

ΠΑΝΕΠΙΣΤΗΜΙΟ ΚΡΗΤΗΣ  
Τμήμα Επιστήμης Υπολογιστών

ΗΥ-215: Εφαρμοσμένα Μαθηματικά για Μηχανικούς  
Εαρινό Εξάμηνο 2013  
Διδάσκων: Π. Τσακαλίδης

Λύσεις Δεύτερης Σειράς Ασκήσεων

Ημερομηνία Ανάθεσης: 12/03/2013

Ημερομηνία Παράδοσης: 26/03/2013

Άσκηση 1.

A) (a) Για το σήμα  $x(t)$  έχουμε:

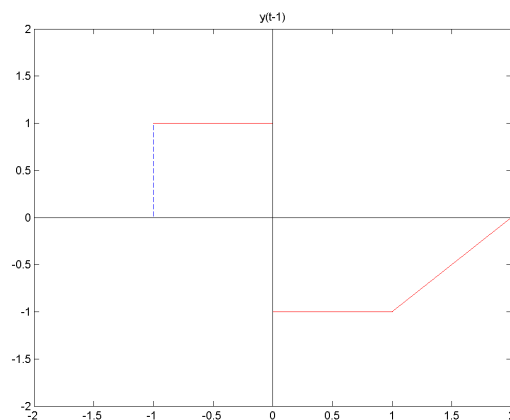
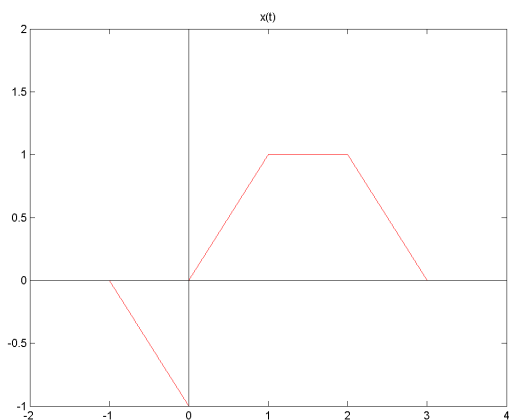
$$\begin{aligned} \text{Ενέργεια} &= \int_0^T x(t)^2 dt = \int_{-1}^0 (-t-1)^2 dt + \int_0^1 t^2 dt + \int_1^2 1^2 dt + \int_2^3 (-t+3)^2 dt = \\ &= \left[ \frac{t^3}{3} + t^2 + t \right]_{-1}^0 + \left[ \frac{t^3}{3} \right]_0^1 + [t]_1^2 + \left[ \frac{t^3}{3} - 3t^2 + 9t \right]_2^3 = 2 \end{aligned}$$

A)(b) Για το σήμα  $y(t)$  έχουμε:

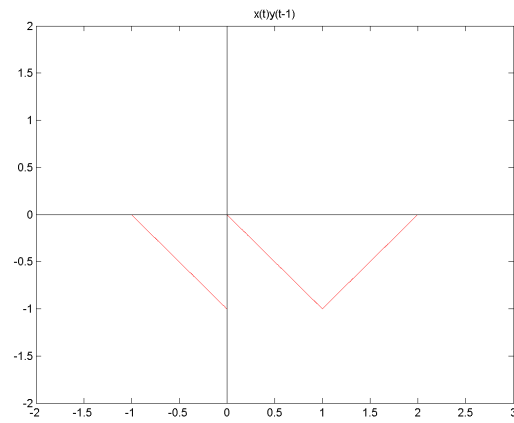
$$\begin{aligned} \text{Ενέργεια} &= \int_0^T y(t)^2 dt = \int_{-2}^{-1} 1^2 dt + \int_{-1}^0 (-1)^2 dt + \int_0^1 (t-1)^2 dt = \\ &= [t]_{-2}^{-1} + [t]_{-1}^0 + \left[ \frac{t^3}{3} - t^2 + t \right]_0^1 = \frac{7}{3} \end{aligned}$$

B)

