

HY215 - Εφαρμοσμένα Μαθηματικά για Μηχανικούς

ΔΙΑΛΕΞΗ 10^Η

- Συστήματα στο χώρο του Fourier



• **Ιδανικά Φίλτρα Επιλογής Συχνοτήτων**

- Συστήματα που επιτρέπουν τη διέλευση ορισμένων συχνοτήτων στην έξοδό τους ονομάζονται **φίλτρα επιλογής συχνοτήτων**
- Θα μελετήσουμε τα ιδανικά φίλτρα επιλογής συχνοτήτων (μηδενικής φάσης)
 - Ιδανικά : μη πραγματοποιήσιμα (θεωρητικά μοντέλα)

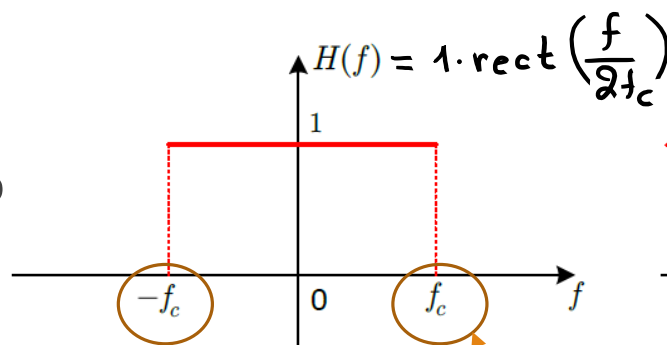
• Τέσσερις κατηγορίες

• Χαμηλοπερατό φίλτρο (lowpass)

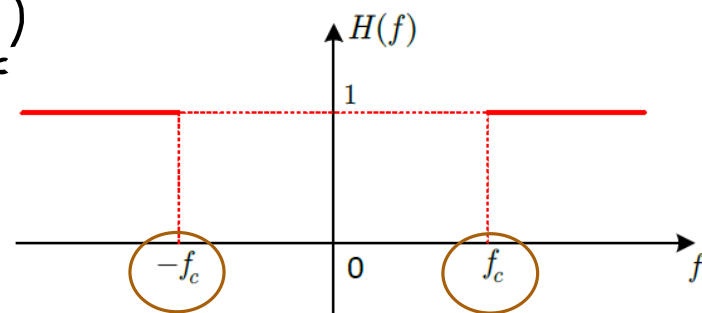
• Υψιπερατό φίλτρο (highpass)

• Ζωνοπερατό φίλτρο (Band-pass)

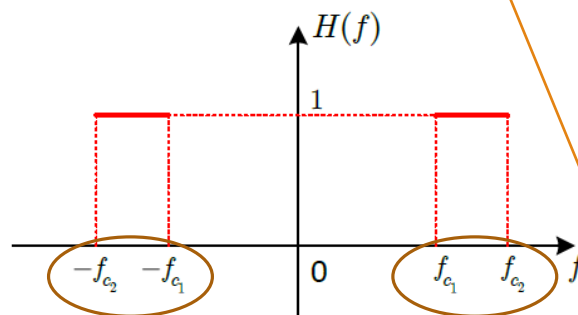
• Ζωνοφρακτικό φίλτρο (Band-stop)



