

Εισαγωγή στις Τηλεπικοινωνίες

Σειρές Fourier Μετασχηματισμός Fourier Παλμοσειρά/Παλμός

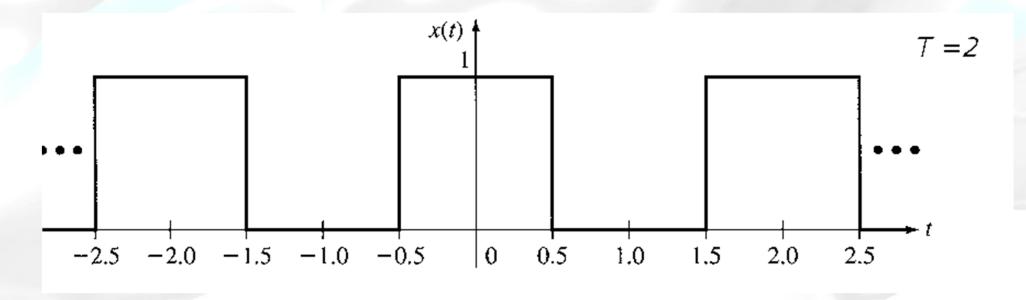
Αθανάσιος Δ. Παναγόπουλος Καθηγητής ΕΜΠ



Σειρές Fourier Περιοδικών Σημάτων

- ightharpoonup Έστω x(t) ένα συνεχές περιοδικό σήμα με περίοδο T,
- Παράδειγμα η παλμοσειρά

$$x(t+T)=x(t), \forall t \in R$$



Συνθήκες Dirichlet

- Ένα περιοδικό σήμα x(t), περιγράφεται με τις Σειρές Fourier εάν ικανοποιεί τις παρακάτω συνθήκες:
- 1. x(t) είναι απολύτως ολοκληρώσιμο σε κάθε περίοδο δηλαδή: a+T

$$\int_{a} |x(t)| dt < \infty, \quad \forall a \in \mathbb{R}$$

- 2. x(t) έχει πεπερασμένο αριθμό μεγίστων και ελαχίστων μέσα σε μια περίοδο
- 3. x(t) έχει μόνο ένα πεπερασμένο αριθμό ασυνεχειών μέσα σε μια περίοδο

Σειρές Fourier

> To x(t) μπορεί να εκφραστεί ως:

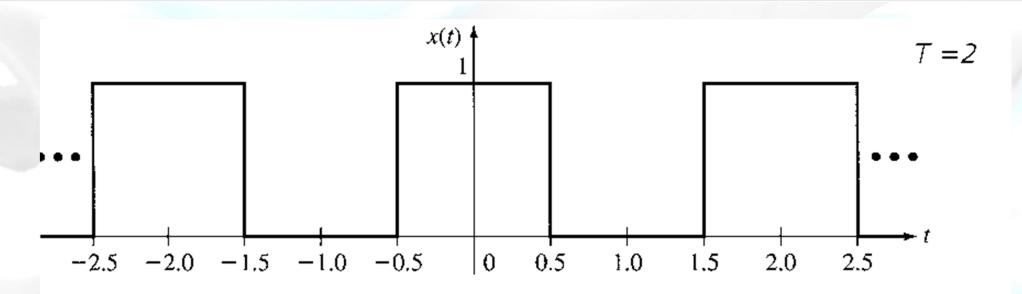
$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}, \quad t \in \mathbb{R}$$

όπου $\omega_0 = 2\pi/T$ είναι η θεμελιώδης συχνότητα (rad/sec) του σήματος και

$$c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t)e^{-jk\frac{2\pi}{T}t} dt, \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

 C_0 καλείται σταθερά του σήματος ή η DC συνιστώσα του x(t)

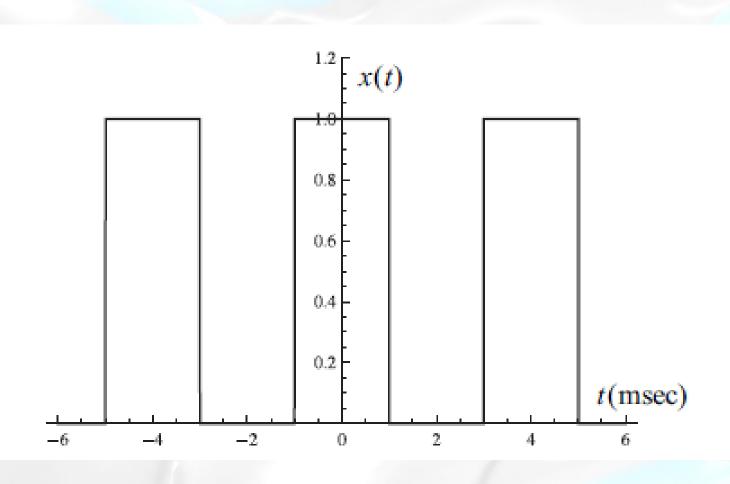




$$T = 2 \qquad \omega_0 = 2\pi/2 = \pi$$

Προφανώς το x(t) ικανοποιεί τις συνθήκες Dirichlet και μπορεί να αναπαρασταθεί με σειρές Fourier





 $T_0 = 4$ msec $f_0 = 250$ Hz.

$$\begin{aligned} x_k &= \frac{1}{T_0} \int\limits_{-\frac{T_0}{4}}^{\frac{T_0}{2}} x(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int\limits_{-\frac{T_0}{4}}^{\frac{T_0}{4}} e^{-j2\pi k f_0 t} dt \\ &= \frac{1}{T_0} \int\limits_{-\frac{T_0}{4}}^{\frac{T_0}{4}} \cos 2\pi k f_0 t dt - j \frac{1}{T_0} \int\limits_{-\frac{T_0}{4}}^{\frac{T_0}{4}} \sin 2\pi k f_0 t dt \end{aligned}$$

$$\operatorname{sinc} y = \frac{\sin \pi y}{\pi y}$$

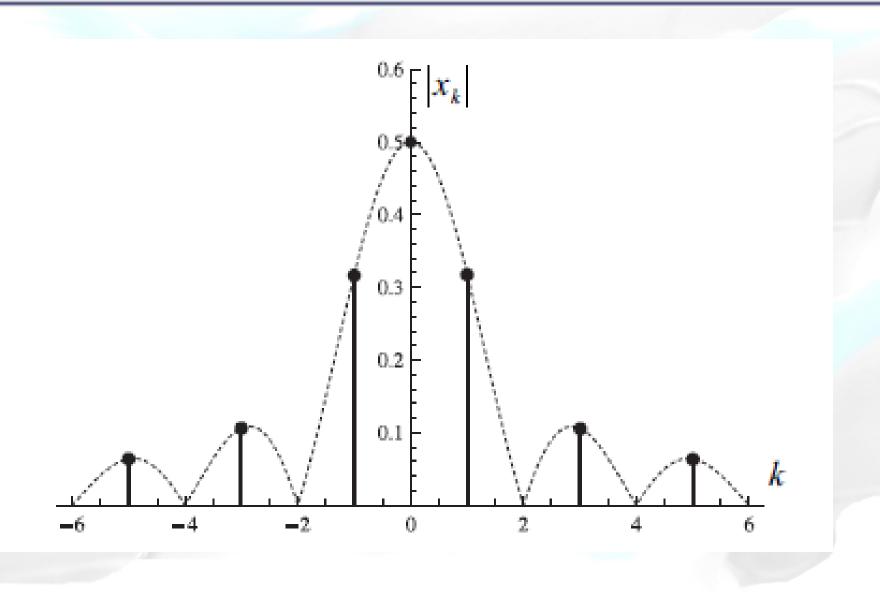
$$x_k = \frac{1}{2} \operatorname{sinc} \frac{k}{2}.$$

- Το x(t) έχει φασματιχό περιεχόμενο στις διαχριτές τιμές συχνοτήτων
 kf₀. Ένα τέτοιο φάσμα ονομάζεται διακριτό.
- Η τιμή DC του x(t) είναι 0.5.