a)  $x(t)y(t-1)$

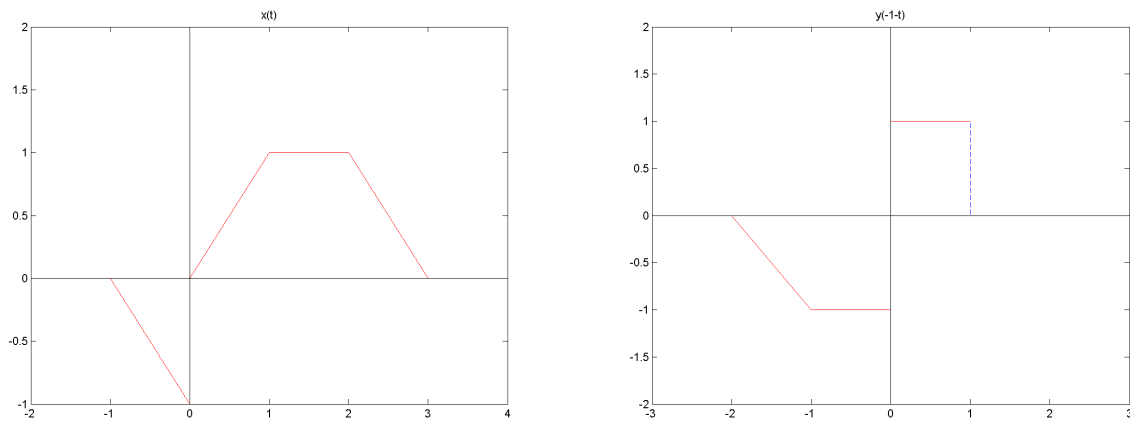


Σχήμα 1:

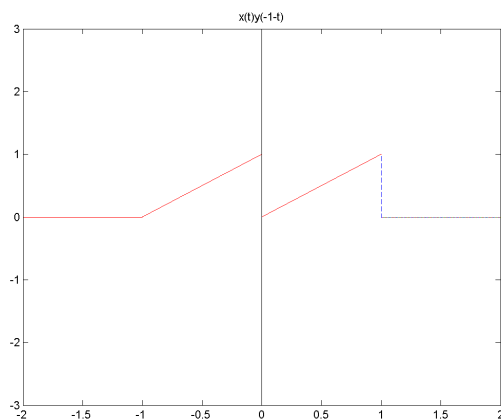


Σχήμα 2:

b)  $x(t)y(-1-t)$

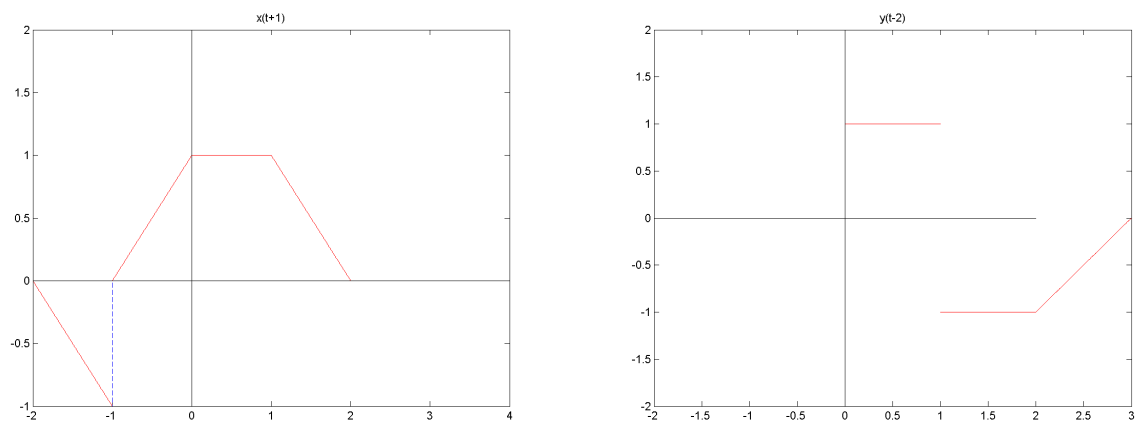


Σχήμα 3:

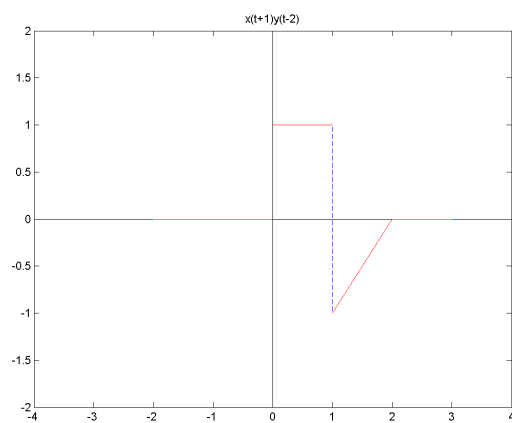


Σχήμα 4:

c)  $x(t+1)y(t-2)$

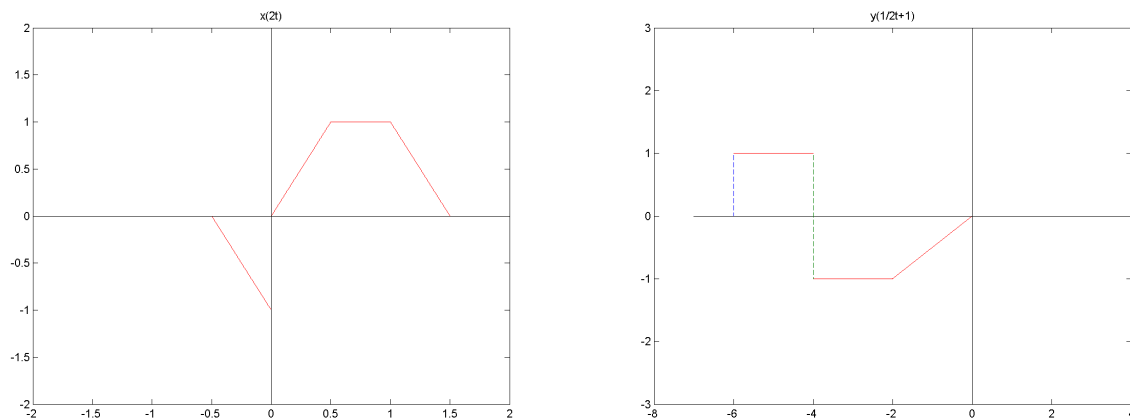


Σχήμα 5:

