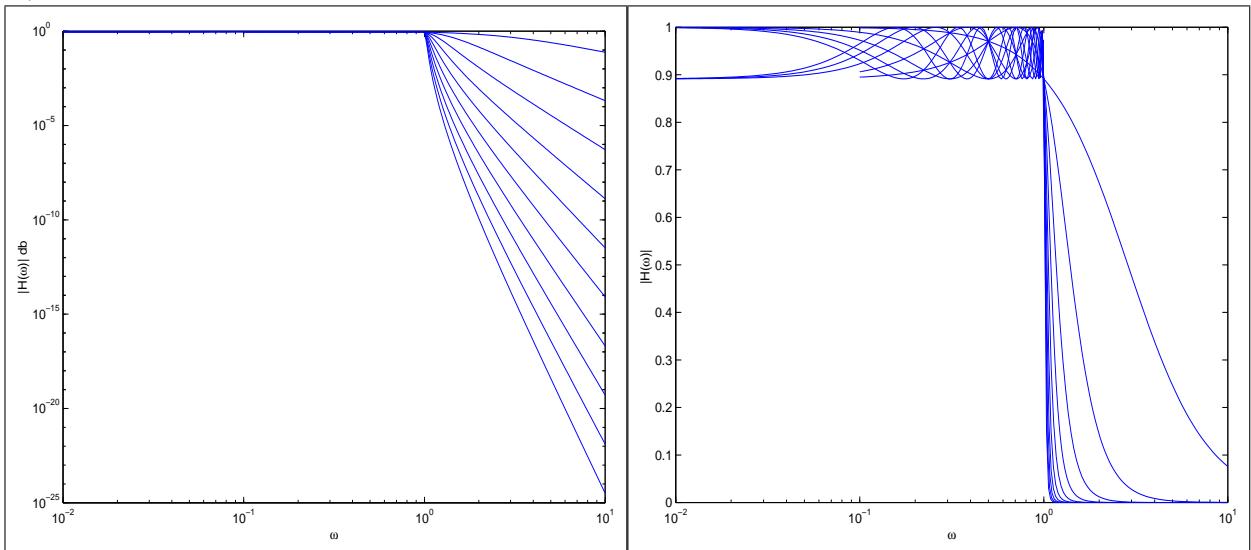
## Κανονικοποιημένο φίλτρο **Chebychev**

- LP [b,a]= cheby1(N,R,Wn,'s')
- HP [b,a]= cheby1(N,R,Wn,'high','s')
- BP [b,a]= cheby1(N,R,Wn,'s'), Wn=[W1 W2]
- BS [b,a]= cheby1(N,R,Wn,'stop','s'), Wn=[W1 W2]

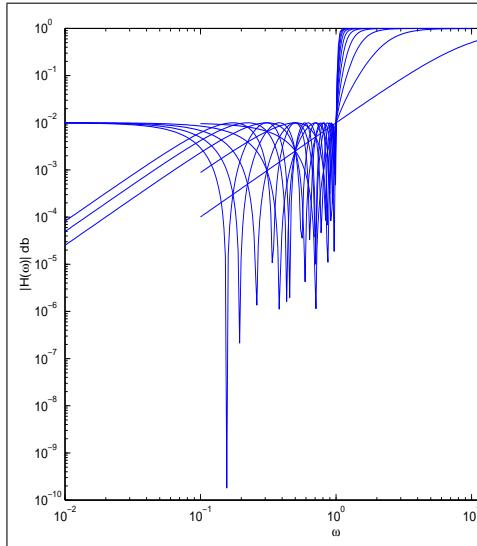
Όμοια για cheby2(.)



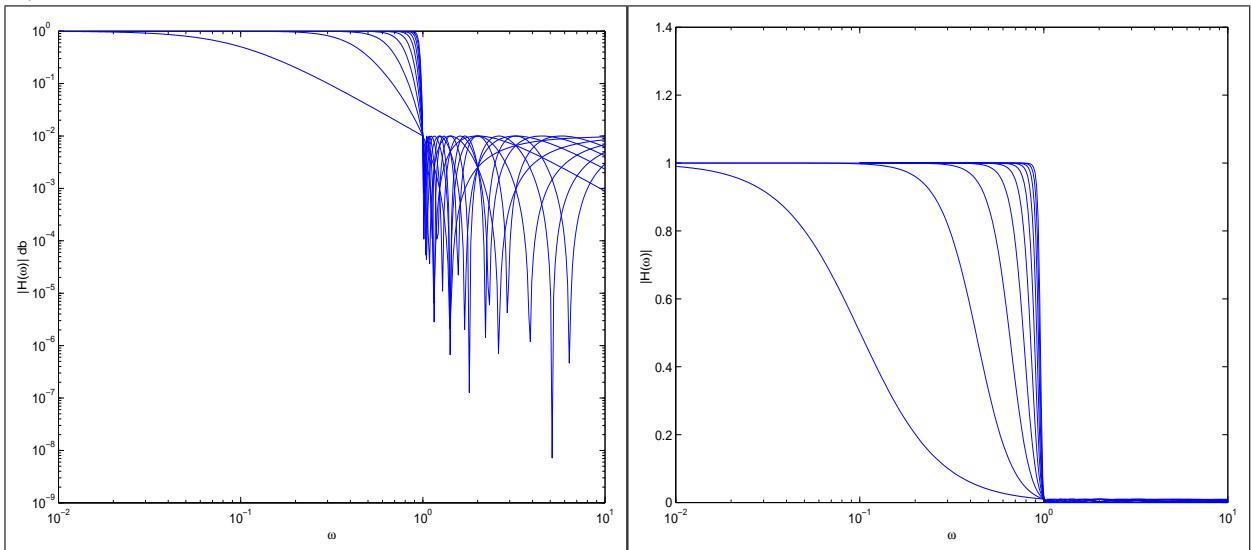
Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου  
 $I$ ,  $\alpha_p = 0.5$  dB, διέλευσης χαμηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .



Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου Chebychev-I,  
 $\alpha_p = 0.5$  dB, διέλευσης υψηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .

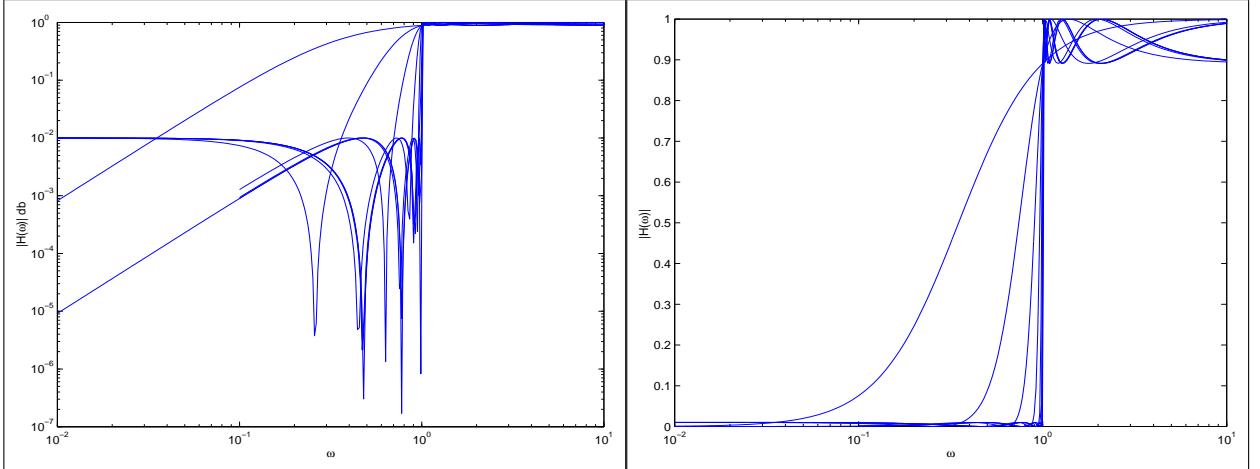


Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου II,  $\alpha_p = 0.5$  dB, διέλευσης χαμηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .



Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου φίλτρου Chebychev-II,  $\alpha_p = 0.5$  dB, διέλευσης υψηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .

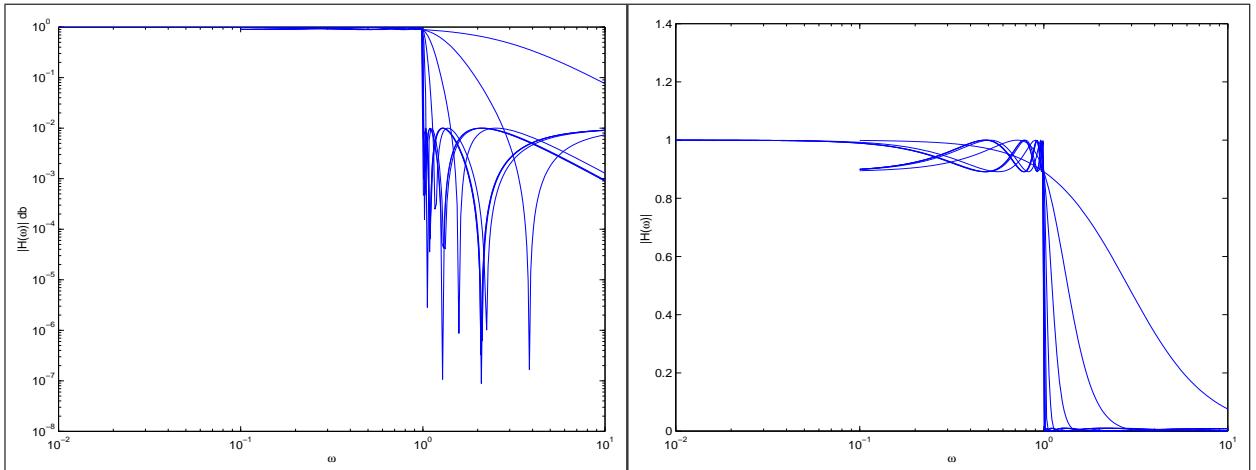
Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου ελλειπτικού φίλτρου,  $\alpha_p =$



0.5

dB

$\alpha_s = 20 \text{ dB}$ , διέλευσης χαμηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .



Απόκριση συχνότητας κανονικοποιημένου ελλειπτικού φίλτρου,  $\alpha_p = 0.5 \text{ dB}$ ,  $\alpha_s = 20 \text{ dB}$ , διέλευσης υψηλών συχνοτήτων, τάξεως  $n = 1, 2 \dots 10$ .

## Μετασχηματισμοί Φίλτρων

- $H_{LP}(s)$  κανονικοποιημένο φίλτρο διέλευσης χαμηλών συχνοτή-  
των,  $\omega_o = 1$
- $H_D(S)$  φίλτρο επιθυμιτών χαρακτηριστικών

$$H_D(S) = H_{LP}(s)|_{s=g(S)}$$

LP	$s = \omega_o S$
HP	$s = \frac{\omega_o}{S}$
BP	$s = \frac{S^2 + \omega^2}{\omega_2 - \omega_1}$
BS	$s = \frac{(\omega_2 - \omega_1)S}{S^2 + \omega^2}$

Να σχεδιαστεί φίλτρο Butterworth  $LP$  με προδιαγραφές

$\omega_p = 3.5 \text{ } KHz$ ,  $\omega_s = 4.0 \text{ } KHz$ ,  $\alpha_p = 1$ ,  $\alpha_s = 20 \text{ } dB$ .

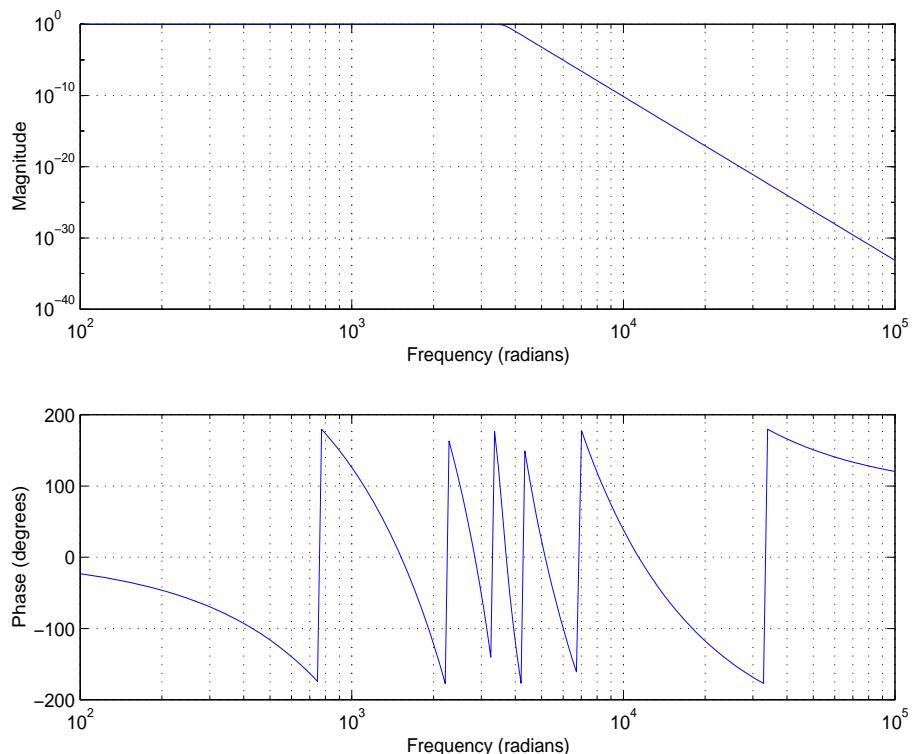
w1=3500;

w2=4000;

```
[n,wo]=buttord(w1,w2,1,20,'s')
```

```
[b,a]=butter(n,wo,'s')
```

```
freqs(b,a)
```



Να σχεδιαστει φίλτρο Butterworth  $HP$  με προδιαγραφές

$$\omega_s = 3.5 \text{ } KHz, \omega_p = 4.0 \text{ } KHz, \alpha_p = 1, \alpha_s = 20 \text{ } dB.$$

