

# ΠΛΗ 22: Βασικά Ζητήματα Δίκτυα Η/Υ

**2<sup>η</sup> ΟΣΣ / ΠΛΗ22 / ΑΘΗ.4 /07.12.2014**

Νίκος Δημητρίου

*(Σημείωση: Η παρουσίαση αυτή συμπληρώνει τα αρχεία*

*PLH22\_OSS2\_diafaneies\_v1.ppt, και octave\_matlab\_tutorial\_v1.ppt που βρίσκονται*

*στον υποφάκελο ΟΣΣ2 του [study.eap.gr](http://study.eap.gr) κι έχει επιπλέον παραδείγματα)*

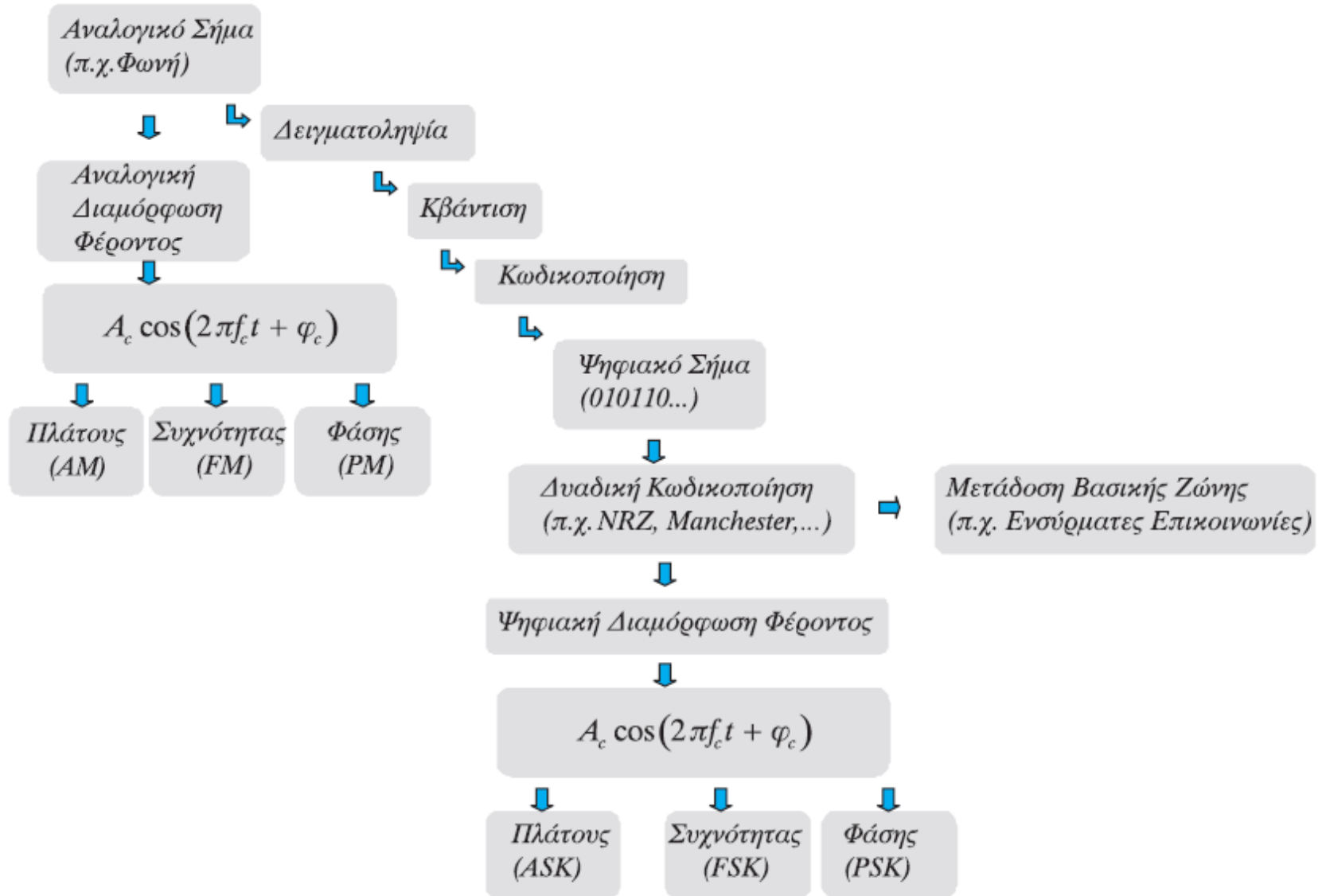
# Βασικά θέματα 2<sup>ης</sup> ΟΣΣ

---

- Εισαγωγή στα Σήματα
- Περιοδικότητα Σημάτων
- ΜΣ Fourier
- Εισαγωγή στο OCTAVE/MATLAB
- Εισαγωγή στα Συστήματα - Φίλτρα
- Γραμμικές Διαμορφώσεις



# Στάδια Επεξεργασίας σημάτων



# Εισαγωγή στα Σήματα

---

- Ημιτονοειδή Σήματα
  - Ορθογώνιος Παλμός
  - Τριγωνικός Παλμός
  - Κρουστικά Σήματα
  - Σήμα Βήματος
- 
- *(παραπομπή στο PLH22\_OSS2\_diafaneies\_v1.ppt διαφάνειες 7-19 (ορισμοί) & 20-30 (παραδείγματα - εφαρμογές)*



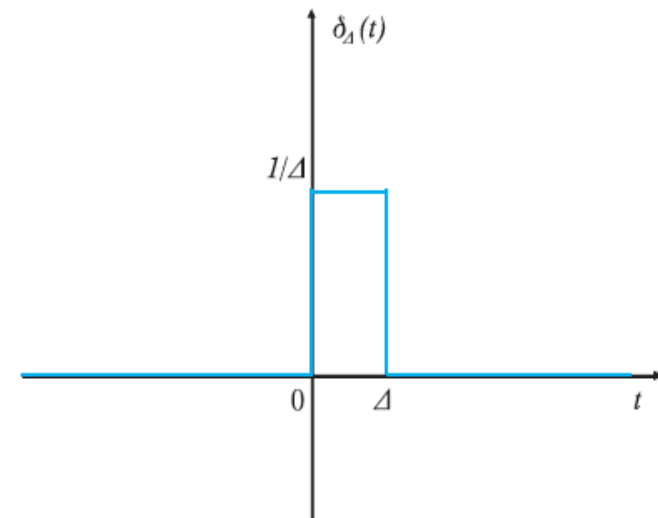
Λαμβάνεται ένας ορθογωνικός παλμός (μοναδιαίου εμβαδού) της εξής μορφής:

$$\delta_{\Delta}(t) = \begin{cases} 0, & \text{οταν } t < 0 \\ \frac{1}{\Delta}, & \text{οταν } 0 < t < \Delta \\ 0, & \text{οταν } t > \Delta \end{cases}$$

όπου  $\Delta > 0$ .

Δηλαδή, ισχύει ότι

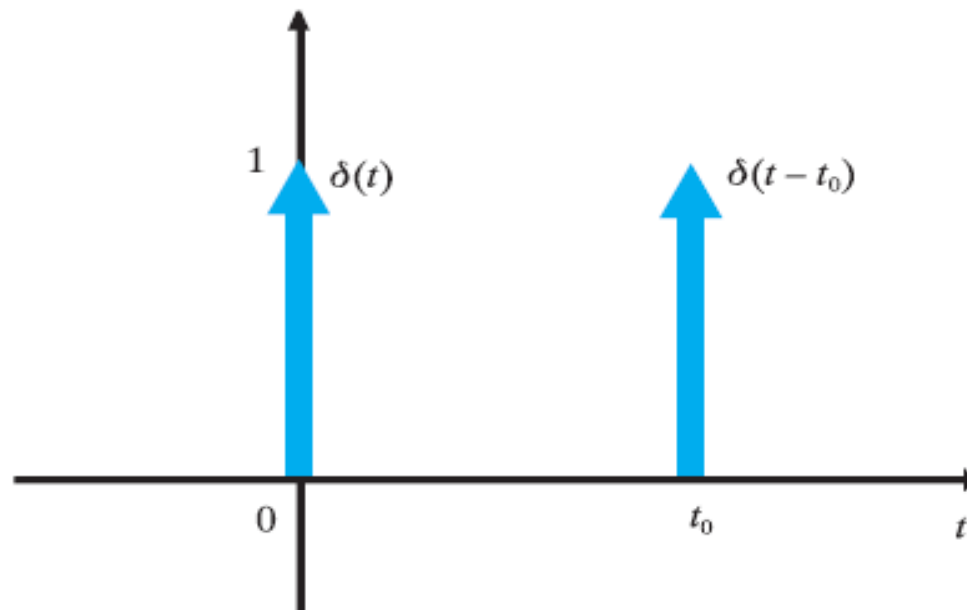
$$\delta_{\Delta}(t) = \frac{1}{\Delta} \text{rect} \left( \frac{t - \frac{\Delta}{2}}{\Delta} \right)$$



Σχήμα 2.19

Απεικόνιση τετραγωνικού παλμού μοναδιαίου εμβαδού

- Αν θεωρηθεί ότι το  $\Delta$  είναι πολύ μικρό ( $\Delta \rightarrow 0$ ), η χρονική διάρκεια του παλμου μηδενίζεται και το πλάτος του απειρίζεται, ενώ το εμβαδό του παραμένει ίσο με 1. Η κρουστική συνάρτηση  $\delta(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} [\delta_{\Delta}(t)]$  σχεδιάζεται ως εξής:



Σχήμα 2.20

Απεικόνιση κρουστικής συνάρτησης στα σημεία 0 και  $t_0$

# Ιδιότητες

- $\delta(t) = 0$ , όταν  $t \neq 0$
- $\delta(t - t_0) = 0$ , όταν  $t \neq t_0$
- $\delta(-t) = \delta(t)$
- $\delta(at) = \frac{1}{|a|} \delta(t)$
- $\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = \int_{0^-}^{0^+} \delta(t) dt = 1$
- $\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) dt = \int_{t_0^-}^{t_0^+} \delta(t - t_0) dt = 1$
- $\int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \delta(t - t_0) dt = f(t_0)$
- $f(t) \delta(t - t_0) = f(t_0) \delta(t - t_0)$
- $f(t) * \delta(t - t_0) = f(t - t_0)$



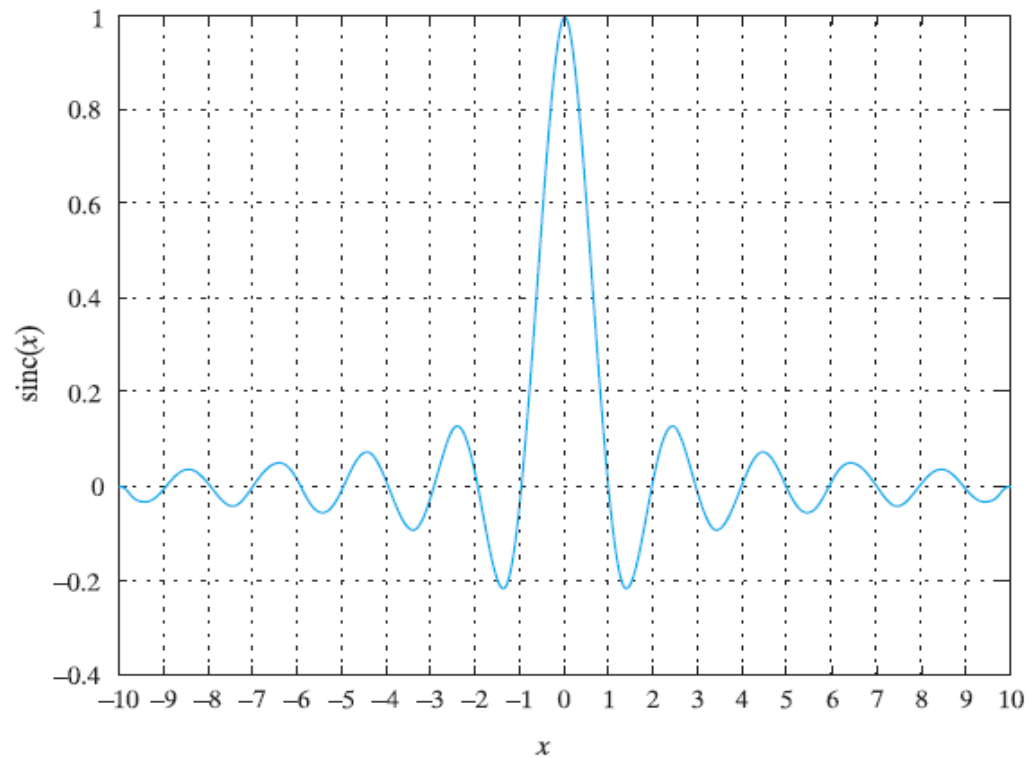
### 2.2.7.3 Συνάρτηση sinc

Η συνάρτηση sinc ορίζεται ως εξής:

$$\text{sinc}(x) = \frac{\sin(\pi x)}{\pi x}$$

όπου  $x \in \mathbb{R}$ .

και παριστάνεται γραφικά ως εξής:



Σχήμα 2.15

Απεικόνιση συνάρτησης sinc





# Περιοδικότητα σημάτων

---



## Περιοδικότητα αθροίσματος σημάτων

Το σήμα που αποτελείται από το άθροισμα δύο περιοδικών σημάτων με περιόδους  $T_1, T_2$  θα είναι περιοδικό εάν :

$\exists m_1, m_2 \in \mathbb{N}^*$  τέτοιοι ώστε:

$$m_1 T_1 = m_2 T_2 \Leftrightarrow \frac{T_1}{T_2} = \frac{m_2}{m_1} \in \mathbb{Q} \quad (\text{μη αναγόμενο κλάσμα στο οποίο έχουν γίνει}$$

όλες οι δυνατές απλοποιήσεις)

Δηλαδή θα πρέπει ο λόγος των δύο περιόδων να είναι ρητός αριθμός.