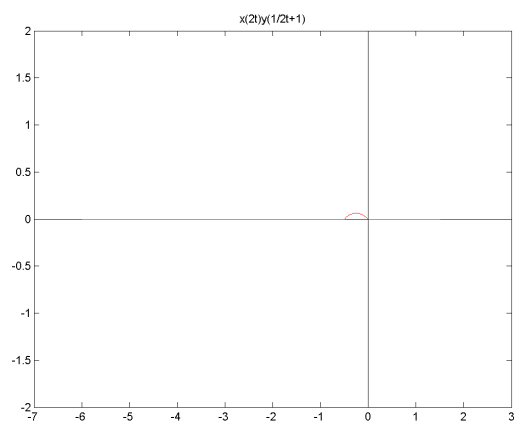


Σχήμα 6:

d)  $x(2t)y((t/2)+1)$



Σχήμα 7:



Σχήμα 8:

**Άσκηση 2.**

$$(\alpha) x[n] = \cos\left(\frac{8}{15}\pi n\right).$$

Περιοδικό με θεμελιώδη περίοδο  $T=15$  δείγματα

$$(\beta) x(t) = \cos(2t) + \sin(3t)$$

Περιοδικό με περίοδο:  $\text{MK}\Delta(2, 3) = 1$ . Επομένως  $T = \frac{2\pi}{\omega} = 2\pi$ .

$$(\gamma) x(t) = \cos(t)u(t). \text{ Μη περιοδικό}$$

$$(\delta) x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - 3k] + \delta[n - k^2]$$

Μη περιοδικό

$$(\epsilon) x(n) = \cos\left(\frac{1}{5}\pi n\right)\sin\left(\frac{1}{3}\pi n\right)$$

Περιοδικό. Σύμφωνα με τους τύπους του Euler έχουμε:

$$\begin{aligned} \cos\left(\frac{1}{5}\pi n\right)\sin\left(\frac{1}{3}\pi n\right) &= \frac{1}{2}(e^{j\frac{1}{5}\pi n} + e^{-j\frac{1}{5}\pi n})\frac{1}{2j}(e^{j\frac{1}{3}\pi n} - e^{-j\frac{1}{3}\pi n}) = \\ &= \frac{1}{4j}(e^{j\frac{8}{15}\pi n} - e^{-j\frac{2}{15}\pi n} + e^{j\frac{2}{15}\pi n} - e^{-j\frac{8}{15}\pi n}) = \\ &= \frac{1}{2}\left(\frac{e^{j\frac{8}{15}\pi n} - e^{-j\frac{8}{15}\pi n}}{2j}\right) + \frac{1}{2}\left(\frac{e^{j\frac{2}{15}\pi n} - e^{-j\frac{2}{15}\pi n}}{2j}\right) = \\ &= \frac{1}{2}\left(\sin\left(\frac{8}{15}\pi n\right) + \sin\left(\frac{2}{15}\pi n\right)\right) \end{aligned}$$

$$\text{Άρα έχουμε } f_1 = \frac{8}{30} \text{ και } f_2 = \frac{2}{30}$$

$$\text{MK}\Delta\left(\frac{8}{30}, \frac{2}{30}\right) = \frac{2}{30}$$

$$\text{Άρα } f_0 = \frac{1}{15} \text{ Hz}$$

$$(\sigma\tau) x(t) = v(t) + v(-t), \quad \text{όπου } v(t) = \sin(t)u(t)$$

Περιοδικό με περίοδο  $T = 2\pi$

**Άσκηση 3.**

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

Στατικό : καθώς η έξοδος του εξαρτάται μόνο από παρούσες τιμές της εισόδου.

Ευσταθές: για κάθε τιμή της εισόδου η έξοδος είναι φραγμένη στο διάστημα  $[-1,1]$ .

Αιτιατό: η έξοδος  $y(t)$  εξαρτάται μόνο από τις παρούσες τιμές της εισόδου.