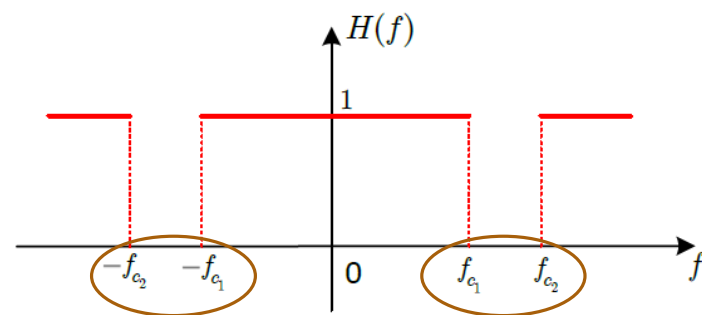
(α) Χαμηλοπερατό



(β) Υψιπερατό



(γ) Ζωνοπερατό

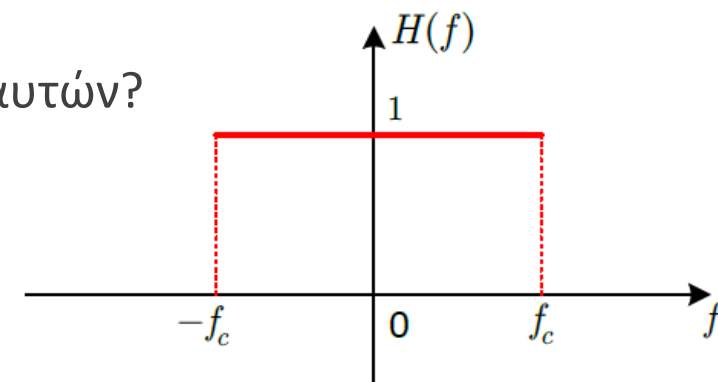


(δ) Ζωνοφρακτικό

Συχνότητα αποκοπής

• Ιδανικά Φίλτρα Επιλογής Συχνοτήτων

- Ποιες είναι οι κρουστικές αποκρίσεις των φίλτρων αυτών?
- Ας πάρουμε το χαμηλοπερατό φίλτρο

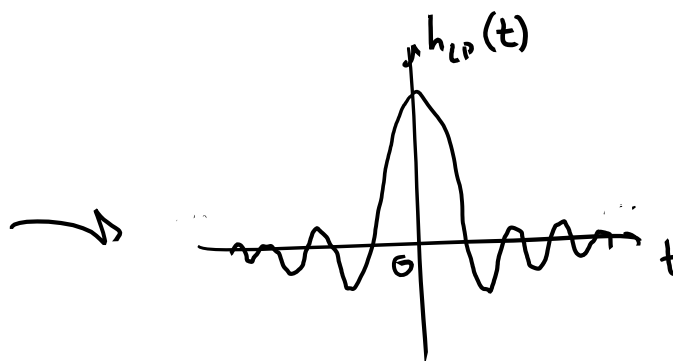


(α) Χαμηλοπερατό

$$H_{LP}(f) = \text{rect}\left(\frac{f}{2f_c}\right)$$

$\updownarrow F^{-1}$

$$h_{LP}(t) = 2f_c \cdot \text{sinc}(2f_c t)$$



συνθήκη αιτιότητας

$$h(t) = 0, t < 0$$

Κρουστική απόκριση

- Άπειρης διάρκειας
- Περιλαμβάνει αρνητικούς χρόνους (μη αιτιατή)

• Ιδανικά Φίλτρα Επιλογής Συχνοτήτων

• Ποιες είναι οι κρουστικές αποκρίσεις των φίλτρων αυτών?

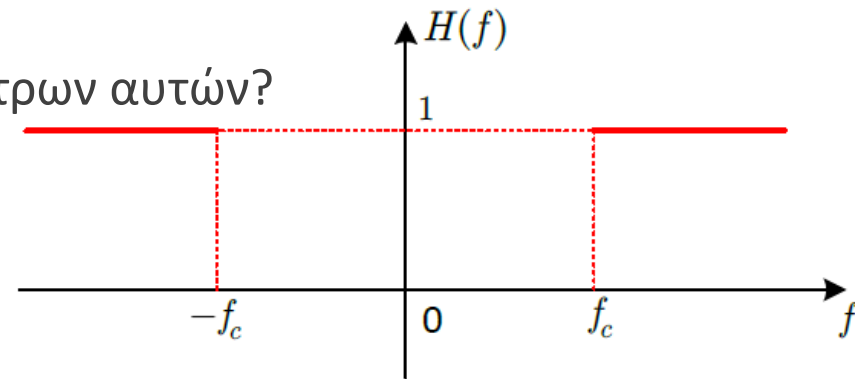
• Ας πάρουμε το υψιπερατό φίλτρο

$$H_{HP}(f) = \begin{cases} 1, & f > f_c, \quad f < -f_c \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