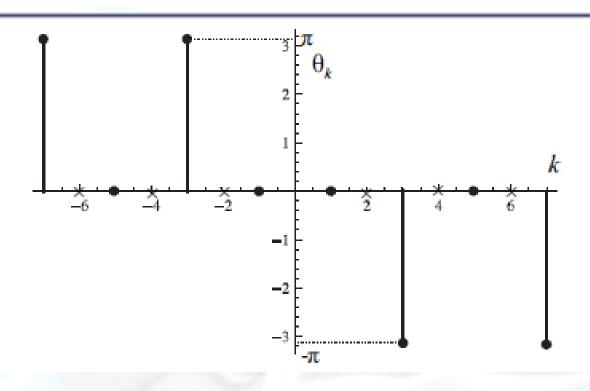
 $= \frac{\sin\frac{k\pi}{2}}{l_{2}\pi} - 0 = \frac{\sin\frac{k\pi}{2}}{l_{2}\pi}.$

- Το γράφημα του $|x_k|$ είναι συμμετρικό ως προς k ενώ το αντίστοιχο του θ_k είναι συμμετρικό ως προς την αρχή των αξόνων.
- Οι τιμές της θ_k δεν ορίζονται (σημειώνονται με το σύμβολο x) για $k=\pm 2,\pm 4,\ldots$, αφού το $|x_k|$ είναι μηδέν για τις τιμές αυτές.



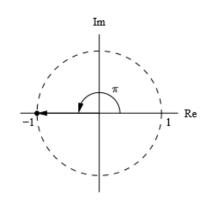


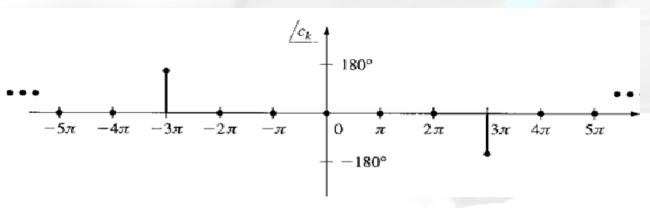




$$1e^{j\pi} = -1$$

$$1e^{j\pi} = -1$$
$$1e^{-j\pi} = -1$$





Αν το x(t) είναι πραγματικό σήμα τότε

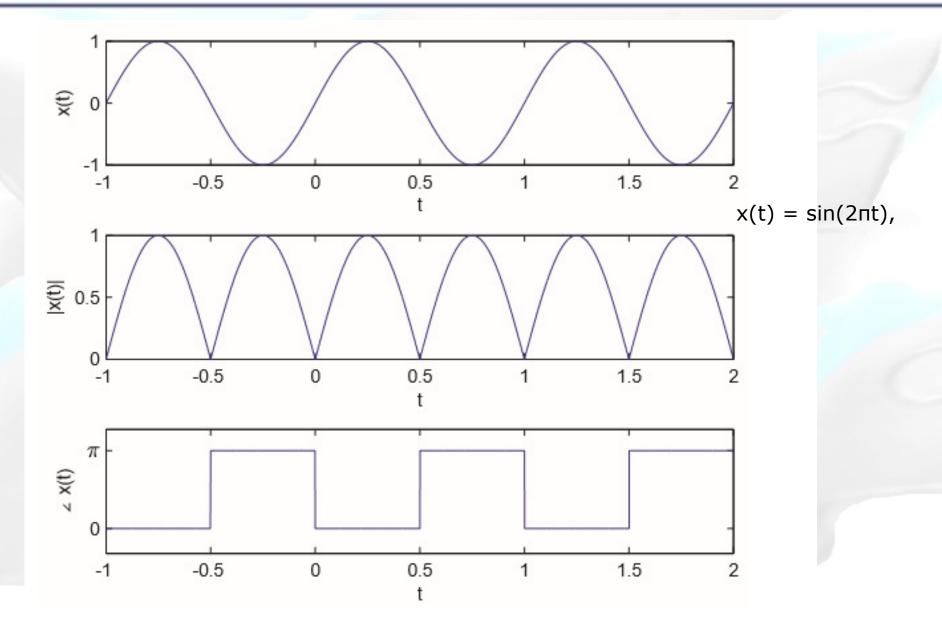
$$x_{-k} = \frac{1}{T_0} \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} x(t)e^{j2\pi k f_0 t} dt = x_k^*$$

όπου x_k^* είναι το μιγαδικό συζυγές του x_k . Έτσι ισχύει

$$|x_{-k}| = |x_k|, \ \theta_{-k} = -\theta_k.$$

Αν το x(t) είναι άρτιο περιοδικό σήμα τότε οι σταθερές x_k είναι πραγματικοί αριθμοί και άρτιοι ως προς k, δηλαδή $x_{-k}=x_k$.

Αν το x(t) είναι περιττό περιοδικό σήμα, τότε οι σταθερές x_k είναι φανταστικοί αριθμοί και περιττοί ως προς k, δηλαδή ισχύει $x_{-k}=-x_k$.



Τριγωνομετρικές Σειρές Fourier

> Χρησιμοποιώντας τη Formula του Euler μπορούμε να

αρκεί το x(t) να είναι πραγματικό σήμα.

Αυτή η έκφραση καλείται τριγωνομετρικές σειρές Fourierx(t)

Τριγωνομετρικές Σειρές Fourier

Η ἐκφραση

$$x(t) = \frac{1}{2} + \sum_{\substack{k = -\infty \\ k \neq 0}}^{\infty} \frac{1}{k\pi} \sin\left(\frac{k\pi}{2}\right) e^{jk\pi t}, \quad t \in \mathbb{R}$$

Μπορεί να γραφτεί ως

$$x(t) = \frac{1}{2} + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{2}{k\pi} \cos\left(k\pi t + \left[(-1)^{(k-1)/2} - 1\right] \frac{\pi}{2}\right), \quad t \in \mathbb{R}$$

Φαινόμενο Gibbs

 Δεδομένου ένα θετικό περιττό ακέραιο Ν, ορίζουμε το N-th μερικό άθροισμα

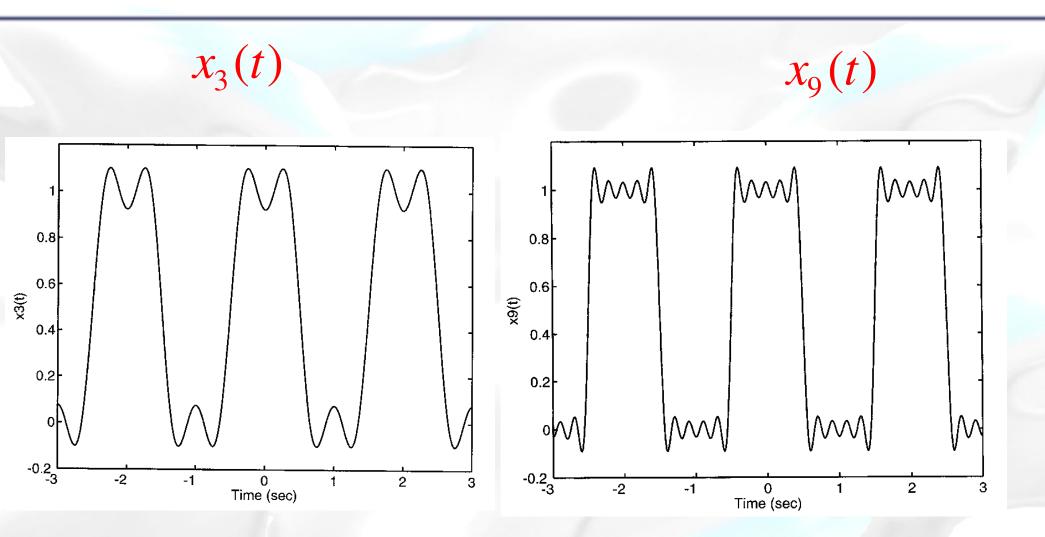
$$x_N(t) = \frac{1}{2} + \sum_{k=1}^{N} \frac{2}{k\pi} \cos\left(k\pi t + \left[(-1)^{(k-1)/2} - 1\right] \frac{\pi}{2}\right), \quad t \in \mathbb{R}$$