Χρονικά αμετάβλητο: Για εισοδο  $x(t - t_0)$ , η έξοδος του συστήματος είναι  $\cos(x(t - t_0)) = y(t - t_0)$

Μη γραμμικό: Για είσοδο  $a_1x_1(t) + a_2x_2(t)$ , στην έξοδο έχουμε:

$$\cos(a_1x_1(t) + a_2x_2(t)) \neq a_1y_1(t) + a_2y_2(t) = a_1\cos(x_1(t)) + a_2\cos(x_2(t))$$

$$(\beta) y(t) = x(2 - t)$$

Δυναμικό: για κάποιες χρονικές στιγμές, συγκεκριμένα για  $t \geq 2$  η έξοδος εξαρτάται από προηγούμενες τιμές τις εισόδου.

Ευσταθές: Έστω  $|x(t)| < M_x < \infty$ . Τότε  $|y(t)| = |x(2 - t)| < M_x < \infty$ . Έχουμε φραγμένη έξοδο για κάθε φραγμένη είσοδο.

Μη αιτιατό: η έξοδος  $y(t)$  εξαρτάται από μελλοντικές τιμές τις εισόδου για  $t < 2$ .

Χρονικά αμετάβλητο: Για είσοδο  $x(t - t_0)$  τότε στην έξοδο έχουμε  $x(2 - (t - t_0)) = y(t - t_0)$

Γραμμικό: Για είσοδο  $a_1x_1(t) + a_2x_2(t)$  στην έξοδο θα έχουμε:

$$a_1x_1(2 - t) + a_2x_2(2 - t) = a_1y_1(t) + a_2y_2(t)$$

$$(\gamma) y(t) = \frac{d}{dt}x(t)$$

Στατικό: για κάθε χρονική στιγμή η έξοδος δεν εξαρτάται από προηγούμενες τιμές τις εισόδου.

Ευσταθές: Έστω  $|x(t)| < M_x < \infty$ . Τότε  $|y(t)| = \frac{d|x(t)|}{dt} < \frac{dM_x}{dt} < \infty$ . Έχουμε φραγμένη είσοδο για φραγμένη έξοδο.

Αιτιατό: η έξοδος  $y(t)$  εξαρτάται μόνο από τις παρούσες τιμές της εισόδου.

Χρονικά αμετάβλητο: Για είσοδο  $x(t - t_0)$ , στην έξοδο θα έχουμε  $\frac{dx(t-t_0)}{dt} = y(t - t_0)$

Γραμμικό: Για είσοδο  $a_1x_1(t) + a_2x_2(t)$  στην έξοδο θα έχουμε:

$$\frac{da_1x_1(t)+a_2x_2(t)}{dt} = a_1\frac{x_1(t)}{dt} + a_2\frac{x_2(t)}{dt} = a_1y_1(t) + a_2y_2(t)$$

$$(\delta) y(t) = \frac{d}{dt}e^{-t}x(t)$$

Δυναμικό: η έξοδος εξαρτάται από προηγούμενες τιμές τις εισόδου.

Ευσταθές: Έστω  $|x(t)| < M_x < \infty$ . Τότε  $|y(t)| = \frac{d}{dt}e^{-t}|x(t)| < \frac{d}{dt}e^{-t}M_x < \infty$  Αιτιατό: Η έξοδος  $y(t)$  εξαρτάται μόνο από τις παρούσες τιμές της εισόδου.

Χρονικά αμετάβλητο: Για είσοδο  $x(t - t_0)$  τότε στην έξοδο έχουμε:

$$\frac{d}{dt}e^{-(t-t_0)}x(t - t_0) = y(t - t_0)$$

Γραμμικό: Για είσοδο  $a_1x_1(t) + a_2x_2(t)$ , στην έξοδο θα έχουμε  $\frac{d}{dt}e^{-t}(a_1x_1(t) + a_2x_2(t)) = \frac{d}{dt}e^{-t}a_1x_1(t) + \frac{d}{dt}e^{-t}a_2x_2(t) = a_1\frac{d}{dt}e^{-t}x_1(t) + a_2\frac{d}{dt}e^{-t}x_2(t) = a_1y_1(t) + a_2y_2(t)$

$$(\sigma\tau) y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k + 2]$$

Δυναμικό: εξαρτάται από προηγούμενες τιμές της εισόδου καθώς το  $k$  διατρέχει από το  $-\infty$  έως το  $n$ .

Ευσταθές: Έστω  $|x[n]| < M_x < \infty$ . Τότε  $|y[n]| = \sum_{k=-\infty}^n |x[k]| < \sum_{k=-\infty}^n M_x < \infty$

Μη Αιτιατό: Η έξοδος  $y[n]$  εξαρτάται από επόμενες τιμές της εισόδου για  $k \geq n - 1$ .

Χρονικά αμετάβλητο: Για εισοδο  $x(n - n_0)$  τότε στην έξοδο θα έχουμε:

$$\sum_{k=-\infty}^{n-n_0} x[k+2] = y(n - n_0)$$

Γραμμικό: Για εισοδο  $a_1x_1(n) + a_2x_2(n)$ , στην έξοδο θα έχουμε:

$$\sum_{k=-\infty}^n (a_1x_1[k+2] + a_2x_2[k+2]) = \sum_{k=-\infty}^n a_1x_1[k+2] + \sum_{k=-\infty}^n a_2x_2[k+2] = a_1y_1(t) + a_2y_2(t)$$

$$(\epsilon) y[n] = \cos(2\pi(n+1)x(n)) + x(n)$$

Στατικό : Για κάθε χρονική στιγμή η έξοδος δεν εξαρτάται από προηγούμενες τιμές τις εισόδου.