$$= 1 - H_{LP}(f) = 1 - \text{rect}\left(\frac{f}{2f_c}\right)$$

$\updownarrow F^{-1}$

$$h_{HP}(t) = \delta(t) - 2f_c \cdot \text{sinc}(2f_c t)$$



(β) Υψιπερατό

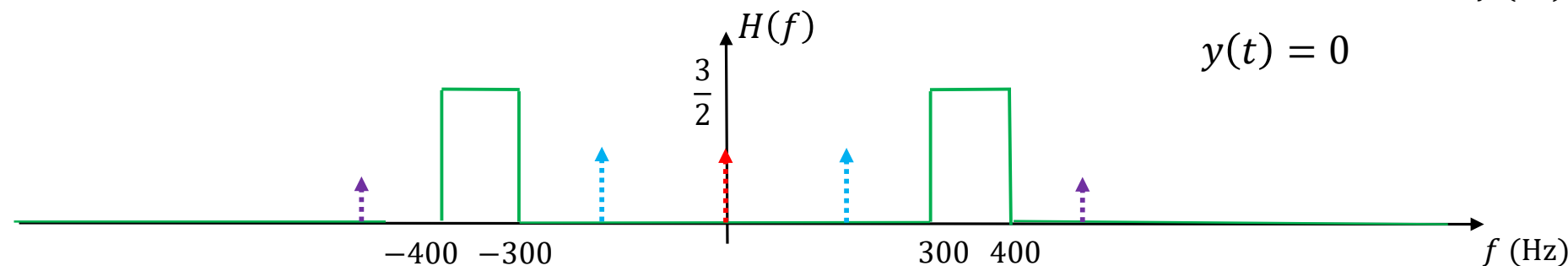
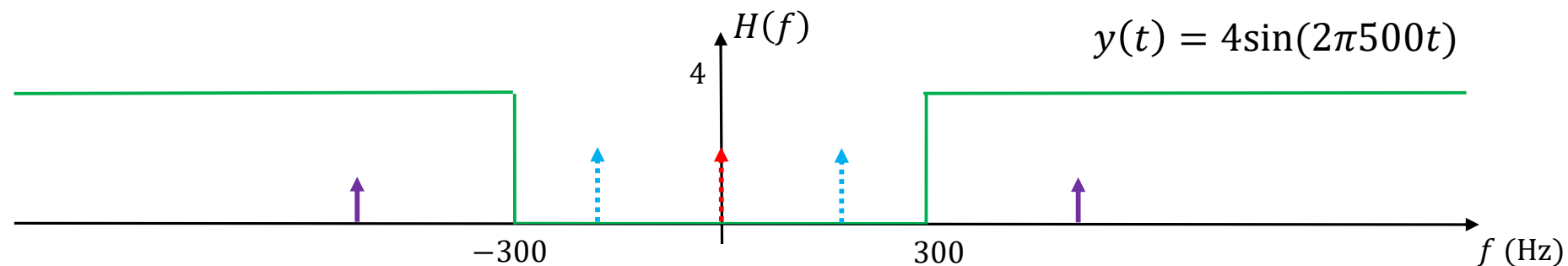
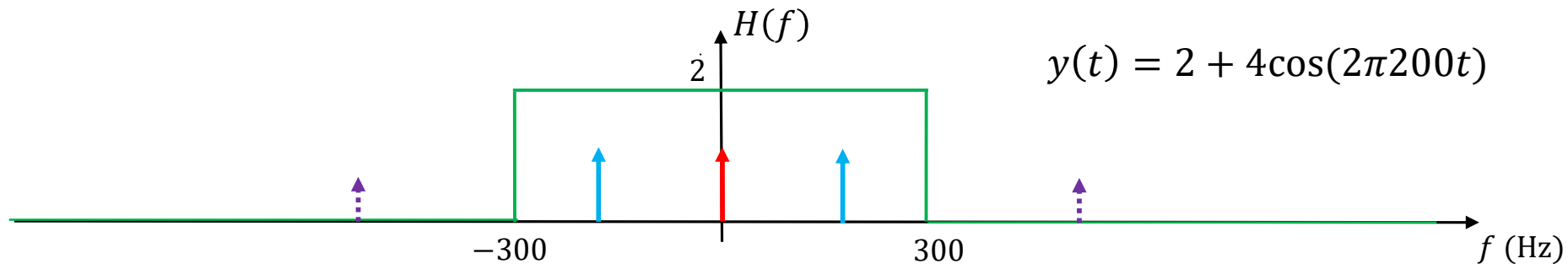
Κρουστική απόκριση