Η περίοδος του συνολικού σήματος θα ισούται με το ελάχιστο κοινό πολλαπλάσιο (ΕΚΠ) των δύο περιόδων των συνιστωσών σημάτων, δηλαδή:

$$T = m_1 T_1 = m_2 T_2$$

## Γενίκευση:

Το σήμα που αποτελείται από το άθροισμα  $N$  περιοδικών σημάτων με περιόδους  $T_1, T_2, \dots, T_N$  θα είναι περιοδικό εάν :

$\exists m_1, m_2, \dots, m_N \in \mathbb{N}^*$  τέτοιοι ώστε:

$$m_1 T_1 = m_2 T_2 = \dots = m_N T_N$$

Η περίοδος του συνολικού σήματος θα ισούται με το ελάχιστο κοινό πολλαπλάσιο των περιόδων των συνιστωσών σημάτων, δηλαδή:

$$T = m_1 T_1 = m_2 T_2 = \dots = m_N T_N$$

# Παράδειγμα

---

*Βασικά Ζητήματα ΠΛΗ22*

8/31

## Άσκηση 5

Δίνεται το σήμα  $s_1(t) = f(5t) + f\left(\frac{t}{2}\right)$ , όπου  $f(x) = \cos(\pi x)$ .

Να εξεταστεί αν είναι περιοδικό και αν ναι να βρεθούν η περίοδος και η συχνότητά του.



---

Είναι  $s_1(t) = f(5t) + f\left(\frac{t}{2}\right) = \cos(5\pi t) + \cos\left(\frac{\pi t}{2}\right)$

Υπολογίζουμε την περίοδο καθενός από τα επιμέρους περιοδικά σήματα:

Για το  $\cos(5\pi t)$  η περίοδος είναι  $T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{5\pi} = \frac{2}{5}$  sec

Για το  $\cos\left(\frac{\pi t}{2}\right)$  η περίοδος είναι  $T_2 = \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{\pi/2} = 4$  sec

Ο λόγος των περιόδων είναι  $\frac{T_1}{T_2} = \frac{2/5}{4} = \frac{1}{10} = \frac{\alpha}{\beta}$  με  $\alpha=1, \beta=10$  φυσικούς, άρα ρητός οπότε

το σήμα  $s_1(t)$  είναι περιοδικό με περίοδο  $T = \beta T_1 = \alpha T_2 = 4$  sec

Η συχνότητα του  $s_1(t)$  είναι το αντίστροφο της περιόδου:  $f = \frac{1}{T} = 0.25$  Hz

Examples 1a, 1b



# Γραφική απεικόνιση της προηγούμενης άσκησης στο OCTAVE

---

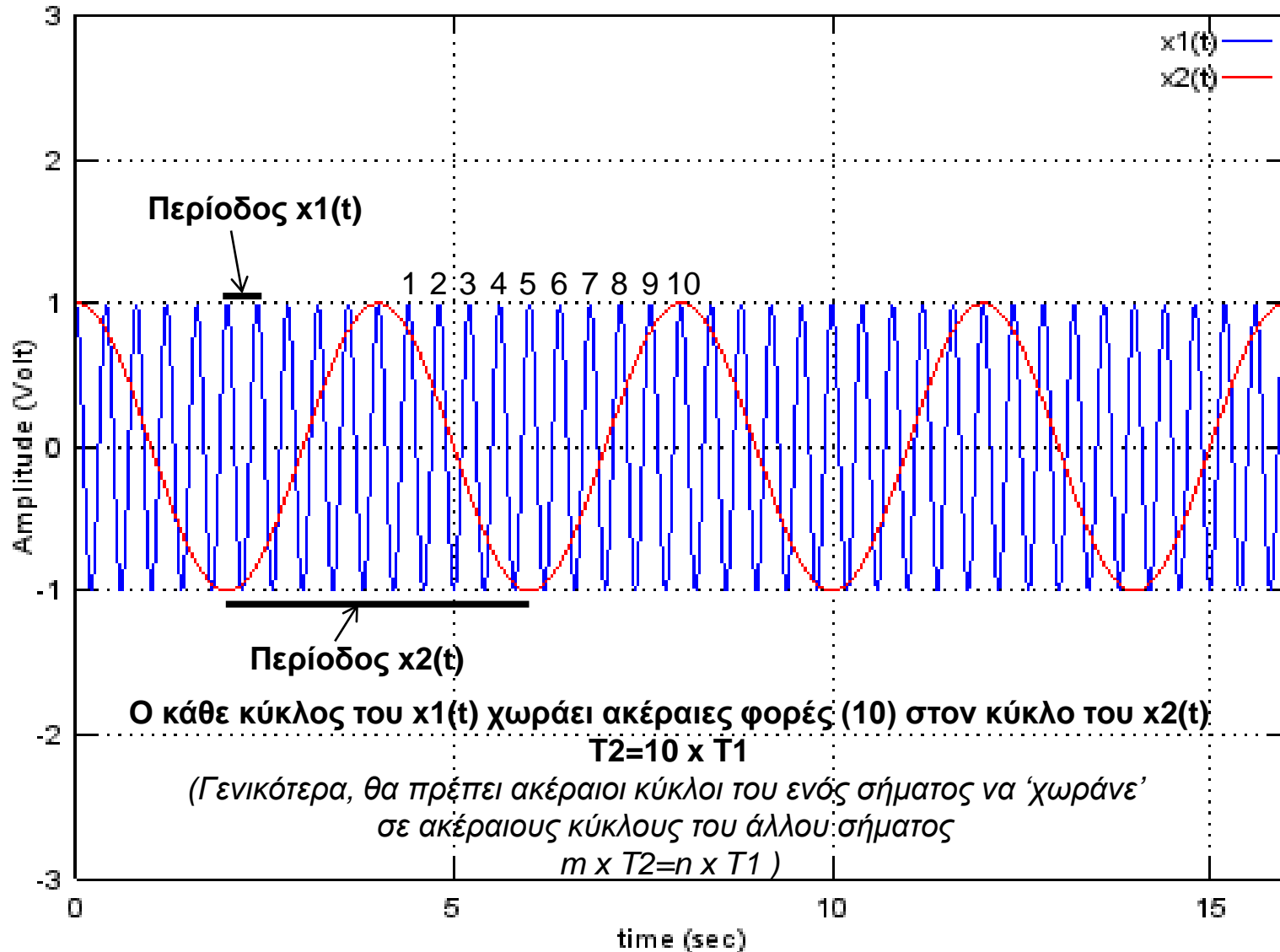
- *Παραπομπή: Για την εισαγωγή στο OCTAVE δείτε τις διαφάνειες `octave_matlab_tutorial_v1.ppt`*



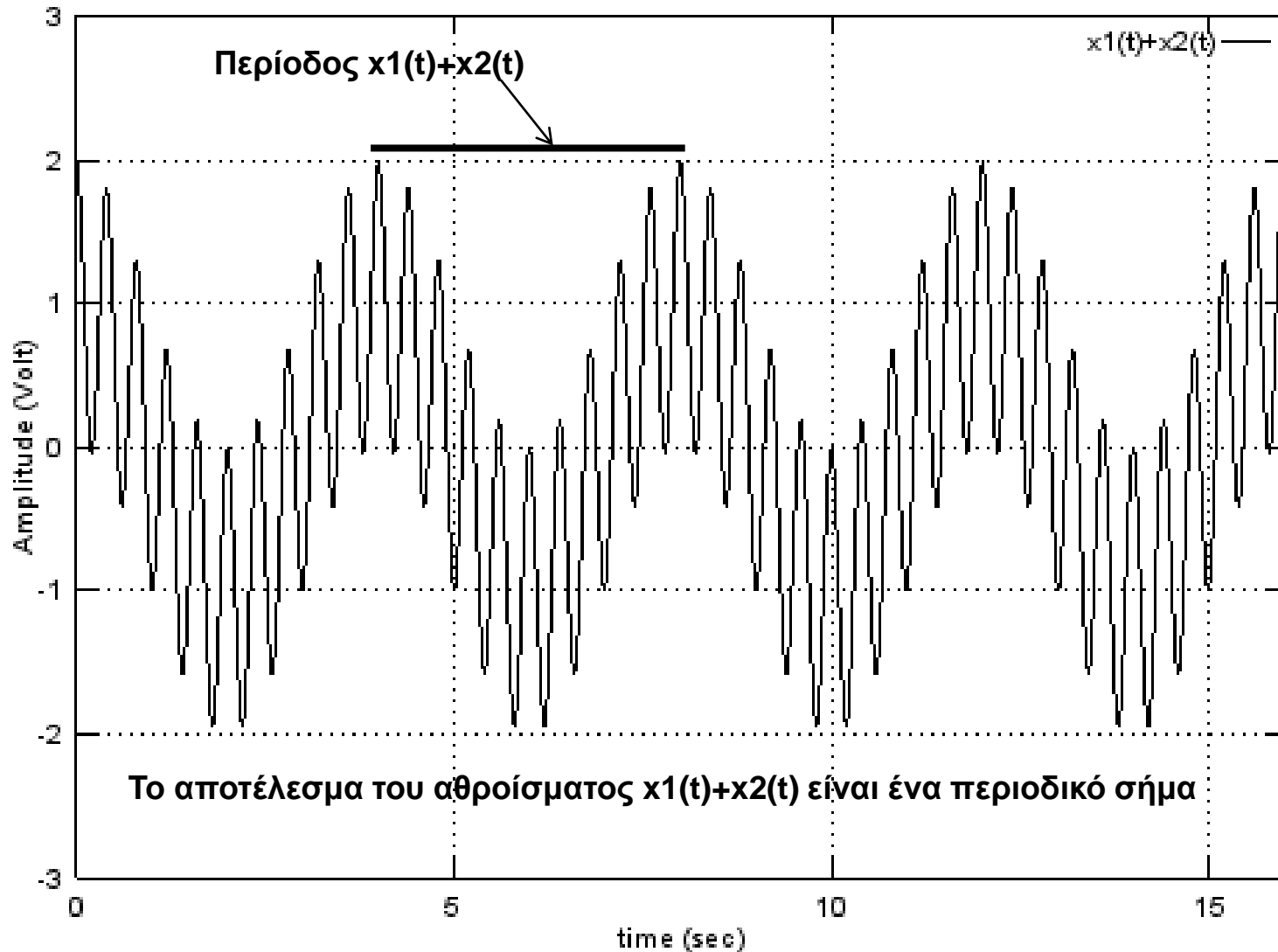
# Example 1a

- `figure;` % figure creation
- `Ts=1./50;` % sample duration (sampling frequency=50Hz)
- `t=0:Ts:10000.*Ts;` %create 10000 time samples
- `x1=cos(5.*pi.*t);` % 1<sup>st</sup> signal with frequency 2.5Hz
- `x2=cos(pi.*t./2);` % 2<sup>nd</sup> signal with frequency 0.25Hz
- `plot(t,x1,'b');` %plot 1<sup>st</sup> signal 'b' is for blue line
- `xlabel('time (sec)');` % label of x- axis
- `ylabel('Amplitude (Volt)');` % label of y-axis
- `hold;` %hold the first plot
- `plot(t,x2,'r');` % plot the 2<sup>nd</sup> signal 'r' is for red line
- `legend('x1(t)','x2(t)');` % show which plot corresponds to which signal
- `grid;` % show a rectangular grid
- `axis([0 16 -3 3]);` %adjust axis scaling : x axis between [0,16] and y axis between [-3,3]
- `figure;` % figure creation
- `plot(t,x1+x2,'k');` plot the sum of x1(t) and x2(t)
- `xlabel('time (sec)');` % label of x- axis
- `ylabel('Amplitude (Volt)');` % label of y-axis
- `legend('x1(t)+x2(t)');` % show to which signal the plot corresponds
- `axis([0 16 -3 3]);` %adjust axis scaling : x axis between [0,16] and y axis between [-3,3]
- `grid` % show a rectangular grid

# Example 1a



# Example 1a





# Παραλλαγή

Διαφοροποίηση

$$\text{Είναι } s_1(t) = f(5t) + f\left(\frac{t}{2}\right) = \boxed{\cos(5t)} + \cos\left(\frac{\pi t}{2}\right)$$

Υπολογίζουμε την περίοδο καθενός από τα επιμέρους περιοδικά σήματα:

$$\text{Για το } \cos(5t) \text{ η περίοδος είναι } T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{5} \text{ sec}$$

$$\text{Για το } \cos\left(\frac{\pi t}{2}\right) \text{ η περίοδος είναι } T_2 = \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{\pi/2} = 4 \text{ sec}$$

Ο λόγος των περιόδων είναι  $\frac{T_1}{T_2} = \pi/10$  Άρρητος άρα το σήμα είναι μη περιοδικό