Ευσταθές: Έστω  $|x[n]| < M_x < \infty$ . Τότε  $|y[n]| = |\cos(2\pi(n+1)x(n)) + x(n)| < \cos(2\pi(n+1)M_x) + M_x < \infty$ .

Αιτιατό : Η έξοδος  $y[n]$  εξαρτάται από παρούσες τιμές της εισόδου.

Χρονικά μεταβλητό: Για εισοδο  $x(n - n_0)$ , στην έξοδο θα έχουμε:

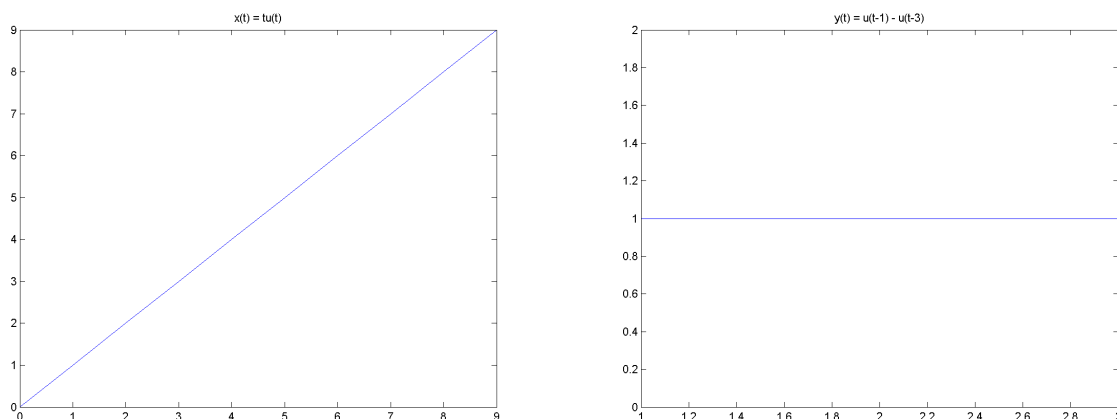
$$\cos(2\pi(n+1)x(n - n_0)) + x(n - n_0) \neq y(n - n_0).$$

Μη Γραμμικό: Για εισοδο  $a_1x_1(n) + a_2x_2(n)$  στην έξοδο θα έχουμε:

$$\cos(2\pi(n+1)(a_1x_1(n) + a_2x_2(n))) + a_1x_1(n) + a_2x_2(n) \neq a_1y_1(n) + a_2y_2(n).$$

#### Άσκηση 4.

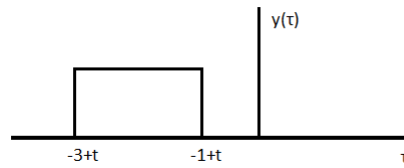
(α) Στο παρακάτω σχήμα απεικονίζονται τα σήματα  $x(t)$  και  $y(t)$ .



Σχήμα 9:

λαβελασκισι4

Υπολογίζουμε την συνέλιξη γραφικά. Το σήμα που ανακλάται και μετατοπίζεται σε αυτό το παράδειγμα είναι το  $y(t)$ . Μέτα από ανάκλαση και μετατόπιση  $y(\tau)$  φαίνεται στο παρακάτω σχήμα:



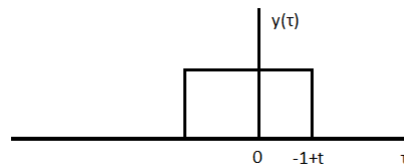
Σχήμα 10:

Διακρίνουμε τις εξής περιπτώσεις:

Περίπτωση 1<sup>η</sup>:  $t - 1 < 0$  (όπως φαίνεται και στο παραπάνω σχήμα), το  $x(t) = 0$  επομένως:

$$c_{xy} = x(t) * y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t - \tau)d\tau = 0.$$

Περίπτωση 2<sup>η</sup>: Για  $t - 3 \leq 0 \rightarrow t \geq 3$  και  $t - 1 \geq 0 \rightarrow t \geq 1$ . Δηλαδή για  $1 \leq t \leq 3$  όπως φαίνεται και στο σχήμα που ακολουθεί. Η συνέλιξη επομένως υπολογίζεται ως εξής:

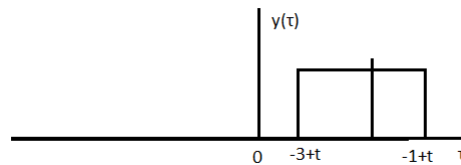


Σχήμα 11:

$$c_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t - \tau)d\tau = \int_{t-3}^{t-1} \tau u(\tau)d\tau = \int_0^{t-1} \tau d\tau = \left[ \frac{\tau^2}{2} \right]_0^{t-1} = \frac{(t-1)^2}{2}$$

Περίπτωση 3<sup>η</sup>.