- Άπειρης διάρκειας
- Περιλαμβάνει αρνητικούς χρόνους (μη αιτιατή)

• Ιδανικά Φίλτρα Επιλογής Συχνοτήτων

• Παράδειγμα:
$$X(f) = \delta(f) + \delta(f - 200) + \delta(f + 200) + \frac{1}{2j}\delta(f - 500) - \frac{1}{2j}\delta(f + 500)$$

○ Τι θα συμβεί αν ένα σήμα της μορφής $x(t) = 1 + 2\cos(2\pi 200t) + \sin(2\pi 500t)$ περάσει από τα παρακάτω ιδανικά φίλτρα?



Επανάληψη:

- Σήματα
 - Συνεχούς/διακριτά χρίνα
 - Αναλογικά/ψηφιακά
 - Περιοδικά ή μη
 - Ενέργειας ή ισχύος

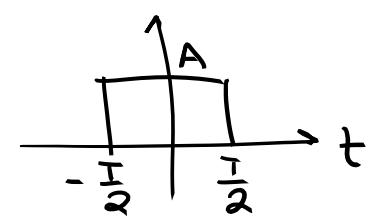
$$\int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau = u(t) \quad (2)$$

$$\frac{d}{dt} u(t) = \delta(t)$$

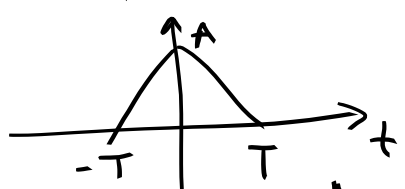
$$E_x = \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt$$

$$P_x = \lim_{T \rightarrow +\infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^T |x(t)|^2 dt$$

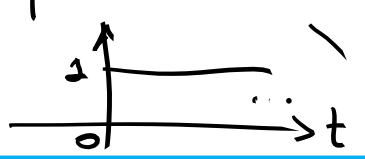
- Σήματα
 - $A \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$



- $A \text{tri}\left(\frac{t}{T}\right)$

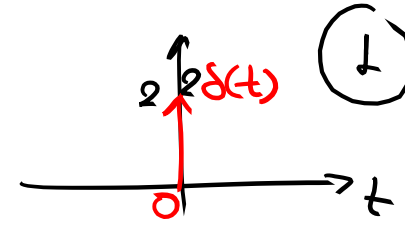


- $u(t) = \begin{cases} t, & t > 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$

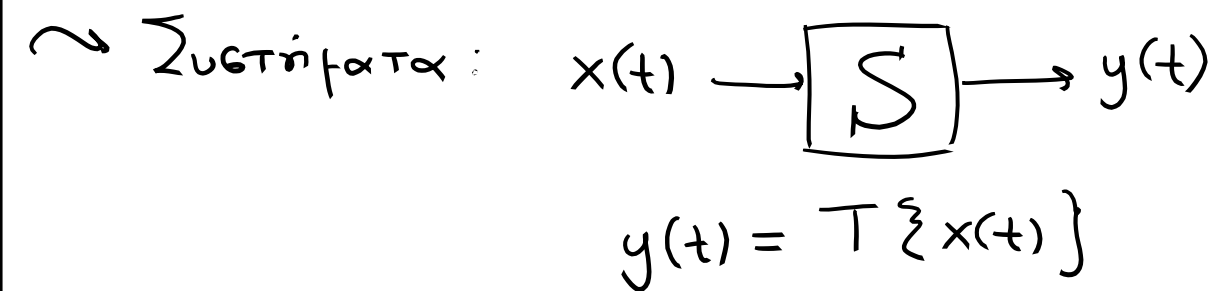


$$\delta(t) = \begin{cases} +\infty, & t = 0 \\ 0, & t \neq 0 \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1$$



(1)



\leadsto Κατηγορίες: $\frac{\text{Γραφικά} / \mu\text{n γραφικά}}{\text{X.A.} / \text{X.M.}} \left\{ \begin{array}{l} \text{T.X.A} \end{array} \right.$

Αιτιατά / μn αιτιατά

Ευσταθεί / ασταθεί

Στατικά / δυναμικά

~ Διαφορικές εξισώσεις ως συστήματα

$$\sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k}{dt^k} y(t) = \sum_{l=0}^N b_l \frac{d^l}{dt^l} x(t) \quad : \quad S$$

Αρχικές συνθήκες: $y(0^-), y'(0^-), \dots, y^{(N-1)}(0^-)$

~ Ξέσπασμα: $y(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t)$

\uparrow \uparrow
 zero input zero state

- Χαρακτ. πολυώνυμο: $a_N \lambda^N + a_{N-1} \lambda^{N-1} + \dots + a_1 \lambda + a_0 = 0$
- " " - ρίζες: $(\lambda - \lambda_1)(\lambda - \lambda_2) \dots (\lambda - \lambda_N) = 0$

• $y_{zi}(t) = \sum_{k=1}^N c_k e^{\lambda_k t}, t > 0$

Αν είναι μηδενικές, τότε το σύστημα είναι ΓΧΑ

c_k ? Λύοντας $N \times N$ σύστημα με τις αρχικές συνθήκες

• $y_{zs}(t) = ?$ "Νέε" Α.Σ. $\sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k}{dt^k} y(t) = x(t) \quad S_0$

$x(t) = \delta(t)$

$y(t) = h(t)$

$h_0(0^+) = 0$

$h_0'(0^+) = 0$

⋮

$h_0^{(N-1)}(0^+) = \frac{1}{a_N} (= 1)$

$h_0(t) = \sum_{k=1}^N c_k e^{\lambda_k t}$

για το σύστημα S_0

Άρα $h(t) = \sum_{k=0}^N b_k \frac{d^k}{dt^k} h_0(t)$ για το σύστημα S

$y_{zs}(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) h(t-\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) x(t-\tau) d\tau$

• Ευσταθία : $\lambda_i < 0, \forall i \Leftrightarrow$ ευσταθές σύστημα

• Αιτιατότητα : $h(t) = 0, t < 0 \Leftrightarrow$ αιτιατό σύστημα

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |h(t)| dt < +\infty$$

↓ $\lambda > 0$

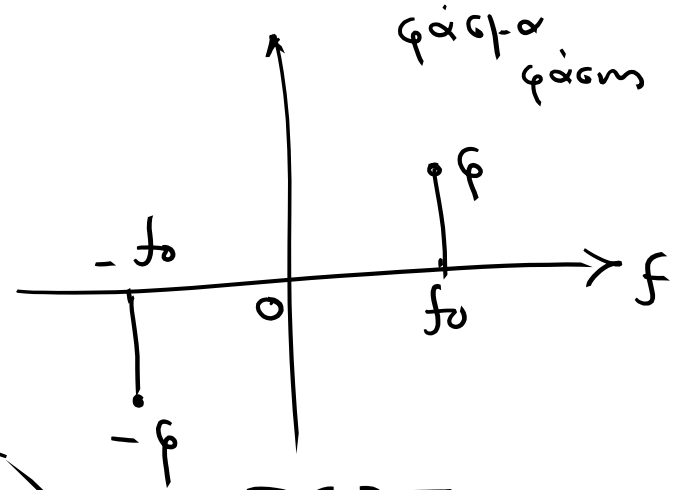
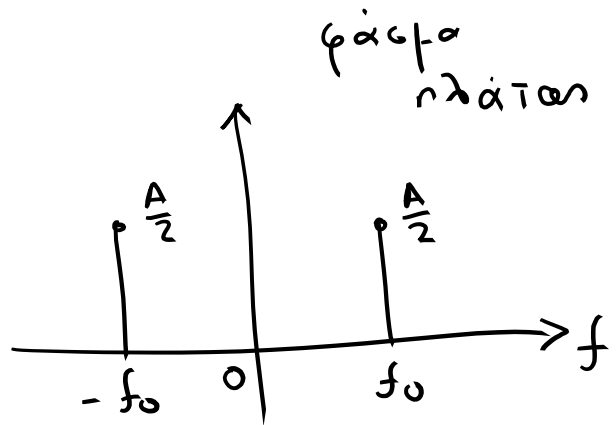
$A v \dots + e^{\beta t} u(t) + \dots \Rightarrow$ ασταθές!

• ~ •

$x(t) = A e^{j(2\pi f_0 t + \varphi)}, A > 0, \varphi \in (-\pi, \pi]$ → $\begin{matrix} \Gamma \times A \\ \boxed{S} \end{matrix}$

$$y(t) = H(f_0) x(t)$$

$$x(t) = A \cos(2\pi f_c t + \varphi) = \underbrace{\frac{A}{2} e^{j\varphi}}_{\text{φάση α}} \cdot e^{j2\pi f_c t} + \underbrace{\frac{A}{2} e^{-j\varphi}}_{\text{φάση β}}$$



ΑΡΤΙΟ
 $x(t) \in \mathbb{R}$

$x(t) \in \mathbb{R}$
 $X_k = X_{-k}^*$

ΠΕΡΙΤΤΟ
 $x(t) \in \mathbb{R}$

Περιοδικός, T_0 :

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_c t}$$

$$X_0 = \frac{1}{T_0} \int_{\langle T_0 \rangle} x(t) dt$$

$$X_k = \frac{1}{T_0} \int_{\langle T_0 \rangle} x(t) e^{-j2\pi k f_c t} dt$$

Μετασχηματισμός Fourier:

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

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

$$x(t) \in \mathbb{R}$$

$$X(f) = X^*(-f)$$

$$X(f) = |X(f)| e^{j\varphi_x(f)}$$

\uparrow φάση
 \uparrow φάση
 πλάτος

- $\text{Arect}\left(\frac{t}{T}\right) \xrightarrow{F} AT \text{sinc}(fT)$
- $\text{Atri}\left(\frac{t}{T}\right) \xrightarrow{F} AT \text{sinc}^2(fT)$
- $e^{-at} u(t), a > 0 \xrightarrow{F} \frac{1}{a + j2\pi f}$
- $\delta(t) \xrightarrow{F} 1$
- $1 \xrightarrow{F} \delta(f)$

Περιοδικά σήματα & M. Fourier:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} \xleftrightarrow{F} X(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k \delta(f - k f_0)$$

$$X_k = \frac{1}{T_0} X_{T_0}(f) \Big|_{f = k f_0 = \frac{k}{T_0}}$$

Σήματα ίσους (m-περιοδικά):

$$x(t) = x_0 + x_z(t) \xrightarrow{F}$$

$$X(f) = x_0 \delta(f) + X_z(f)$$

$$x_0 = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^T x(t) dt$$

$$\bullet \operatorname{sgn}(t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{j\pi f}$$

$$\bullet u(t) = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} \operatorname{sgn}(t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} \delta(f) + \frac{1}{j2\pi f}$$

ΤΕΛΟΣ ΔΙΑΛΕΞΗΣ

