



ΤΜΗΜΑ ΗΛΕΚΤΡΟΛΟΓΩΝ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ
ΚΑΙ ΤΕΧΝΟΛΟΓΙΑΣ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΩΝ
ΠΑΝΕΠΙΣΤΗΜΙΟ ΠΑΤΡΩΝ

ΣΗΜΑΤΑ ΚΑΙ ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ

1 - ΣΗΜΑΤΑ ΚΑΙ ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

Α - ΣΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

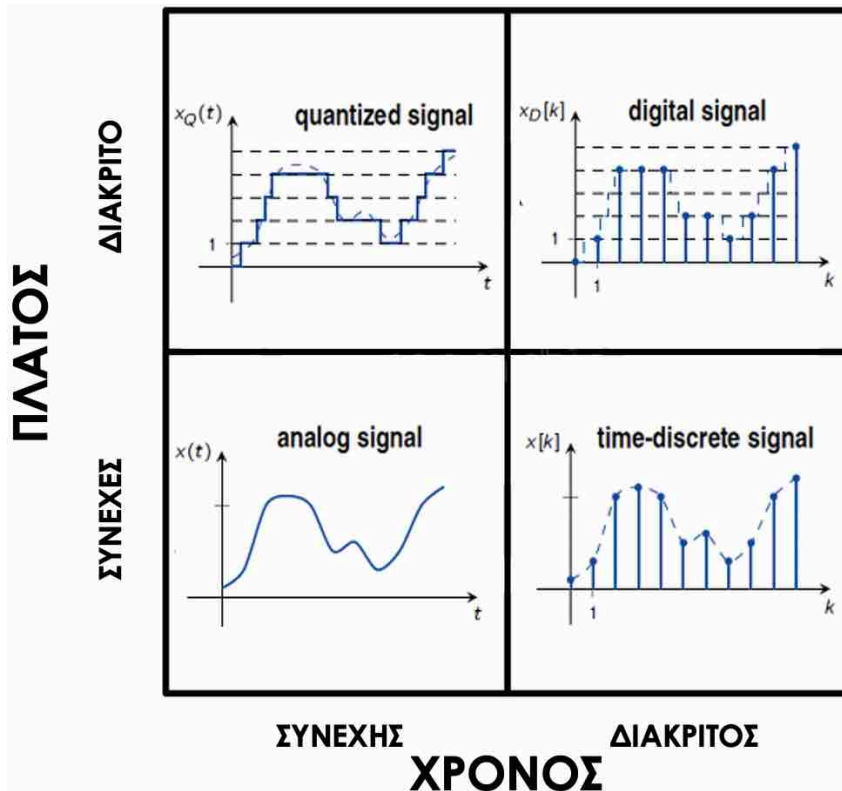
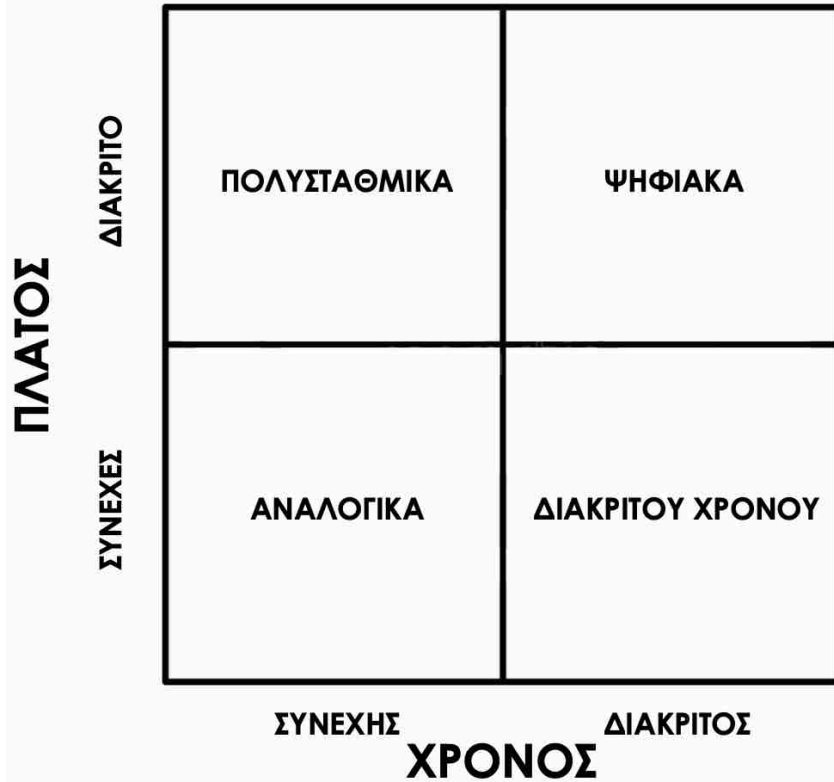
Β - ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

ΣΗΜΕΙΩΣΕΙΣ

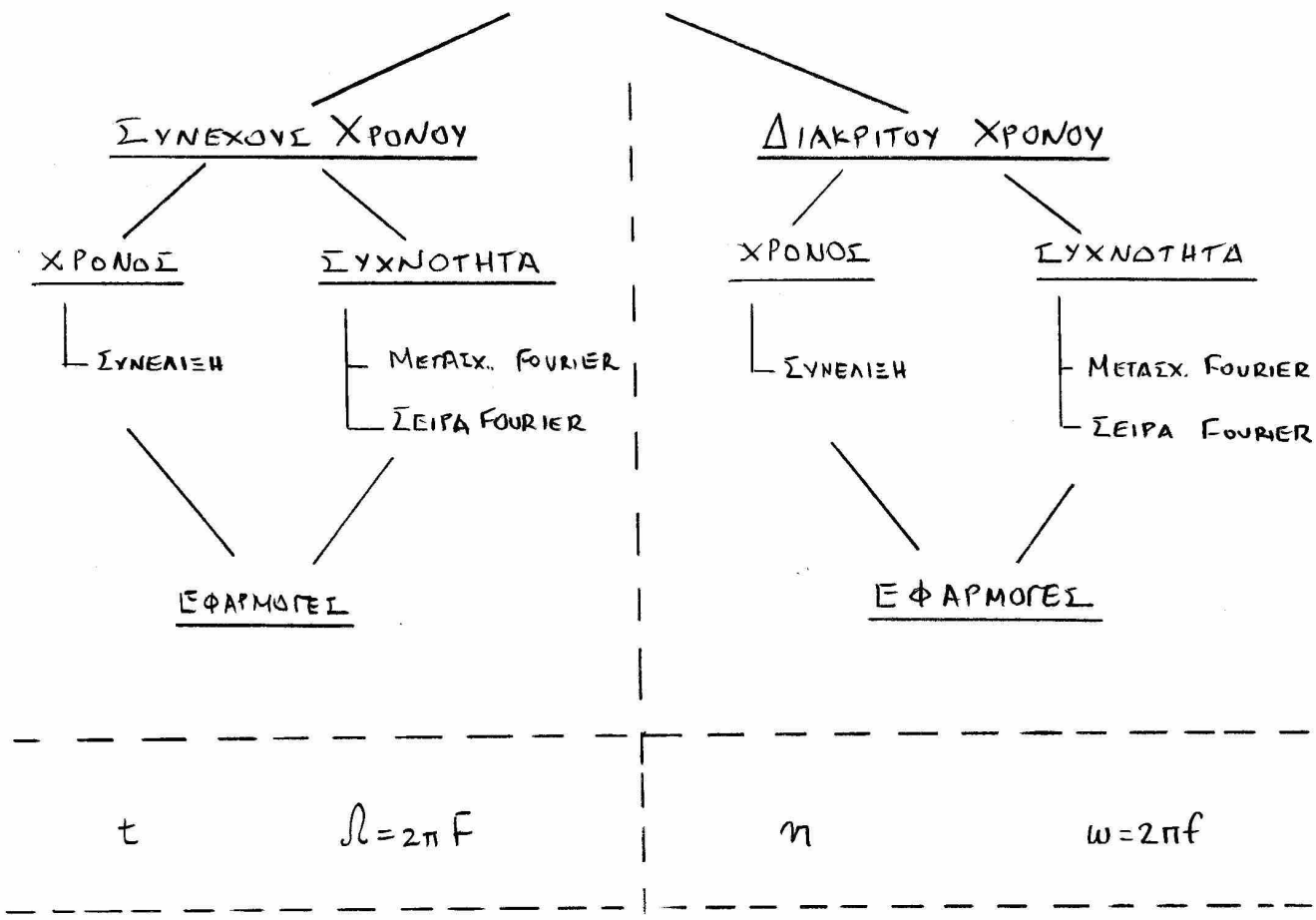
ΚΑΘΗΓΗΤΗΣ ΑΘΑΝΑΣΙΟΣ ΣΚΟΔΡΑΣ

2023 - 2024

ΣΗΜΑΤΑ



ΣΗΜΑΤΑ ΚΑΙ ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ



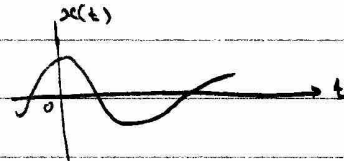
A - ΣΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

ΣΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

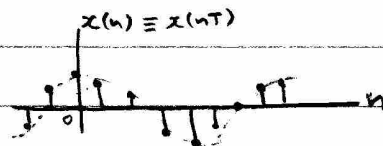
Ως s ή f α ορίζεται ένα φυσικό φαινόμενο το οποίο μεταβάλλεται σε σχέση με τον χρόνο ή τον χώρο ή με κάποια άλλη ανεξάρτητη μεταβλητή (ή μεταβλητές), π.χ. $x(t)$.

- Ταξινομήση σήματων ανάλογα με τον τύπο της ανεξάρτητης ή της εξαρτημένης μεταβλητής:

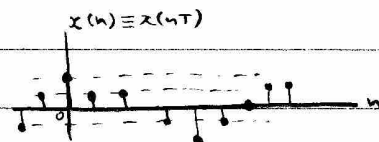
α. Σήματα συνεχούς χρόνου ή αναλογικά σήματα



β. Σήματα διακριτού χρόνου



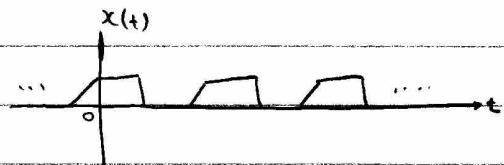
γ. Ψηφιακά σήματα



- Ιδιότητες σήματων συνεχούς χρόνου

α. Περιοδικά και ΜηΠεριοδικά σήματα

Περιοδικός: $x(t) = x(t+T) \quad \forall t$
όπου T η περίοδος



Συμβολίζουμε με Ω τη κυλιανή συχνότητα

($\Omega = \frac{2\pi}{T}$) και με F τη συχνότητα

των σήματος συνεχούς χρόνου ($F = \frac{1}{T}$).

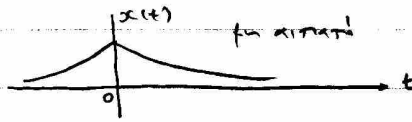
Χρησιμοποιούμε τα κεφαλαία γράμματα Ω, F

για τα σήματα συνεχούς χρόνου και τα μικρά

γράμματα ω, f για τα σήματα διακριτού χρόνου.

β. Αιτιατά και Μη Αιτιατά σήματα

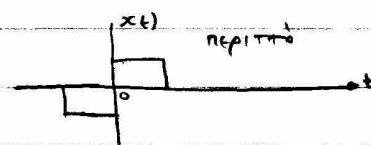
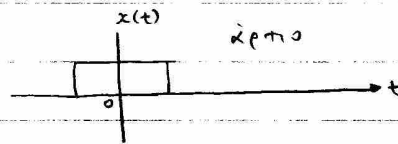
Αιτιατό όταν $x(t) = 0 \quad \forall t < 0$



γ. Άρτια και Περιττά σήματα

Άρτιο $x(-t) = x(t) \quad -\infty < t < \infty$

Περιττό $x(-t) = -x(t) \quad -\infty < t < \infty$



Κάθε σήμα, πραγματικό ή φανταστικό, μπορεί να αναλυθεί ως άθροισμα ενός άρτιου και ενός περιττού σήματος ως εξής:

$$x(t) = x_e(t) + x_o(t)$$

όπου $x_e(t) = \frac{1}{2} [x(t) + x^*(-t)]$ το άρτιο σήμα

$$x_o(t) = \frac{1}{2} [x(t) - x^*(-t)] \text{ το περιττό σήμα}$$

Με * υποδηλώνεται το συζυγές φανταστικό

δ. Νομοτελειακά ή Ντετερμινιστικά (deterministic) ή Αιτιακρατικά και Τυχαία (random) ή Στοχαστικά (stochastic)

Αιτιακρατικά ή νομοτελειακά (deterministic) είναι Σήματα

τα οποία οι τιμές των οποίων ορίζονται με ακρίβεια

(βεβαιότητα) σε κάθε χρονική στιγμή, όπως π.χ. το σήμα

$$x(t) = A \cos(\omega t + \varphi), \text{ όπου τα } A, \omega, \varphi \text{ δεν είναι τυχαίες}$$

μεταβλητές.

ε. Ενέργεια Σήματα και Σήματα Ισχύος

Ενέργεια $E_x = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T}^T |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt$

Ένα σήμα $x(t)$ πεπερασμένο

ενέργεια $0 < E_x < \infty$

ονομάζεται ενέργεια.

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

Ένα σήμα $x(t)$ πεπερασμένο

μέση ισχύς $0 < P_x < \infty$

ονομάζεται σήμα ισχύος.

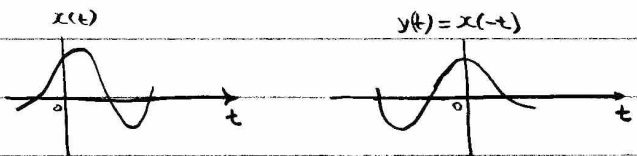
Για περιοδικό σήμα ισχύος:

$$P_x = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt$$

• Μετασχηματισμοί με ανεξάρτητους μεταβλητούς

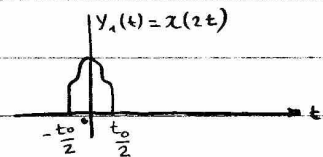
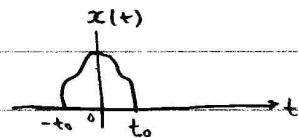
α. Αντιστροφή

$$y(t) = x(-t)$$

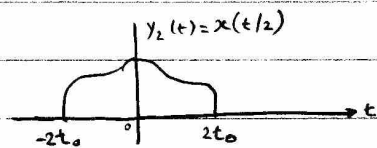


β. Αλλαγή κλίμακας χρόνου

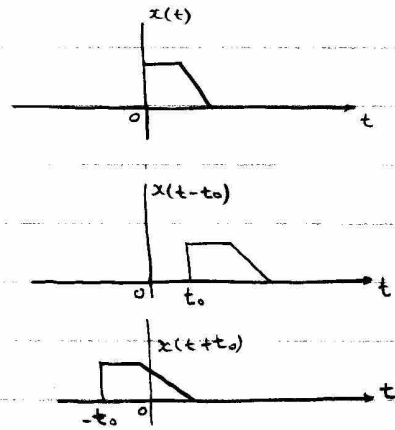
$$y_1(t) = x(\alpha t) \quad \alpha > 1 \quad (\sigmaυ\sigma\tau\alpha\lambda\iota)$$



$$y_2(t) = x(\alpha t) \quad 0 < \alpha < 1 \quad (\delta\iota\alpha\sigma\tau\alpha\lambda\iota)$$



γ. Χρονική μετατόπιση (ολίσθηση)
για $t_0 > 0$



• ΣΤΟΙΧΕΙΑΣΤΗ ΣΥΓΓΡΑΤΑ

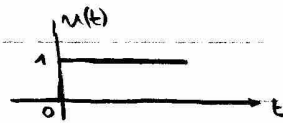
α. Μικρότερο ενδεχόμενο

$$x(t) = c e^{st}$$

όπου $s = \sigma + j\omega$

β. Συνάρτηση παραθύρου βήματος (*)

$$u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & t > 0 \end{cases}$$



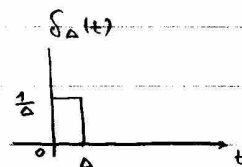
$$u_\Delta(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ \frac{1}{\Delta} t & 0 < t < \Delta \\ 1 & t > \Delta \end{cases}$$



$$u(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} u_\Delta(t)$$

γ. Κρουστική συνάρτηση ή συνάρτηση δέλτα

$$\delta_\Delta(t) \equiv \frac{d u_\Delta(t)}{dt} = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ \frac{1}{\Delta} & 0 < t < \Delta \\ 0 & t > \Delta \end{cases}$$



$$\delta(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \delta_\Delta(t)$$



(*) Ονομάζεται και Heaviside step function προς τιμήν του Oliver Heaviside (1850-1925) και ορίζεται ως:

$$u(t) = \begin{cases} 1 & \text{για } t \geq 0 \\ 0 & \text{για } t < 0 \end{cases} \quad \text{ή} \quad u(t) = \frac{1}{2} \left(1 + \frac{t}{|t|} \right)$$

Η συνάρτηση μοναδιαίου βηματός (unit step)

είναι το τρέχον ολοκλήρωμα (running integral)

της μοναδιαίας κρουστικής

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

Με άλλα λόγια, η μοναδιαία κρουστική

προσώπεται ως η πρώτη παράγωγος της

μοναδιαίας βηματικής

$$\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$$

Η $u(t)$ γραφεται και ως:

$$u(t) = \int_0^{\infty} \delta(t-\tau) d\tau$$

(Θέτοντας $t-\tau = \sigma$ καταλήγουμε στην

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

Τέλος για την $\delta(t)$ έχουμε:

$$\delta(t-t_0) = 0 \text{ για } t \neq t_0$$

$$\delta(t) = 0 \text{ για } t \neq 0$$

$$x(t) \delta(t-t_0) = x(t_0) \delta(t-t_0)$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) \delta(t-t_0) dt = x(t_0)$$

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

$$\delta(t) = \delta(-t)$$

$$\delta(at) = \frac{1}{|a|} \delta(t)$$

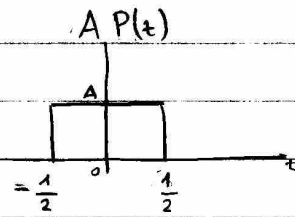
Προσοχή: $x(t) \delta(t-t_0) = x(t_0) \delta(t-t_0)$ ενώ $\int_{-\infty}^{\infty} x(t) \delta(t-t_0) dt = x(t_0)$

Properties of the Unit Impulse Function

- $\int_{-\infty}^{\infty} f(t) \delta(t-t_0) dt = f(t_0)$, $f(t)$ continuous at $t = t_0$
- $\int_{-\infty}^{\infty} f(t-t_0) \delta(t) dt = f(-t_0)$, $f(t)$ continuous at $t = -t_0$
- $f(t) \delta(t-t_0) = f(t_0) \delta(t-t_0)$, $f(t)$ continuous at $t = t_0$
- $\delta(t-t_0) = \frac{d}{dt} u(t-t_0)$
- $u(t-t_0) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau-t_0) d\tau = \begin{cases} 1, & t \geq t_0 \\ 0, & t < t_0 \end{cases}$
- $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(at-t_0) dt = \frac{1}{|a|} \int_{-\infty}^{\infty} \delta\left(t - \frac{t_0}{a}\right) dt$
- $\delta(-t) = \delta(t)$

δ. Ορθογώνιος παλτός

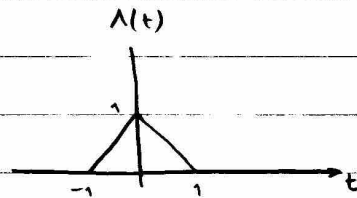
$$P(t) = \begin{cases} 1 & |t| < \frac{1}{2} \\ 0 & \text{άλλω} \end{cases}$$



$$P(t) = u(t + \frac{1}{2}) - u(t - \frac{1}{2})$$

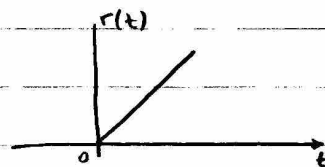
ε. Τριγωνικός παλτός

$$\Lambda(t) = \begin{cases} t+1 & -1 \leq t < 0 \\ -t+1 & 0 \leq t < 1 \\ 0 & \text{άλλω} \end{cases}$$



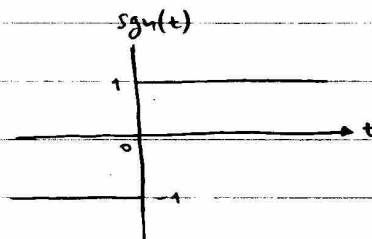
στ. Συνάρτηση κλίσης (πίπτας)

$$r(t) = \begin{cases} t & t \geq 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$$



ζ. Συνάρτηση πρόσημου

$$\text{sgn}(t) = \begin{cases} 1 & t > 0 \\ -1 & t < 0 \end{cases}$$



$$\text{sgn}(t) = u(t) - u(-t)$$

$$\text{sgn}(t) = 2u(t) - 1$$

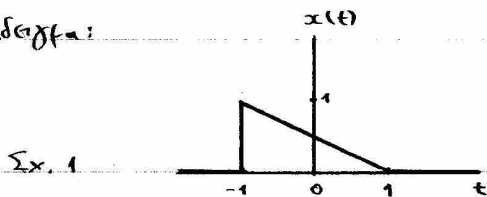
Κάθε πραγματικό σήμα $x(t)$ μπορεί να εκφραστεί ως άθροισμα ενός πραγματικού και άρτιου σήματος $x_e(t)$ και ενός πραγματικού και περιττού σήματος $x_o(t)$, ήτοι:

$$x(t) = x_e(t) + x_o(t)$$

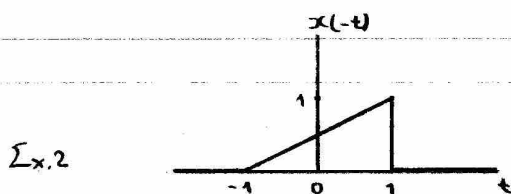
όπου $x_e(t) = \frac{1}{2} [x(t) + x(-t)]$

$$x_o(t) = \frac{1}{2} [x(t) - x(-t)]$$

Παράδειγμα:

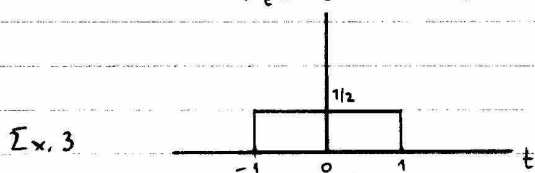


$$x(t) = \frac{1}{2}(-t+1) \text{ για } -1 \leq t \leq 1$$



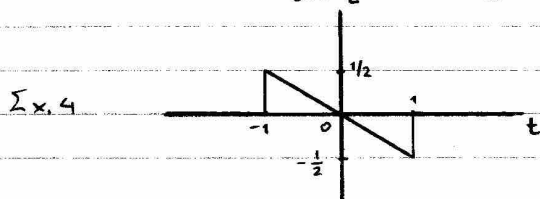
$$x(-t) = \frac{1}{2}(t+1) \text{ για } -1 \leq t \leq 1$$

$$x_e(t) = [x(t) + x(-t)]/2$$



$$x_e(t) = \frac{1}{2} \text{ για } -1 \leq t \leq 1$$

$$x_o(t) = [x(t) - x(-t)]/2$$



$$x_o(t) = -\frac{1}{2}t \text{ για } -1 \leq t \leq 1$$

Συμπέρασμα: Η εξίσωση της ευθείας στο Σχ. 1 προκύπτει ως εξής:

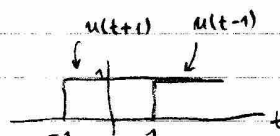
$$\left. \begin{aligned} x &= \alpha t + b \Rightarrow \text{για } t=1 \Rightarrow x=0, \text{ άρα } 0 = \alpha + b \Rightarrow b = -\alpha \\ \text{για } t=-1 \Rightarrow x=1, \text{ άρα } 1 &= -\alpha + b \Rightarrow 1 = b + b \Rightarrow b = \frac{1}{2} \end{aligned} \right\} \alpha = -\frac{1}{2}$$

Συνεπώς

$$x(t) = \frac{1}{2}(-t+1) \text{ για } -1 \leq t \leq 1$$

Ισοδυναμεί η σχέση αυτή γραφεται ως

$$x(t) = \frac{1}{2}(-t+1) [u(t+1) - u(t-1)]$$

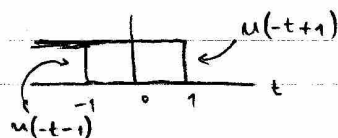


Η συνάρτηση του Σχ. 2 προκύπτει με αντιστροφή του t σε $-t$

$$x(-t) = \frac{1}{2}(t+1) \text{ για } -1 \leq t \leq 1 \text{ ή } 1 \geq t \geq -1$$

και ισοδυναμεί

$$x(-t) = \frac{1}{2}(t+1) [u(-t+1) - u(-t-1)]$$

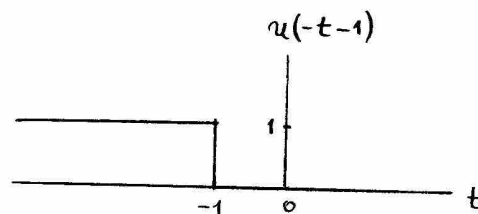


ΑΣΚΗΣΗ Να σχεδιαστούν τα σήματα $u(-t-1)$ και $u(-t+1)$.

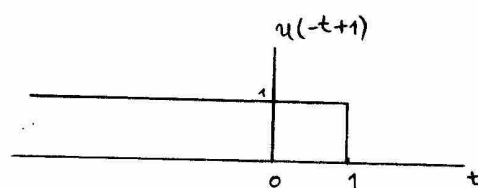
ΛΥΣΗ Α τρόπος: Μέσω του ορισμού

$$u(t) = \begin{cases} 1 & t > 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$$

$$u(-t-1) = \begin{cases} 1 & -t-1 > 0 \Rightarrow -t > 1 \Rightarrow t < -1 \\ 0 & -t-1 < 0 \end{cases}$$



$$u(-t+1) = \begin{cases} 1 & -t+1 > 0 \Rightarrow -t > -1 \Rightarrow t < 1 \\ 0 & -t+1 < 0 \end{cases}$$

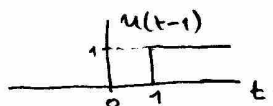


Β τρόπος: Μέσω ολίσθησης και κατοπτρισμού

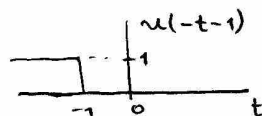
Στην περίπτωση αυτή ακολουθούμε δύο βήματα: πρώτα κάνουμε την ολίσθηση και στην συνέχεια τον κατοπτρισμό γύρω από τον άξονα των τεταγμένων.

Συγκεκριμένα για το σήμα $u(-t-1)$:

Βήμα 1ο: Ολίσθηση

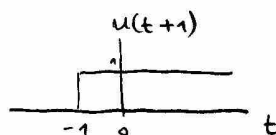


Βήμα 2ο: Κατοπτρισμός

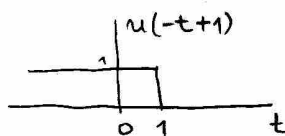


Για το σήμα $u(-t+1)$:

Βήμα 1ο: Ολίσθηση



Βήμα 2ο: Κατοπτρισμός



ΑΣΚΗΣΗ Νδδ το γινόμενο δύο άρτιων ή δύο περιττών συναρτήσεων είναι άρτια συνάρτηση, ενώ το γινόμενο μιας άρτιας και μιας περιττής είναι περιττή συνάρτηση.

ΛΥΣΗ Α. Έστω $x_1(t), x_2(t)$ άρτιες συναρτήσεις, δηλαδή ισχύει ότι

$$x_1(t) = x_1(-t), \quad x_2(t) = x_2(-t)$$

Για το γινόμενο τους $x(t) = x_1(t) \cdot x_2(t)$ θα ισχύει

$$x(-t) = x_1(-t) \cdot x_2(-t) =$$

$$= x_1(t) \cdot x_2(t) = x(t)$$

Άρα και η $x(t)$ είναι άρτια συνάρτηση.

Β. Έστω $x_1(t), x_2(t)$ περιττές συναρτήσεις, δηλαδή

$$x_1(t) = -x_1(-t), \quad x_2(t) = -x_2(-t)$$

Για το γινόμενο τους $x(t) = x_1(t) \cdot x_2(t)$ θα ισχύει

$$x(-t) = x_1(-t) \cdot x_2(-t) =$$

$$= [-x_1(t)] \cdot [-x_2(t)] = x(t)$$

Άρα η $x(t)$ είναι άρτια συνάρτηση.

Γ. Έστω $x_1(t) = x_1(-t)$ άρτια συνάρτηση και

$$x_2(t) = -x_2(-t)$$
 περιττή συνάρτηση.

Για το γινόμενο τους $x(t) = x_1(t) \cdot x_2(t)$ θα ισχύει

$$x(-t) = x_1(-t) \cdot x_2(-t) =$$

$$= [x_1(t)] \cdot [-x_2(t)] =$$

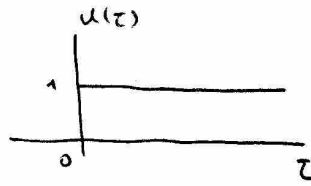
$$= -x_1(t) \cdot x_2(t) =$$

$$= -x(t)$$

Άρα η $x(t)$ είναι περιττή συνάρτηση.

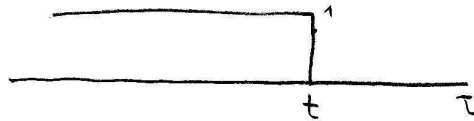
Α. ΥΠΟΛΟΓΙΣΜΟΣ ΚΑΙ ΣΧΕΔΙΑΣΗ $u(t-\tau)$ ΜΕΣΩ ΤΟΥ ΟΡΙΣΜΟΥ

$$u(\tau) = \begin{cases} 1 & \text{για } \tau > 0 \\ 0 & \text{για } \tau < 0 \end{cases}$$

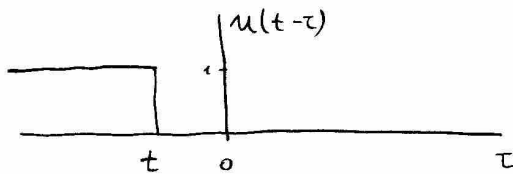


$$u(t-\tau) = \begin{cases} 1 & \text{για } t-\tau > 0 \Rightarrow \tau < t \\ 0 & \text{για } t-\tau < 0 \Rightarrow \tau > t \end{cases}$$

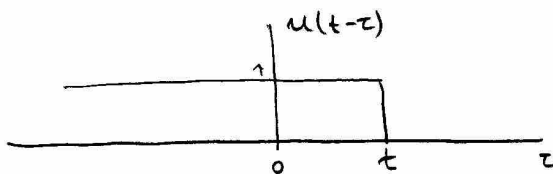
Εδώ για να το σχεδιάσουμε σωστά χρειάζεται να διακρίνουμε δύο περιπτώσεις, ανάλογα με το εάν το t είναι αρνητικό ή θετικό.



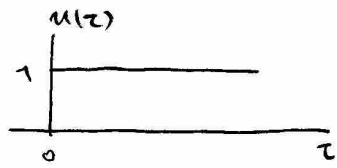
α. t αρνητικό ($t < 0$)



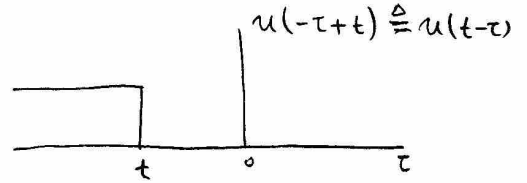
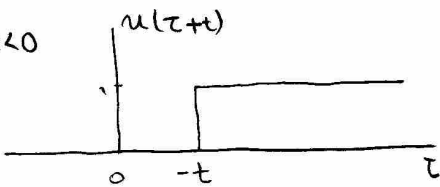
β. t θετικό ($t > 0$)



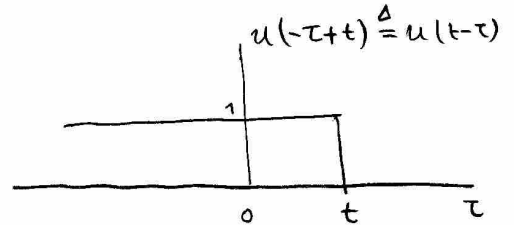
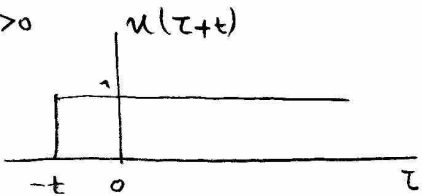
B. ΣΧΕΔΙΑΣΗ $u(t-\tau)$ ΜΕΙΩ (i) ΟΛΙΣΘΗΣΗΣ ΚΑΙ (ii) ΚΑΤΟΠΤΡΙΣΜΟΥ



α. $t < 0$



β. $t > 0$



ΣΗΜΑΤΑ και ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ
ΑΣΚΗΣΕΙΣ ΑΠΑΝΤΗΣΕΙΣ ΛΥΣΕΙΣ ΠΑΡΑΤΗΡΗΣΕΙΣ
ΣΕΡΑΦΕΙΜ ΚΑΡΑΜΠΟΓΙΑΣ

▼ **ΑΣΚΗΣΗ 1.3**

Δίνεται το σήμα

$$x(t) = \begin{cases} 2t, & -1 \leq t < 0 \\ 2 - t, & 0 \leq t < 2 \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

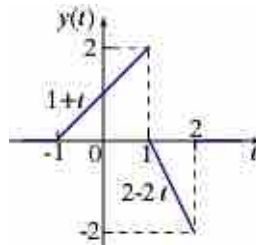
Να βρεθεί ο μαθηματικός τύπος και να κάνετε τη γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1 - t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο.

▼ **Απάντηση:**

Ο μαθηματικός τύπος του σήματος $y(t) = x(1 - t)$ είναι

$$y(t) = x(1 - t) = \begin{cases} 1 + t, & -1 < t \leq 1 \\ 2 - 2t, & 1 < t \leq 2 \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

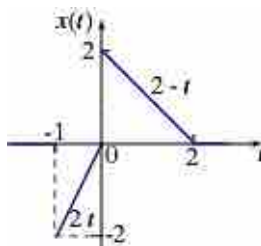
Η γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1 - t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο είναι



Σχήμα 3.1. Η γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1-t)$ στην άσκηση 1.3.

▼ **Λύση:**

Στο Σχήμα 3.2 φαίνεται η γραφική παράσταση του σήματος $x(t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο.



Σχήμα 3.2. Η γραφική παράσταση του σήματος $x(t)$ στην άσκηση 1.3.

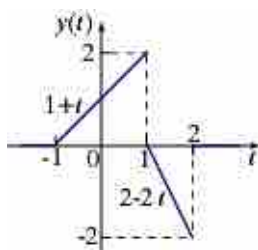
Για το σήμα $y(t) = x(1-t)$ έχουμε

$$y(t) = x(1-t) = \begin{cases} 2(1-t), & -1 \leq 1-t < 0 \\ 2-(1-t), & 0 \leq 1-t < 2 \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

$$= \begin{cases} 2-2t, & 2 \geq t > 1 \\ 1+t, & 1 \geq t > -1 \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

$$= \begin{cases} 1+t, & -1 < t \leq 1 \\ 2-2t, & 1 < t \leq 2 \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

Στο Σχήμα 3.3 φαίνεται η γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1-t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο.

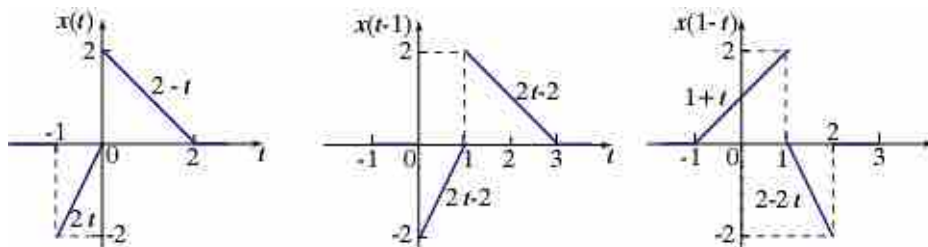


Σχήμα 3.3. Η γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1-t)$ στην άσκηση 1.3.

▼ Παρατηρήσεις:

- Η γραφική παράσταση του σήματος $y(t) = x(1-t)$ μπορεί να βρεθεί αν προσδιορισθεί η χρονική ολίσθηση του $x(t)$ κατά μία χρονική μονάδα προς τα αριστερά και στην συνέχεια γίνει η ανάκλαση του σήματος $x(t-1)$ ως προς άξονα τον $t = 1$ οπότε σχηματίζεται το σήμα $y(t) = x(1-t)$.

Στο Σχήμα 3.4 φαίνονται οι γραφικές παραστάσεις των σημάτων $x(t) \rightarrow x(t-1) \rightarrow x(1-t)$

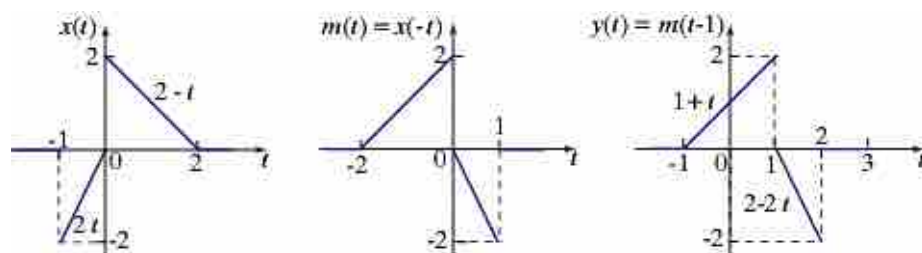


Σχήμα 3.4. Οι γραφικές παραστάσεις των σημάτων $x(t)$, $x(t-1)$ και $x(1-t)$ στην άσκηση 1.3.

- Ο γραφικός προσδιορισμός του σήματος $y(t) = x(1-t)$ μπορεί να γίνει προσδιορίζοντας αρχικά το σήμα $m(t) = x(-t)$, δηλαδή την ανάκλαση του σήματος $x(t)$ και στη συνέχεια το σήμα $y(t) = m(t-1)$, δηλαδή την χρονική μετατόπιση του σήματος $m(t)$ κατά μία χρονική μονάδα προς τα δεξιά.

Στο Σχήμα 3.4 φαίνεται ο γραφικός προσδιορισμός του σήματος $y(t)$, από το σήμα $y(t)$ με τη

βοήθεια των ιδιοτήτων μετατροπής σήματος ως προς το χρόνο.



Σχήμα 3.4. Ο γραφικός προσδιορισμός του σήματος $y(t)$, στην άσκηση 1.3.

Πράγματι, το σήμα $y(t) = m(t - 1)$ είναι το ζητούμενο σήμα, δηλαδή το σήμα $y(t) = x(1 - t)$

$$y(t) = m(t - 1) \xrightarrow[\xi=t-1]{m(\xi)=x(-\xi)} y(t) = x[-(t - 1)] = x(1 - t)$$

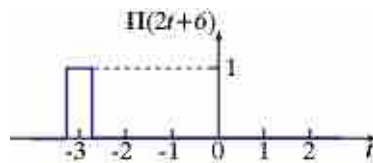
ΣΗΜΑΤΑ και ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ
ΑΣΚΗΣΕΙΣ ΑΠΑΝΤΗΣΕΙΣ ΛΥΣΕΙΣ ΠΑΡΑΤΗΡΗΣΕΙΣ
ΣΕΡΑΦΕΙΜ ΚΑΡΑΜΠΟΓΙΑΣ

▼ **ΑΣΚΗΣΗ 1.7**

Να γίνει η γραφική παράσταση του σήματος $x(t) = \Pi(2t + 6)$ σε συνάρτηση με το χρόνο, όπου Π είναι ο ορθογώνιος παλμός.

▼ **Απάντηση:**

Στο Σχήμα 7.1 φαίνεται η γραφική παράσταση γραφική παράσταση του σήματος $x(t) = \Pi(2t + 6)$ σε συνάρτηση με το χρόνο.



Σχήμα 7.1. Η γραφική παράσταση του σήματος $x(t)$ στην άσκηση 1.7.

▼ **Λύση:**

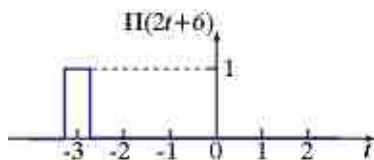
Ο ορθογώνιος παλμός δίνεται από το μαθηματικό τύπο

$$\Pi(t) = \begin{cases} 1, & -\frac{1}{2} < t < \frac{1}{2} \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

Για το σήμα $\Pi(2t + 6)$ έχουμε

$$\begin{aligned} \Pi(2t + 6) &= \begin{cases} 1, & -\frac{1}{2} < 2t + 6 < \frac{1}{2} \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases} \\ &= \begin{cases} 1, & -\frac{13}{2} < 2t < -\frac{11}{2} \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases} \\ &= \begin{cases} 1, & -\frac{13}{4} < t < -\frac{11}{4} \\ 0, & \text{αλλιώς} \end{cases} \end{aligned}$$

Στο Σχήμα 7.2 φαίνεται η γραφική παράσταση γραφική παράσταση του σήματος $x(t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο.



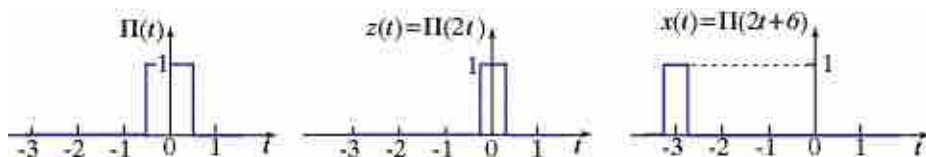
Σχήμα 7.2. Η γραφική παράσταση του σήματος $x(t)$ στην άσκηση 1.7.

Η γραφική παράσταση του σήματος $\Pi(2t + 6)$ μπορεί να βρεθεί αν κάνουμε χρονική συστολή του ορθογώνιου παλμού κατά 2 δημιουργώντας έτσι το σήμα $z(t) = \Pi(2t)$ και στη συνέχεια χρονική μετατόπιση προς τα αριστερά κατά 3 χρονικές μονάδες του σήματος $z(t) = \Pi(2t)$. Έτσι έχουμε το σήμα $z(t + 3)$ για το οποίο ισχύει

$$z(t + 3) \xrightarrow[\xi=t+3]{z(\xi)=\Pi(2\xi)} z(t + 3) = \Pi[2(t + 3)] = \Pi(2t + 6)$$

Πράγματι, το σήμα $z(t + 3)$ είναι το ζητούμενο σήμα, δηλαδή το σήμα $x(t) = \Pi(2t + 6)$.

Στο Σχήμα 7.3 περιγράφονται οι μετατροπές που πρέπει να γίνουν στο ορθογώνιο παλμό $\Pi(t)$ για να βρεθεί το σήμα $x(t) = \Pi(2t + 6)$.



Σχήμα 7.2. Η γραφικές παραστάσεις του σήματος $\Pi(t)$, $z(t)$ και $x(t) = \Pi(2t+6)$ στην άσκηση 1.7.

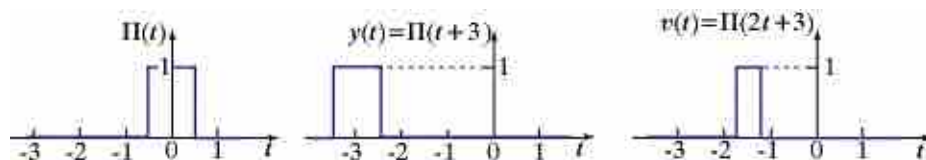
▼ Παρατηρήσεις:

- Η χρονική μετατόπιση προς τα αριστερά κατά 3 χρονικές μονάδες του ορθογώνιου παλμού $\Pi(t)$ δίνει το σήμα $y(t) = \Pi(t + 3)$. Στη συνέχεια η συστολή του σήματος $y(t)$ κατά 2 δίνει το σήμα

$$v(t) = y(2t) \xrightarrow[\xi=2t]{y(\xi)=\Pi(\xi+3)} v(t) = y(2t) = \Pi(2t + 3)$$

Παρατηρούμε ότι το σήμα $v(t)$ είναι ίσο με το σήμα $\Pi(2t + 3)$ που είναι διάφορο από το σήμα $\Pi(2t + 6)$.

Στο Σχήμα 7.4 υπάρχουν οι γραφικές παραστάσεις των σημάτων $\Pi(t)$, $y(t) = \Pi(t + 3)$ και $v(t) = y(2t)$.



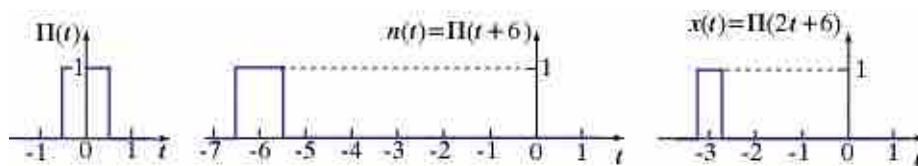
Σχήμα 7.4. Η γραφικές παραστάσεις του σήματος $\Pi(t)$, $y(t)$ και $v(t)$ στην άσκηση 1.7.

- Η γραφική παράσταση του $x(t) = \Pi(2t + 6)$ μπορεί να βρεθεί αν κάνουμε χρονική μετατόπιση του ορθογώνιου παλμού κατά 6 χρονικές μονάδες προς τα αριστερά, δημιουργώντας έτσι το σήμα $n(t) = \Pi(t + 6)$ και στη συνέχεια η χρονική συστολή του $n(t)$ κατά 2 δίνει το σήμα

$$n(2t) \xrightarrow[\xi=2t]{n(\xi)=\Pi(\xi+6)} n(2t) = \Pi(2t + 6)$$

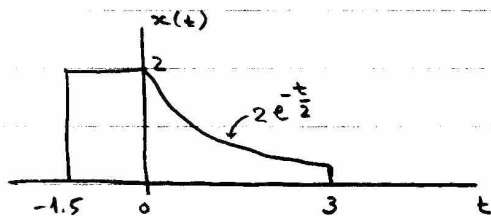
Παρατηρούμε ότι το σήμα $n(2t)$ είναι ίσο με το σήμα $x(t) = \Pi(2t + 6)$

Στο Σχήμα 7.5 περιγράφονται οι μετατροπές που πρέπει να γίνουν στο $\Pi(t)$ για να βρεθεί το $x(t) = \Pi(2t + 6)$.

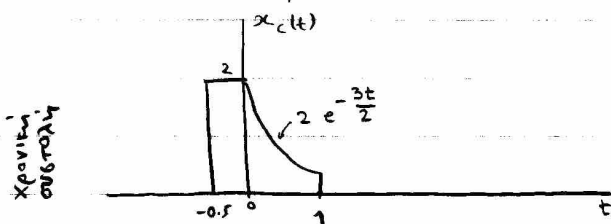


Σχήμα 7.5. Η γραφικές παράστασεις του σήματων $\Pi(t)$, $n(t)$ και $x(t) = \Pi(2t+6)$ στην άσκηση 1.7.

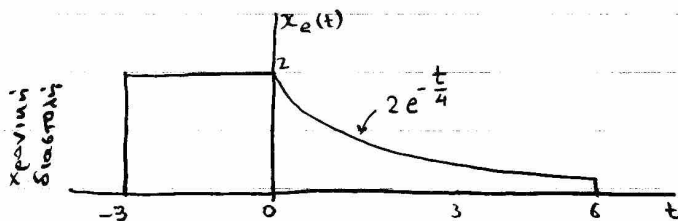
ΑΣΚΗΣΗ Να εκφραστεί με βάση τα εγγραμμάτια



$$x(t) = \begin{cases} 2 & -1.5 \leq t < 0 \\ 2e^{-\frac{t}{2}} & 0 \leq t < 3 \\ 0 & \text{αλλιώς} \end{cases}$$



$$x_c(t) = x(3t) = \begin{cases} 2 & -1.5 \leq 3t < 0 \quad \dot{\iota} \quad -0.5 \leq t < 0 \\ 2e^{-\frac{3t}{2}} & 0 \leq 3t < 3 \quad \dot{\iota} \quad 0 \leq t < 1 \\ 0 & \text{αλλιώς} \end{cases}$$



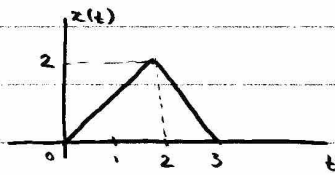
$$x_e(t) = x\left(\frac{t}{2}\right) = \begin{cases} 2 & -1.5 \leq \frac{t}{2} < 0 \quad \dot{\iota} \quad -3 \leq t < 0 \\ 2e^{-\frac{t}{4}} & 0 \leq \frac{t}{2} < 3 \quad \dot{\iota} \quad 0 \leq t < 6 \\ 0 & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

Σημείωση: Το εγγραμμάτιο μπορεί να εκφραστεί με βάση τα εγγραμμάτια που τ
ως εξής:

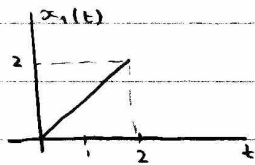
$$\begin{aligned} x(t) &= 2 [u(t+1.5) - u(t)] + 2e^{-\frac{t}{2}} [u(t) - u(t-3)] = \\ &= 2u(t+1.5) - 2(1 - e^{-\frac{t}{2}})u(t) - 2e^{-\frac{t}{2}}u(t-3) \end{aligned}$$

ΑΙΣΧΗΣΗ

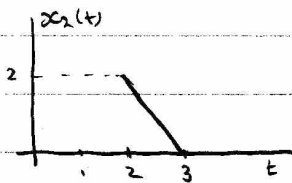
Να ευφραστεί με μια ποσοπιατική σχέση το βήμα του σκίπατος.



Λύση



$$x_1(t) = t [u(t) - u(t-2)]$$



$$x_2(t) = -2(t-3) [u(t-2) - u(t-3)]$$

$$\begin{aligned} \text{Άρα } x(t) &= x_1(t) + x_2(t) \\ &= t [u(t) - u(t-2)] - 2(t-3) [u(t-2) - u(t-3)] \\ &= t u(t) - 3(t-2) u(t-2) + 2(t-3) u(t-3) \end{aligned}$$

Σημείωση: Για τον υπολογισμό της εξίσωσης της ευθείας του $x_2(t)$, ξεκινάμε από τη γενική μορφή της εξίσωσης της ευθείας ($y = ax + b$) και προσδιορίζουμε τα a, b μέσω των σημείων του σκίπατος.

$$\text{Για } x=2 \rightarrow y=2 \Rightarrow 2 = a \cdot 2 + b$$

$$\text{Για } x=3 \rightarrow y=0 \Rightarrow 0 = a \cdot 3 + b \Rightarrow b = -3a$$

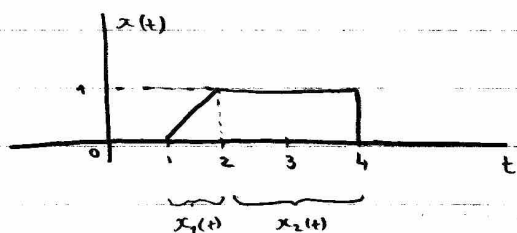
$$\left. \begin{array}{l} \Rightarrow 2 = 2a - 3a \Rightarrow a = -2 \\ \Rightarrow b = -3(-2) \Rightarrow b = 6 \end{array} \right\}$$

Τελικά η εξίσωση της ευθείας είναι:

$$y = -2x + 6 = -2(x-3)$$

και επιδοεί στην προκύπτουσα περίπτωση η αλληλεπίδραση μεταξύ των βήματων x_1 και x_2 , δηλαδή $x_2(t) = -2(t-3)$.

ΑΙΚΜΗΝ Να βρεθεί η βαθμιαία έκφραση του σήματος



Λύση

Η εξίσωση της ευθείας από $t=1$ μέχρι $t=2$ είναι της μορφής $x_2 = \alpha t + b$

$$\text{Για } t=1 \rightarrow x_2=0 \rightarrow 0 = \alpha + b \Rightarrow \alpha = -b$$

$$\text{Για } t=2 \rightarrow x_2=1 \rightarrow 1 = 2\alpha + b \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} 1 = 2\alpha - \alpha \Rightarrow \alpha = 1 \text{ και } b = -1$$

$$\text{Εν συνεπεί } x_1(t) = (t-1) [u(t-1) - u(t-2)]$$

Το σήμα $x_2(t)$ εκφράζεται ως διαφορά δύο βηματικών συναρτήσεων:

$$x_2(t) = u(t-2) - u(t-4)$$

$$\text{Άρα } x(t) = x_1(t) + x_2(t) =$$

$$= (t-1) [u(t-1) - u(t-2)] + [u(t-2) - u(t-4)] =$$

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστεί η ισχύς του σήματος $x(t) = A \cos(\Omega t + \theta)$

$$ΛΥΣΗ \quad P_x = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} |x(t)|^2 dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} A^2 \cos^2(\Omega t + \theta) dt =$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} [1 + \cos(2\Omega t + 2\theta)] dt =$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} dt + \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \cos(2\Omega t + 2\theta) dt =$$

$$\underbrace{\quad}_{P_1} \quad \quad \quad \underbrace{\quad}_{P_2}$$

$$P_1 = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} t \Big|_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} \left(\frac{T}{2} - \left(-\frac{T}{2}\right) \right) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{A^2}{2T} T = \frac{A^2}{2}$$

$P_2 = 0$ αφού πρόκειται για το εμβαδόν (ορισμένο ολοκλήρωμα) ενός συνήθους άνω $\frac{T}{2}$ έως $\frac{T}{2}$, όπου $T \rightarrow \infty$, του οποίου τα τμήματα που βρίσκονται στο θετικό ή στο αρνητικό ημίπεδο του \cos που βρίσκονται στο αρνητικό ημίπεδο.

Τελικά $P_x = \frac{A^2}{2}$ και η RMS τιμή του σήματος είναι $\frac{A}{\sqrt{2}}$.

Σημείωση: Ένα ημιτονοειδές σήμα $A \cos(\Omega t + \theta)$ έχει μέση ισχύ $\frac{A^2}{2}$ ανεξάρτητα από την τιμή της συχνότητας Ω ($\Omega > 0$) και της φάσης θ .

ΑΣΚΗΣΗ

Να υπολογιστεί

η μέση ισχύς του κυματός $x(t) = A \cos(\omega t + \theta)$

ως η μέση τιμή των ετήσιων αυτών σε χρόνο ίσο με ένα περίοδο $T = \frac{2\pi}{\omega}$.

ΛΥΣΗ

$$P_x = \frac{1}{T} \int_0^T |x(t)|^2 dt$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T A^2 \cos^2(\omega t + \theta) dt = \langle \cos 2\varphi = 2\cos^2\varphi - 1 \rangle$$

$$= \frac{A^2}{2T} \int_0^T [1 + \cos(2\omega t + 2\theta)] dt$$

$$= \underbrace{\frac{A^2}{2T} \int_0^T 1 dt}_{P_1} + \underbrace{\frac{A^2}{2T} \int_0^T \cos(2\omega t + 2\theta) dt}_{P_2 = 0}$$

$$= \frac{A^2}{2T} t \Big|_0^T$$

$$= \frac{A^2}{2T} (T - 0) = \frac{A^2}{2}$$

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστεί η ισχύς των σήματος $x(t) = A_1 \cos(\omega_1 t + \theta_1) + A_2 \cos(\omega_2 t + \theta_2)$, $\omega_1 \neq \omega_2$

ΛΥΣΗ Τα αθροίστα δύο περιοδικών σήματων μπορεί να είναι περιοδικό. Εξαρτάται από το εάν ο λόγος ω_1/ω_2 είναι ρητός αριθμός. Έτσι, για τον υπολογισμό της μέσης ισχύος εφαρμόζουμε τον χρονο κύκλο του υπολογισμού της μέσης ισχύος σε ένα χρονικό διάστημα T sec όπου $T \rightarrow \infty$.

$$\begin{aligned}
 P_x &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} [A_1 \cos(\omega_1 t + \theta_1) + A_2 \cos(\omega_2 t + \theta_2)]^2 dt = \\
 &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} A_1^2 \cos^2(\omega_1 t + \theta_1) dt + \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} A_2^2 \cos^2(\omega_2 t + \theta_2) dt + \\
 &+ \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} 2 A_1 A_2 \cos(\omega_1 t + \theta_1) \cos(\omega_2 t + \theta_2) dt = P_1 + P_2 + P_3
 \end{aligned}$$

$$\text{Αλλά } P_1 = \frac{A_1^2}{2}, \quad P_2 = \frac{A_2^2}{2}$$

Το γινόμενο των συνημιτονικών στο P_3 μπορεί να εκφραστεί ως άθροισμα μέσω της τριγωνομετρικής σχέσης $2 \cos \varphi_1 \cos \varphi_2 = \cos(\varphi_1 - \varphi_2) + \cos(\varphi_1 + \varphi_2)$. Όπως και στην προηγούμενη άσκηση, επειδή οποιεσδήποτε όριμα με γινόμενα φθάνει, το μέσο άθροισμα θα είναι 0, συνεπώς $P_3 = 0$.

Άρα

$$P_x = \frac{A_1^2}{2} + \frac{A_2^2}{2} = \frac{1}{2} (A_1^2 + A_2^2)$$

Γενικά μπορεί να πωθε ότι για ένα σήμα που μπορεί να γραφτεί ως άθροισμα διακριτών (δискретών) συχνοτήτων ητρονικών

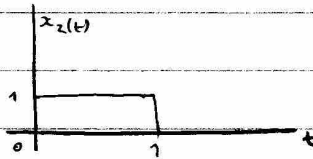
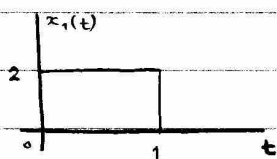
$$x(t) = \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(\omega_n t + \theta_n)$$

η μέση ισχύς του θα είναι

$$P_x = \frac{1}{2} \sum_{n=1}^{\infty} A_n^2$$

ΑΣΚΗΣΗ

Να υπολογιστεί η ενέργεια καθενός από τα σήματα



ΛΥΣΗ

$$E_{x_1} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_1(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} 2^2 dt =$$

$$= 4 t \Big|_0^1 = 4(1-0) =$$

$$= 4$$

$$E_{x_2} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_2(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} 1^2 dt =$$

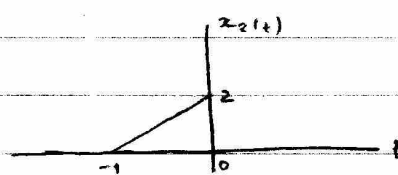
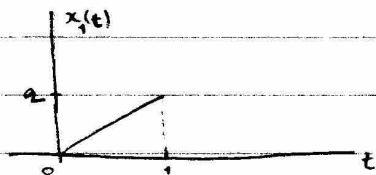
$$= 1 t \Big|_0^1 =$$

$$= 1$$

Παρατηρείτε ότι συνολικά το άθροισμα των σήματος υπερνικά την παραλαβή της ενέργειας.

ΑΣΚΗΣΗ

Να υπολογιστεί η ενέργεια καθενός από τα σήματα



ΛΥΣΗ

$$E_{x_1} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_1(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} (2t)^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} 4 \int_0^1 t^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} 4 \frac{t^3}{3} \Big|_0^1 = \frac{4}{3}$$

$$E_{x_2} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_2(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} (2t+2)^2 dt$$

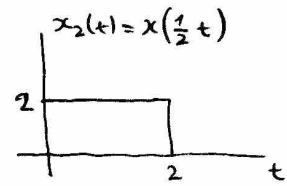
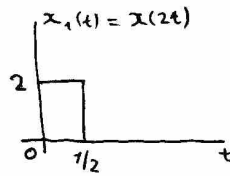
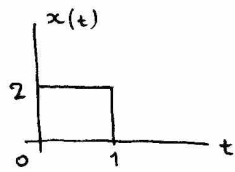
$$= \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-1}^0 2^2 (t+1)^2 dt = \langle t+1=x \rangle$$

$$= \int_0^1 x^2 dx = \langle \text{όπως και παραπάνω} \rangle$$

$$= \frac{4}{3}$$

Παρατηρείτε ότι η μετατόπιση στον χρόνο ($x_2(t) = x_1(t+1)$) δεν επηρεάζει την ενέργεια του σήματος.

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστεί η ενέργεια καθενός από τα σήματα.



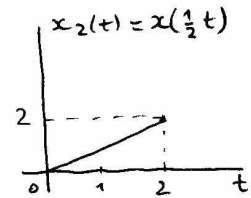
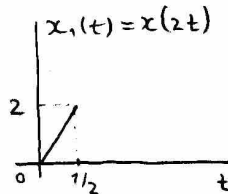
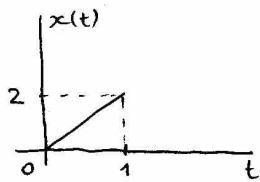
ΛΥΣΗ

$$E_x = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt = \int_0^1 2^2 dt = 4t \Big|_0^1 = 4(1-0) = 4$$

$$E_{x_1} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_1(t)|^2 dt = \int_0^{1/2} 2^2 dt = 4t \Big|_0^{1/2} = 4 \left(\frac{1}{2} - 0 \right) = 2$$

$$E_{x_2} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_2(t)|^2 dt = \int_0^2 2^2 dt = 4t \Big|_0^2 = 4(2-0) = 8$$

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστεί η ενέργεια καθενός από τα σήματα.



ΛΥΣΗ

$$E_x = \frac{4}{3} \quad (\text{Βλ. προηγούμενη άσκηση})$$

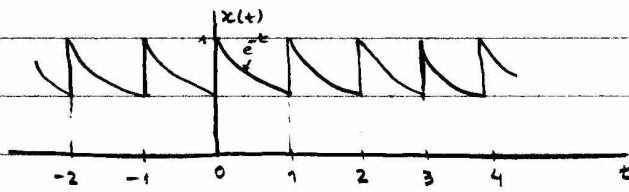
$$E_{x_1} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_1(t)|^2 dt = \int_0^{1/2} (4t)^2 dt = 16 \int_0^{1/2} t^2 dt = 16 \cdot \frac{t^3}{3} \Big|_0^{1/2} = \frac{16}{3} \cdot \frac{1}{8} = \frac{2}{3}$$

$$E_{x_2} = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x_2(t)|^2 dt = \int_0^2 t^2 dt = \frac{t^3}{3} \Big|_0^2 = \frac{1}{3} (2^3 - 0) = \frac{8}{3}$$

Παρατήρηση: Από τις άσκησης αυτές διαπιστώνουμε ότι όταν το σήμα "συμπιέζεται" στο χρόνο, η ενέργεια επίσης υποδιπλασιάζεται, ενώ όταν η διάρκεια του σήματος διπλασιάζεται (δηλ. το σήμα "διαστέλλεται"), η ενέργεια του σήματος επίσης διπλασιάζεται.

ΑΣΚΗΣΗ

Να υπολογιστεί η μέση ισχύς του σήματος $x(t)$



Λύση: Αφού πρόκειται για περιοδικό σήμα με $T=1$ έχουμε:

$$P_x = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt = \frac{1}{1} \int_0^1 (e^{-t})^2 dt = \int_0^1 e^{-2t} dt = \left. -\frac{1}{2} e^{-2t} \right|_0^1 =$$

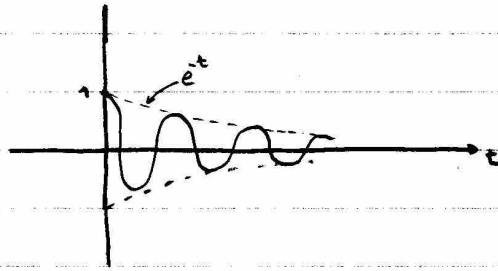
$$= -\frac{1}{2} (e^{-2} - e^0) = -\frac{1}{2} (0.1353 - 1) = 0.4323$$

ΑΣΚΗΣΗ

- Δίνεται το σήμα $x(t) = e^{-t} \cos t \cdot u(t)$.
 (α) Να το σχεδιάσετε
 (β) Να δείξετε ότι πρόκειται για σήμα ενέργειας, δηλαδή ότι $E_x < \infty$
 (γ) Να υπολογίσετε την ενέργειά του.

ΛΥΣΗ

α. $x(t) = e^{-t} \cos(t) u(t)$



β.
$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos^2(t) dt \leq \int_0^{\infty} e^{-2t} dt = -\frac{1}{2} e^{-2t} \Big|_0^{\infty} =$$

$$= -\frac{1}{2} (0 - 1) = \frac{1}{2}$$

Άρα πρόκειται για σήμα ενέργειας και η ενέργειά του είναι πεπερασμένη. Για την απόδειξη χρησιμοποίησαμε ότι $\cos^2 t \leq 1$.

γ.
$$E_x = \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos^2 t dt = \left\langle \cos 2t = 2 \cos^2 t - 1 \Rightarrow \cos^2 t = \frac{1}{2} (1 + \cos 2t) \right\rangle$$

$$= \underbrace{\frac{1}{2} \int_0^{\infty} e^{-2t} dt}_{E_1} + \underbrace{\frac{1}{2} \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos 2t dt}_{E_2} = E_1 + E_2$$

$$E_1 = \frac{1}{2} \left(-\frac{1}{2} \right) \int_0^{\infty} d(e^{-2t}) = -\frac{1}{4} e^{-2t} \Big|_0^{\infty} = -\frac{1}{4} (0 - 1) = \frac{1}{4}$$

$$E_2 = \frac{1}{2} \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos 2t dt = \frac{1}{2} \int_0^{\infty} \frac{1}{2} e^{-2t} d(\sin 2t) = \langle \text{ολοκλήρωση κατά παράγωγο} \rangle$$

$$= \frac{1}{4} \left[e^{-2t} \sin 2t \Big|_0^{\infty} - \int_0^{\infty} \sin 2t d(e^{-2t}) \right] =$$

$$= \frac{1}{4} \left[(0 - 0) - (-2) \int_0^{\infty} e^{-2t} \sin 2t dt \right] = \frac{1}{2} \left(\frac{1}{2} \right) \int_0^{\infty} e^{-2t} d(\cos 2t) =$$

$$= -\frac{1}{4} \left[e^{-2t} \cos 2t \Big|_0^{\infty} - \int_0^{\infty} \cos 2t d(e^{-2t}) \right] =$$

$$= -\frac{1}{4} \left[(0 - 1) + 2 \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos 2t dt \right] = \frac{1}{4} - \frac{1}{2} \int_0^{\infty} e^{-2t} \cos 2t dt =$$

$$= \frac{1}{4} - E_2 \Rightarrow E_2 = \frac{1}{4} - E_2 \Rightarrow 2E_2 = \frac{1}{4} \Rightarrow E_2 = \frac{1}{8}$$

Τελικά: $E = E_1 + E_2 = \frac{1}{4} + \frac{1}{8} = \frac{3}{8}$

ΠΕΡΙΟΔΙΚΟΤΗΤΑ

Το άθροισμα περιοδικών σημάτων συνεχούς-χρόνου ΔΕΝ δίνει πάντοτε περιοδικό σήμα.

Η ικανή και αναγκαία συνθήκη ώστε το άθροισμα περιοδικών σημάτων x_i να δίνει περιοδικό σήμα είναι όλοι οι λόγοι της περιόδου του πρώτου σήματος προς την περίοδο καθενός, και τα άλλα σήματα να είναι ρητοί αριθμοί, δηλαδή λόγοι ακέραιων.

$$\frac{T_1}{T_i} = \frac{n_i}{n_1} \quad 2 \leq i \leq N \quad \text{όπου } N \text{ το πλήθος των προς άθροιση σημάτων}$$

ΠΑΡΑΔΕΙΓΜΑ

Τα σήματα $x_1(t)$, $x_2(t)$, $x_3(t)$ έχουν αντίστοιχα περιόδους $\frac{8}{3}$, 1.26, $\sqrt{2}$ sec.

Τα σήματα $y_1(t)$, $y_2(t)$, $y_3(t)$ — " — 1.08, 3.6, 2.025 sec.

Να εξεταστεί εάν τα σήματα $x(t) = x_1(t) + x_2(t) + x_3(t)$

και $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_3(t)$ είναι περιοδικά και να υπολογιστεί η περίοδος τους.

ΛΥΣΗ

Για το σήμα $x(t)$ έχουμε:

$$\frac{T_1}{T_2} = \frac{8/3}{1.26} = \frac{800}{378} = \frac{400}{189} \quad \text{ρητός}$$

$$\frac{T_1}{T_3} = \frac{8/3}{\sqrt{2}} = \frac{8}{3\sqrt{2}} \quad \text{ίρρητος.}$$

} Άρα το $x(t)$ δεν είναι περιοδικό

Για το σήμα $y(t)$ έχουμε:

$$\frac{T_1}{T_2} = \frac{1.08}{3.6} = \frac{108}{360} = \frac{3}{10} = \frac{3}{2.5} \quad \text{ρητός}$$

$$\frac{T_1}{T_3} = \frac{1.08}{2.025} = \frac{1080}{2025} = \frac{8}{15} = \frac{8}{3.5} \quad \text{ρητός}$$

} Άρα το $y(t)$ είναι περιοδικό

Η περίοδος του $y(t)$ είναι: $T = T_1 \cdot n = (1.08) \cdot (30) = 32.4$ sec

όπου n είναι το ΕΚΠ των παρανομαστών,

$$\text{δηλ. } n = 2 \cdot 3 \cdot 5 = 30$$

ΑΣΚΗΣΗ Έστω $x_1(t), x_2(t)$ περιοδικά σήματα με βασικές περιόδους T_1, T_2 .
Υπό ποιες προϋποθέσεις το άθροισμά τους $x(t) = x_1(t) + x_2(t)$ είναι
περιοδικό; Ποια η βασική περίοδος του $x(t)$, εάν αυτό είναι περιοδικό;

ΛΥΣΗ Αφού τα $x_1(t), x_2(t)$ είναι περιοδικά σήματα με βασικές περιόδους
 T_1, T_2 αντίστοιχα, ∃ m, k ισχύει:

$$\begin{aligned} x_1(t) &= x_1(t+T_1) = x_1(t+mT_1) && \text{όπου } m \text{ δετικός αριθμός} \\ x_2(t) &= x_2(t+T_2) = x_2(t+kT_2) && \text{όπου } k \text{ δετικός αριθμός} \end{aligned}$$

Επομένως

$$x(t) = x_1(t+mT_1) + x_2(t+kT_2)$$

Για να είναι περιοδικό το σήμα $x(t)$ με περίοδο T θα πρέπει

$$x(t+T) = x(t) \Rightarrow$$

$$x_1(t+T) + x_2(t+T) = x_1(t+mT_1) + x_2(t+kT_2)$$

Άρα ∃ k πρέπει

$$mT_1 = kT_2 = T \Rightarrow \frac{T_1}{T_2} = \frac{k}{m} = \text{ρητός}$$

Συμπέρασμα: Για να είναι περιοδικό το άθροισμα δύο περιοδικών σήματων,
πρέπει ο λόγος των περιόδων τους να είναι ρητός αριθμός.

Παρατήρηση: Η βασική περίοδος T του περιοδικού σήματος που
προκύπτει, ισούται με το ΕΚΠ των περιόδων T_1 και T_2 ,
δηλ. $T = \text{ΕΚΠ}(T_1, T_2)$ ①

① Εάν T_1, T_2 ρητοί, π.χ
 $T_1 = \frac{p_1}{q_1}, T_2 = \frac{p_2}{q_2}$ όπου

p_1, q_1, p_2, q_2 ακέραιοι,

τότε ισχύει:

$$T = \text{ΕΚΠ}(T_1, T_2) = \frac{\text{ΕΚΠ}(p_1, p_2)}{\text{ΜΚΟ}(q_1, q_2)}$$

Η βασική περίοδος υπολογίζεται εύκολα από τη σχέση

$$T = mT_1 = kT_2$$

Εάν οι ακέραιοι m, k είναι πρώτοι αριθμοί τότε T ισούται με

ΑΣΚΗΣΗ

Ποιες από τις συναρτήσεις είναι περιοδικές; Ποια η περίοδος των περιοδικών συναρτήσεων;

α. $e^{j\pi t - 1}$ β. $\sin(t) + \cos(\sqrt{2}t)$ γ. $2\cos(120\pi t + \frac{\pi}{3}) + 6\cos(120t)$
 δ. $\cos^2(2t - \frac{\pi}{3})$

ΛΥΣΗ

Περιοδική είναι μια συνάρτηση για την οποία ισχύει $x(t+T) = x(t) \quad \forall t$, όπου T η περίοδος.

α. $x(t) = e^{j\pi t - 1} \rightarrow x(t+T) = e^{j\pi(t+T) - 1} = e^{j\pi T} e^{j\pi t - 1} = e^{j\pi T} x(t)$

Για $T=2 \rightarrow e^{j\pi 2} = 1$ και συνεπώς $x(t+T) = x(t)$.

Άρα η συνάρτηση είναι περιοδική με περίοδο $T=2$.

β. Η συνάρτηση $\sin t$ είναι περιοδική με περίοδο 2π . Η συνάρτηση $\cos(\sqrt{2}t)$ είναι επίσης περιοδική με περίοδο $\frac{2\pi}{\sqrt{2}}$. Για να είναι το άθροισμα των συναρτήσεων περιοδική συνάρτηση πρέπει ο λόγος των περιόδων να είναι ρητός αριθμός. Στην προκειμένη περίπτωση αυτό δεν ισχύει αφού $\frac{T_1}{T_2} = \frac{2\pi}{\frac{2\pi}{\sqrt{2}}} = \sqrt{2}$ άρρητος. Άρα η συνάρτηση του άθροισματος δεν είναι περιοδική.

γ. $\omega_1 = 120\pi \Rightarrow \frac{2\pi}{T_1} = 120\pi \Rightarrow T_1 = \frac{1}{60}$
 $\omega_2 = 120 \Rightarrow \frac{2\pi}{T_2} = 120 \Rightarrow T_2 = \frac{2\pi}{120} = \frac{\pi}{60}$ } $\frac{T_1}{T_2} = \frac{\frac{1}{60}}{\frac{\pi}{60}} = \frac{1}{\pi}$ άρρητος

Άρα η συνάρτηση δεν είναι περιοδική.

δ. Από την τριγωνομετρική σχέση $\cos 2\varphi = 2\cos^2\varphi - 1 \Rightarrow \cos^2\varphi = \frac{1}{2}(1 + \cos 2\varphi)$

η σχέση που μας δίνεται γράφεται:

$$\cos^2(2t - \frac{\pi}{3}) = \frac{1}{2} \left[1 + \cos(4t - \frac{2\pi}{3}) \right]$$

Η συνάρτηση αυτή είναι περιοδική με περίοδο $T = \frac{2\pi}{\Omega} = \frac{2\pi}{4} = \frac{\pi}{2}$

ΑΙΚΗΙΗ

Να εξετασθεί ως προς την περιodicότητα το σήμα

$$x(t) = \cos\left(\frac{2}{3}t + 30^\circ\right) + \sin\left(\frac{4}{5}t + 45^\circ\right)$$

Λύση

$$T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{\frac{2}{3}} = 3\pi$$

$$T_2 = \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{\frac{4}{5}} = \frac{10}{4}\pi = \frac{5}{2}\pi$$

$$\left. \begin{array}{l} T_1 = 3\pi \\ T_2 = \frac{5}{2}\pi \end{array} \right\} \frac{T_1}{T_2} = \frac{3\pi}{\frac{5}{2}\pi} = \frac{6}{5} \text{ αριθός και άρα περιodicός}$$

Για να είναι περιodicός πρέπει $x(t+T) = x(t)$, δηλαδή

$$\frac{2}{3}T = 2k\pi$$

$$\frac{4}{5}T = 2\lambda\pi$$

$$\left. \begin{array}{l} \frac{2}{3}T = 2k\pi \\ \frac{4}{5}T = 2\lambda\pi \end{array} \right\} T = 3k\pi = \frac{5}{2}\lambda\pi \Rightarrow \frac{k}{\lambda} = \frac{\frac{5}{2}\pi}{3\pi} = \frac{5}{6}$$

Άρα για $k=5, \lambda=6$ έχουμε $T=15\pi$ που είναι η περίοδος του $x(t)$

Εναλλακτικά:

$$T = \text{ΕΚΠ}(T_1, T_2) = \frac{\text{ΕΚΠ}(3\pi, 5\pi)}{\text{ΜΚΔ}(1, 2)} = \frac{15\pi}{1} = 15\pi$$

ΑΙΚΜΗ

Να εξεταστούν ως προς την περιοδικότητα τους τα σήματα. Να προσδιοριστεί η βασική περίοδος για τα περιόδωρα από αυτά.

α. $x_1(t) = 7 + 6 \cos\left(\frac{1}{2}t + \theta_1\right) + 5 \cos\left(\frac{2}{3}t + \theta_2\right) + 4 \cos\left(\frac{7}{6}t + \theta_3\right)$

β. $x_2(t) = 3 \cos(2t + \varphi_1) + 7 \sin(\pi t + \varphi_2)$

γ. $x_3(t) = 2 \sin(3\sqrt{2}t + \theta) + 5 \cos(6\sqrt{2}t + \varphi)$

Λύση

$$\left. \begin{aligned} \alpha. \quad T_1 &= \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{\frac{1}{2}} = 4\pi \\ T_2 &= \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{\frac{2}{3}} = 3\pi \\ T_3 &= \frac{2\pi}{\omega_3} = \frac{2\pi}{\frac{7}{6}} = \frac{12}{7}\pi \end{aligned} \right\} \begin{aligned} \frac{T_1}{T_2} &= \frac{4}{3} \text{ ρητός} \\ \frac{T_1}{T_3} &= \frac{4\pi}{\frac{12\pi}{7}} = \frac{28}{12} \text{ ρητός} \end{aligned}$$

Άρα το $x_1(t)$ είναι περιοδικό

Για να βρούμε την περίοδο T βασίζομαστε στη σχέση $x_1(t+T) = x_1(t)$

$$\left. \begin{aligned} \frac{1}{2}T &= 2k\pi \\ \frac{2}{3}T &= 2\lambda\pi \\ \frac{7}{6}T &= 2f\pi \end{aligned} \right\} T = 4k\pi = 3\lambda\pi = \frac{12}{7}f\pi \Rightarrow \begin{cases} \frac{k}{\lambda} = \frac{3}{4} \\ \frac{k}{f} = \frac{\frac{12}{7}}{4} = \frac{12}{4 \cdot 7} = \frac{3}{7} \end{cases}$$

Για $k=3, \lambda=4, f=7$ έχουμε $T=12\pi$ που είναι η περίοδος του $x_1(t)$.

$$\beta. \quad \left. \begin{aligned} T_1 &= \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{2} = \pi \\ T_2 &= \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{\pi} = 2 \end{aligned} \right\} \frac{T_1}{T_2} = \frac{\pi}{2} \text{ άρρητος. Άρα το } x_2(t) \text{ είναι } \underline{\text{μη}} \text{ περιοδικό}$$

$$\gamma. \quad \left. \begin{aligned} T_1 &= \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{3\sqrt{2}} \\ T_2 &= \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{6\sqrt{2}} \end{aligned} \right\} \frac{T_1}{T_2} = \frac{\frac{2\pi}{3\sqrt{2}}}{\frac{2\pi}{6\sqrt{2}}} = 2 \text{ ρητός. Άρα το } x_3(t) \text{ είναι περιοδικό.}$$

$$\left. \begin{aligned} 3\sqrt{2}T &= 2k\pi \\ 6\sqrt{2}T &= 2\lambda\pi \end{aligned} \right\} T = \frac{2\pi}{3\sqrt{2}}k = \frac{2\pi}{6\sqrt{2}}\lambda \Rightarrow \frac{k}{\lambda} = \frac{\frac{2\pi}{6\sqrt{2}}}{\frac{2\pi}{3\sqrt{2}}} = \frac{1}{2}$$

Για $k=1$ και $\lambda=2$ έχουμε $T = \frac{2\pi}{3\sqrt{2}}$ ή $\omega = 3\sqrt{2}$ που είναι η περίοδος και η κυκλική συχνότητα του σήματος $x_3(t)$, αντίστοιχα.

ΑΣΚΗΣΗ

Ποια από τα σήματα είναι περιοδικά;

1. $x_1(t) = \cos^2(2\pi t)$

2. $x_2(t) = e^{-2t} \cos(2\pi t)$

Λύσεις:

1. Για να είναι περιοδικό το σήμα θα πρέπει να υπάρχει αριθμός T για τον οποίο να είναι $x_1(t+T) = x_1(t)$ για κάθε τιμή του χρόνου t . Έχουμε λοιπόν

$$\begin{aligned}x_1(t+T) &= \cos^2(2\pi(t+T)) \\ &= \frac{1}{2}(1 + \cos(4\pi(t+T)))\end{aligned}$$

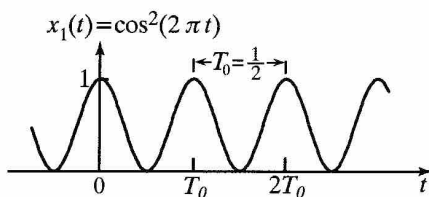
όπου χρησιμοποιήθηκε η γνωστή τριγωνομετρική ταυτότητα $\cos^2(\theta) = \frac{1}{2}[1 + \cos(2\theta)]$. Παρατηρούμε ότι

$$\begin{aligned}\cos(4\pi(t+T)) &= \cos(4\pi t + 4\pi T) \\ &= \cos(4\pi t)\end{aligned}$$

για $4\pi T = 2k\pi \Rightarrow T = \frac{k}{2}$ επομένως

$$\begin{aligned}x_1(t+T) &= \frac{1}{2}(1 + \cos(4\pi(t+T))) \\ &= \frac{1}{2}(1 + \cos(4\pi t)) \\ &= \cos^2(2\pi t) \\ &= x_1(t)\end{aligned}\tag{1}$$

Έτσι το σήμα $x_1(t) = \cos^2(2\pi t)$ είναι περιοδικό με θεμελιώδη περίοδο $T = \frac{1}{2}$ sec. Στο Σχήμα έχει γίνει η γραφική παράσταση του σήματος $x_1(t) = \cos^2(2\pi t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο στο οποίο φαίνεται ότι το σήμα είναι περιοδικό.



Σχήμα 1 Η γραφική παράσταση του σήματος $x_1(t) = \cos^2(2\pi t)$.

Εναλλακτικά, θα μπορούσαμε να είχαμε προχωρήσει ως εξής:

$$x_1(t) = \cos^2(2\pi t) = \frac{1}{2}[1 + \cos(4\pi t)] = x_{11}(t) + x_{12}(t)$$

Το σήμα $x_{11}(t) = \frac{1}{2}$, το οποίο αναφέρεται και dc, μπορεί να θεωρηθεί ότι έχει οποιαδήποτε περίοδο και δεν επηρεάζει την περίοδο του τελικού σήματος.

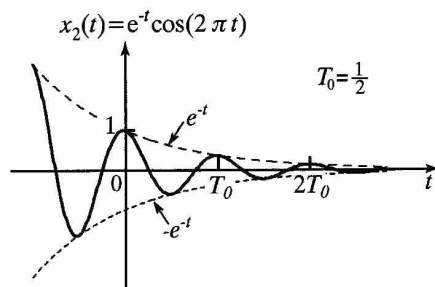
Το σήμα $x_{12}(t) = \frac{1}{2} \cos(4\pi t)$ έχει περίοδο: $\omega_2 = \frac{2\pi}{T_2} \Rightarrow T_2 = \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{4\pi} = \frac{1}{2}$

Άρα, το σήμα $x_1(t)$ θα είναι περιοδικό με περίοδο $T = T_2 = \frac{1}{2}$ (sec).

2. Για να είναι περιοδικό το σήμα $x_2(t)$ πρέπει $x_2(t+T) = x_2(t)$ για κάθε τιμή του χρόνου t . Έχουμε λοιπόν

$$\begin{aligned} x_2(t+T) &= e^{-2(t+T)} \cos(2\pi(t+T)) \\ &= e^{-2t} e^{-2T} \cos(2\pi t + 2\pi T) \\ \text{για } T \text{ ακέραιο} &= e^{-2t} e^{-2T} \cos(2\pi t) \\ &= x_2(t) e^{-2T} \end{aligned}$$

Παρατηρούμε ότι $x_2(t+T) = x_2(t)$ ισχύει μόνο για $T = 0$ επομένως το σήμα $x_2(t)$ είναι μη περιοδικό. Στο Σχήμα έχει γίνει η γραφική παράσταση του σήματος $x_2(t) = e^{-t} \cos(2\pi t)$ σε συνάρτηση με το χρόνο στο οποίο φαίνεται ότι το σήμα **ΔΕΝ** είναι περιοδικό.



Σχήμα 2 Η γραφική παράσταση του σήματος $x_2(t) = e^{-t} \cos(2\pi t)$

ΑΣΚΗΣΗ

Να υπολογιστούν τα ολοκληρώματα

$$\alpha. \int_{-\infty}^{\infty} (t-2)^2 \delta(t-2) dt$$

$$\beta. \int_0^5 \cos(2\pi t) \delta\left(t-\frac{1}{2}\right) dt$$

$$\gamma. \int_{-\infty}^{\infty} t^2 \delta'(t-2) dt$$

$$\delta. \int_{-\infty}^{\infty} (e^{-5t} + \sin(10\pi t)) \delta'(t) dt$$

ΛΥΣΗ

$$\alpha. \int_{-\infty}^{\infty} (t-2)^2 \delta(t-2) dt = (t-2)^2 \Big|_{t=2} = 0$$

$$\beta. \int_0^5 \cos(2\pi t) \delta\left(t-\frac{1}{2}\right) dt = \cos(2\pi t) \Big|_{t=\frac{1}{2}} = \cos(\pi) = -1$$

$$\gamma. \int_{-\infty}^{\infty} t^2 \delta'(t-2) dt = (-1)' \frac{d(t^2)}{dt} \Big|_{t=2} = -2t \Big|_{t=2} = -4$$

$$\delta. \int_{-\infty}^{\infty} (e^{-5t} + \sin(10\pi t)) \delta'(t) dt = - \frac{d(e^{-5t} + \sin(10\pi t))}{dt} \Big|_{t=0} = 5e^{-5t} - 10\pi \cos(10\pi t) \Big|_{t=0} = 5 - 10\pi$$

Σημειώνω: Για την επίλυση των γ, δ κάναμε χρήση των ιδιοτήτων με παραγωγή με κλαστικές συναρτήσεις.

Η πρώτη παραγωγή $\delta'(t)$ ονομάζεται doublet και έχει τις εξής ιδιότητες:

$$A \delta'(t-t_0) = 0 \quad t \neq t_0$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} A \delta'(t-t_0) dt = 0$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) A \delta'(t-t_0) dt = -A x'(t_0)$$

Όπου η $x(t)$ είναι συνεχής συνάρτηση με συνεχή πρώτη παραγωγή στο συγκεκριμένο $t=t_0$.

Άλλες ιδιότητες: $t \delta'(t) = -\delta(t)$

$$\delta'(-t) = -\delta'(t)$$

$$\delta'(t) * f(t) = \delta(t) * f'(t) = f'(t)$$

B - ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ

ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ



Ένα σύστημα είναι ένα μαθηματικό μοντέλο μιας φυσικής διαφάνειας που σχετίζει το σήμα εισόδου (διείσπραση) με το σήμα εξόδου (απόκριση). Πρόκειται δηλαδή για έναν μετασχηματισμό ή απεικόνιση του x στο y . Μαθηματικά αυτό εκφράζεται ως:

$$y = Tx$$

όπου T ένας τελεστής που εκφράζει τον κανόνα μέσω του οποίου το x μετασχηματίζεται στο y .

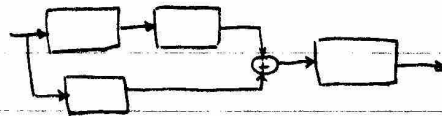
- Σύνδεση συστημάτων: Σε σειρά



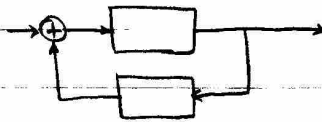
Παράλληλα



Σε σειρά και παράλληλα



Με ανατροφοδότηση

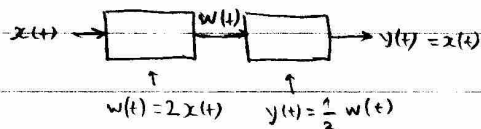


- Συστήματα με μνήμη (ή δυναμικά συστήματα) ή χωρίς μνήμη (ή στατικά συστήματα)

$$v(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i(\tau) d\tau = \frac{q(t)}{C}$$

$$y(t) = \alpha x(t)$$

- Αντιστρέψιμα συστήματα: Είναι αυτά στα οποία διαφορετικές εισόδους παράγουν διαφορετικές εξόδους.



Παράδειγμα μη αντιστρέψιμου συστήματος:

$$y(t) = x^2(t) \Rightarrow x(t) = \pm \sqrt{y(t)}$$

Άλλος ορισμός αντιστρέψιμου συστήματος: Ένα σύστημα καλείται αντιστρέψιμο εάν μπορούμε να υπολογίσουμε μονοσήματα την είσοδο x από την έξοδο αυτού y .

- Αιτιατά συστήματα είναι εκείνα που οποιου n είσοδος σε κάθε χρονική στιγμή t εξαρτάται μόνο από τιμές της εισόδου τη χρονική εκείνη στιγμή καθώς και σε προηγούμενες χρονικές στιγμές. Το σύστημα δηλαδή δεν προβλέπει τιμές της εισόδου σε μελλοντικές χρονικές στιγμές.
 - Παράδειγμα fn αιτιατού συστήματος: $y(t) = x(t+1)$
 - Όλα τα στατικά συστήματα, δηλαδή τα συστήματα χωρίς μνήμη, είναι αιτιατά, αφού οι αυτά η είσοδος αναπαίρνεται μόνο στην τρέχουσα τιμή της εισόδου, π.χ. $y(t) = \alpha x(t)$, όπου α σταθερά.
 - Όλα τα φυσικά συστήματα είναι αιτιατά.

- Ευσταθές σύστημα είναι εκείνο που οποιον n είσοδος παραμένει φραγμένη για οποιαδήποτε φραγμένη είσοδο. (ΦΕΦΕ: φραγμένης Είσοδος φραγμένης Εξόδου)

Η είσοδος $x(t)$ είναι φραγμένη εάν υπάρχει αριθμός M τέτοιος ώστε

$$|x(t)| \leq M \quad \forall t$$

Ένα σύστημα ονομάζεται ευσταθές ΦΕΦΕ εάν για έναν αριθμό R ισχύει

$$|y(t)| \leq R \quad \forall t.$$

- Παράδειγμα ευσταθούς συστήματος: $y(t) = 2x(t)$
- Παράδειγμα fn ευσταθούς (κυσταθούς) συστήματος: $y(t) = K \int_0^t x(\tau) d\tau$
 εάν η είσοδος είναι η θητατική, $x(t) = u(t)$, η είσοδος θα είναι η συνάρτηση παύσης $y(t) = Kt$, η οποία είναι fn φραγμένη.

Δηλαδή $|x(u)| \leq 1$, $\forall u \leq t$ $\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{t \rightarrow \infty} Kt = \infty$ fn φραγμένη

- Χρονικά αμετάβλητα (ακίνητα) είναι εκείνα τα συστήματα για τα οποία για χρονική μετατόπιση της εισόδου παράγει για ίση χρονική μετατόπιση της εξόδου.

Εάν $x(t) \rightarrow y(t)$ τότε $x(t-t_0) \rightarrow y(t-t_0)$

- Παράδειγμα χρονικά αμεταβλήτου συστήματος:

$$y(t) = \sin[x(t)]$$

Για $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = \sin[x_1(t)]$ (1)

Για $x_2(t) = x_1(t-t_0) \rightarrow y_2(t) = \sin[x_2(t)] = \sin[x_1(t-t_0)]$ (2)

Αλλά από την (1) για t ίσο με $t-t_0$ έχουμε: $y_1(t-t_0) = \sin[x_1(t-t_0)]$ (3)

Παρατηρούμε ότι $y_2(t) \neq y_1(t-t_0)$, άρα το σύστημα είναι χρονικά αμετάβλητο.

- Παράδειγμα χρονικά μεταβλητού συστήματος:

$$y(t) = e^{-t} x(t)$$

Για $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = e^{-t} x_1(t)$ (1)

Για $x_2(t) = x_1(t-t_0) \rightarrow y_2(t) = e^{-t} x_2(t) = e^{-t} x_1(t-t_0)$ (2)

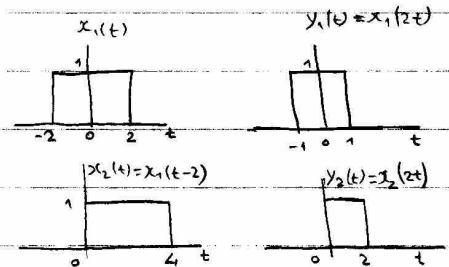
Για $t \rightarrow t-t_0$ η (1) δίνει: $y_1(t-t_0) = e^{-(t-t_0)} x_1(t-t_0) \neq y_2(t)$

- Παράδειγμα χρονικά μεταβλητού συστήματος:

$$y(t) = x(2t)$$

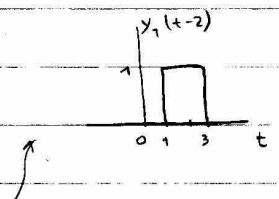
Για $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1(2t)$ (1)

Για $x_2(t) = x_1(t-t_0) \rightarrow y_2(t) = x_2(2t)$



Για $t \rightarrow t-t_0 \rightarrow y_1(t-t_0) = x_1[2(t-t_0)]$

$$y_2(t) \neq y_1(t-t_0)$$



Γραφική ανάλυση για $t_0=2$

ΑΣΚΗΣΗ (ΧΡΟΝΙΚΗ ΑΜΕΤΑΒΛΗΤΟΤΗΤΑ)

Να εξετάσει εάν τα συστήματα που περιγράφονται από τις παρακάτω σχέσεις είναι χρονικά αμεταβλήτα.

(α) $y(t) = t x(t) + 5$

(β) $y(t) = \sin[x(t)]$

(γ) $y(t) = x(t-5)$

(δ) $y(t) = x^2(t)$

Λύση

(α) Για είσοδο $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = t x_1(t) + 5$

Για είσοδο $x_2(t) = x_1(t-\tau) \rightarrow y_2(t) = t x_1(t-\tau) + 5 \neq (t-\tau) x_1(t-\tau) + 5 = y_1(t-\tau)$

Άρα το σύστημα δεν είναι χρονικά αμεταβλήτο.

(β) Για είσοδο $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = \sin[x_1(t)]$

Για είσοδο $x_2(t) = x_1(t-\tau) \rightarrow y_2(t) = \sin[x_1(t-\tau)] = y_1(t-\tau)$

Άρα το σύστημα είναι χρονικά αμεταβλήτο.

(γ) Για είσοδο $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1(t-5)$

Για είσοδο $x_2(t) = x_1(t-\tau) \rightarrow y_2(t) = x_1(t-\tau-5) = y_1(t-\tau)$

Άρα το σύστημα είναι χρονικά αμεταβλήτο.

(δ) Για είσοδο $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1^2(t)$

Για είσοδο $x_2(t) = x_1(t-\tau) \rightarrow y_2(t) = x_1^2(t-\tau) = y_1(t-\tau)$

Άρα το σύστημα είναι χρονικά αμεταβλήτο.

- Γραμμικά συστήματα είναι ευκολότερα για το οποίο έχουμε ή απλά τις υπέρθεσης. *

$$\text{Εάν } x_1(t) \rightarrow y_1(t), \quad x_2(t) \rightarrow y_2(t)$$

$$\text{τότε } \alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightarrow \alpha y_1(t) + b y_2(t)$$

όπου α, b οποιαδήποτε πραγματικές σταθερές.

- Παράδειγμα γραμμικού συστήματος: $y(t) = t x(t)$

$$x_1(t) \rightarrow y_1(t) = t x_1(t)$$

$$x_2(t) \rightarrow y_2(t) = t x_2(t)$$

$$\text{Έστω } x_3(t) = \alpha x_1(t) + b x_2(t)$$

$$x_3(t) \rightarrow y_3(t) = t x_3(t) =$$

$$= t [\alpha x_1(t) + b x_2(t)] =$$

$$= \underbrace{\alpha t x_1(t)}_{y_1(t)} + \underbrace{b t x_2(t)}_{y_2(t)} =$$

$$= \alpha y_1(t) + b y_2(t)$$

Δηλαδή $\alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightarrow \alpha y_1(t) + b y_2(t)$ άρα γραμμικό.

- Παράδειγμα γραμμικού συστήματος: $y(t) = \sin 2t x(t)$

$$x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1(t) \sin 2t$$

$$x_2(t) \rightarrow y_2(t) = x_2(t) \sin 2t$$

$$\text{Έστω } x_3(t) = \alpha x_1(t) + b x_2(t)$$

$$x_3(t) \rightarrow y_3(t) = x_3(t) \sin 2t =$$

$$= [\alpha x_1(t) + b x_2(t)] \sin 2t =$$

$$= \underbrace{\alpha x_1(t) \sin 2t}_{y_1(t)} + \underbrace{b x_2(t) \sin 2t}_{y_2(t)} =$$

$$= \alpha y_1(t) + b y_2(t) \quad \text{άρα γραμμικό}$$

* Η ιδιότητα της υπέρθεσης εφασφίσει τις ιδιότητες της αναλλοίωτης και της κλιμάκωσης.

Αναλλοίωτη: Εάν $Tx_1 = y_1$, $Tx_2 = y_2$ τότε $T\{x_1 + x_2\} = y_1 + y_2$

Κλιμάκωση: $T\{\alpha x\} = \alpha y$

Συγκεκριμένα η ιδιότητα της κλιμάκωσης των γραμμικών συστημάτων είναι ότι η δεινική είσοδος παράγει δεινική είσοδο. Για παράδειγμα, ένα σύστημα με το οποίο $y(t) = \alpha x(t) + b$ είναι ΜΗ γραμμικό, αφού για $x(t) = 0 \rightarrow y(t) = b$

ΓΡΑΜΜΙΚΟΤΗΤΑ

Ορισμός: Ένα σύστημα είναι γραμμικό όταν ισχύει:

$$\left. \begin{array}{l} x_1(t) \rightsquigarrow y_1(t) \\ x_2(t) \rightsquigarrow y_2(t) \end{array} \right\} \Rightarrow \alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightsquigarrow \alpha y_1(t) + b y_2(t)$$

Συνεπώς είναι γραμμικό η λήψη της υπέρθεσης, η οποία εφαρμόζεται στην ιδιότητα της αλληλίας $[x_1(t) + x_2(t) \rightsquigarrow y_1(t) + y_2(t)]$
και της επιφύλαξης $[\alpha x_1(t) \rightsquigarrow \alpha y_1(t)]$

Άσκηση

Να εξεταστούν ως προς τη γραμμικότητα τα συστήματα που περιγράφονται από τις εξισώσεις:

(α) $y(t) = 3x^2(t)$ (β) $y(t) = 3x(t)$ (γ) $y(t) = 3x(t) + 2$

Λύση

(α) Για $x(t) = x_1(t) \rightsquigarrow y_1(t) = 3x_1^2(t)$

Για $x(t) = x_2(t) \rightsquigarrow y_2(t) = 3x_2^2(t)$

$$\begin{aligned} \text{Για } x(t) = \alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightsquigarrow y(t) &= 3[\alpha x_1(t) + b x_2(t)]^2 = \\ &= 3[\alpha^2 x_1^2(t) + b^2 x_2^2(t) + 2\alpha b x_1(t) x_2(t)] \\ &\neq \alpha y_1(t) + b y_2(t) = \alpha 3x_1^2(t) + b 3x_2^2(t) \end{aligned}$$

Άρα το σύστημα αυτό είναι ΜΗ γραμμικό.

(β) Για $x(t) = x_1(t) \rightsquigarrow y_1(t) = 3x_1(t)$

Για $x(t) = x_2(t) \rightsquigarrow y_2(t) = 3x_2(t)$

$$\begin{aligned} \text{Για } x(t) = \alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightsquigarrow y(t) &= 3[\alpha x_1(t) + b x_2(t)] = \\ &= \alpha \underbrace{3x_1(t)}_{y_1(t)} + b \underbrace{3x_2(t)}_{y_2(t)} = \end{aligned}$$

$$= \alpha y_1(t) + b y_2(t) \quad \text{Άρα γραμμικό.}$$

(γ) Για $x(t) = x_1(t) \rightsquigarrow y_1(t) = 3x_1(t) + 2$

Για $x(t) = x_2(t) \rightsquigarrow y_2(t) = 3x_2(t) + 2$

Για $x(t) = \alpha x_1(t) + b x_2(t) \rightsquigarrow y(t) = 3[\alpha x_1(t) + b x_2(t)] + 2 =$

$$= 3\alpha x_1(t) + 2\alpha - 2\alpha + 3b x_2(t) + 2b - 2b + 2 =$$

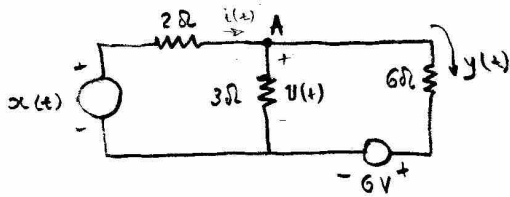
$$= \alpha[3x_1(t) + 2] - 2\alpha + b[3x_2(t) + 2] - 2b + 2 =$$

$$= \alpha y_1(t) + b y_2(t) - 2\alpha - 2b + 2 \neq \alpha y_1(t) + b y_2(t)$$

Άρα το σύστημα είναι ΜΗ γραμμικό.

ΑΣΚΗΣΗ (Γραφικότητα)

Να ελεγχεται ως προς τη γραφικότητα το σύστημα του σχήματος:



Λύση

$$\text{Κύβαντα: } \frac{x(t) - v(t)}{2} = y(t) + \frac{v(t)}{3} \Rightarrow 3x(t) - 3v(t) = 6y(t) + 2v(t) \Rightarrow 3x(t) - 5v(t) = 6y(t) \quad (1)$$

$$\text{Πρώτος εφόδος: } v(t) = 6y(t) + 6 \quad (2)$$

$$(1), (2) \rightarrow 3x(t) - 5[6y(t) + 6] = 6y(t) \Rightarrow$$

$$3x(t) - 30y(t) - 30 = 6y(t) \Rightarrow$$

$$3x(t) - 30 = 36y(t) \Rightarrow$$

$$y(t) = \left(\frac{1}{12}\right)x(t) - \left(\frac{5}{6}\right)$$

Εξετάζουμε τώρα τη γραφικότητα του συστήματος.

$$\text{Για } x(t) = x_1(t) \rightarrow y_1(t) = \left(\frac{1}{12}\right)x_1(t) - \frac{5}{6}$$

$$\text{Για } x(t) = x_2(t) \rightarrow y_2(t) = \left(\frac{1}{12}\right)x_2(t) - \frac{5}{6}$$

$$\text{Για } x(t) = a x_1(t) + b x_2(t) \rightarrow y(t) = \left(\frac{1}{12}\right)[a x_1(t) + b x_2(t)] - \frac{5}{6} =$$

$$= a \left(\frac{1}{12}\right)x_1(t) + b \left(\frac{1}{12}\right)x_2(t) - \frac{5}{6} =$$

$$\neq a y_1(t) + b y_2(t) =$$

$$= a \left(\frac{1}{12}\right)x_1(t) - \frac{5a}{6} + b \left(\frac{1}{12}\right)x_2(t) - \frac{5b}{6}$$

Άρα το σύστημα είναι ΜΗ γραφικό.

ΑΣΚΗΣΗ (Γραμμικότητα)

Να ελεγχθεί ως προς τη γραμμικότητα το σύστημα που περιγράφεται

από την εξίσωση: $\frac{dy(t)}{dt} + 5y(t) = x(t)$

Λύση

Για $x(t) = x_1(t) \rightarrow \frac{dy_1(t)}{dt} + 5y_1(t) = x_1(t)$ (1)

Για $x(t) = x_2(t) \rightarrow \frac{dy_2(t)}{dt} + 5y_2(t) = x_2(t)$ (2)

Πολλαπλασιάζοντας την (1) επί a και την (2) επί b έχουμε:

$$a \frac{dy_1(t)}{dt} + 5a y_1(t) = a x_1(t) \Rightarrow \frac{d(a y_1(t))}{dt} + 5a y_1(t) = a x_1(t) \quad (3)$$

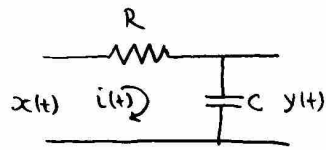
$$b \frac{dy_2(t)}{dt} + 5b y_2(t) = b x_2(t) \Rightarrow \frac{d(b y_2(t))}{dt} + 5b y_2(t) = b x_2(t) \quad (4)$$

Προσθέτουμε τις (3), (4) έχουμε:

$$\frac{d}{dt} [a y_1(t) + b y_2(t)] + 5 [a y_1(t) + b y_2(t)] = a x_1(t) + b x_2(t) \quad (5)$$

Άρα το σύστημα είναι γραμμικό.

ΑΣΚΗΣΗ Είναι το σύστημα των σχήματος γραμμικό;



ΛΥΣΗ

$$x(t) = R i(t) + y(t) \Rightarrow x(t) = RC \frac{dy(t)}{dt} + y(t) \quad (1)$$

Για είσοδο $x_1(t)$ παράγεται η είσοδος $y_1(t)$ και ισχύει:

$$x_1(t) = RC \frac{dy_1(t)}{dt} + y_1(t) \quad (2)$$

Για είσοδο $x_2(t)$ παράγεται η είσοδος $y_2(t)$ και ισχύει:

$$x_2(t) = RC \frac{dy_2(t)}{dt} + y_2(t) \quad (3)$$

Πολλαπλασιάζοντας τα δύο $f(t)$ της (2) επί a και τα δύο $f(t)$ της (3) επί b , έχουμε:

$$a x_1(t) = a RC \frac{dy_1(t)}{dt} + a y_1(t) \quad (2')$$

$$b x_2(t) = b RC \frac{dy_2(t)}{dt} + b y_2(t) \quad (3')$$

Προσθέτουμε κατά $f(t)$:

$$\begin{aligned} a x_1(t) + b x_2(t) &= a RC \frac{dy_1(t)}{dt} + a y_1(t) + b RC \frac{dy_2(t)}{dt} + b y_2(t) = \\ &= RC \left[\frac{d a y_1(t)}{dt} + \frac{d b y_2(t)}{dt} \right] + [a y_1(t) + b y_2(t)] = \\ &= RC \frac{d}{dt} [a y_1(t) + b y_2(t)] + [a y_1(t) + b y_2(t)] \end{aligned}$$

Άρα το σύστημα είναι γραμμικό