Για  $t - 3 \geq 0 \rightarrow t \geq 3$  το επόμενο σχήμα απεικονίζει τη περίπτωση αυτή. Επομένως η συνέλιξη υπολογίζεται ως εξής:

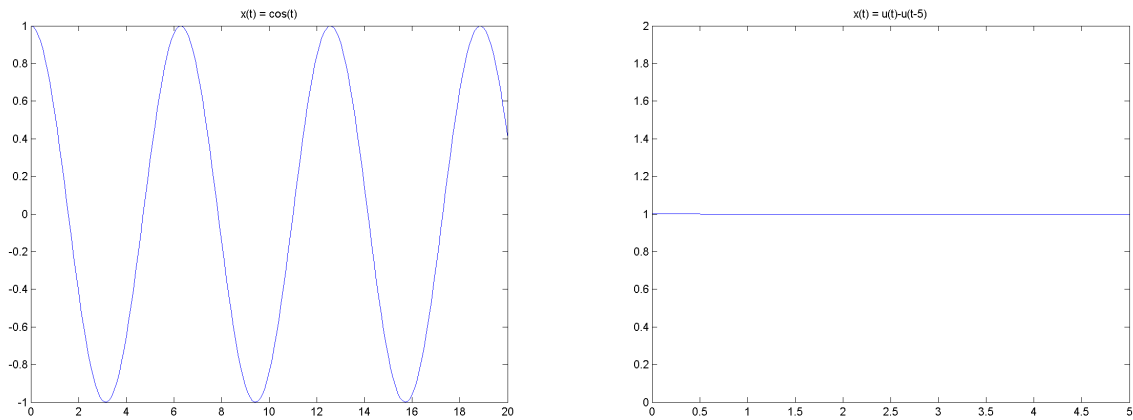


Σχήμα 12:

$$c_{xy} = \int_{t-3}^{t-1} \tau d\tau = \left[ \frac{\tau^2}{2} \right]_{t-3}^{t-1} = \frac{1}{2} ((t-1)^2 - (t-3)^2) = 2t - 4.$$



(β) Στα παρακάτω σχήματα απεικονίζονται τα σήματα  $x(t)$  και  $y(t)$ .

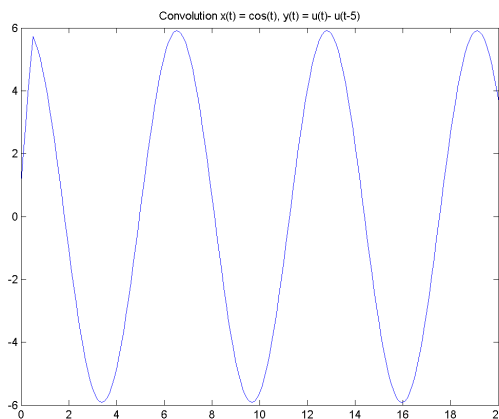


Σχήμα 13:

Βάσει του ορισμού της συνέλιξης και επιλέγοντας για ανακλάση και μετατόπιση το  $y(t)$  (το  $x(t)$  εκτείνεται από το  $(-\infty, \infty)$ ) έχουμε για τον υπολογισμό της συνέλιξης:

$$c_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t - \tau)d\tau = \int_{t-5}^t \cos(\tau)d\tau = [\sin(\tau)]_{t-5}^t = \sin(t) - \sin(t - 5).$$

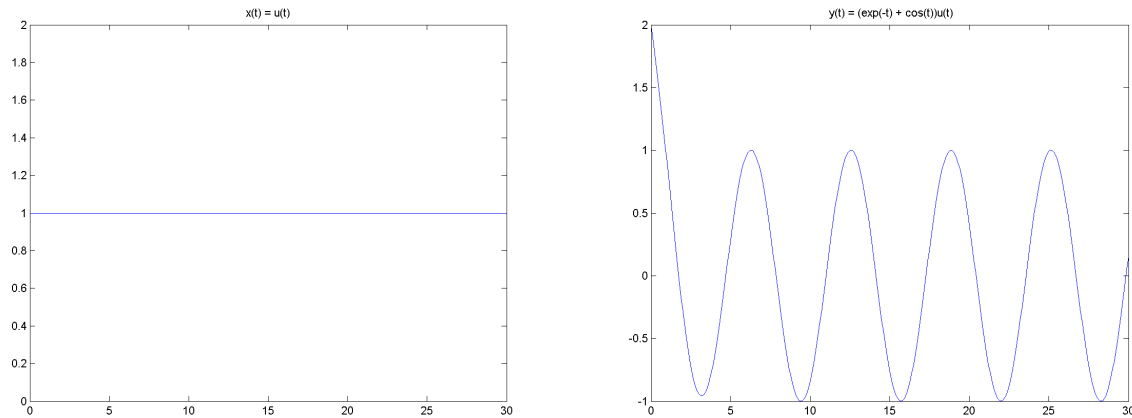
Το αποτέλεσμα της συνέλιξης τους απεικονίζεται γραφικά παρακάτω:



Σχήμα 14:

(γ)

Στα παρακάτω σχήματα απεικονίζονται τα σήματα  $x(t)$  και  $y(t)$ . Το σήμα που ανακλάται και μετατοπίζεται σε αυτή την περίπτωση είναι το  $x(t)$ .