> Σύμφωνα με το Fourier πρέπει:

$$\lim_{N\to\infty} |x_N(t) - x(t)| = 0$$

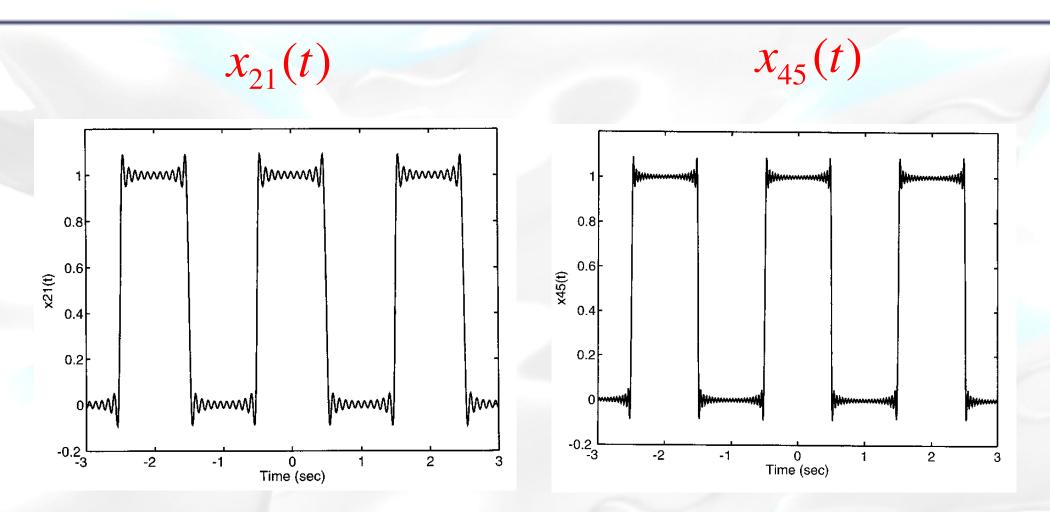


Φαινόμενο Gibbs





Φαινόμενο Gibbs



Υπάρχει μια κυμάτωση 9 % σε σχέση με το μέγιστο πλάτος τους σήματος

Θεώρημα του Parseval

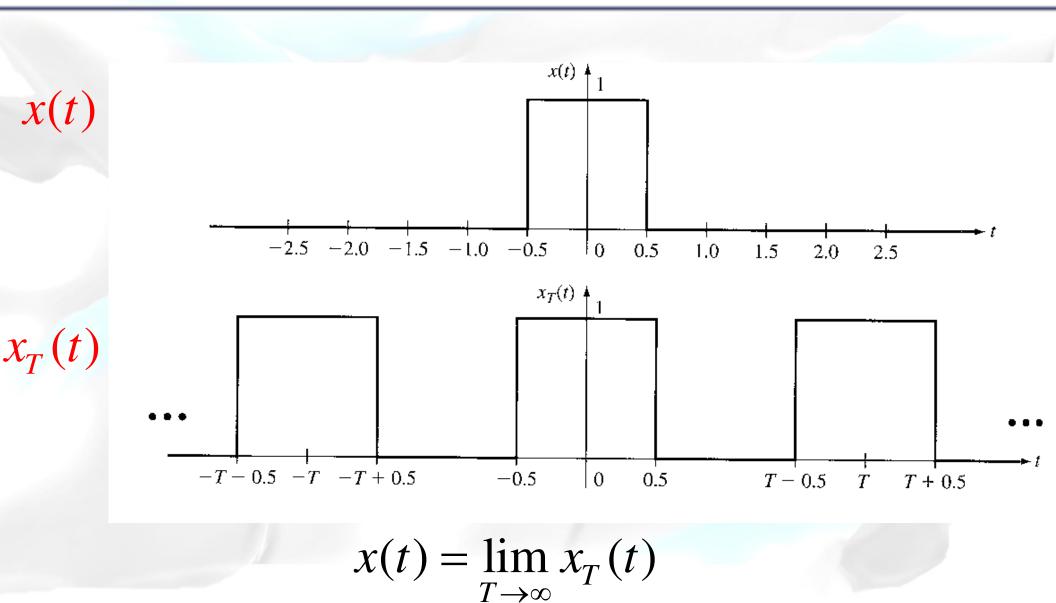
- \succ Έστω x(t) ένα περιοδικο σήμα με περίοδο T_0
- Η μέση ισχύς average power P του σήματος ορίζεται:

$$P = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x^2(t) dt$$

ightharpoonup Αν χρησιμοποιήσουμε το $x(t) = \sum_{k=-\infty} x_k e^{jk\omega_0 t}, \quad t \in \mathbb{R}$

$$P = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |x_k|^2$$







 $ightharpoonup ext{ Εφόσον } x_T(t)$ είναι περιοδικό με περίοδο T, μπορούμε να γράψουμε :

$$x_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}, \quad t \in \mathbb{R}$$

όπου

$$c_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t)e^{-jk\omega_o t} dt, \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

- ightharpoonup Τι γίνεται για το $x_T(t)$ όταν $T \to \infty$?
- > Γ row k = 0: $c_0 = 1/T$
- > Γ_{Ia} $k = \pm 1, \pm 2, ...$:

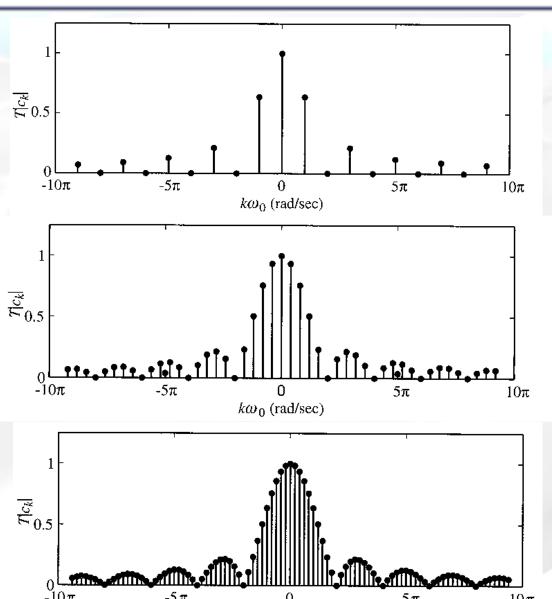
$$c_{k} = \frac{2}{k\omega_{0}T} \sin\left(\frac{k\omega_{0}}{2}\right) = \frac{1}{k\pi} \sin\left(\frac{k\omega_{0}}{2}\right)$$

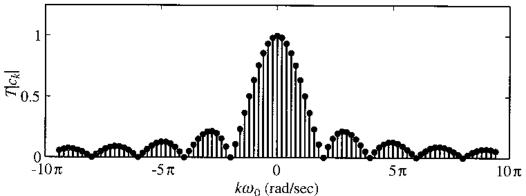
$$\omega_{0} = 2\pi/T$$

 Δ ιαγράμματα $T \mid c_k \mid$

$$\omega = k\omega_0$$

$$T = 2, 5, 10$$

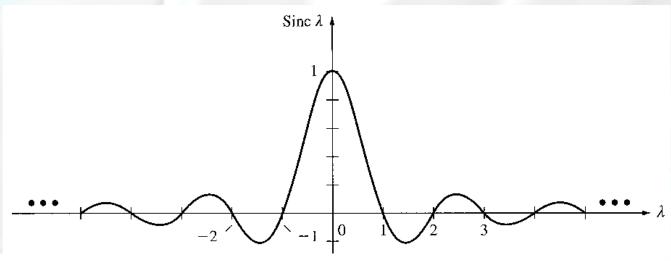




Αποδεικνύεται εύκολα:

$$\lim_{T\to\infty} T\cdot c_k = \mathrm{sinc}\bigg(\frac{\omega}{2\pi}\bigg), \quad \omega\in\mathbb{R}$$

$$\mathrm{dinou} \quad \mathrm{sinc}(\lambda) \doteq \frac{\sin(\pi\lambda)}{\pi\lambda}$$



> Ο Μετασχηματισμός Fourier του τετραγωνικού παλμού για είναι όριο του $\mathit{Tc}_{\scriptscriptstyle k}$

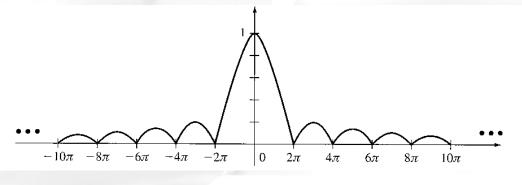
yia
$$T \rightarrow \infty$$

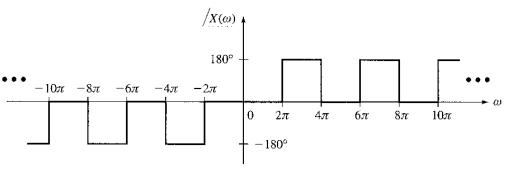
$$X(\omega) = \lim_{T \to \infty} Tc_k = \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{2\pi}\right), \quad \omega \in \mathbb{R}$$

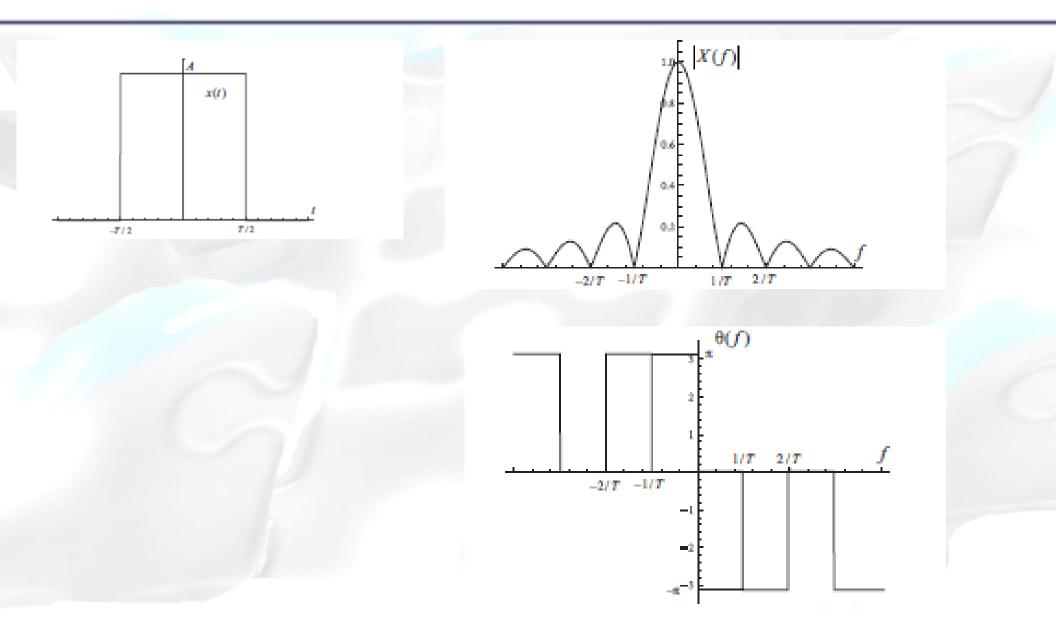
$$|X(\omega)|$$

$$|X(\omega)|$$

 $arg(X(\omega))$







Μετασχηματισμός Fourier

ightharpoonup Για ένα σήμα x(t), ο μετασχηματισμός Fourier $X(\omega)$ ορίζεται ως:

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt, \quad \omega \in \mathbb{R}$$

 Ένα σήματα x(t) έχει μετασχηματισμό Fourier εάν το παραπάνω ολοκλήρωμα συγκλίνει.

Μετασχηματισμός Fourier

- Το ολοκλήρωμα συγκλίνει εάν:
 - Το σήμα x(t) έχει "καλή συμπεριφορά"
 - Το σήμα *x*(*t*) είναι απόλυτα ολοκληρώσιμο δηλαδή,

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

Η καλή συμπεριφορά σημαίνει πεπερασμένος αριθμός ασυνεχειών, μέγιστα και ελάχστα σε πεπερασμένο χρονικό διάστημα.

Παράδειγμα: DC/ Σταθερό Σήμα

- ightharpoonup Έστω ένα σήμα: $x(t)=1, \quad t\in \mathbb{R}$
- > Προφανώς δεν ικανοποιεί τις απαιτήσεις αφού:

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

- Το σταθερό σήμα δεν έχει Μ/Σ Fourier στη συνηθισμένη έννοια.
- > Διαθέτει M/Σ Fourier με τη γενική έννοια.



Παράδειγμα : Εκθετικό σήμα

- ightharpoonup Έστω το σήμα $x(t)=e^{-bt}u(t), \quad b\in \mathbb{R}$
- > Ο M/Σ Fourier δίνεται από

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-bt} u(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$=\int_{0}^{\infty}e^{-(b+j\omega)t}dt=-\frac{1}{b+j\omega}\left[e^{-(b+j\omega)t}\right]_{t=0}^{t=\infty}$$

Παράδειγμα : Εκθετικό σήμα

- ightharpoonup Eάν b < 0 , το $X(\omega)$ δεν υπάρχει.
- ightharpoonup Εάν b=0 x(t)=u(t) τότε $X(\omega)$ δεν υπάρχει με την συνηθισμένη έννοια.
- \rightarrow Eav b > 0:

$$X(\omega) = \frac{1}{b + j\omega}$$

Φάσμα Πλάτους

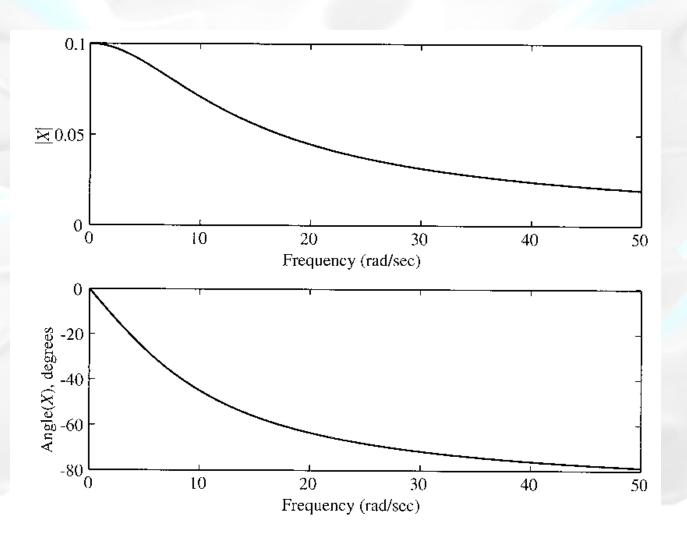
$$|X(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{b^2 + \omega^2}}$$

Φάσμα Φάσης

$$arg(X(\omega)) = -arctan\left(\frac{\omega}{b}\right)$$

Παράδειγμα : Εκθετικό σήμα

$$x(t) = e^{-10t}u(t)$$





Μετασχηματισμός Fourier

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt, \quad \omega \in \mathbb{R}$$

ightharpoonup Εφόσον $X(\omega)$ είναι εν γένει μιγαδικός και χρησιμοποιώντας τη σχέση του Euler.

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)\cos(\omega t)dt + j\left(-\int_{-\infty}^{\infty} x(t)\sin(\omega t)dt\right)$$

$$X(\omega) = R(\omega) + jI(\omega)$$

Πολική μορφή του M/Σ Fourier

$$X(\omega) = R(\omega) + jI(\omega)$$
 μπορεί να εκφραστεί:

$$\dot{o}$$
 σου $X(\omega) = X(\omega) | \exp(j \arg(X(\omega)))$

$$|X(\omega)| = \sqrt{R^2(\omega) + I^2(\omega)}$$

$$arg(X(\omega)) = arctan\left(\frac{I(\omega)}{R(\omega)}\right)$$

M/Σ Fourier Πραγματικών Σημάτων

- ightharpoonup Εάν x(t) παίρνει πραγματικές τιμές $X(-\omega) = X^*(\omega)$
- > Δηλαδή:

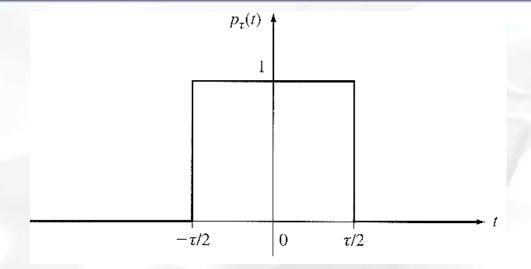
Ερμιτιανή Συμμετρία

$$X^{*}(\omega) = |X(\omega)| \exp(-j \arg(X(\omega)))$$

$$|X(-\omega)| = |X(\omega)|$$

$$\arg(X(-\omega)) = -\arg(X(\omega))$$

Έστω το άρτιο σήμα:

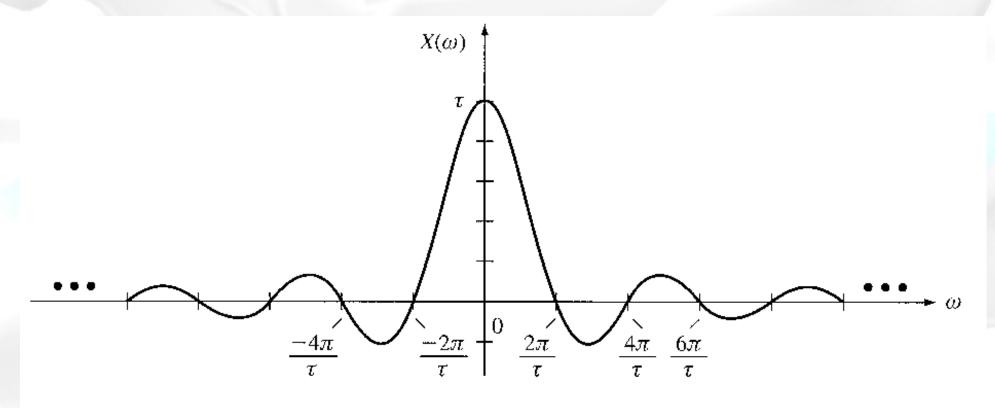


$$X(\omega) = 2 \int_{0}^{\tau/2} (1) \cos(\omega t) dt = \frac{2}{\omega} \left[\sin(\omega t) \right]_{t=0}^{t=\tau/2} = \frac{2}{\omega} \sin\left(\frac{\omega \tau}{2}\right)$$

$$\cdot (\omega \tau)$$

$$= \tau \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau}{2\pi}\right)$$

$$X(\omega) = \tau \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega\tau}{2\pi}\right)$$



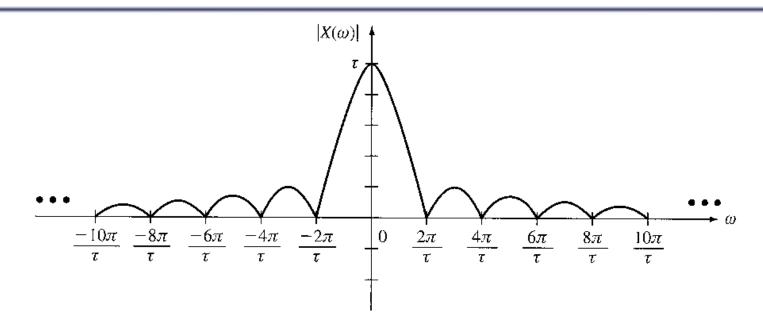


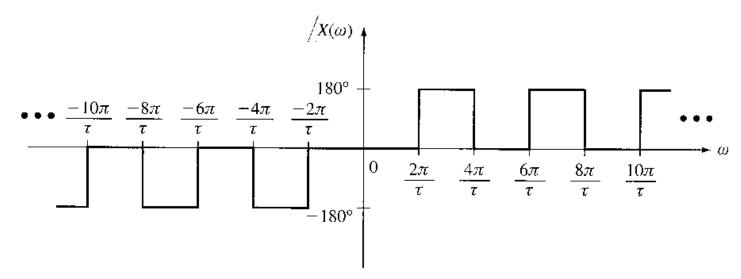
Φάσμα

Πλάτους

Φάσμα

Φάσης







Σήματα Περιορισμένου Εύρους Ζώνης

ightharpoonup Ένα σήμα x(t) λέγεται περιορισμένου εύρους ζώνης εάν ο M/Σ Fourier $X(\omega)$ για $\omega>B$ είναι μηδέν όπου το B ονομάζεται εύρος ζώνης του σήματος.

Αυτό σημαίνει ότι οποιοδήποτε σήμα περιορισμένου εύρους ζώνης έχει άπειρη διάρκεια στο χρόνο, που αυτό σημαίνει ότι τα σήματα πεπερασμένου εύρους ζώνης δεν μπορεί να είναι περιορισμένα στο χρόνο.

Σήματα Περιορισμένου Εύρους Ζώνης

- Εάν ένα σήμα x(t) δεν έχει πεπερασμένο εύρος ζώνης,
 αναφέρεται ότι έχει άπειρο εύρος ζώνης ή άπειρο φάσμα.
- Περιορισμένα στο χρόνο σήματα δεν μπορεί να είναι πεπερασμένου εύρους ζώνης και για αυτό τα σήματα πεπερασμένου χρόνου έχουν άπειρο εύρος ζώνης.
- \succ Παρόλα αυτά για ένα σήμα x(t) με καλή συμπεριφορά μπορεί να αποδειχθεί ότι $\lim_{\omega o \infty} X(\omega) = 0$

δηλαδή
$$|X(\omega)| \approx 0 \quad \forall \omega > B$$

Β είναι ένας μεγάλος αριθμός



Αντίστροφος M/Σ Fourier

ightharpoonup Ένα σήμα x(t) με M/Σ Fourier $X(\omega)$ μπορεί να επαναϋπολογιστεί με εφαρμογή του αντίστροφου M/Σ Fourier

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega, \quad t \in \mathbb{R}$$

> Ζεύγος M/Σ Fourier

$$x(t) \leftrightarrow X(\omega)$$



 \succ Γραμμικότητα : $\chi(t) \leftrightarrow X(\omega)$ $y(t) \leftrightarrow Y(\omega)$

$$\alpha x(t) + \beta y(t) \longleftrightarrow \alpha X(\omega) + \beta Y(\omega)$$

> Χρονική Ολίσθηση:

$$x(t-t_0) \longleftrightarrow X(\omega)e^{-j\omega t_0}$$

> Χρονική Κλιμάκωση :

$$x(at) \leftrightarrow \frac{1}{a} X \left(\frac{\omega}{a}\right)$$



> Χρονική Αναστροφή:

$$x(-t) \leftrightarrow X(-\omega)$$

> Πολλαπλασιασμός με δύναμη του t:

$$t^n x(t) \longleftrightarrow (j)^n \frac{d^n}{d\omega^n} X(\omega)$$

> Πολλαπλασιασμός με μιγαδικό εκθετικό :

$$x(t)e^{j\omega_0t} \longleftrightarrow X(\omega-\omega_0)$$



Πολλαπλασιασμό με ημίτονο /συνημίτονο (Διαμόρφωση):

$$x(t)\sin(\omega_0 t) \leftrightarrow \frac{j}{2} [X(\omega + \omega_0) - X(\omega - \omega_0)]$$

$$x(t)\cos(\omega_0 t) \leftrightarrow \frac{1}{2} [X(\omega + \omega_0) + X(\omega - \omega_0)]$$

> Διαφόριση/Παραγώγιση στο πεδίο του χρόνου:

$$\frac{d^n}{dt^n}x(t) \longleftrightarrow (j\omega)^n X(\omega)$$



> Ολοκλήρωση στο πεδίο του χρόνου:

$$\int_{-\infty}^{t} x(\tau)d\tau \leftrightarrow \frac{1}{j\omega}X(\omega) + \pi X(0)\delta(\omega)$$

> Συνέλιξη στο πεδίο του χρόνου:

$$x(t) * y(t) \leftrightarrow X(\omega)Y(\omega)$$

> Πολλαπλασιασμός στο πεδίο του χρόνου:

$$x(t)y(t) \leftrightarrow X(\omega) * Y(\omega)$$



> Θεώρημα Parseval:

$$\int_{\mathbb{R}} x(t)y(t)dt \longleftrightarrow \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} X^*(\omega)Y(\omega)d\omega$$

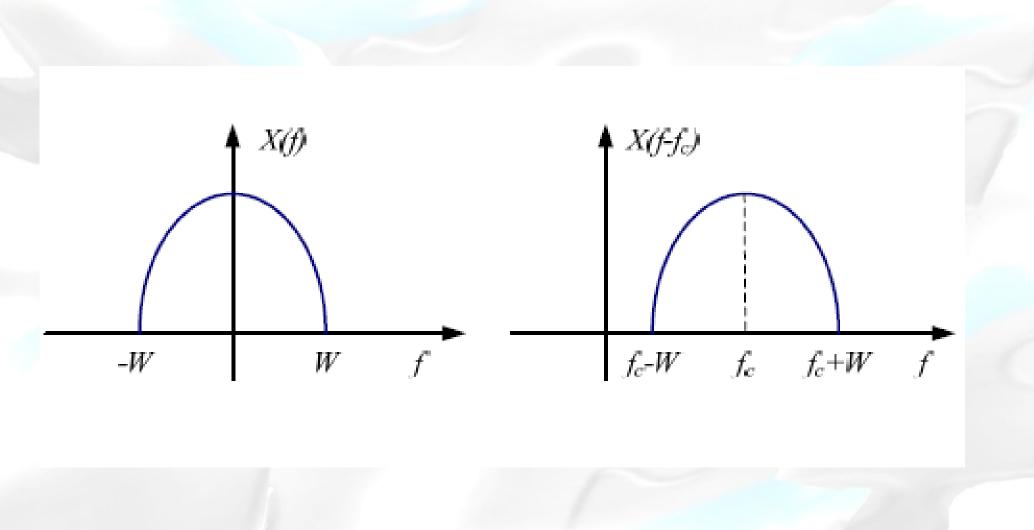
$$\varepsilon \acute{\alpha} v \ y(t) = x(t) \int_{\mathbb{R}} |x(t)|^2 \ dt \longleftrightarrow \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} |X(\omega)|^2 d\omega$$

> Δυαδικότητα :

$$X(t) \leftrightarrow 2\pi x(-\omega)$$



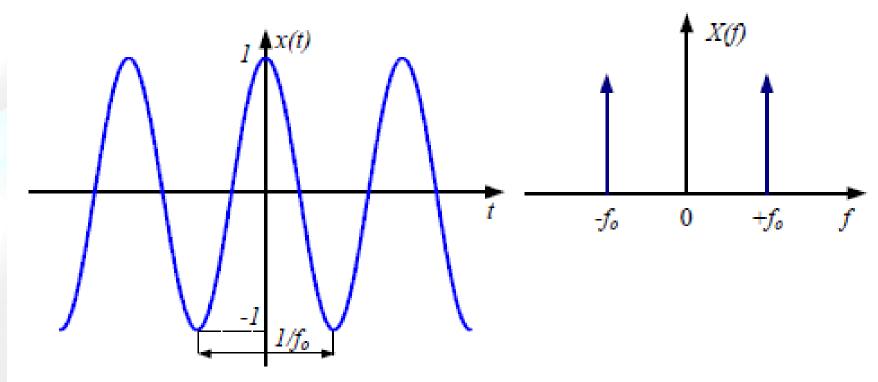
Ιδιότητα Ολίσθησης





M/Σ Fourier Συνημιτόνου

$$\begin{split} x(t) &= \cos\left(2\pi f_o t\right) &\qquad \mathfrak{F}\Big[\cos\left(2\pi f_o t\right)\Big] = \frac{1}{2}\,\mathfrak{F}\Big[e^{j2\pi f_o t}\Big] + \frac{1}{2}\,\mathfrak{F}\Big[e^{-j2\pi f_o t}\Big] \\ &= \frac{1}{2}\Big[\mathcal{S}\big(f - f_o\big) + \mathcal{S}\big(f + f_o\big)\Big] \end{split}$$



M/Σ Fourier Ημιτόνου

$$x(t) = \sin(2\pi f_o t) \qquad \mathfrak{F}\left[\sin(2\pi f_o t)\right] = \mathfrak{F}\left[\frac{e^{j2\pi f_o t} - e^{-j2\pi f_o t}}{2j}\right]$$

$$= \frac{1}{2j} \left[\delta(f - f_o) - \delta(f + f_o)\right]$$



Πολλαπλασιασμός με Συνημίτονο

$$x(t) = g(t)\cos(2\pi f_o t) \qquad \mathfrak{F}\left[x(t)\right] = \mathfrak{F}\left[g(t)\cos(2\pi f_o t)\right]$$

$$= \mathfrak{F}\left[g(t)\frac{e^{j2\pi f_o t} + e^{-j2\pi f_o t}}{2}\right]$$

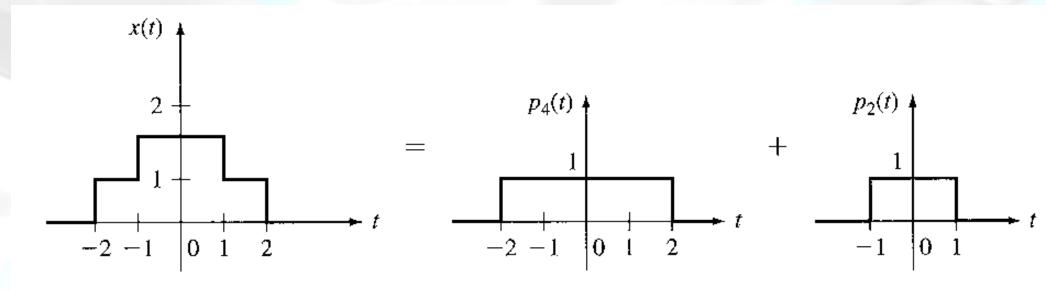
$$= \frac{1}{2}\left[G(f - f_o) + G(f + f_o)\right]$$

$$X(f)$$

$$-W \qquad W \qquad f \qquad -f_o - W \qquad -f_o + W \qquad f_o - W \qquad f_o \qquad f_o + W \qquad f$$

Γραμμικότητα

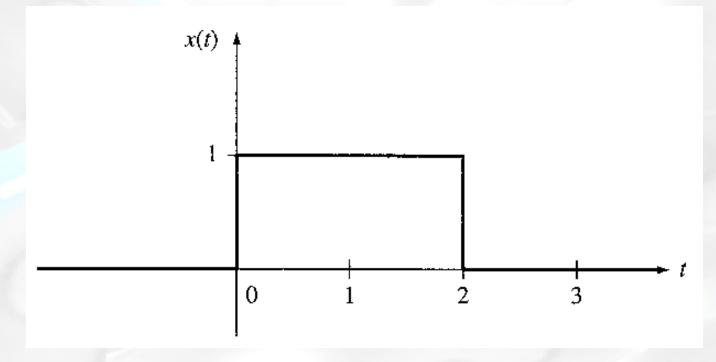
$$x(t) = p_4(t) + p_2(t)$$



$$X(\omega) = 4\operatorname{sinc}\left(\frac{2\omega}{\pi}\right) + 2\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{\pi}\right)$$

Χρονική Ολίσθηση

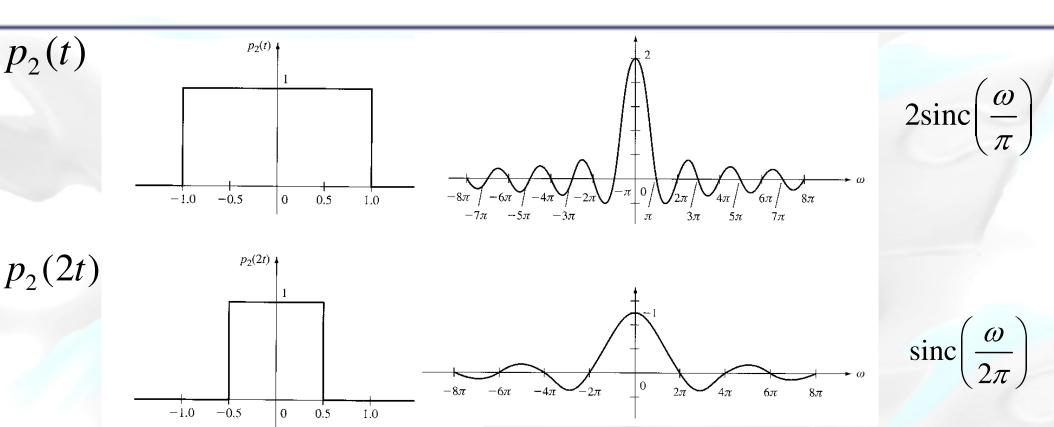
$$x(t) = p_2(t-1)$$



$$X(\omega) = 2\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{\pi}\right)e^{-j\omega}$$



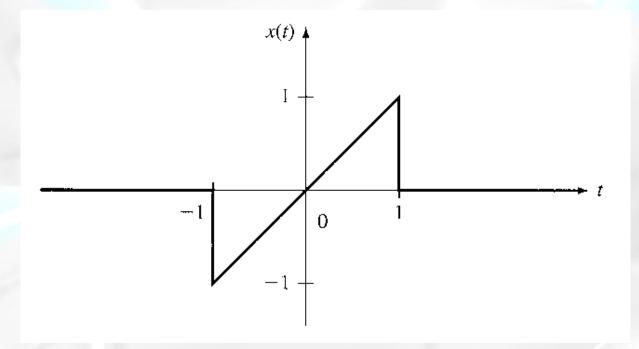
Χρονική Κλιμάκωση



a>1 Χρονική συμπίεση \longleftrightarrow Συχνοτική εξάπλωση 0< a<1 Χρονική εξάπλωση \longleftrightarrow Συχνοτική συμπίεση

Πολλαπλασιασμός στο χρόνο

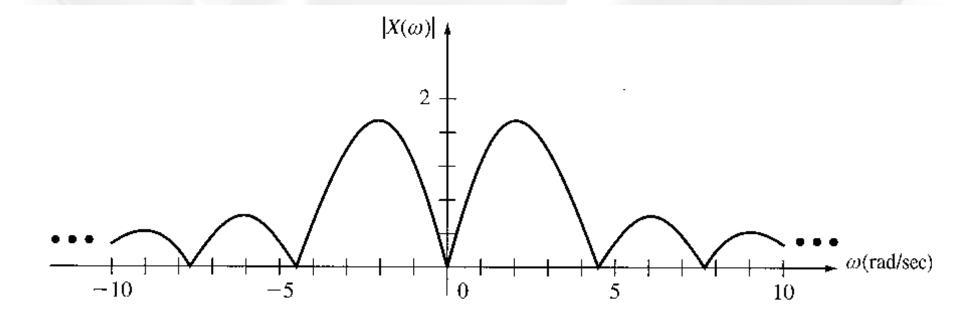
$$x(t) = tp_2(t)$$



$$X(\omega) = j\frac{d}{d\omega} \left(2\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{\pi}\right) \right) = j2\frac{d}{d\omega} \left(\frac{\sin\omega}{\omega}\right) = j2\frac{\omega\cos\omega - \sin\omega}{\omega^2}$$

Πολλαπλασιασμός στο χρόνο

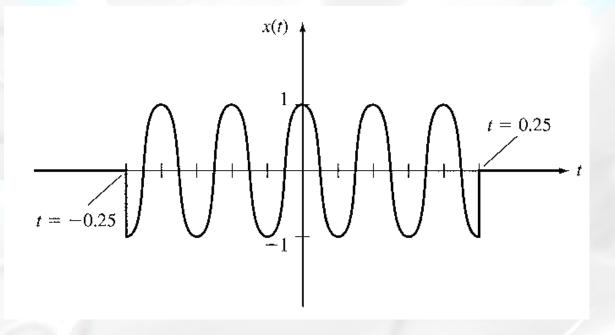
$$X(\omega) = j2 \frac{\omega \cos \omega - \sin \omega}{\omega^2}$$





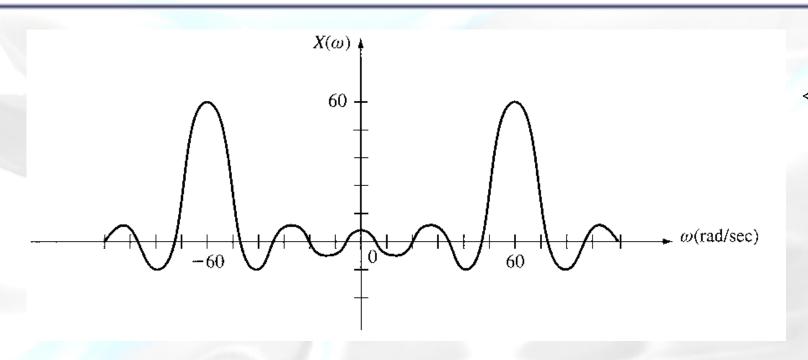
Πολλαπλασιασμός με συνημίτονο

$$x(t) = p_{\tau}(t)\cos(\omega_0 t)$$





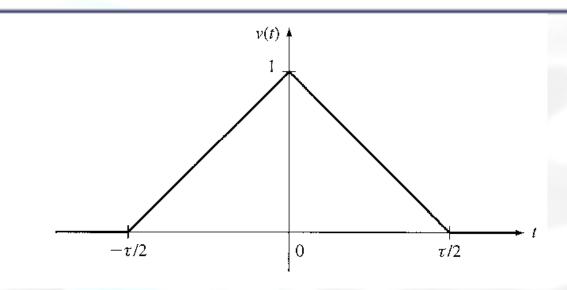
Πολλαπλασιασμός με συνημίτονο



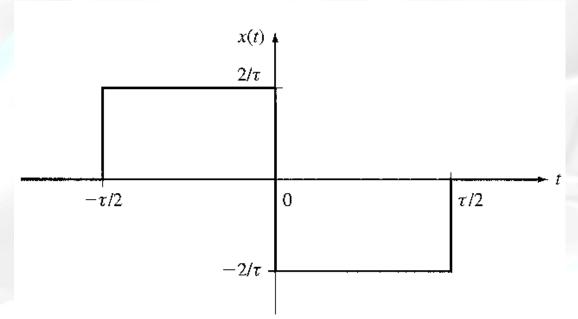
$$\begin{cases} \omega_0 = 60 \ rad \ / \sec \\ \tau = 0.5 \end{cases}$$

$$X(\omega) = \frac{1}{2} \left[\tau \operatorname{sinc}\left(\frac{\tau(\omega + \omega_0)}{2\pi}\right) + \tau \operatorname{sinc}\left(\frac{\tau(\omega - \omega_0)}{2\pi}\right) \right]$$

Ολοκλήρωση στο πεδίο του χρόνου



$$v(t) = \left(1 - \frac{2|t|}{\tau}\right) p_{\tau}(t)$$



$$x(t) = \frac{dv(t)}{dt}$$

Ολοκλήρωση στο πεδίο του χρόνου

 \triangleright O M/ Σ Fourier tou x(t):

$$X(\omega) = \left(\operatorname{sinc}\left(\frac{\tau\omega}{4\pi}\right)\right) \left(j2\sin\left(\frac{\tau\omega}{4}\right)\right)$$

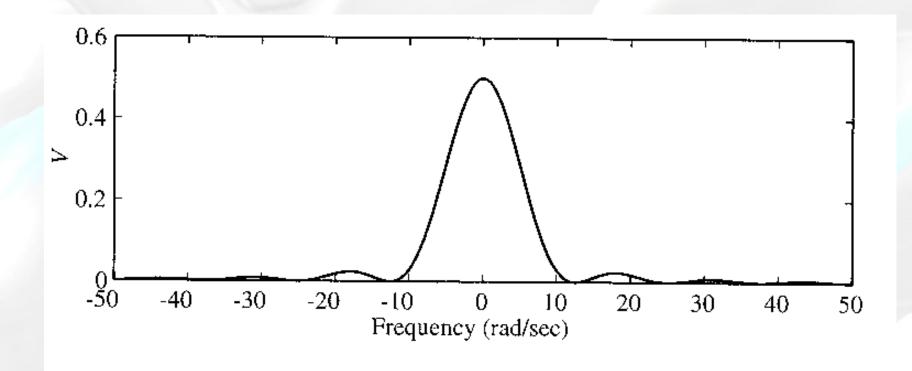
Χρησιμοποιώντας τη ολοκλήρωση:

$$V(\omega) = \frac{1}{j\omega}X(\omega) + \pi X(0)\delta(\omega) = \frac{\tau}{2}\operatorname{sinc}^{2}\left(\frac{\tau\omega}{4\pi}\right)$$



Ολοκλήρωση στο πεδίο του χρόνου

$$V(\omega) = \frac{\tau}{2} \operatorname{sinc}^2 \left(\frac{\tau \omega}{4\pi} \right)$$





Γενικευμένος M/Σ Fourier

 $ightharpoonup M/\Sigma$ Fourier $\delta(t)$

$$\int_{\mathbb{R}} \delta(t) e^{-j\omega t} dt = 1 \quad \Longrightarrow \quad \delta(t) \leftrightarrow 1$$

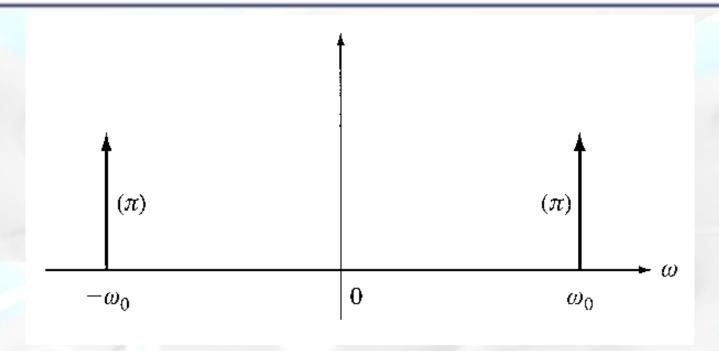
> Εφαρμόζοντας την ιδιότητα της δυαδικότητας:

$$x(t) = 1, t \in \mathbb{R} \leftrightarrow 2\pi\delta(\omega)$$

Γενικευμένος M/Σ Fourier του σταθερού σήματος $x(t) = 1, t \in \mathbb{R}$



Γενικευμένος Μ/Σ Fourier Τριγωνομετρικών Σημάτων



$$\cos(\omega_0 t) \leftrightarrow \pi \left[\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0) \right]$$

$$\sin(\omega_0 t) \leftrightarrow j\pi \left[\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0) \right]$$



M/Σ Fourier Περιοδικών Σημάτων

> Έστω ένα περιοδικό σήμα x(t) με περίοδο T:

> Όμως
$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega_0 t}$$
 $\omega_0 = 2\pi/T$

$$e^{j\omega_0 t} \leftrightarrow 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$$

$$X(\omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi c_k \delta(\omega - k\omega_0)$$



M/Σ Fourier Βηματικής Συνάρτησης

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

Χρησιμοποιώντας την ιδιότητα της ολοκλήρωσης

$$u(t) = \int_{-\infty}^{t} \delta(\tau) d\tau \longleftrightarrow \frac{1}{j\omega} + \pi \delta(\omega)$$

Εισαγωγή στις Τηλεπικοινωνίες

Ερωτήσεις?

Επικοινωνία

thpanag@cc.ece.ntua.gr

Τηλ. 210 772 3842