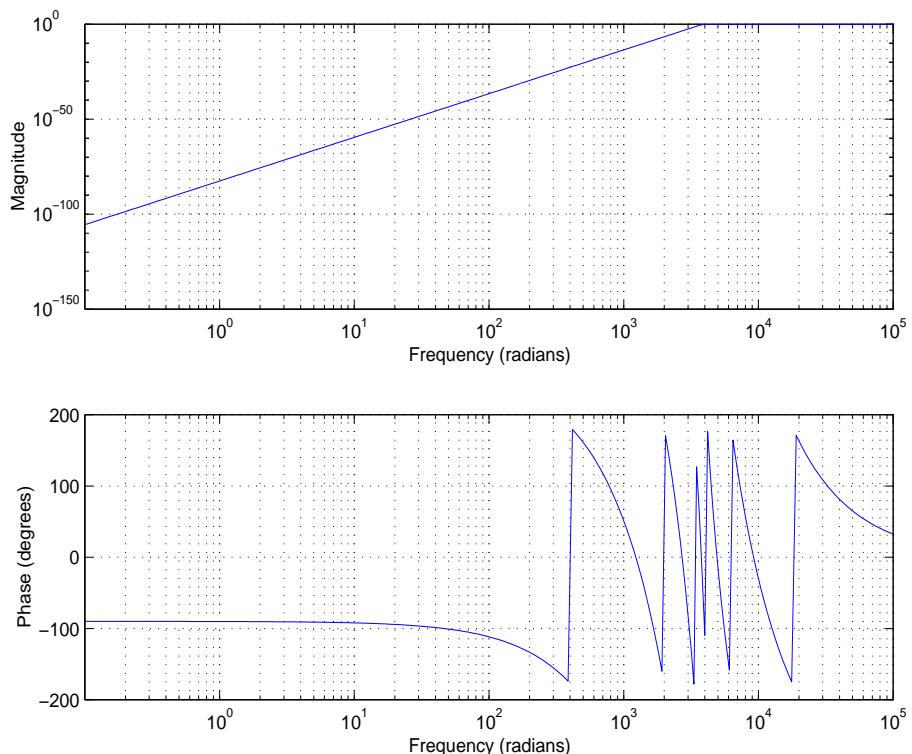
w1=4000;

w2=3500;

```
[n,wo]=buttord(w1,w2,1,20,'s')
```

```
[b,a]=butter(n,wo,'s')
```

```
freqs(b,a)
```



Να σχεδιαστει φίλτρο Butterworth *BP* με προδιαγραφές

$$\omega_p = [4, 8] \text{ } KHz, \omega_s = [3.5, 8.5] \text{ } KHz, \alpha_p = 1, \alpha_s = 20 \text{ } dB.$$

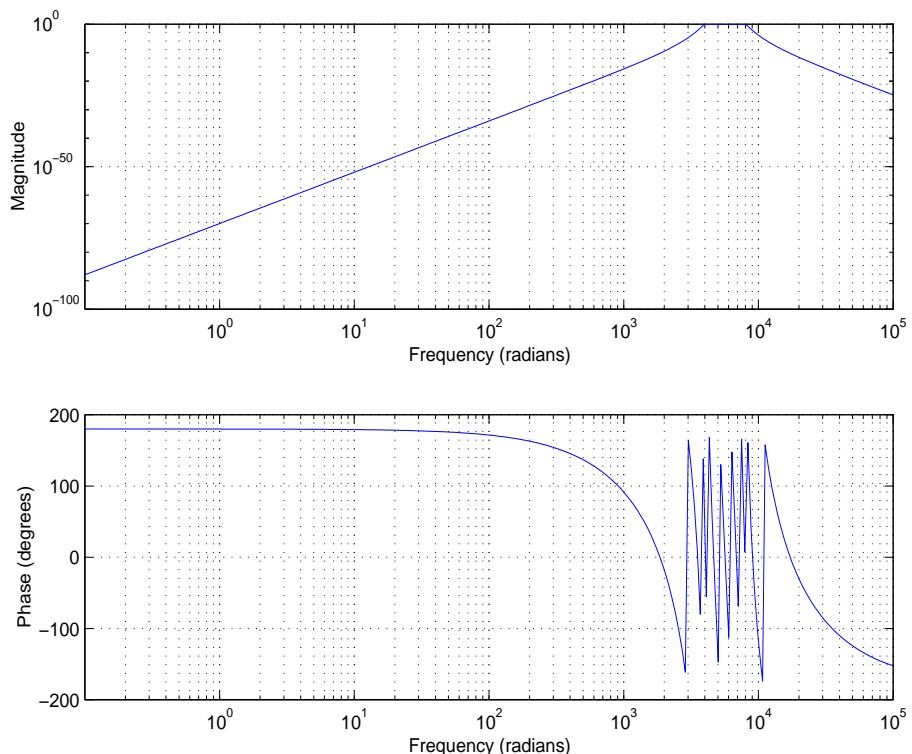
w1=4000;

w2=3500;

```
[n,wo]=buttord(w1,w2,1,20,'s')
```

```
[b,a]=butter(n,wo,'s')
```

```
freqs(b,a)
```



Να σχεδιαστεί φίλτρο Butterworth  $BS$  με προδιαγραφές

$$\omega_s = [4, 8] \text{ } KHz, \omega_p = [3.5, 8.5] \text{ } KHz, \alpha_p = 1, \alpha_s = 20 \text{ } dB.$$

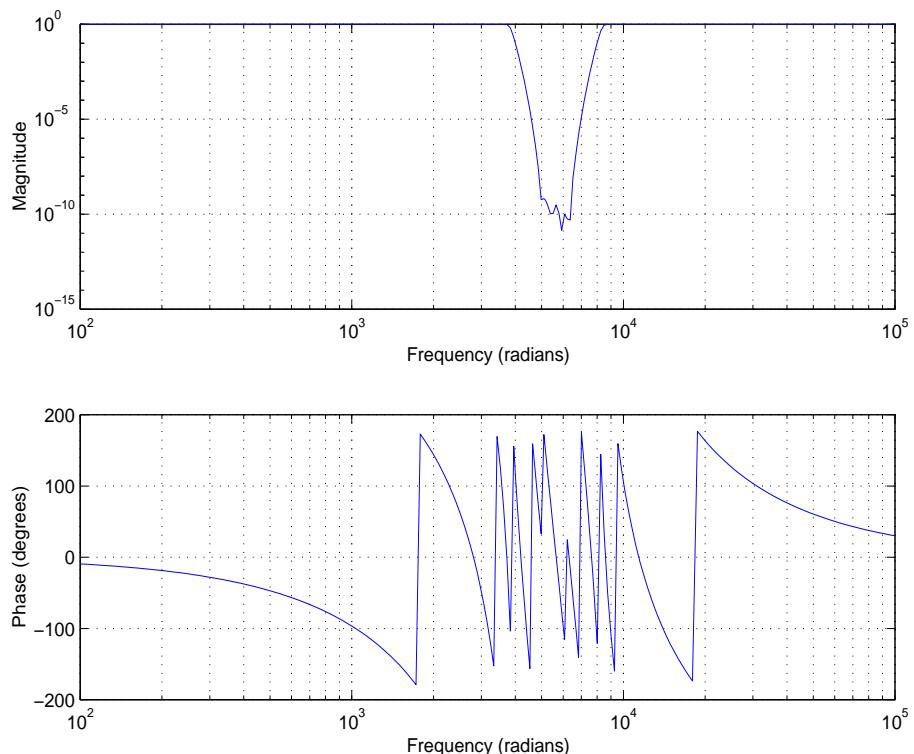
w1=4000;

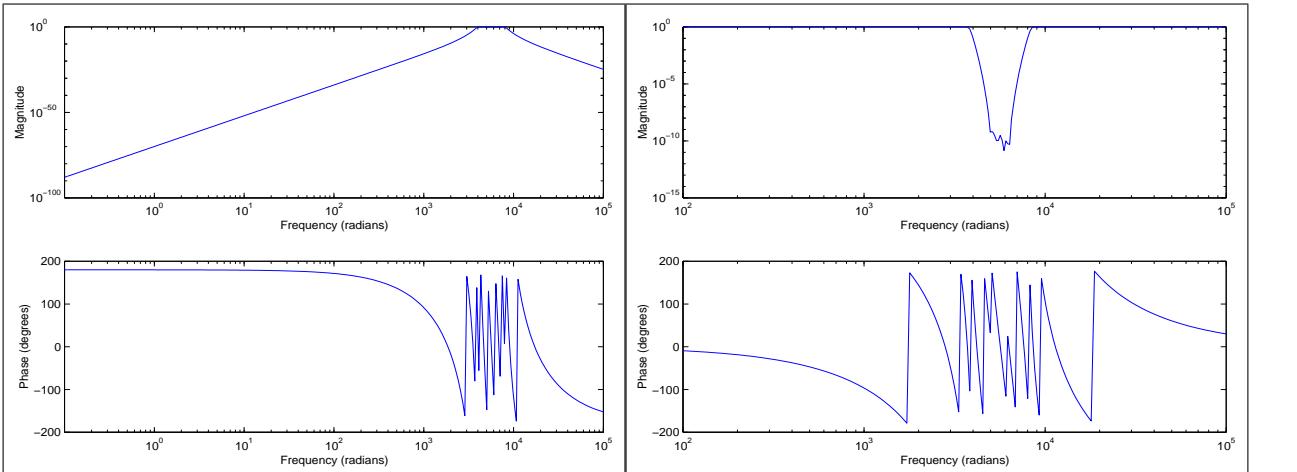
w2=3500;

```
[n,wo]=buttord(w2,w1,1,20,'s')
```

```
[b,a]=butter(n,wo,'stop','s')
```

```
freqs(b,a)
```



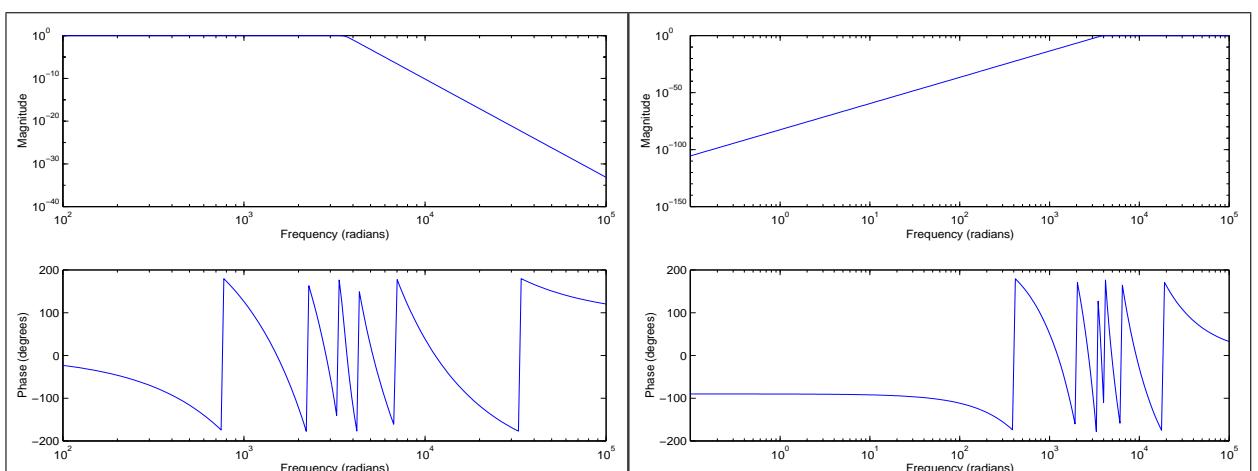


Πίτρα

*BP*

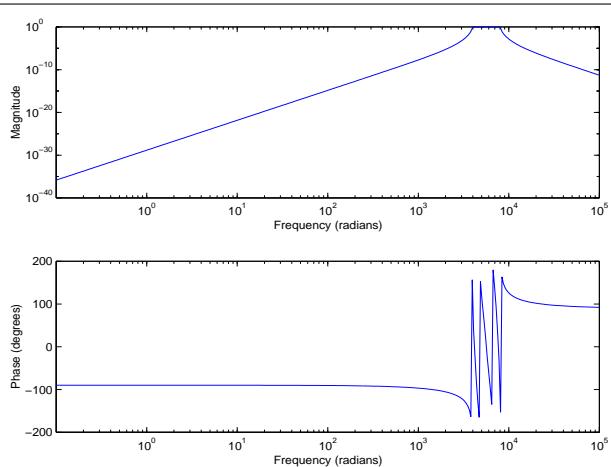
*BS*

Butterwo

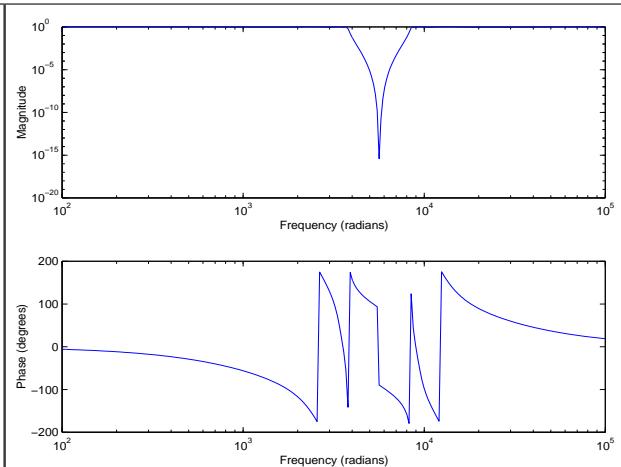


*LP*

*HP*

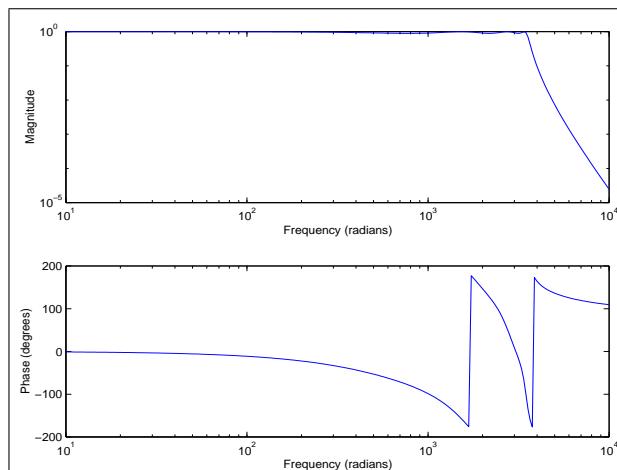


Βίτρα  $BP$

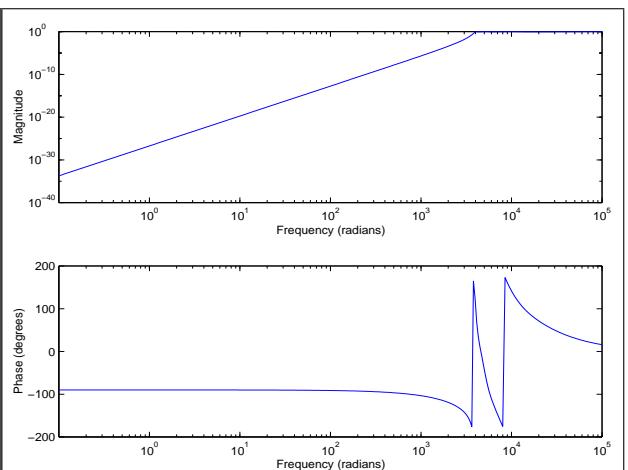


$BS$

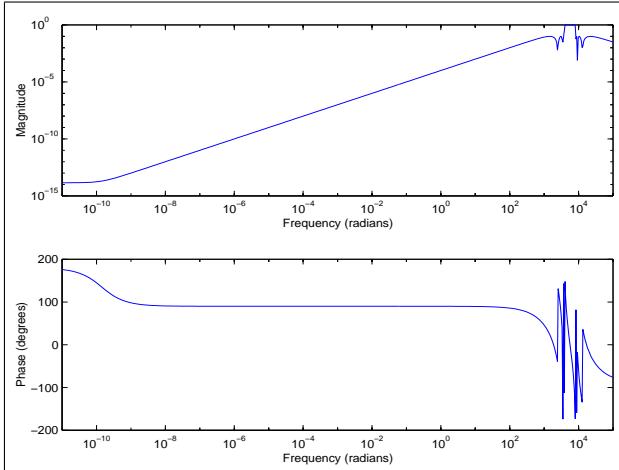
Chebychev



$LP$

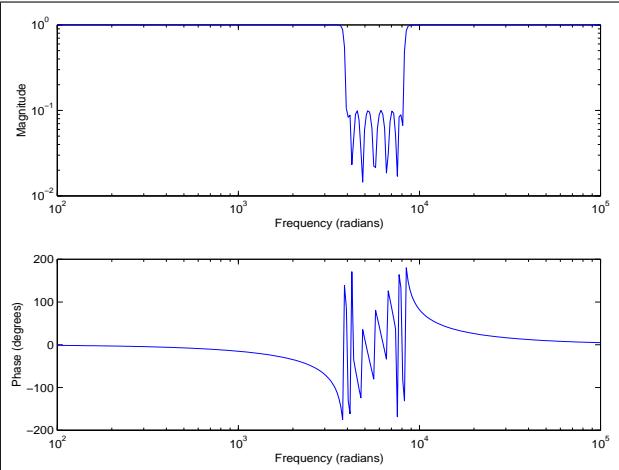


$HP$



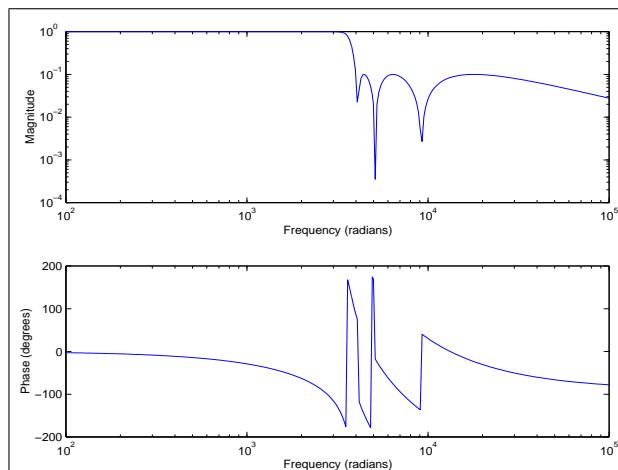
Ιατρα

*BP*

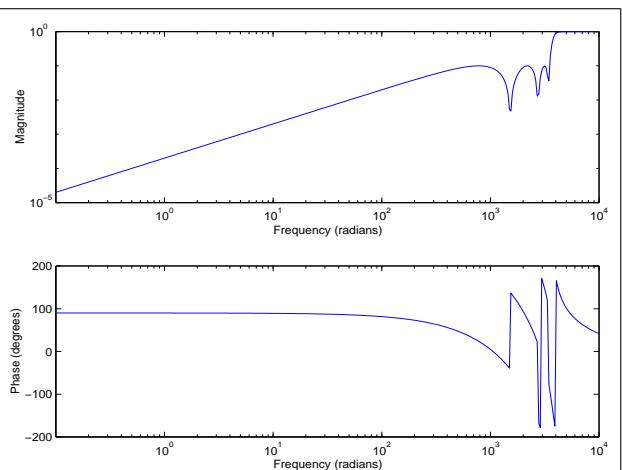


*BS*

Chebyche

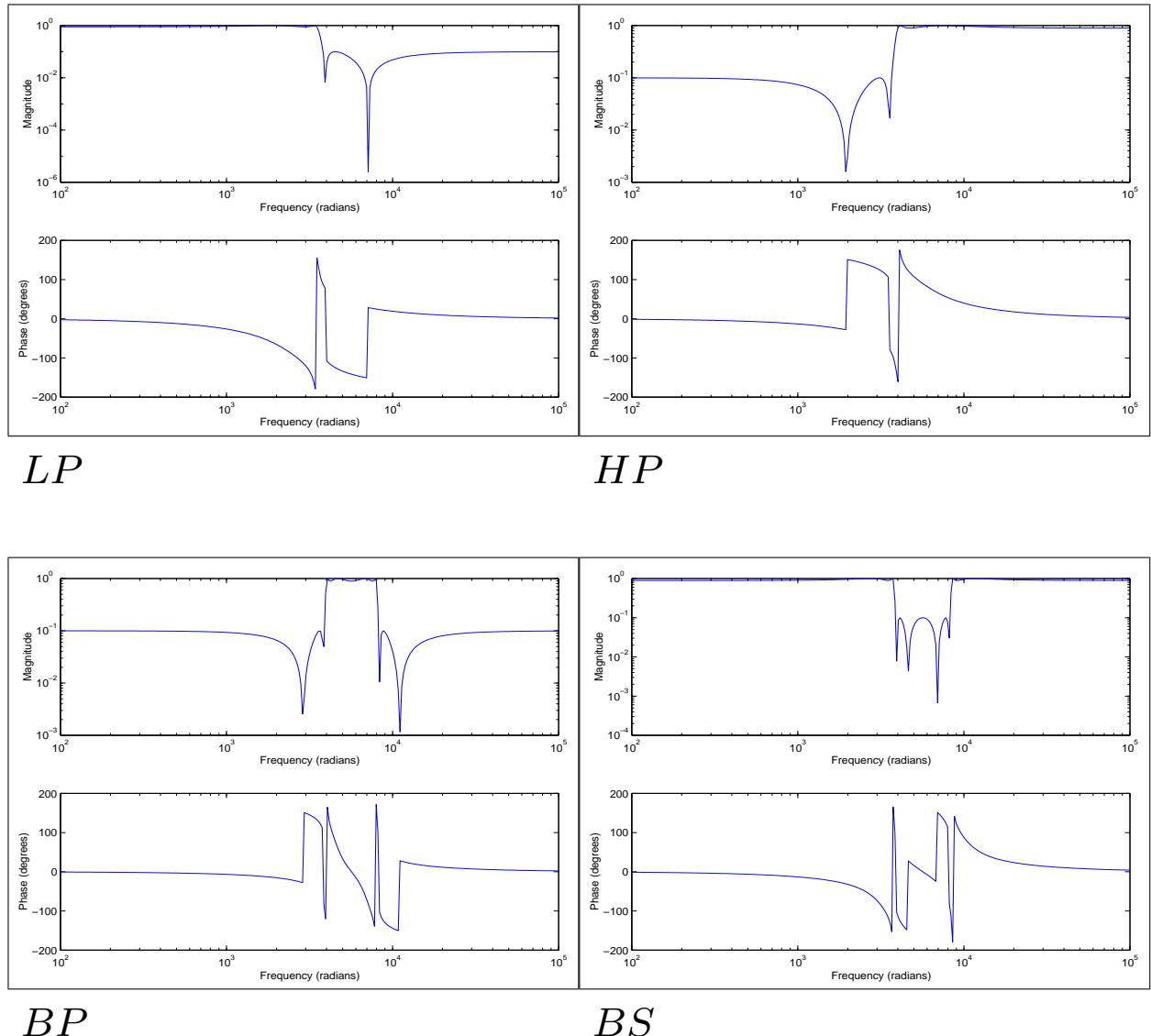


*LP*



*HP*

## Φίλτρα Ελλειπτικά



## Σύγκριση

- Τάξη  $n$  του φίλτρου

	$B$	$C - I$	$C - II$	$EL$
$LP$	23	7	7	4
$HP$	23	7	7	4
$BP$	18	7	7	4
$BS$	18	7	7	4