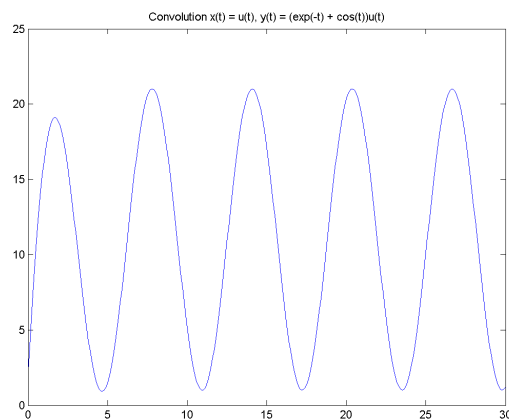


Σχήμα 15:

Ομοίως και εδώ μπορούμε να βάσει του ορισμού της συνέλιξης και επιλέγοντας για ανακλάση και μετατοπίση το απλούστερο σήμα υπολογίζουμε την συνέλιξη:

$$c_{xy} = \int_{-\infty}^{\infty} y(\tau)x(t - \tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} y(\tau)u(t - \tau)d\tau = \int_{-\infty}^t (e^{-\tau} + \cos(\tau))u(\tau)d\tau = \int_0^t (e^{-\tau} + \cos(\tau))d\tau = [-e^{-\tau} + \sin(\tau)]_0^t = -e^{-t} + \sin(t) + 1.$$

Το τελικό αποτέλεσμα φαίνεται στο παρακάτω σχήμα:



Σχήμα 16:

**Άσκηση 5.**

(a) Για την εύρεση της κρουστικής απόκρισης του συστήματος από το νόμο τάσεων του Kirchoff:

$$-x(t) + IR + y(t) = 0$$

$$I = C \frac{dy(t)}{dt}$$

Αντικαθιστώντας την ένταση ρεύματος στην παραπάνω σχέση έχουμε:

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

Η λύση αυτής της διαφορικής εξίσωσης είναι η:

$$h(t) = \frac{1}{RC}e^{-\frac{t}{RC}}u(t)$$

Για την επίλυση της δ.ε ακολουθήσαμε την εξής διαδικασία. Η διαφορική αυτή εξίσωση είναι πρώτης τάξης. Η λύση της προέρχεται από το άθροισμα της λύσης της ομογενούς και μιας μερικής λύσης. Για την λύση της ομογενούς:

$$\frac{dy(t)}{dt} + \frac{1}{RC}y(t) = 0 \Rightarrow \frac{dy(t)}{y} + \frac{1}{RC}dt \Rightarrow \int \frac{1}{y}dy = - \int \frac{1}{RC}dt + c \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \ln|y| = -\frac{1}{RC}t + c \Rightarrow |y| = e^{-\frac{1}{RC}t}u(t)e^c \Rightarrow$$

$$\Rightarrow y = c_1 e^{-\frac{1}{RC}t}u(t)$$

Για να απλοποιήσουμε την διαδικασία (εύρεση μερικής λύσης) επίλυσης της διαφορικής, η λύση που βρήκαμε πρέπει να επαληθεύει την γενική διαφορική εξίσωση. Αντικαθιστώντας στην γενική εξίσωση της διαφορικής και έχοντας υποψήν ότι ψάχνουμε την κρουστική απόκριση του συστήματος ( $x(t) = \delta(t)$  οπότε και  $h(t) = y(t)$ ) έχουμε:

$$\frac{dy(t)}{dt} + \frac{1}{RC}y(t) = \frac{1}{RC}x(t) \Rightarrow \frac{dh(t)}{dt} + \frac{1}{RC}h(t) = \frac{1}{RC}\delta(t) \Rightarrow \frac{d(c_1 e^{-\frac{1}{RC}t}u(t))}{dt} + \frac{1}{RC}c_1 e^{-\frac{1}{RC}t}u(t) = \frac{1}{RC}\delta(t) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow c_1 e^{-\frac{t}{RC}}u(t) \frac{-1}{RC} + \frac{1}{RC}c_1 e^{-\frac{t}{RC}} + c_1 e^{-\frac{t}{RC}} \frac{du(t)}{dt} = \frac{1}{RC}u(t) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow c_1 e^{-\frac{t}{RC}}\delta(t) = \frac{1}{RC}\delta(t) \Rightarrow c_1 e^0\delta(0) = \frac{1}{RC}\delta(0) \Rightarrow c_1 = \frac{1}{RC}$$