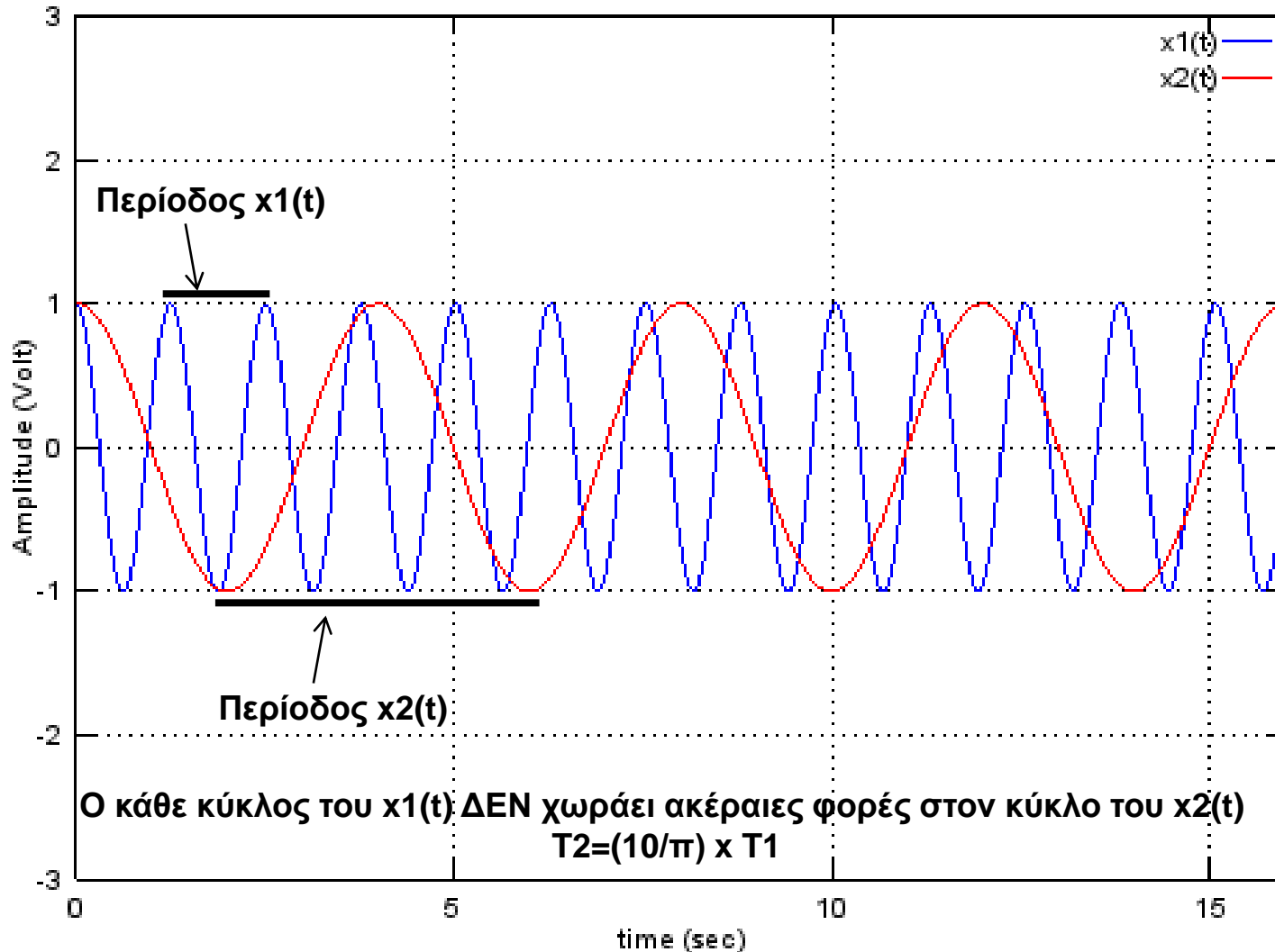
# Example 1b

- figure; % figure creation
- Ts=1./50; % sample duration (sampling frequency=50Hz)
- t=0:Ts:10000.\*Ts; %create 10000 time samples
- x1=cos(5.\*t); % 1<sup>st</sup> signal with frequency 2.5/pi Hz
- x2=cos(pi.\*t./2); % 2<sup>nd</sup> signal with frequency 0.25Hz
- plot(t,x1,'b'); %plot 1<sup>st</sup> signal 'b' is for blue line
- xlabel('time (sec)'); % label of x- axis
- ylabel('Amplitude (Volt)'); % label of y-axis
- hold; %hold the first plot
- plot(t,x2,'r'); % plot the 2<sup>nd</sup> signal 'r' is for red line
- legend('x1(t)','x2(t)'); % show which plot corresponds to which signal
- grid; % show a rectangular grid
- axis([0 16 -3 3]); %adjust axis scaling : x axis between [0,16] and y axis between [-3,3]
- figure; % figure creation
- plot(t,x1+x2,'k'); plot the sum of x1(t) and x2(t)
- xlabel('time (sec)'); % label of x- axis
- ylabel('Amplitude (Volt)'); % label of y-axis
- legend('x1(t)+x2(t)'); % show to which signal the plot corresponds
- axis([0 16 -3 3]); %adjust axis scaling : x axis between [0,16] and y axis between [-3,3]
- grid % show a rectangular grid

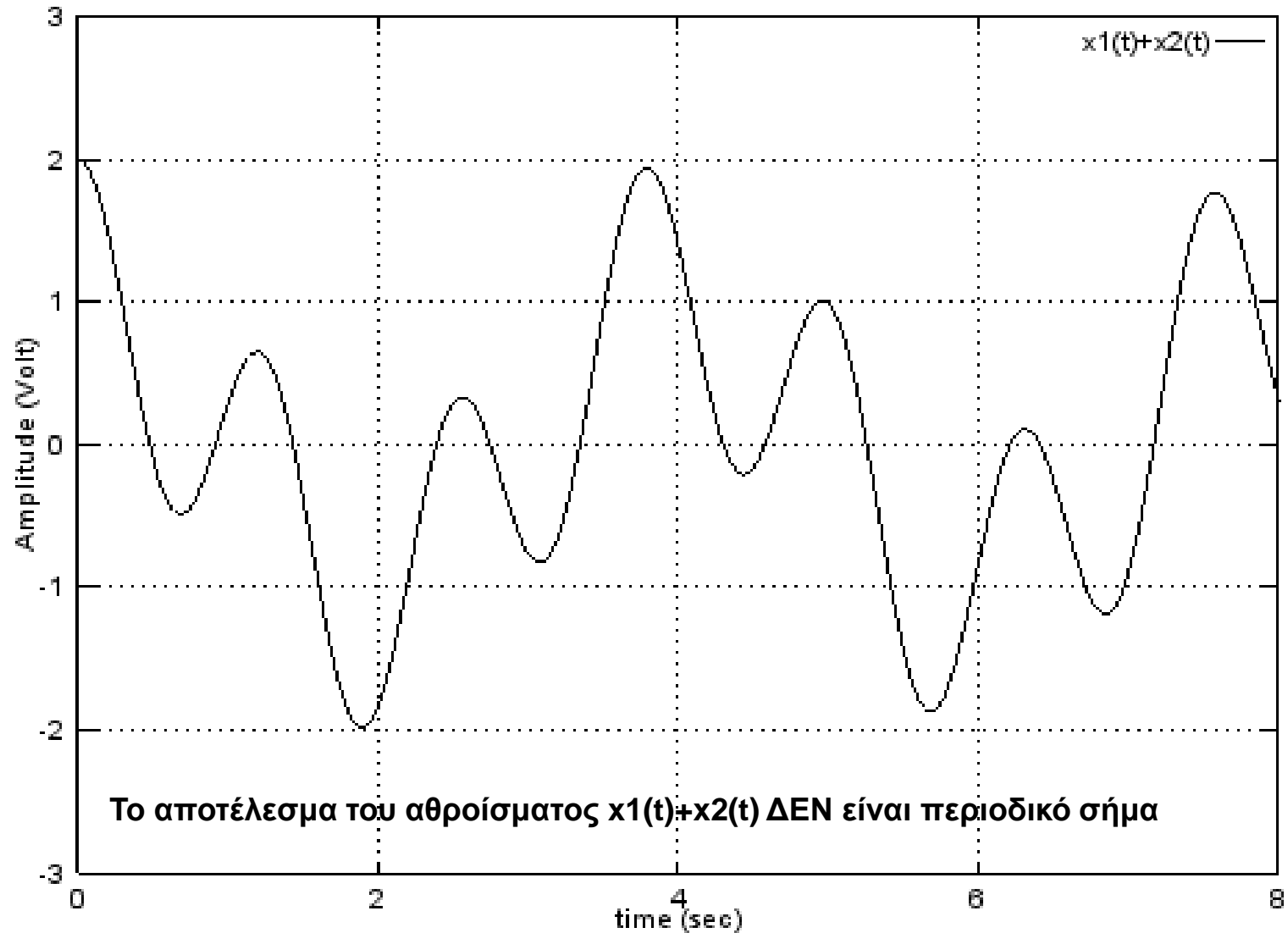
← Διαφοροποίηση σε σχέση με το example 1a



# Example 1b



# Example 1b



# Περιγραφή σημάτων στα πεδία χρόνου-συχνοτήτων

---

- (παραπομπή στο *PLH22\_OSS2\_diafaneies\_v1.ppt* διαφάνειες 37-47)



## Παράδειγμα.

Έστω το σήμα το οποίο απαρτίζεται από τα επιμέρους σήματα  $S_i(t)$ , σύμφωνα με την παρακάτω σχέση:

$$s(t) = s_1(t) + s_2(t) + s_3(t) + s_4(t)$$

όπου,

$$s_1(t) = A_1$$

$$s_2(t) = A_2 \cos(2\pi f_2 t)$$

$$s_3(t) = A_3 \cos(2\pi f_3 t)$$

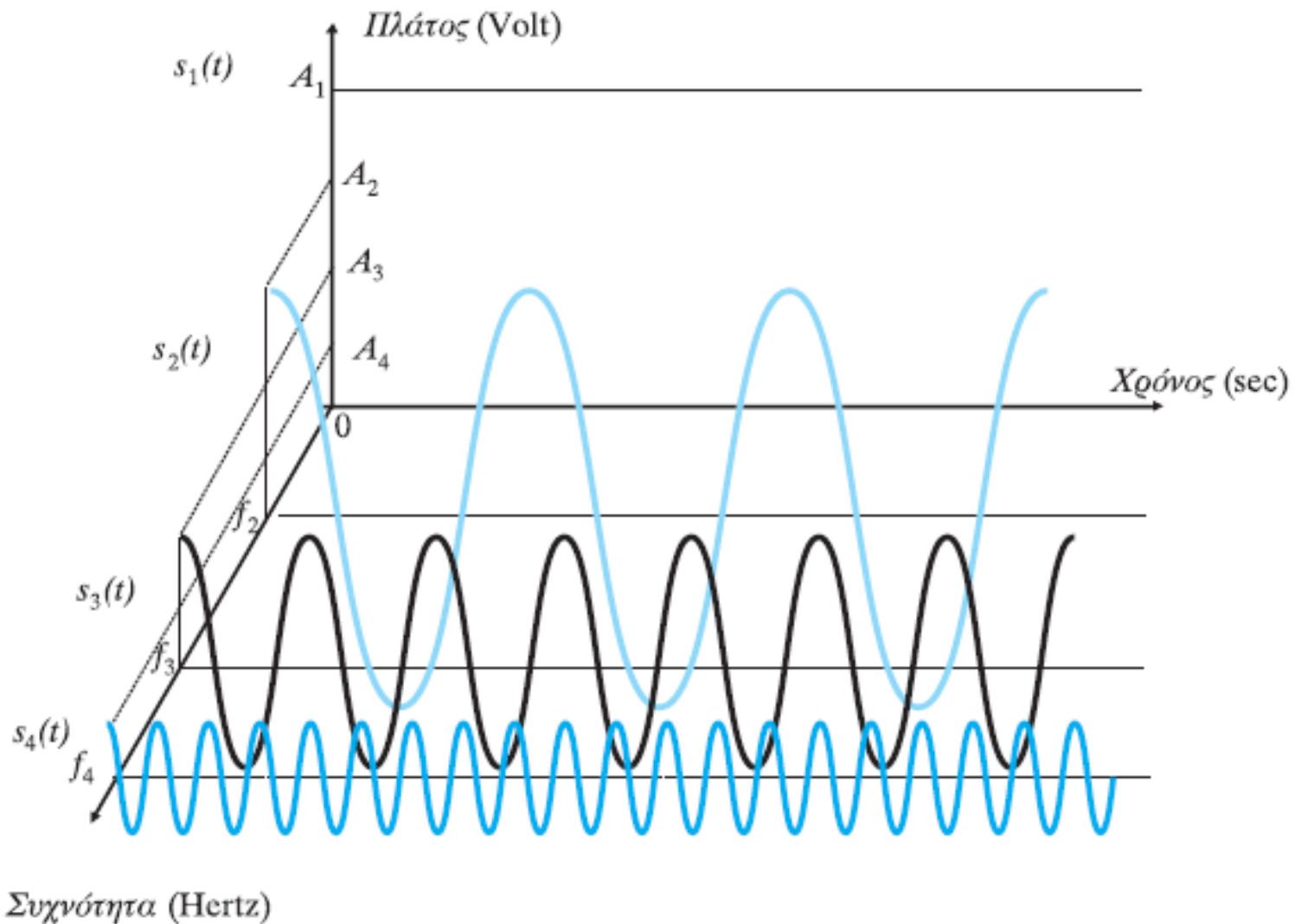
$$s_4(t) = A_4 \cos(2\pi f_4 t)$$

$$f_2 < f_3 < f_4$$

$$A_1 > A_2 > A_3 > A_4$$

Τα σήματα που απαρτίζουν το  $s(t)$  μπορούν να απεικονιστούν σε ένα τρισδιάστατο σύστημα αξόνων (ως προς τη συχνότητα, το χρόνο και το πλάτος) ως εξής:

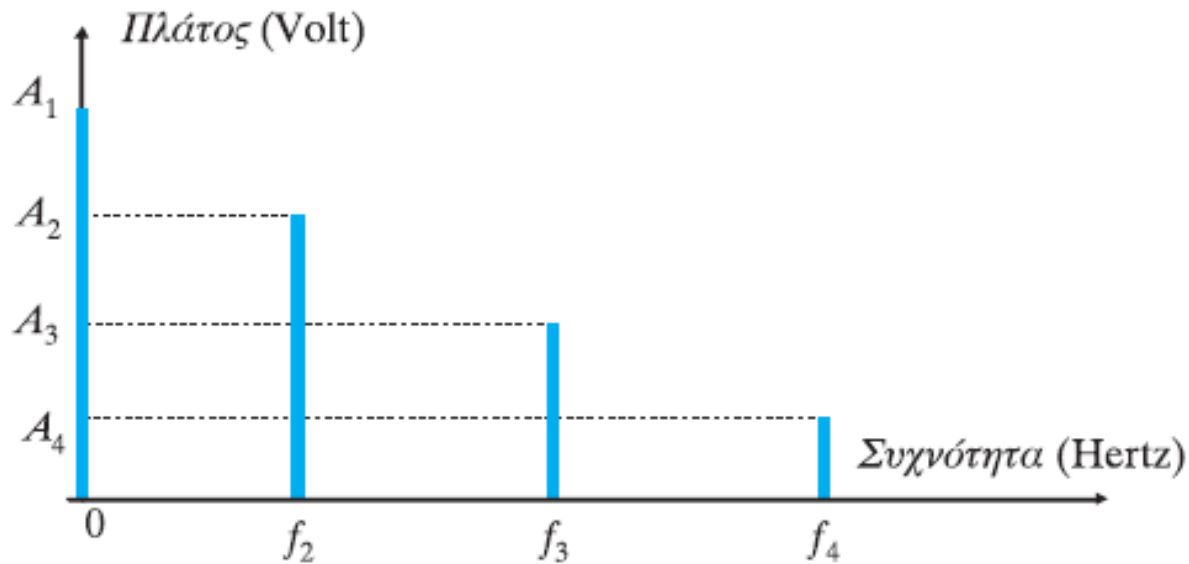




**Σχήμα 2.21**

Απεικόνιση του σήματος  $s(t)$  στα πεδία του χρόνου και των συχνοτήτων

Το μονόπλευρο φάσμα πλάτους του σήματος  $s(t)$  μπορεί να εξαχθεί από το παραπάνω σχήμα παρατηρώντας τη μεταβολή του σήματος στους άξονες πλάτους και συχνοτήτων και αγνοώντας τον άξονα του χρόνου (σχεδιάζοντας το πλάτος του σήματος κατά απόλυτη τιμή).



**Σχήμα 2.22**

*Μονόπλευρο φάσμα πλάτους του σήματος  $s(t)$*





# Από το μονόπλευρο στο αμφίπλευρο φάσμα πλάτους – εισαγωγή στους μιγαδικούς αριθμούς (i)

- Μιγαδικοί αριθμοί:

Το σύνολο των μιγαδικών αριθμών  $\mathbb{C}$  περιλαμβάνει τους αριθμούς  $z \in \mathbb{C}$  που ορίζονται ως εξής:

$$z = x + jy, x, y \in \mathbb{R}$$

Ο μιγαδικός αριθμός « $j$ » ισούται με  $j = \sqrt{-1}$  και ισχύει  $j^2 = -1$ .

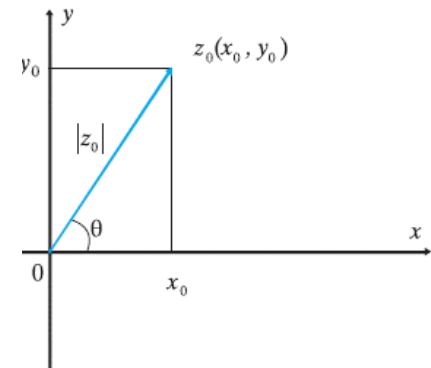
Το μέτρο ενός μιγαδικού αριθμού  $z = x + jy$  ισούται με  $|z| = \sqrt{x^2 + y^2}$ .

Ο συζυγής μιγαδικός ενός μιγαδικού αριθμού  $z = x + jy$  είναι ο  $z^* = x - jy$ .

Ισχύει ότι  $z \cdot z^* = (x + jy) \cdot (x - jy) = x^2 - (jy)^2 = x^2 + y^2 = |z|^2$ .

Ο πολλαπλασιασμός του « $j$ » επί έναν πραγματικό αριθμό ισοδυναμεί με αριστερόστροφη στροφή φάσης κατά  $\pi/2$ .

ένας μιγαδικός αριθμός μπορεί να αναπαρασταθεί σε καρτεσιανές συντεταγμένες (στο διδιάστατο πεδίο που ορίζεται από τους άξονες των πραγματικών και φανταστικών αριθμών) ως ένα διάνυσμα μέτρου  $|z_0|$  και φάσης  $\theta$ .



# Από το μονόπλευρο στο αμφίπλευρο φάσμα πλάτους – εισαγωγή στους μιγαδικούς αριθμούς (ii)

Ισχύει ότι:

$$z_0 = x_0 + jy_0$$

$$\cos(\theta) = \frac{x_0}{|z_0|} \Leftrightarrow x_0 = |z_0| \cos(\theta)$$

$$\sin(\theta) = \frac{y_0}{|z_0|} \Leftrightarrow y_0 = |z_0| \sin(\theta)$$

$$\tan(\theta) = \frac{y_0}{x_0}$$

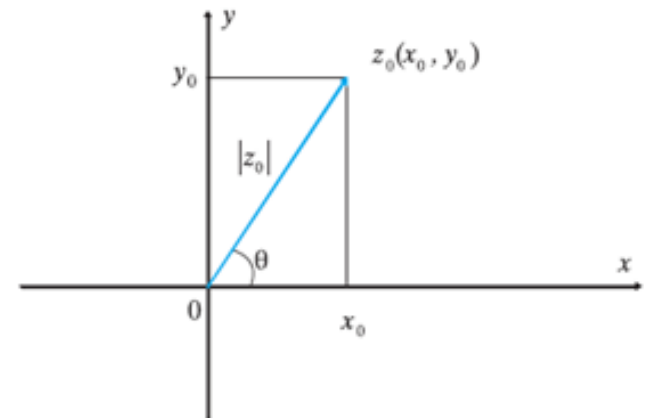
Οπότε ο μιγαδικός  $z_0$  μπορεί και να γραφεί ως:

$$z_0 = |z_0| [\cos(\theta) + j \sin(\theta)]$$

Θέτοντας  $e^{j\theta} = \cos(\theta) + j \sin(\theta)$

θα είναι:

$$z_0 = |z_0| e^{j\theta}$$



# Από το μονόπλευρο στο αμφίπλευρο φάσμα πλάτους – εισαγωγή στους μιγαδικούς αριθμούς (iii)

Ο μιγαδικός αριθμός  $e^{j\theta} = \cos(\theta) + j\sin(\theta)$  έχει μοναδιαίο μέτρο διότι

$$|e^{j\theta}| = \sqrt{\cos^2(\theta) + \sin^2(\theta)} = \sqrt{1} = 1$$

Ισχύει επίσης ότι:

$$e^{-j\theta} = \cos(-\theta) + j\sin(-\theta) = \cos(\theta) - j\sin(\theta)$$

Άρα,

$$e^{j\theta} + e^{-j\theta} = \cos(\theta) + j\sin(\theta) + \cos(\theta) - j\sin(\theta) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow e^{j\theta} + e^{-j\theta} = 2\cos(\theta)$$

και

$$e^{j\theta} - e^{-j\theta} = \cos(\theta) + j\sin(\theta) - \cos(\theta) + j\sin(\theta) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow e^{j\theta} - e^{-j\theta} = 2j\sin(\theta)$$

Από τις παραπάνω σχέσεις προκύπτουν οι σχέσεις **Euler**:

$$e^{j\theta} + e^{-j\theta} = 2\cos(\theta) \Leftrightarrow \cos(\theta) = \frac{e^{j\theta} + e^{-j\theta}}{2}$$

και

$$e^{j\theta} - e^{-j\theta} = 2j\sin(\theta) \Leftrightarrow \sin(\theta) = \frac{e^{j\theta} - e^{-j\theta}}{2j}$$

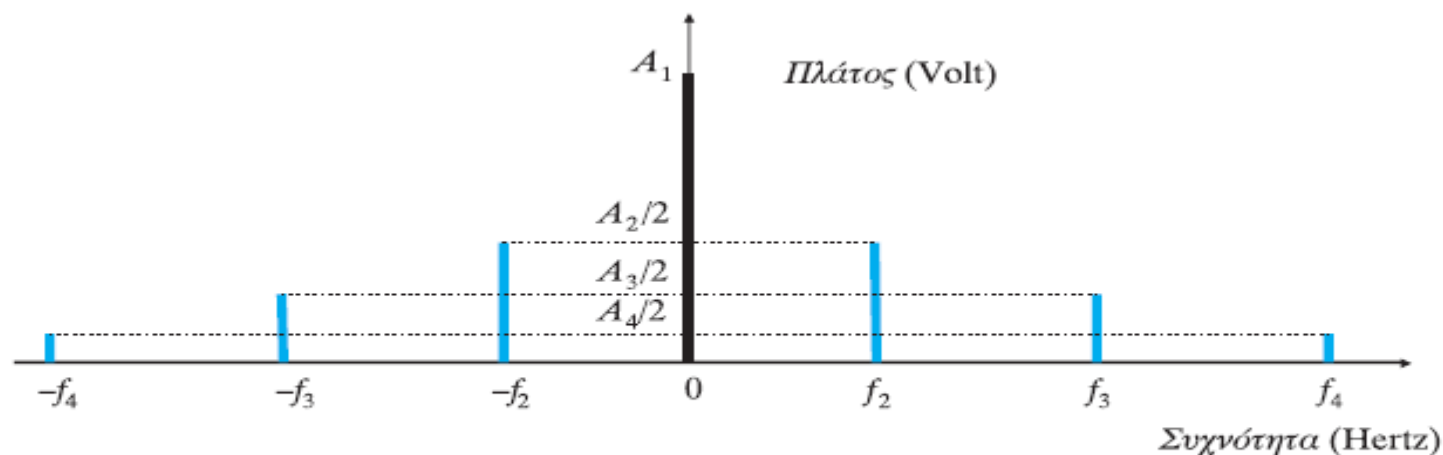
Χρησιμοποιώντας τις σχέσεις Euler, ο τύπος που δίνει το σήμα  $s(t)$  μπορεί να

γραφεί διαδοχικά:

(συνέχεια από τη διαφάνεια 24)

$$\begin{aligned} s(t) &= A_1 + A_2 \frac{e^{j2\pi f_2 t} + e^{-j2\pi f_2 t}}{2} + A_3 \frac{e^{j2\pi f_3 t} + e^{-j2\pi f_3 t}}{2} + A_4 \frac{e^{j2\pi f_4 t} + e^{-j2\pi f_4 t}}{2} = \\ &= A_1 + \frac{A_2}{2} e^{j2\pi f_2 t} + \frac{A_2}{2} e^{-j2\pi f_2 t} + \frac{A_3}{2} e^{j2\pi f_3 t} + \frac{A_3}{2} e^{-j2\pi f_3 t} + \frac{A_4}{2} e^{j2\pi f_4 t} + \frac{A_4}{2} e^{-j2\pi f_4 t} \end{aligned}$$

Η παραπάνω σχέση απεικονίζεται ως εξής (αμφίπλευρο φάσμα πλάτους):



**Σχήμα 2.23**

*Αμφίπλευρο φάσμα πλάτους του σήματος  $s(t)$*

Μπορεί να παρατηρηθεί ότι στο αμφίπλευρο φάσμα πλάτους του σήματος τα πλάτη των όρων με μη μηδενικές συχνότητες υποδιπλασιάζονται ενώ το πλάτος του σταθερού όρου παραμένει αμετάβλητο.



## 2.3.1 Περιοδικά Σήματα - Σειρές Fourier

### Ορισμός-Τριγωνομετρική-Εκθετική

#### Βασική Ιδιότητα:

Όλα τα περιοδικά σήματα αποτελούνται από αθροίσματα συνημιτόνων και ημιτόνων ορισμένων συχνοτήτων.

$$x(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{+\infty} \{A_n \cos(2\pi nft) + B_n \sin(2\pi nft)\}, \quad \text{όπου ισχύει } f = \frac{1}{T} \quad (\llcorner f \llcorner \text{ η}$$

συχνότητα και « $T$ » η περίοδος του σήματος αντίστοιχα).

Η παραπάνω σχέση αντιπροσωπεύει την τριγωνομετρική σειρά Fourier. Εάν χρησιμοποιηθούν οι σχέσεις Euler, η παραπάνω σχέση μπορεί να γραφεί ως:

βλ. διαφάνεια 47 για τις σχέσεις Euler



$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} V_n e^{j2\pi nft}, \text{ που αντιπροσωπεύει τη μιγαδική σειρά Fourier.}$$

Οι συχνότητες που περιέχονται στα παραπάνω αθροίσματα είναι οι εξής:

$$\text{Για } n=1, f_1=f, T_1=1/f$$

$$\text{Για } n=2, f_2=2f, T_2=1/2f$$

...

$$\text{Για } n=k, f_k=kf, T_k=1/kf$$

...

Ισχύει ότι  $T_1=2T_2=3T_3=\dots=kT_k=\dots$ ,  $k \in \mathbb{N}$ , που συμπίπτει με το κριτήριο περιοδικότητας που παρουσιάστηκε σε την ενότητα 2.2.6

Οι συντελεστές Fourier απεικονίζουν το σήμα (πλάτος και φάση) σε καθεμιά από τις συνιστώσες συχνότητες.

$$\text{π.χ. για τη συχνότητα } f_k=kf \text{ έχουμε } V_k = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) e^{-j2\pi kft} dt = |V_k| e^{j\phi_k}$$

Στην παραπάνω σχέση ο όρος  $|V_k|$  αντιπροσωπεύει το φάσμα πλάτους και ο όρος  $\phi_k$  το φάσμα φάσης του σήματος για τη συγκεκριμένη συχνότητα.



## 2.3.2 Γενίκευση: Μετασχηματισμός Fourier

### Ορισμός-Επέκταση Ανάλυσης Fourier για μη περιοδικά σήματα

Όπως αναφέρθηκε στην ενότητα 2.3.1, το πλάτος και η φάση ενός περιοδικού σήματος με περίοδο  $T$  σε μια συγκεκριμένη (συνιστώσα) συχνότητα  $f_k = kf$  προσδιορίζεται με τον υπολογισμό του αντίστοιχου συντελεστή Fourier

$$V_k = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) e^{-j2\pi nft} dt = |V_k| e^{j\phi_k}. \text{ Στην περίπτωση ενός μη περιοδικού σήματος, η}$$

περίοδος μπορεί να υποθεθεί ότι τείνει στο άπειρο ( $T \rightarrow +\infty$ ), και το φάσμα του σήματος θα είναι συνεχές και όχι διακριτό ( $nf \rightarrow f$ ). Συνεπώς, με τη γενίκευση των εκφράσεων για τις σειρές Fourier προκύπτει η έκφραση του φάσματος μη περιοδικών σημάτων, δηλ. ο μετασχηματισμός Fourier:

$$G(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt \text{ (το μέτρο της } G(f) \text{ έχει μονάδες Volt/Hz)}$$

Αντίστοιχα, η σχέση που δίνει τον αντίστροφο μετασχηματισμό Fourier του φάσματος ενός σήματος δίνεται παρακάτω:

$$x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} G(f) e^{j2\pi ft} df$$



Οι παραπάνω σχέσεις μπορούν να γραφούν και με βάση την έκφραση του φάσματος του σήματος στο πεδίο της κυκλικής συχνότητας  $\omega=2\pi f$ :

$$G(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} G(\omega) e^{j\omega t} d\left(\frac{\omega}{2\pi}\right) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} G(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Χρειάζεται προσοχή, όταν εργάζεται κανείς στο πεδίο της κυκλικής συχνότητας, διότι σε πολλές περιπτώσεις εμφανίζεται σε σχέσεις και ιδιότητες μετασχηματισμών ο παράγοντας  $2\pi$  ή  $1/2\pi$ .

Όταν ένα σήμα  $x(t)$  έχει μετασχηματισμό Fourier το φάσμα  $G(f)$ , μπορούμε να γράψουμε:  $x(t) \xrightarrow{F} G(f)$ . Ο συμβολισμός αυτός υποδηλώνει τη σχέση ισοδυναμίας των εκφράσεων του σήματος στα πεδία του χρόνου και των συχνοτήτων.





## ■ Βασικοί Κανόνες περιοδικότητας στα πεδία χρόνου-συχνοτήτων:

- Θεμελιώδης Ορισμός:

$$\forall t \in \mathbb{R}, \exists T \in \mathbb{R}_+^*, \text{ τέτοιο ώστε } x(t+kT) = x(t) \text{ για } k = 1, 2, \dots$$

- Στο πεδίο του χρόνου: Η έκφραση του σήματος αποτελείται από άθροισμα περιοδικών σημάτων με περιόδους που ικανοποιούν τη σχέση

$$T = m_1 T_1 = m_2 T_2 = \dots = m_N T_N \quad m_1, m_2, \dots, m_N \in \mathbb{N}^*$$

- Στο πεδίο των συχνοτήτων: Το φάσμα πλάτους αποτελείται από **διακριτούς** παλμούς σε συχνότητες που ικανοποιούν τη σχέση

$$f = k_1 f_1 = k_2 f_2 = \dots = k_N f_N, \quad k_1, k_2, \dots, k_N$$



# Μετασχηματισμοί Fourier Βασικών σημάτων

Πεδίο χρόνου ( $t$ )	Πεδίο συχνότητας ( $f$ )
$rect(t)$	$sinc(f)$
$sinc(t)$	$rect(f)$
$tri(t)$	$sinc^2(f)$
$sinc^2(t)$	$tri(f)$

$$\cos(2\pi f_0 t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)]$$

$$\sin(2\pi f_0 t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2j} [\delta(f - f_0) - \delta(f + f_0)]$$

Πεδίο χρόνου ( $t$ )	Πεδίο συχνότητας ( $f$ )
$\delta(t)$	1
$x(t) = 1$	$\delta(f)$



# Βασικές Ιδιότητες ΜΣ Fourier

Ιδιότητα	Πεδίο χρόνου ( $t$ )	Πεδίο συχνότητας ( $f$ )
Αρχική συνθήκη	$x(t)$	$X(f)$
Χρονική μετατόπιση	$x(t-t_0)$	$e^{-j2\pi f t_0} X(f)$
Ολίσθηση συχνότητας	$e^{j\Omega_0 t} x(t) = e^{j2\pi f_0 t} x(t)$	$X(f-f_0)$
Ολοκλήρωση	$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) d\tau$	$\frac{1}{j2\pi f} X(f) + \frac{1}{2} X(f) \delta(f)$
Συνέλιξη	$x(t) * h(t)$	$X(f)H(f)$
Διαμόρφωση	$x(t)y(t)$	$[X(f)*Y(f)]$
Αλλαγή κλίμακας	$x(at)$	$\frac{1}{ a } X\left(\frac{f}{a}\right)$
Δυϊσμός αν $x(t) \xrightarrow{F} X(\Omega)$  ή $x(t) \xrightarrow{F} X(f)$	$y(t) = X(t)$	$Y(f) = x(-f)$

# Παραδείγματα

$$\sin c^2(t) \leftrightarrow \text{tri}(f)$$

Ιδιότητα αλλαγής κλίμακας

$$4 \sin c^2(4t) \leftrightarrow \text{tri}\left(\frac{f}{4}\right)$$

$$\text{rect}(t) \xleftrightarrow{F} \text{sinc}(f) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow \text{rect}(t-10) \xleftrightarrow{F} e^{-j2\pi f \cdot 10} \text{sinc}(f)$$

Ιδιότητα χρονικής μετατόπισης

$$\cos(2\pi 10t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} [\delta(f-10) + \delta(f+10)] \Leftrightarrow$$

Ιδιότητα δυϊσμού

$$\Leftrightarrow \frac{1}{2} [\delta(t-10) + \delta(t+10)] \xleftrightarrow{F} \cos(2\pi 10(-f)) = \cos(2\pi 10f)$$



# Συστήματα - Συνέλιξη

---

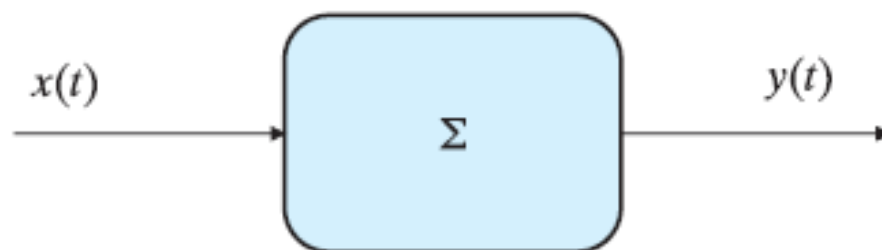
- (παραπομπή στο *PLH22\_OSS2\_diafaneies\_v1.ppt* διαφάνειες 33-35, 52-56)



Η έννοια της συνέλιξης σχετίζεται με τη χαρακτηριστική σχέση εισόδου-εξόδου σε γραμμικά χρονικά αναλλοίωτα συστήματα.

Γενικά τα τηλεπικοινωνιακά συστήματα λαμβάνουν, επεξεργάζονται μεταβάλλουν και μεταδίδουν σήματα

Στο παρακάτω σχήμα το σύστημα  $\Sigma$  λαμβάνει ως είσοδο το σήμα  $x(t)$  και μεταδίδει ως έξοδο το σήμα  $y(t)$ .



**Σχήμα 2.24**

*Απεικόνιση εισόδου – συστήματος – εξόδου*

Η σχέση εισόδου-εξόδου μπορεί να γραφεί και ως εξής:

$$y(t) = S(x(t))$$

Ένα σύστημα ονομάζεται γραμμικό εάν ισχύουν τα εξής:

Αν

$$y_1(t) = S(x_1(t))$$

και

$$y_2(t) = S(x_2(t))$$

τότε:

$$\alpha_1 y_1(t) + \alpha_2 y_2(t) = S(\alpha_1 x_1(t) + \alpha_2 x_2(t))$$

Γενικότερα, για  $k$  εισόδους ισχύει ότι

Αν

$$y_1(t) = S(x_1(t)), y_2(t) = S(x_2(t)), \dots, y_k(t) = S(x_k(t))$$

τότε:

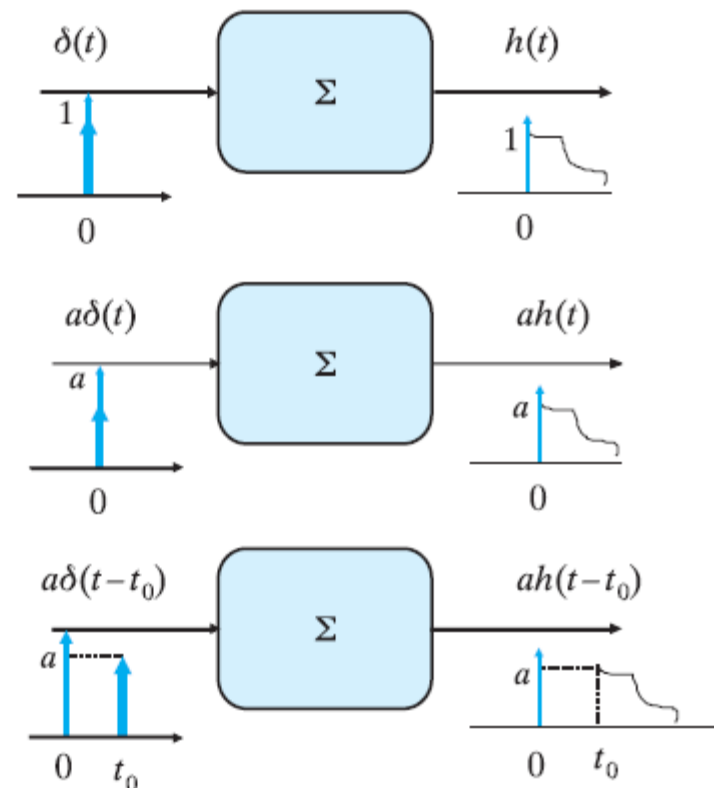
$$\begin{aligned} \alpha_1 y_1(t) + \alpha_2 y_2(t) + \dots + \alpha_k y_k(t) &= \sum_{i=1}^k \alpha_i y_i(t) = \\ &= S(\alpha_1 x_1(t) + \alpha_2 x_2(t) + \dots + \alpha_k x_k(t)) = S\left(\sum_{i=1}^k \alpha_i x_i(t)\right) \end{aligned}$$

Ένα σύστημα ονομάζεται χρονικά αναλλοίωτο όταν η έξοδος είναι ανεξάρτητη του χρόνου εφαρμογής της εισόδου. Δηλαδή, εάν μετατοπιστεί χρονικά το σήμα εισόδου κατά χρόνο  $t_0$ , το σήμα εξόδου θα μετατοπιστεί και αυτό χρονικά κατά χρόνο  $t_0$ .

Δηλαδή, αν  $y(t) = S[x(t)]$  τότε  $y(t - t_0) = S[x(t - t_0)]$ .



Η **κρουστική απόκριση** ενός συστήματος  $h(t)$  είναι η έξοδος που παρατηρείται όταν το σήμα εισόδου στο σύστημα αυτό είναι η κρουστική συνάρτηση  $\delta(t)$ . Στο ακόλουθο σχήμα απεικονίζεται η έξοδος που αντιστοιχεί όταν εφαρμόζεται στην είσοδο ενός γραμμικού χρονικά αναλλοίωτου συστήματος ένα κρουστικό σήμα.



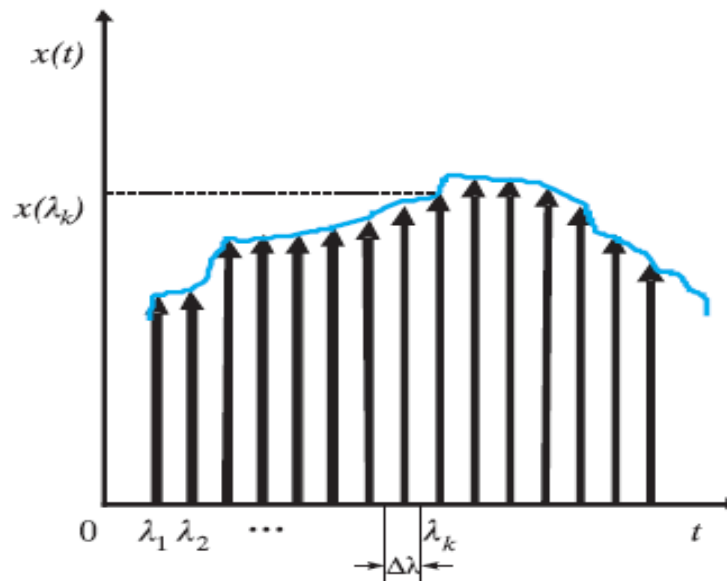
Σχήμα 2.25

Κρουστική απόκριση γραμμικού χρονικά αναλλοίωτου συστήματος





Ένα σήμα μπορεί να παρασταθεί ως ένα άθροισμα παλμών δ:



**Σχήμα 2.26**

*Αναπαράσταση σήματος εισόδου ως αθροίσματος παλμών*

οπότε μπορεί να γραφεί ως εξής:

$$x(t) = \sum_{i=1}^{+\infty} x(\lambda_i) \delta(t - \lambda_i)$$

Για ένα γραμμικό χρονικά αναλλοίωτο σύστημα θα ισχύουν οι προαναφερθείσες ιδιότητες για τη σχέση εισόδου-εξόδου, οπότε η έξοδος μπορεί να προσεγγιστεί ως ένα άθροισμα των κρουστικών αποκρίσεων (ενισχυμένων με τις αντίστοιχες τιμές του σήματος και μετατοπισμένων κατάλληλα στο πεδίο του χρόνου).

$$y(t) = \sum_{i=1}^{+\infty} x(\lambda_i) h(t - \lambda_i) \xrightarrow{\Delta\lambda \rightarrow 0} \int_{-\infty}^{+\infty} x(\lambda) h(t - \lambda) d\lambda = x(t) * h(t)$$



Η πράξη  $x(t) * h(t)$  ονομάζεται συνέλιξη των σημάτων  $x(t), h(t)$  στο πεδίο του χρόνου. Στο πεδίο των συχνοτήτων η συνέλιξη των δύο σημάτων αντιστοιχεί στο γινόμενο των αντίστοιχων φασμάτων (και αντιστρόφως, η συνέλιξη δυο σημάτων στο πεδίο των συχνοτήτων αντιστοιχεί σε γινόμενο των δύο σημάτων στο πεδίο του χρόνου)).

Ο μετασχηματισμός Fourier της κρουστικής απόκρισης

$$h(t) \xleftrightarrow{F} H(f)$$

αντιστοιχεί στη συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος  
οπότε ισχύει:

$$\begin{array}{ccc} y(t) = & x(t) * & h(t) \\ \updownarrow F & \updownarrow F & \updownarrow F \\ Y(f) = & X(f) \cdot & H(f) \end{array}$$



# Γραμμικές Διαμορφώσεις

---

- (παραπομπή στο *PLH22\_OSS2\_diafaneies\_v1.ppt* διαφάνειες 66-81)



# Διαμορφώσεις Πλάτους-Βασικές αρχές

- Βασίζονται στην ιδιότητα μετατόπισης φάσματος

Αν

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(f)$$

Τότε

$$x(t) \cos(2\pi f_c t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} [X(f - f_c) + X(f + f_c)]$$

Σήμα

πληροφορίας

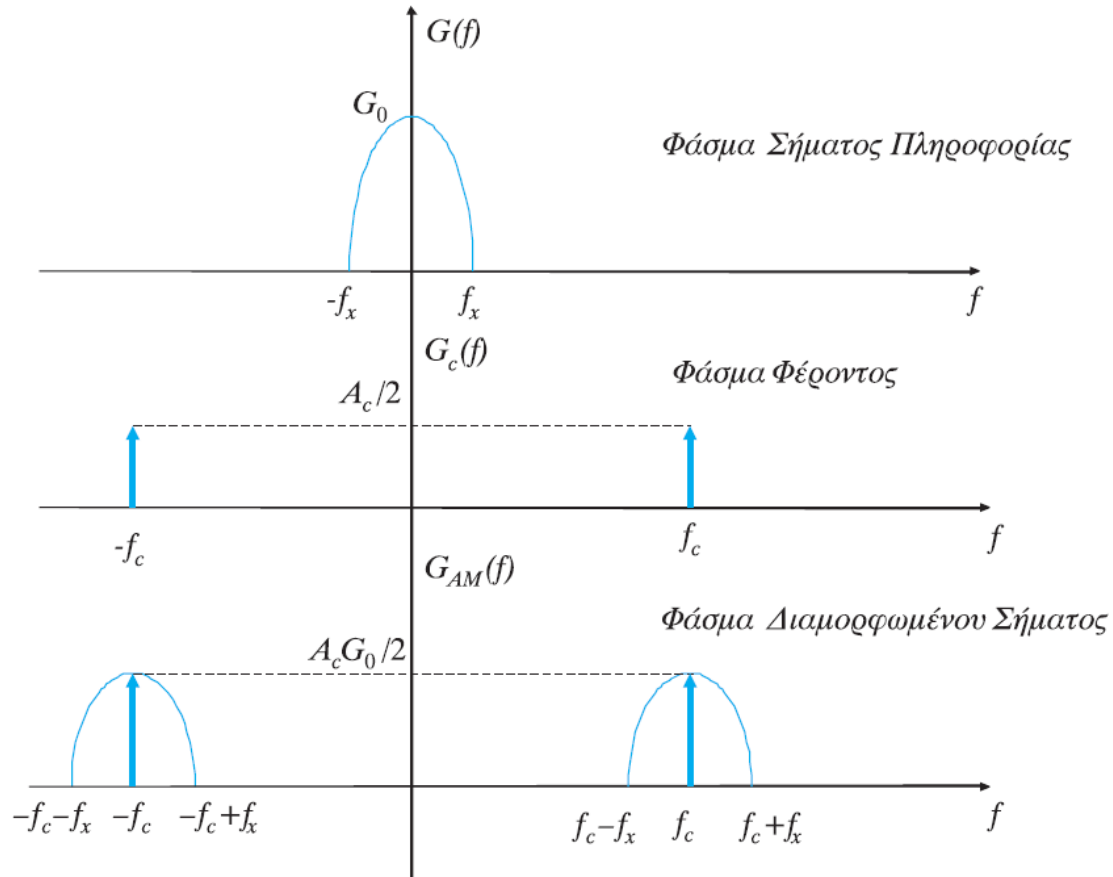
Φέρον σήμα

## Είδη διαμορφώσεων πλάτους

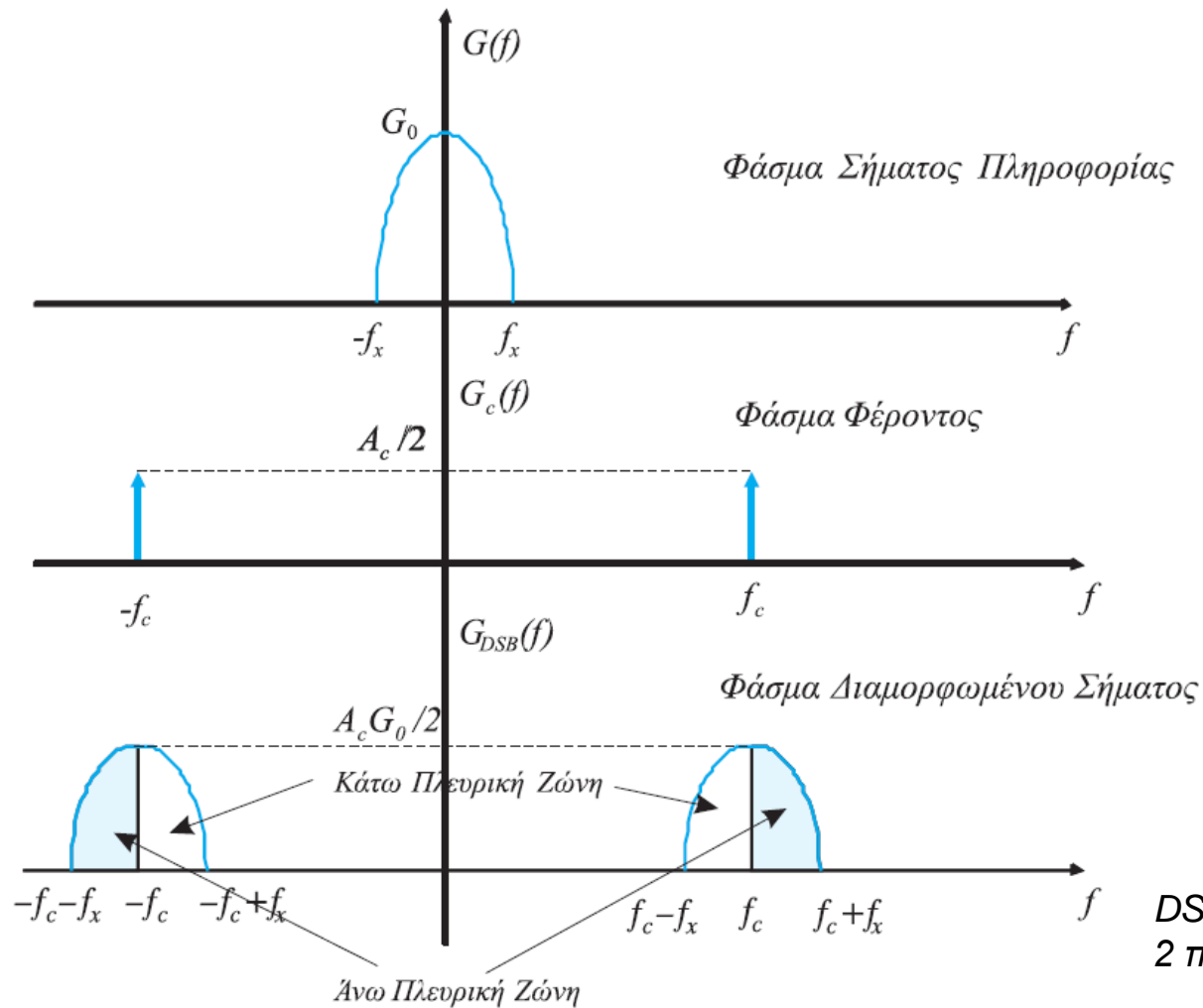
- Double Side Band (DSB)  $x_{DSB}(t) = x(t) \cdot A_c \cos(2\pi f_c t)$
- Single Side Band (SSB) Προκύπτει από την DSB με κατάλληλο φιλτράρισμα μιας πλευρικής ζώνης
- AM  $x_{AM}(t) = [1 + x(t)] \cdot A_c \cos(2\pi f_c t)$



# Διαμόρφωση AM (πεδίο συχνοτήτων)



# Διαμορφώσεις DSB/SSB (πεδίο συχνοτήτων)



DSB: περιλαμβάνει και τις 2 πλευρικές



# Παραδείγματα

---



# ΓΕ1/0809/Θ4

---

## ΘΕΜΑ 4

Δίνεται το σήμα  $x(t) = \cos(2\pi f_0 t)$ , με περίοδο  $T_0 = \frac{1}{f_0}$ . Να διερευνηθεί η περιοδικότητα και να υπολογιστεί η περίοδος των παρακάτω σημάτων (αν είναι περιοδικά):

(ε)  $x_g(t) = x(t) * [2a \cdot \text{sinc}(2at)]$ , όπου  $a > f_0$  και το '\*' υποδηλώνει τη συνέλιξη.





$$(ε) x_6(t) = x(t) * [2a \cdot \text{sinc}(2at)], \text{ όπου } a > f_0$$

Θα εργαστούμε στο πεδίο των συχνοτήτων . Ισχύει ότι:

$$x_6(t) = x(t) * [2a \cdot \text{sinc}(2at)] \xleftrightarrow{F} X(f) \cdot \mathfrak{F}[2a \cdot \text{sinc}(2at)]$$

Από πίνακες ΜΣ Fourier γνωρίζουμε ότι:

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)] = X(f)$$

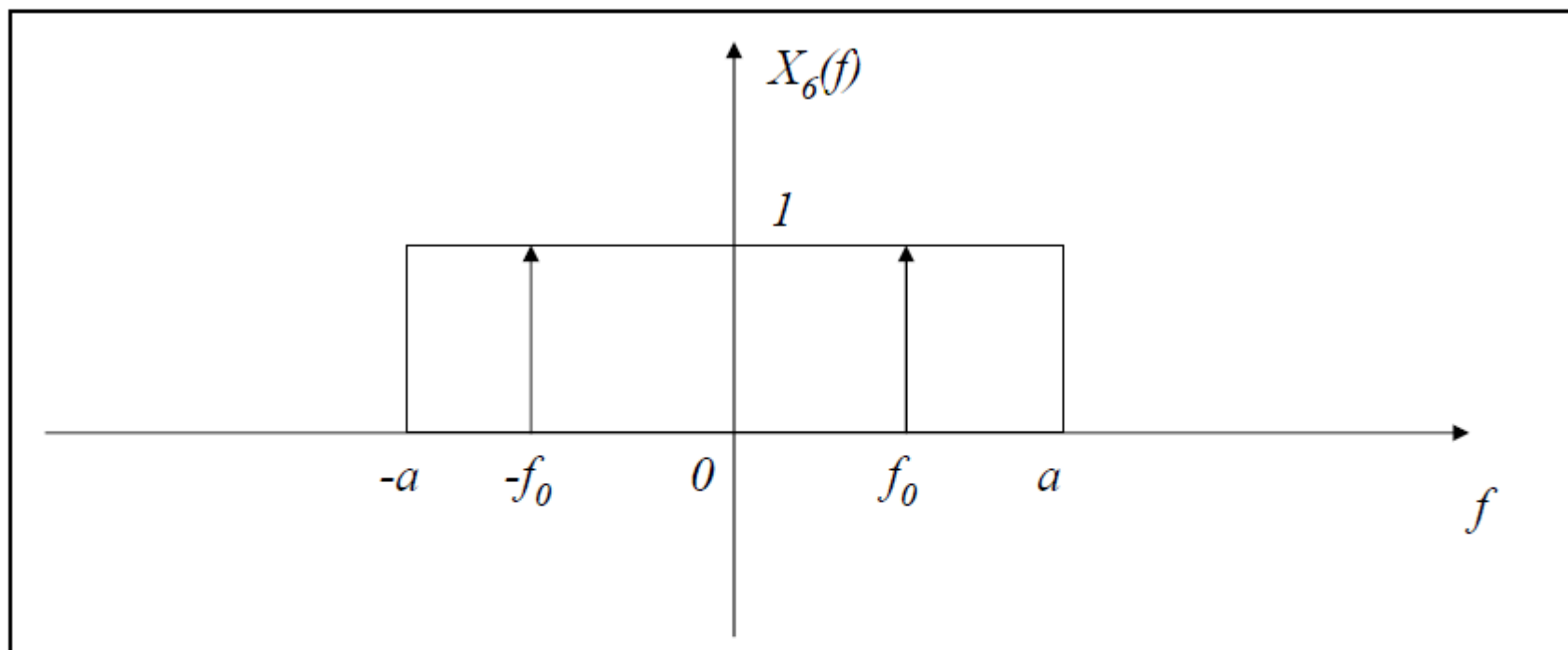
$$\text{sinc}(t) \xleftrightarrow{F} \text{rect}(f) \Leftrightarrow$$

$$\text{και } \Leftrightarrow \text{sinc}(2at) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2a} \text{rect}\left(\frac{f}{2a}\right) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow 2a \cdot \text{sinc}(2at) \xleftrightarrow{F} \text{rect}\left(\frac{f}{2a}\right)$$



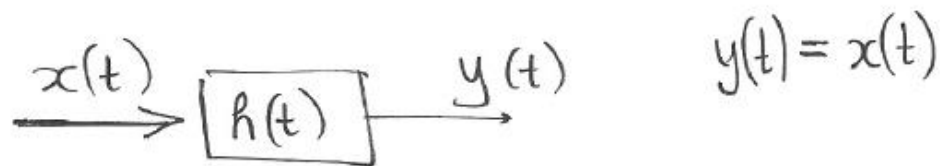
Το παρακάτω σχήμα απεικονίζει τα δύο σήματα στο πεδίο των συχνοτήτων.



Παρατηρούμε ότι η συνέλιξη του  $x(t)$  με το  $[2a \cdot \text{sinc}(2at)]$  ισοδυναμεί με διέλευση του  $x(t)$  από ιδανικό βαθυπερατό φίλτρο με συχνότητα αποκοπής  $\alpha > f_0$ , συνεπώς το σήμα  $x(t)$  εξέρχεται αυτούσιο από το φίλτρο (δηλ.  $x_6(t) = x(t)$ ) άρα το σήμα  $x_6(t)$  είναι περιοδικό με περίοδο ίση με  $T_0 = \frac{1}{f_0}$

Παράδειγμα με φίλτρα.

Ποιά η σχέση των  $a, b$  ώστε  $(a, b > 0)$   
να ισχύει  $a \operatorname{sinc}(at) * b \operatorname{sinc}^2(bt) = b \operatorname{sinc}^2(bt)$  ?



$$x(t) = b \operatorname{sinc}^2(bt)$$

$$h(t) = a \operatorname{sinc}(at) \quad a, b > 0$$



Υπολογισμός  $X(f)$

Γνωρίζουμε ότι  $\text{sinc}^2(t) \xleftrightarrow{F} \text{tri}(f)$

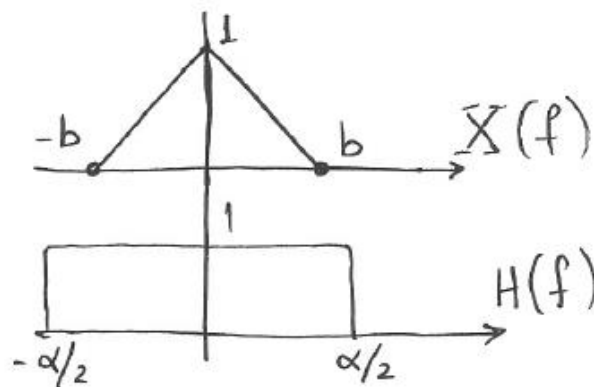
αλλ. υψήθουας  $\text{sinc}^2(bt) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{b} \text{tri}\left(\frac{f}{b}\right)$   
 $\Rightarrow b \text{sinc}^2(bt) \xleftrightarrow{F} \text{tri}\left(\frac{f}{b}\right)$

Υπολογισμός  $H(f)$ .

Γνωρίζουμε ότι  $\text{sinc}(t) \xleftrightarrow{F} \text{rect}(f)$

αλλ. υψήθουας  $\text{sinc}(\alpha t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{\alpha} \text{rect}\left(\frac{f}{\alpha}\right)$

$\Rightarrow \alpha \text{sinc}(\alpha t) \xleftrightarrow{F} \text{rect}\left(\frac{f}{\alpha}\right)$



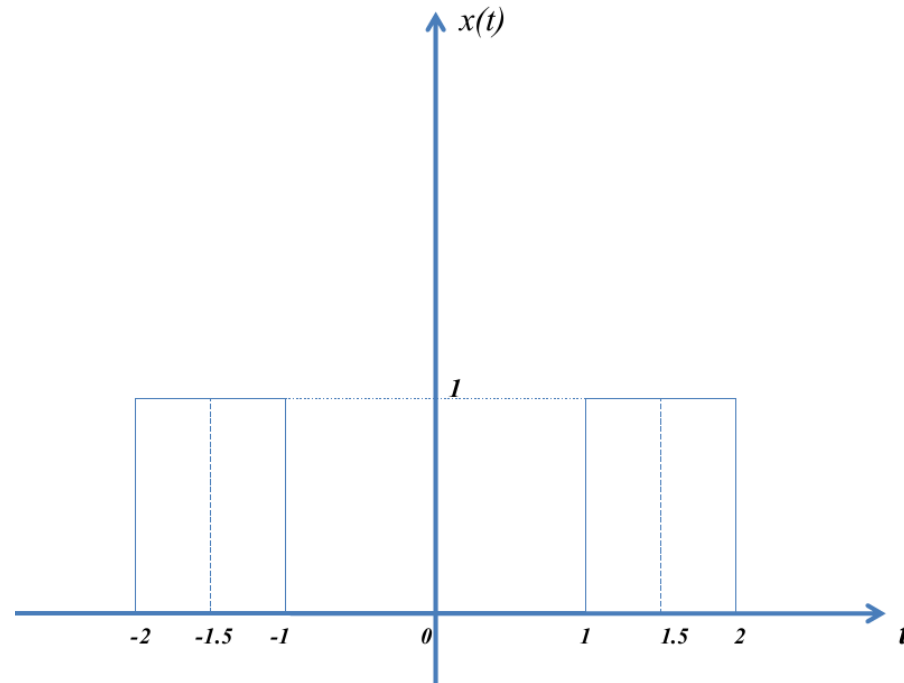
Εφείς θέλουμε  $X(f) \cdot H(f) = X(f)$

οπότε  $b \leq \frac{\alpha}{2}$



## ΘΕΜΑ 4 / ΓΕ1/1112

Δίνεται ένα σύστημα, που έχει ως είσοδο το σήμα  $x(t)$  με χρονική κυματομορφή που απεικονίζεται παρακάτω:



και ως έξοδο το σήμα με έκφραση στο πεδίο του χρόνου που υπολογίζεται από την εξής

$$\text{συνέλιξη: } y(t) = \left\{ \delta(t) + \frac{1}{2} [\delta(t-3) + \delta(t+3)] \right\} * \text{rect}(t) .$$

(α) Να υπολογιστεί το φάσμα πλάτους του σήματος εισόδου  $X(f)$

(β) Να υπολογιστεί το φάσμα πλάτους του σήματος εξόδου  $Y(f)$

(γ) Να αποδειχθεί ότι η συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος είναι ίση

$$\text{με } H(f) = \cos(3\pi f) .$$

(α)

Από το δεδομένο σχήμα το σήμα  $x(t)$  ισούται με:

$$x(t) = \text{rect}(t - 1.5) + \text{rect}(t + 1.5) .$$

Συνεπώς το φάσμα πλάτους ισούται με:

$$X(f) = e^{-j2\pi f 1.5} \text{sinc}(f) + e^{j2\pi f 1.5} \text{sinc}(f) = 2 \cos(3\pi f) \text{sinc}(f) .$$

(β)

Δίνεται ότι

$$y(t) = \left\{ \delta(t) + \frac{1}{2} [\delta(t-3) + \delta(t+3)] \right\} * \text{rect}(t)$$

Στο πεδίο των συχνοτήτων, ο ΜΣ Fourier της συνέλιξης θα αντιστοιχεί στο γινόμενο των ΜΣ Fourier των επιμέρους όρων της:

$$\begin{aligned} Y(f) &= \mathfrak{F} \left\{ \delta(t) + \frac{1}{2} [\delta(t-3) + \delta(t+3)] \right\} \cdot \mathfrak{F} [\text{rect}(t)] = \\ &= [1 + \cos(6\pi f)] \cdot \text{sinc}(f) = \text{sinc}(f) + \cos(6\pi f) \cdot \text{sinc}(f) \end{aligned}$$



(γ)

Η συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος είναι η ακόλουθη:

$$H(f) = \frac{Y(f)}{X(f)} = \frac{[1 + \cos(6\pi f)] \cdot \text{sinc}(f)}{2 \cos(3\pi f) \text{sinc}(f)}$$

Κι επειδή ισχύει ότι

$$1 + \cos(6\pi f) = 2 \cos^2(3\pi f)$$

τελικά έχουμε:

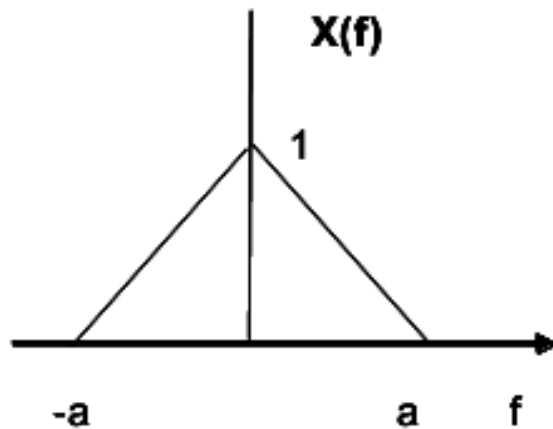
$$H(f) = \frac{Y(f)}{X(f)} = \frac{2 \cos^2(3\pi f) \cdot \text{sinc}(f)}{2 \cos(3\pi f) \text{sinc}(f)} = \cos(3\pi f)$$



## Θέμα 5

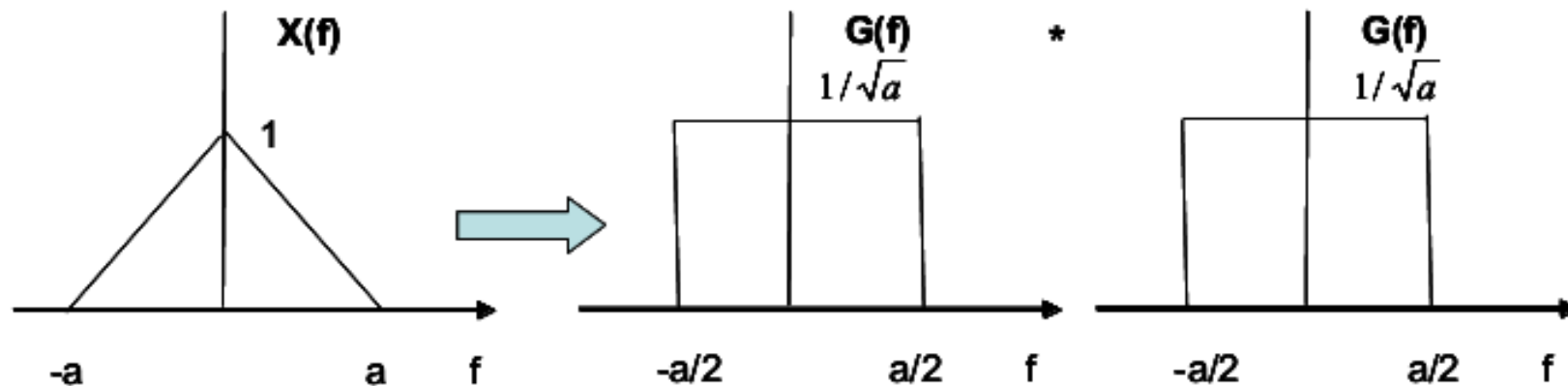
ΓΕ1/0405

(β) Να βρεθεί το σήμα  $x(t)$  στο πεδίο του χρόνου λαμβάνοντας υπόψιν ότι ο μετασχηματισμός Fourier του σήματος  $x(t)$   $[X(f)]$  φαίνεται στο παρακάτω σχήμα (Υπόδειξη: Να θεωρήσετε ότι το σήμα  $x(t)$  προκύπτει από τη συνέλιξη ενός τετραγωνικού παλμού με τον εαυτό του).





(β) Ο μετασχηματισμός Fourier  $X(f)$  προκύπτει από τη συνέλιξη του σήματος  $G(f)$  όπως φαίνεται και στο παρακάτω σχήμα



Η συνάρτηση  $g(t)$  με βάση την Άσκηση Αξιολόγησης 2.4 του βιβλίου είναι η ακόλουθη:

$$g(t) = \sqrt{a} \sin c(at)$$

Χρησιμοποιώντας την ιδιότητα της συνέλιξης ισχύει

$$x(t) = g(t)g(t) = a \cdot \text{sinc}^2(at)$$



**Άσκηση 4** (επαναληπτική, ΓΕ5/1112/06)

Δίνεται το σήμα  $x_1(t) = a \cdot \text{sinc}^2(a \cdot t) + 2a \cdot \text{sinc}(2a \cdot t)$ ,  $a > 0$ . Το σήμα διαμορφώνει κατά πλάτος (DSB) συνημιτονικό φέρον σήμα πλάτους  $2V$  και συχνότητας  $f_c = a \text{ Hz}$  και προκύπτει το διαμορφωμένο DSB σήμα  $x_2(t)$ .

1. Να υπολογισθεί και να σχεδιαστεί το φάσμα πλάτους του αρχικού σήματος  $X_1(f)$  και του διαμορφωμένου DSB σήματος  $X_2(f)$ .



1. Δίνεται ότι  $x_1(t) = a \cdot \text{sinc}^2(a \cdot t) + 2a \cdot \text{sinc}(2a \cdot t)$ ,  $a > 0$

Έχουμε:

$$\text{sinc}^2(t) \xleftrightarrow{F} \text{tri}(f) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow \text{sinc}^2(at) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{a} \text{tri}\left(\frac{f}{a}\right) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow a \text{sinc}^2(at) \xleftrightarrow{F} \text{tri}\left(\frac{f}{a}\right)$$

$$\text{sinc}(t) \xleftrightarrow{F} \text{rect}(f) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow \text{sinc}(2at) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2a} \text{rect}\left(\frac{f}{2a}\right) \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow 2a \text{sinc}(2at) \xleftrightarrow{F} \text{rect}\left(\frac{f}{2a}\right)$$

$$\Rightarrow x_1(t) = a \text{sinc}^2(at) + 2a \text{sinc}(2at) \xleftrightarrow{F} \text{tri}\left(\frac{f}{a}\right) + \text{rect}\left(\frac{f}{2a}\right) = X_1(f)$$



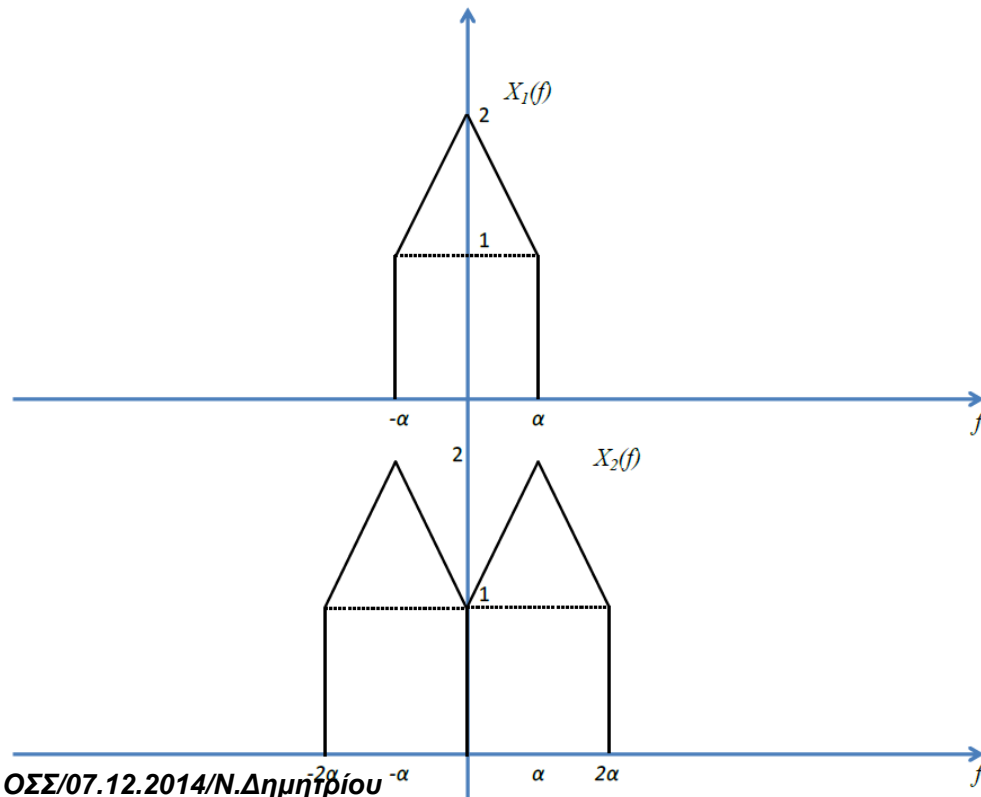
Το σήμα διαμορφώνει κατά πλάτος (DSB) συνημιτονικό φέρον σήμα πλάτους  $A_c = 2V$  και συχνότητας  $f_c = a \text{ Hz}$  και προκύπτει το διαμορφωμένο DSB σήμα  $x_2(t)$ .

Το φάσμα πλάτους του είναι το εξής:

$$X_2(f) = \frac{1}{2} A_c \{X_1(f - f_c) + X_1(f + f_c)\} =$$

$$= \frac{1}{2} 2 \{X_1(f - a) + X_1(f + a)\} = \text{tri}\left(\frac{f - a}{a}\right) + \text{rect}\left(\frac{f - a}{2a}\right) + \text{tri}\left(\frac{f + a}{a}\right) + \text{rect}\left(\frac{f + a}{2a}\right) \quad \text{Στο}$$

παρακάτω σχήμα απεικονίζονται τα φάσματα πλάτους  $X_1(f)$  και  $X_2(f)$ .



**Στόχος της άσκησης** Η εξοικείωση με τη διερεύνηση της περιοδικότητας σημάτων τόσο στο πεδίο του χρόνου όσο στο πεδίο των συχνοτήτων, όπως επίσης και η εφαρμογή του κριτηρίου Nyquist για την εύρεση της ελάχιστης συχνότητας δειγματοληψίας.

**Σχετικές ασκήσεις:** Άσκηση 1 (σελ.1), Άσκηση 5 (σελ.8) - Επεξεργασία Σημάτων και Φάσμα και Άσκηση 4 (σελ.27)-Διαμόρφωση από το plh22\_oss1-final.pdf

Δίνονται τα σήματα  $x_1(t) = \cos(10\pi t)$ ,  $x_2(t) = \sin(t)$ .

Να διερευνηθεί η περιοδικότητα και να υπολογιστούν οι αντίστοιχες περίοδοι (αν υπάρχουν) των παρακάτω σημάτων:

(α)  $y_1(t) = x_1(t) - x_2(t)$

(β)  $y_2(t) = x_1(t) \cdot x_2(\pi t)$

Δίνονται τα σήματα  $x_3(t) = \delta(t-100) + \delta(t+100)$ ,  $x_4(t) = \frac{1}{200} \operatorname{sinc}\left(\frac{t}{200}\right)$

Να βρεθούν η περίοδος και η ελάχιστη συχνότητα δειγματοληψίας Nyquist (αν υπάρχουν) των παρακάτω σημάτων:

(γ)  $y_3(t) = x_3(t) + x_4(t)$

(δ)  $y_4(t) = x_3(t) * x_4(t)$



**(α)**

$$y_1(t) = x_1(t) - x_2(t) = \cos(10\pi t) - \sin(t)$$

$\cos(10\pi t)$  περιοδικό με περίοδο  $T_A = \frac{1}{5} \text{ sec}$

$\sin(t)$  περιοδικό με περίοδο  $T_B = 2\pi \text{ sec}$

Λόγος περιόδων  $\frac{T_A}{T_B} = \frac{\frac{1}{5}}{2\pi} = \frac{1}{10\pi}$  άρρητος, άρα το  $y_1(t)$  απεριοδικό



(β)

$$y_2(t) = x_1(t) \cdot x_2(\pi t) = \cos(10\pi t) \cdot \sin(\pi t) = \frac{1}{2} [\sin(\pi t + 10\pi t) + \sin(\pi t - 10\pi t)] = \\ = \frac{1}{2} [\sin(11\pi t) - \sin(9\pi t)]$$

$$\sin(11\pi t) \text{ περιοδικό με περίοδο } T_A = \frac{2}{11} \text{ sec}$$

$$\sin(9\pi t) \text{ περιοδικό με περίοδο } T_B = \frac{2}{9} \text{ sec}$$

$$\text{Λόγος περιόδων } \frac{T_A}{T_B} = \frac{\frac{2}{11}}{\frac{2}{9}} = \frac{9}{11} \text{ ρητός, άρα το } y_2(t) \text{ περιοδικό με περίοδο } T_2 = 11T_A = 9T_B = 2 \text{ sec}$$



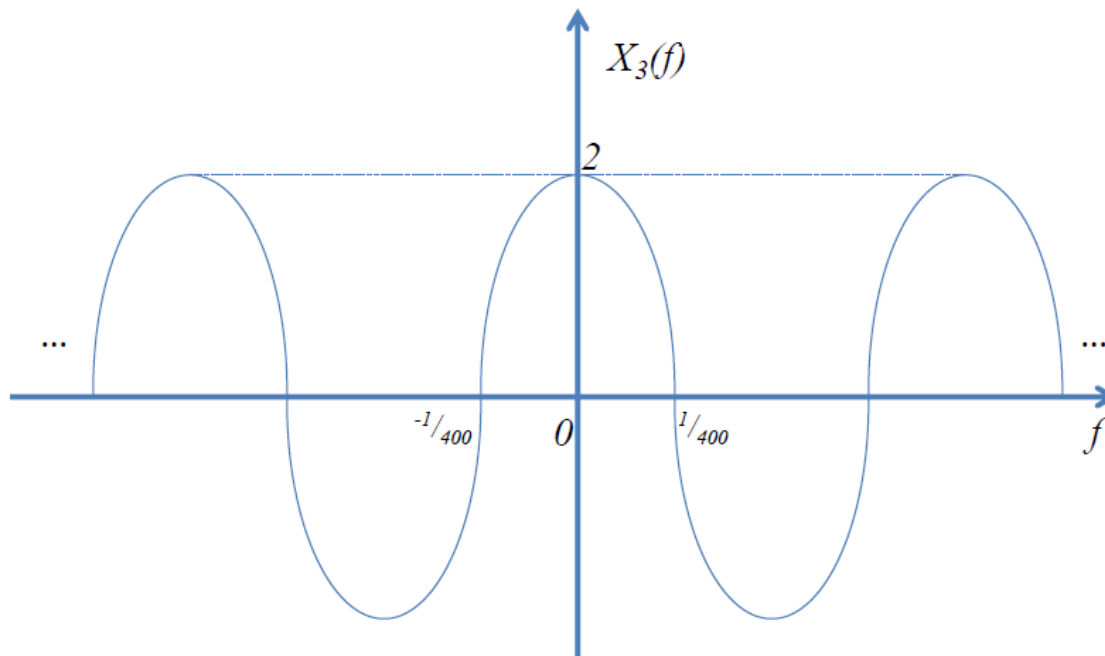
(γ)

$$y_3(t) = x_3(t) + x_4(t)$$

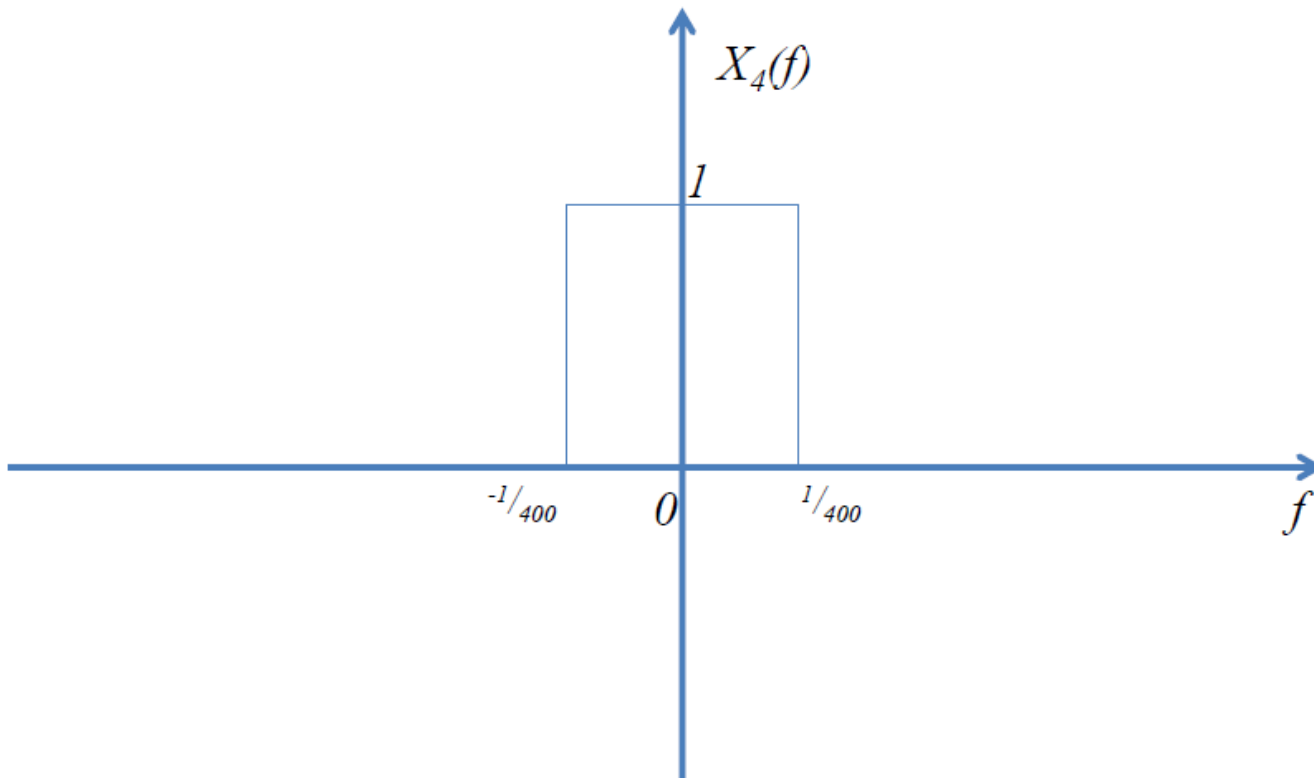
$$x_3(t) \xrightarrow{F} 2 \cos(2\pi f 100) = X_3(f)$$

$$x_4(t) \xrightarrow{F} \text{rect}\left(\frac{f}{1/200}\right) = X_4(f)$$

Τα φάσματα πλάτους των ανωτέρω σημάτων απεικονίζονται παρακάτω





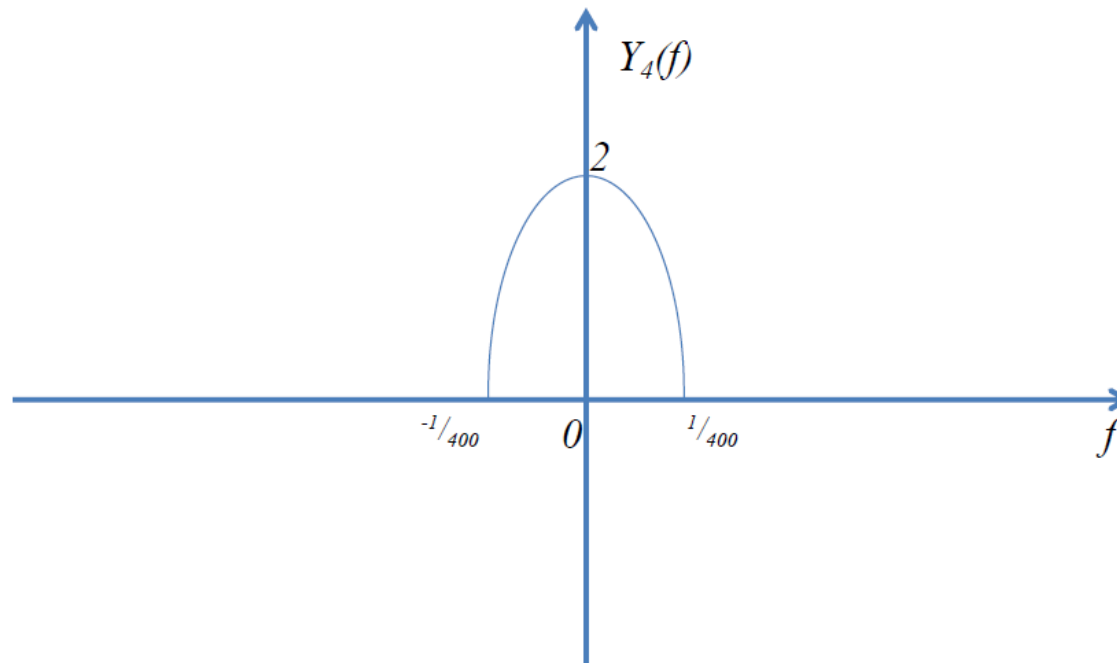


Το φάσμα  $Y_3(f) = X_3(f) + X_4(f)$  είναι συνεχές συνεπώς το σήμα  $y_3(t)$  δεν είναι περιοδικό.



$$(\delta) \quad y_4(t) = x_3(t) * x_4(t) \xrightarrow{F} X_3(f) \cdot X_4(f) = 2 \cos(2\pi f 100) \cdot \text{rect}\left(\frac{f}{1/200}\right)$$

Το φάσμα  $Y_4(f)$  απεικονίζεται στο επόμενο σχήμα:



Το φάσμα είναι συνεχές, συνεπώς το σήμα  $y_4(t)$  δεν είναι περιοδικό.



## ΘΕΜΑ 3

Δίνονται τα σήματα  $x_1(t) = 4 \cos(800\pi t)$  και  $X_2(f) = \text{tri}\left(\frac{f}{100}\right)$ .

1. Να απαντηθούν τα παρακάτω

(α). Να υπολογιστεί η έκφραση  $x_3(t) = x_1\left(\frac{t}{2}\right) + \frac{1}{2} \left[ x_1\left(\frac{3t}{2}\right) + x_1(t)x_2(t) \right]$

(β). Να υπολογιστεί και να σχεδιαστεί το φάσμα του σήματος  $x_3(t)$ .



1/

(α), (β)

$$x_1\left(\frac{t}{2}\right) = 4 \cos\left(2\pi 400 \cdot \frac{t}{2}\right) = 4 \cos(2\pi 200t) \leftrightarrow 2[\delta(f - 200) + \delta(f + 200)] \quad (\text{A})$$

$$\frac{1}{2}x_1\left(\frac{3t}{2}\right) = \frac{1}{2}4 \cos\left(2\pi 400 \cdot \frac{3t}{2}\right) = 2 \cos(2\pi 600t) \leftrightarrow \delta(f - 600) + \delta(f + 600) \quad (\text{B})$$

$$\begin{aligned} \frac{1}{2}x_1(t)x_2(t) &= 2 \cos(2\pi 400t)100 \sin c^2(100t) \leftrightarrow \\ &\leftrightarrow \{\delta(f - 400) + \delta(f + 400)\} * \text{tri}\left(\frac{f}{100}\right) = \text{tri}\left(\frac{f - 400}{100}\right) + \text{tri}\left(\frac{f + 400}{100}\right) \end{aligned} \quad (\text{Γ})$$



Άρα από τις (Α-Γ):

$$x_3(t) = x_1\left(\frac{t}{2}\right) + \frac{1}{2} \left[ x_1\left(\frac{3t}{2}\right) + x_1(t)x_2(t) \right] = 4 \cos(2\pi 200t) + 2 \cos(2\pi 600t) + 200 \cos(2\pi 400t) \sin^2(100t)$$

$$X_3(f) = 2 \left[ \delta(f - 200) + \delta(f + 200) \right] + \left[ \delta(f - 600) + \delta(f + 600) \right] + \left[ \text{tri}\left(\frac{f - 400}{100}\right) + \text{tri}\left(\frac{f + 400}{100}\right) \right]$$