(b) Η κρουστική απόκριση ενός κυκλώματος RC είναι  $h(t) = \frac{1}{RC}e^{-\frac{t}{RC}}u(t)$ . Η έξοδος του συστήματος είναι το αποτέλεσμα της συνέλιξης του σήματος εισόδου  $x(t)$  και της κρουστικής απόκρισης  $h(t)$ :  
 $y_p(t) = h(t) * p(t)$

για  $t < 0$

$$y_p(t) = 0$$

για  $t < T$  και  $0 \leq t \leq T$

$$y_p(t) = \int_0^t \frac{1}{RC} e^{-\frac{(t-\tau)}{RC}} d\tau$$

$$y_p(t) = 1 - e^{-\frac{t}{RC}}$$

για  $t \geq T$

$$y_p(t) = \int_0^T \frac{1}{RC} e^{-\frac{(t-\tau)}{RC}} d\tau$$

$$y_p(t) = e^{-\frac{(t-T)}{RC}} - e^{-\frac{t}{RC}}$$

Επομένως για την έξοδο  $y_p(t)$  θα έχουμε:

$$f(n) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 - e^{-\frac{t}{RC}} & 0 \leq t \leq T \\ e^{-\frac{(t-T)}{RC}} - e^{-\frac{t}{RC}} & t \geq T \end{cases}$$

(c) (i)  $RC = \frac{1}{T}$

(ii)  $RC = \frac{5}{T}$

(iii)  $RC = \frac{1}{5T}$

Έστω ότι  $T = 1$

(1) Για το αρχικό μας κανάλι (σχήμα 17).

$$x(t) = p(t) + p(t-1) + p(t-2) - p(t-3)$$

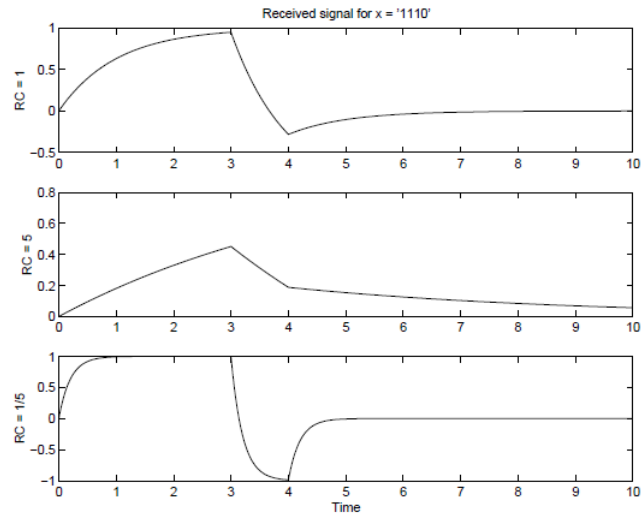
$$y(t) = y_p(t) + y_p(t-1) + y_p(t-2) + y_p(t-3)$$

(2) Για  $h(t) = \delta(t)$  (σχήμα 18).

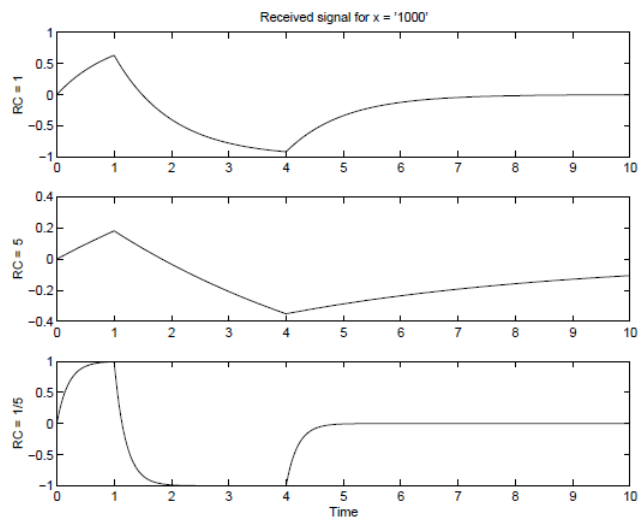
$$x(t) = p(t) - p(t-1) - p(t-2) - p(t-3)$$

$$y(t) = y_p(t) - y_p(t-1) - y_p(t-2) + y_p(t-3)$$

Από τα σχήματα (17),(18) γίνεται ξεκάθαρο ότι όσο το  $T$  μικραίνει, τόσο αυξάνεται η διασυμβολική παρεμβολή στο τηλεπικοινωνιακό σύστημα. Τα bits επικαλύπτονται και γίνεται δύσκολη η απόφαση για το αν τελικά έχει μεταδοθεί το bit '1' ή '0'.



Σχήμα 17:



Σχήμα 18: