

• Αντίστροφο Σύστημα

- Το αντίστροφο σύστημα ενός δοθέντος ΓΧΑ συστήματος με κρουστική απόκριση $h(t)$ ικανοποιεί τη σχέση:

$$h(t) * h_{inv}(t) = \delta(t)$$

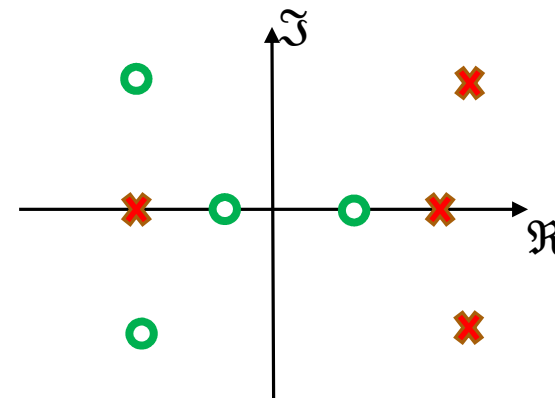
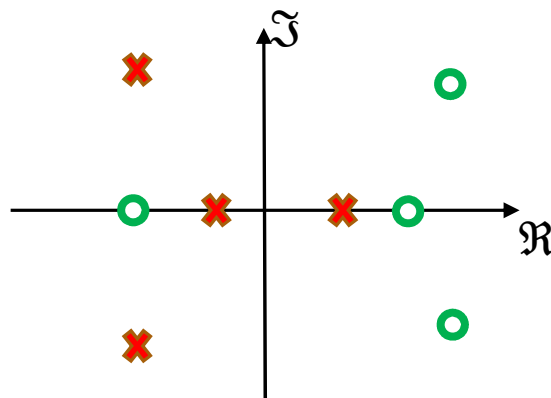
$x(t) * (h(t) * h_{inv}(t)) = x(t) * \delta(t) = x(t)$

- Στο χώρο του Laplace:

$$H(s)H_{inv}(s) = 1, \quad R_H \cap R_{H_{inv}} \neq \emptyset$$

- Στο αντίστροφο σύστημα, οι πόλοι και τα μηδενικά του αρχικού συστήματος γίνονται μηδενικά και πόλοι του αντιστρόφου συστήματος, αντίστοιχα

$$H(s) = A \frac{\prod_{i=1}^M (s - c_i)}{\prod_{k=1}^N (s - d_k)} \rightarrow H_{inv}(s) = \frac{1}{H(s)} = \frac{1}{A} \frac{\prod_{k=1}^N (s - d_k)}{\prod_{i=1}^M (s - c_i)}$$



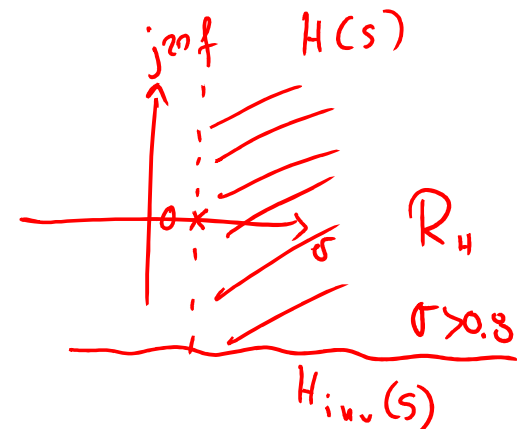
• Αντίστροφο Σύστημα

• Παράδειγμα:

○ Έστω το ΓΧΑ σύστημα με

$$H(s) = \frac{s - \frac{1}{2}}{s - \frac{4}{5}}$$

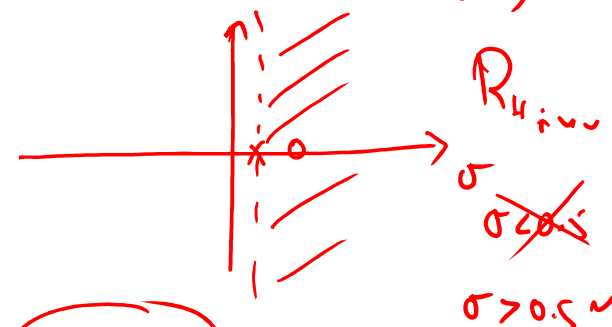
$$\sigma > \frac{4}{5} = 0.8$$



Βρείτε το αντίστροφο σύστημα $h_{inv}(t)$.

$$H_{inv}(s) = \frac{s - 4/5}{s - 1/2}$$

$$R_{H_{inv}} : \sigma > 0.5$$



$$\begin{array}{r|l} s - 4/5 & s - 1/2 \\ -s + 1/2 & \downarrow \\ \hline & -3/10 \end{array}$$

$$\Rightarrow H_{inv}(s) = 1 - \frac{3}{10} \frac{1}{s - 1/2} \Rightarrow \sigma > 1/2$$

$$\Rightarrow h_{inv}(t) = \delta(t) - \frac{3}{10} e^{1/2 t} u(t)$$

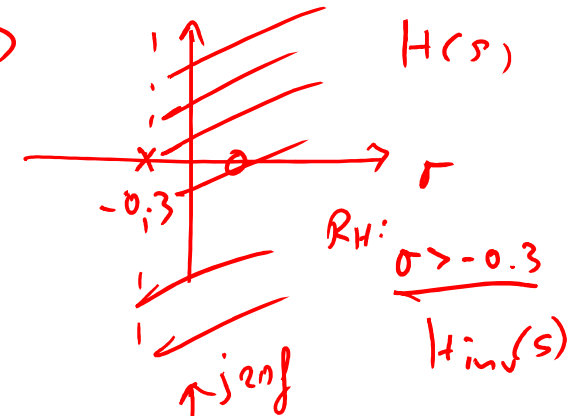
• Αντίστροφο Σύστημα

• Παράδειγμα:

○ Έστω το ΓΧΑ σύστημα με

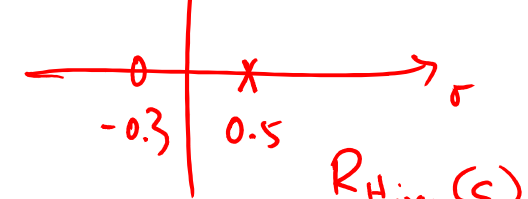
$$H(s) = \frac{s - \frac{1}{2}}{s + \frac{3}{10}}, \quad \sigma > -\frac{3}{10}$$

Είναι
και
Ευσταθές
Αιτιατό



Βρείτε το αντίστροφο σύστημα $h_{inv}(t)$.

$$H_{inv}(s) = \frac{s + 0.3}{s - 0.5}$$

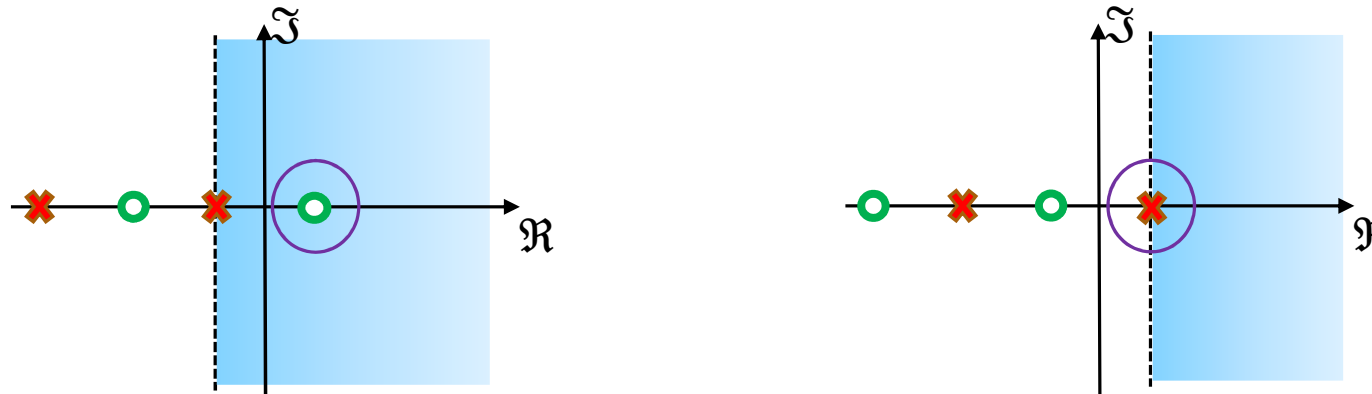


- ① $R_H \cap R_{inv}(s) = \sigma > 0.5$
 - ② $R_H \cap R_{inv}(s) = -0.3 < \sigma < 0.5$
- ⇒
- ① $R_{H_{inv}(s)} = \sigma > 0.5$
 - ② $\sigma < 0.5$

- ⇒
- ① → { Αιτιατό, αστάθης
 { όχι Ευσταθές
 - ② → { Μη Αιτιατό, αστάθης
 { Ευσταθές

• Συστήματα Ελάχιστης Φάσης

- Από το προηγούμενο παράδειγμα, είδαμε ότι μπορεί να μην μπορούμε να έχουμε ευσταθές και αιτιατό αντίστροφο σύστημα (ταυτόχρονα), ακόμα κι αν το σύστημά μας είναι ευσταθές και αιτιατό!
- **Ερώτηση:** τι πρέπει να ισχύει για ένα ΓΧΑ σύστημα με ρητή συνάρτηση μεταφοράς έτσι ώστε αν αυτό είναι ευσταθές και αιτιατό, να έχει ευσταθές και αιτιατό αντίστροφο σύστημα?
- Ας το δούμε με ένα παράδειγμα



- Ένα ευσταθές και αιτιατό ΓΧΑ σύστημα έχει ευσταθές και αιτιατό αντίστροφο σύστημα μόνον όταν όλοι πόλοι και όλα τα μηδενικά του συστήματος βρίσκονται στο αριστερό ημιεπίπεδο!
- Αυτά τα συστήματα ονομάζονται ελάχιστης φάσης (minimum phase)
 - ...για λόγους που δεν είναι εμφανείς 😊

• **Συστήματα All-pass**

- Μια επίσης σημαντική κατηγορία συστημάτων είναι τα συστήματα all-pass
 - Ολοπερατά (in Greek ☺), δηλ. αφήνουν να περάσουν **όλες** οι συχνότητες στην έξοδο
- Η απόκριση πλάτους τους δίνεται ως

$$|H_{ap}(f)| = 1, \quad \forall f$$

- Προφανώς η απόκριση φάσης τους είναι μη σταθερή
- Στο χώρο του Laplace:

$$H_{ap}(s) = \prod_{k=1}^M \frac{s + a_k^*}{s - a_k} \Rightarrow H_{ap}(f) = \prod_{k=1}^M \frac{j2\pi f + a_k^*}{j2\pi f - a_k}$$

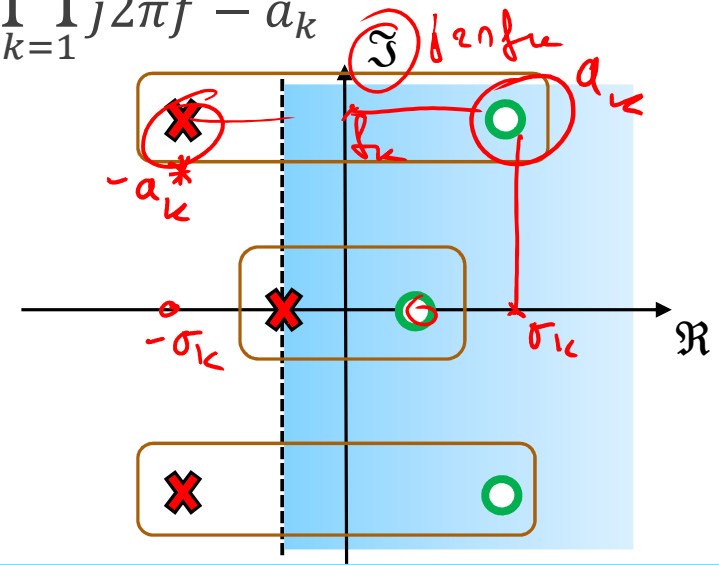
- Οι πόλοι και τα μηδενικά ενός all-pass συστήματος βρίσκονται σε ζεύγη $(a_k, -a_k^*)$, δηλ. εκατέρωθεν του φανταστικού άξονα

- Με ίδιο φανταστικό αλλά αντίθετο πραγματικό μέρος

$$a_k = \sigma_k + j2\pi f_{c_k}$$

$$-a_k = -\sigma_k - j2\pi f_{c_k}$$

$$-a_k^* = -\sigma_k + j2\pi f_{c_k}$$



- Παραγοντοποίηση Ελάχιστη Φάση x All-pass

$$H(s) = H_{min}(s) \cdot H_{All}(s)$$

- Μπορούμε να παραγοντοποιήσουμε κάθε ΓΧΑ σύστημα σε ένα σύστημα ελάχιστης φάσης και ένα all-pass:

$$H(s) = H_{ap}(s)H_{min}(s)$$

- Γιατί είναι χρήσιμη μια τέτοια παραγοντοποίηση?
- Απόκριση πλάτους:

$$|H(s)| \Big|_{s=j2\pi f} = |H_{ap}(s)| |H_{min}(s)| \Big|_{s=j2\pi f}$$

δηλ:

$$|H(f)| = |H_{ap}(f)| |H_{min}(f)| = 1 \cdot |H_{min}(f)| = |H_{min}(f)|$$

- Το σύστημα ελάχιστης φάσης έχει **την ίδια απόκριση πλάτους** με το ΓΧΑ σύστημα!
 - Προφανώς όμως δε θα έχει την ίδια απόκριση φάσης

- Απόκριση φάσης:

$$\angle H(f) = \angle H_{ap}(f) \oplus \angle H_{min}(f)$$

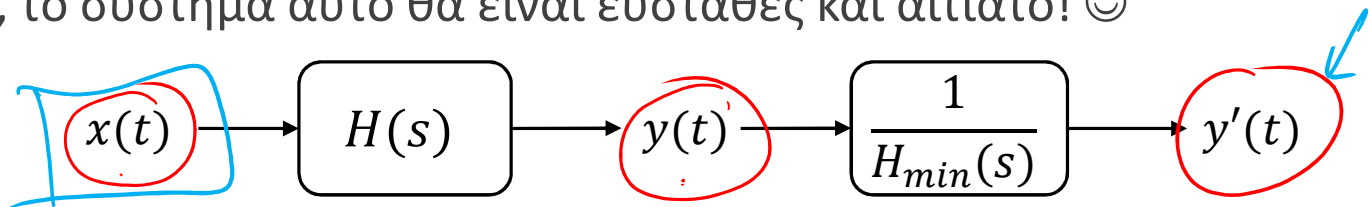
• Παραγοντοποίηση Ελάχιστη Φάση + All-pass

• Επιστρέφοντας στο πρόβλημα...

• Αν το σύστημα $\frac{1}{H(s)}$ δεν είναι ευσταθές και αιτιατό, τότε δεν μπορούμε να το υλοποιήσουμε

• Μπορούμε όμως να υλοποιήσουμε το $\frac{1}{H_{min}(s)}$!!

• Εγγυημένα, το σύστημα αυτό θα είναι ευσταθές και αιτιατό! ☺



$H(s) = H_{min}(s) \cdot H_{ap}(s)$

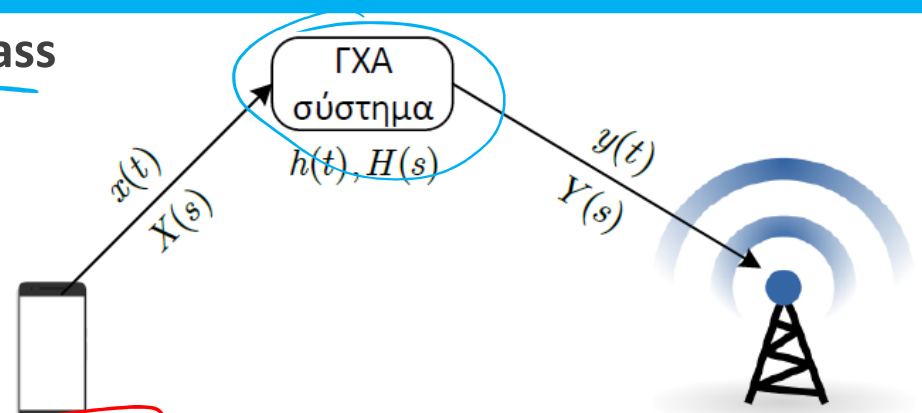
• Τι συμβαίνει στην έξοδο της παραπάνω διάταξης?

$$Y'(s) = Y(s) \frac{1}{H_{min}(s)} = H(s)X(s) \frac{1}{H_{min}(s)} = \left[\frac{H_{min}(s) \cdot H_{ap}(s)}{H_{min}(s)} \right] X(s) = H_{ap}(s) \cdot X(s)$$

• Στο χώρο του Fourier:

$$|Y'(f)| = \frac{1}{|H_{min}(f)|} |X(f)| = |X(f)|$$

Handwritten notes in blue: $|Y'(f)| = |H_{ap}(f)| |X(f)| \Rightarrow |Y'(f)| = |X(f)|$



- Παραγοντοποίηση **Ελάχιστη Φάση + All-pass**

- Στο χώρο του Fourier:

$$|Y'(f)| = \cancel{|H(f)|} \frac{1}{\cancel{|H_{min}(f)|}} |X(f)| = |X(f)|$$

- **Πλήρης** ακύρωση της απόκρισης πλάτους του καναλιού!
- Το λαμβανόμενο σήμα έχει **ακριβώς το ίδιο φάσμα πλάτους** με αυτό που έφυγε από τον πομπό! 😊
- Προφανώς, η φάση του ληφθέντος σήματος θα διαφέρει από αυτή του πομπού
- Ας δούμε πόσο:

$$\angle Y'(f) = \angle H(f) - \angle H_{min}(f) + \angle X(f) = \angle H_{ap}(f) + \angle X(f)$$

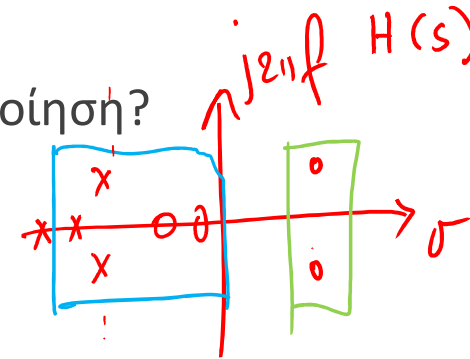
- Ανάλογα με την εφαρμογή, η διαταραχή στη φάση μπορεί να είναι ανεπαίσθητη ή αρκετά σοβαρή
- Σε επικοινωνίες φωνής, δεν αποτελεί σοβαρό πρόβλημα...

• Παραγοντοποίηση Ελάχιστη Φάση + All-pass

• Πως κάνουμε αυτήν την τόσο σημαντική παραγοντοποίησή?

• Τρια βήματα:

$$H(s) = H_{min}(s) \cdot H_{all}(s)$$

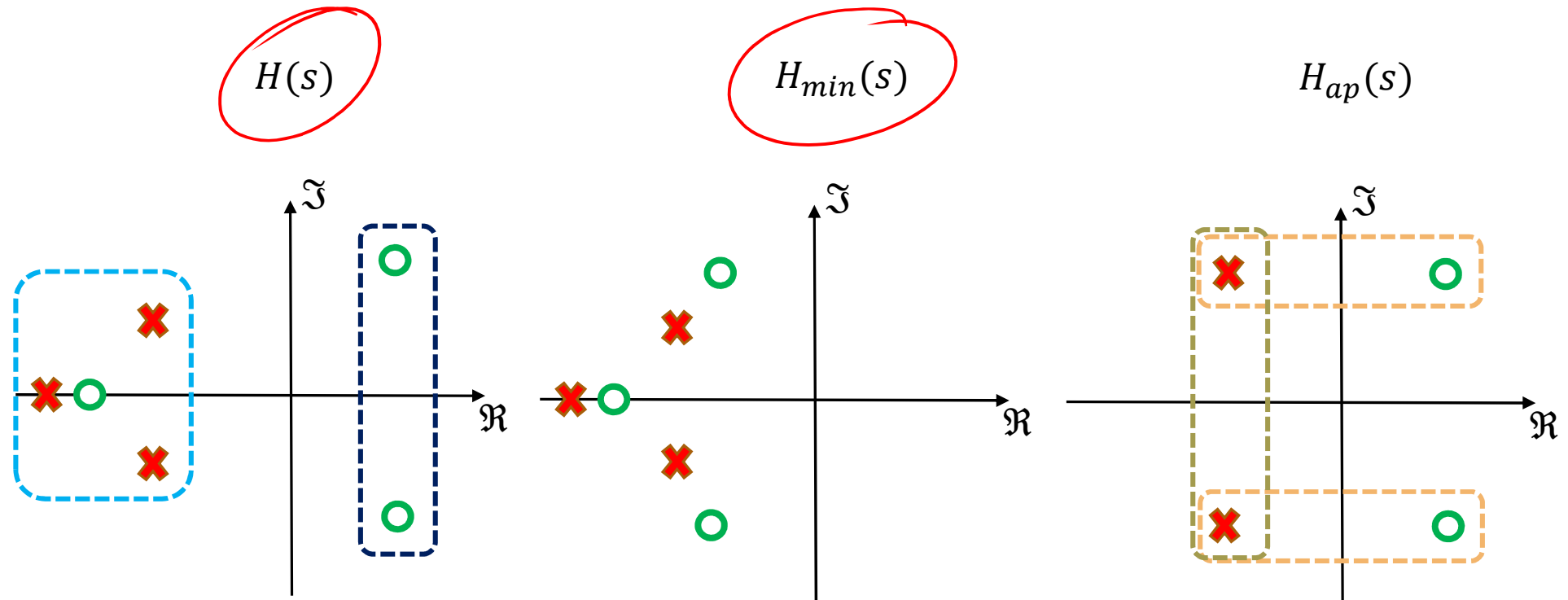


Παραγοντοποίηση σε Ελάχιστης Φάσης και all-pass

1. Οι πόλοι και τα μηδενικά του αριστερού μιγαδικού επιπέδου μεταφέρονται στο σύστημα Ελάχιστης Φάσης.
2. Τα μηδενικά του δεξιού μιγαδικού επιπέδου μεταφέρονται στο σύστημα all-pass. Για να είναι αυτό έγκυρο all-pass σύστημα, προσθέτουμε πόλους σε συμμετρικές θέσεις εκατέρωθεν του άξονα των φανταστικών.
3. Οι πόλοι που προστέθηκαν στο all-pass σύστημα πρέπει να ακυρωθούν στο σύστημα Ελάχιστης Φάσης. Έτσι, προσθέτουμε μηδενικά στο τελευταίο σύστημα, στις ίδιες ακριβώς θέσεις με τους πόλους του all-pass συστήματος.



- Παραγοντοποίηση Ελάχιστη Φάση + All-pass
- Πως κάνουμε αυτήν την τόσο σημαντική παραγοντοποίηση?
- Τρια βήματα:



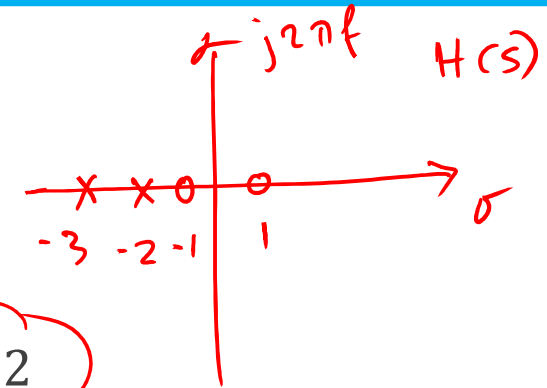
• Παραγοντοποίηση Ελάχιστη Φάση + All-pass

• Παράδειγμα:

○ Έστω το ΓΧΑ σύστημα με συνάρτηση μεταφοράς

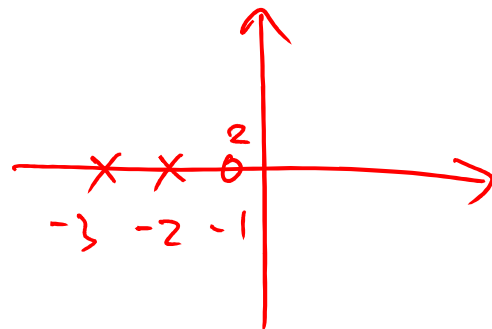
$$H(s) = \frac{(s - 1)(s + 1)}{(s + 2)(s + 3)}$$

$\sigma > -2$



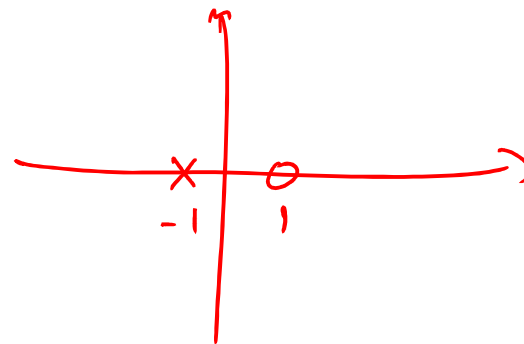
Παραγοντοποιήστε το σε ελάχιστης φάσης και all-pass.

$H_{min}(s)$



$$H_{min}(s) = \frac{(s+1)^2}{(s+2) \cdot (s+3)}$$

$H_{ap}(s)$



$$H_{ap}(s) = \frac{s-1}{s+1} \Rightarrow H_{min}(s) \cdot H_{ap}(s) = H(s)$$

HY215 - Εφαρμοσμένα Μαθηματικά για Μηχανικούς

ΔΙΑΛΕΞΗ 14^Η

- Συσχετίσεις και Φασματικές Πυκνότητες



Τι περιέχει το ΗΥ215?



1^ο Κομμάτι

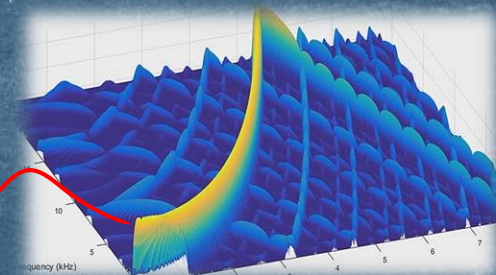
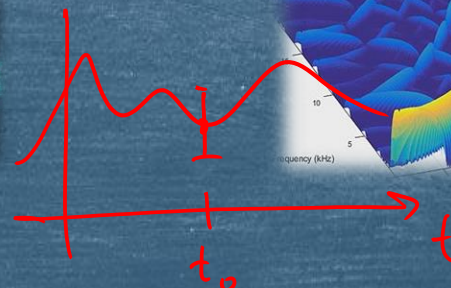
- ▶ Μιγαδικοί αριθμοί
- ▶ Σήματα - Συστήματα
- ▶ Διαφορικές Εξισώσεις ως Συστήματα
- ▶ Σειρές Fourier
- ▶ Μετασχηματισμός Fourier



2^ο Κομμάτι

- ▶ Μετασχηματισμός Laplace
- ▶ Συσχετίσεις και Φασματικές Πυκνότητες
- ▶ Τυχαία Σήματα
- ▶ Δειγματοληψία

$$x(t) \rightarrow X(\omega) \rightarrow H(\omega)$$



• Συσχετίσεις και Φασματικές Πυκνότητες

- Ως τώρα μελετήσαμε σήματα και την επίδραση των συστημάτων επάνω τους
 - Μελετήσαμε μεμονωμένα σήματα και συστήματα

- Θα ήταν ενδιαφέρον να μελετήσουμε και τις *ομοιότητες* μεταξύ σημάτων

- Παράδειγμα εφαρμογής

- Ανίχνευση απόστασης στόχου

- Έννοια της *συσχέτισης*

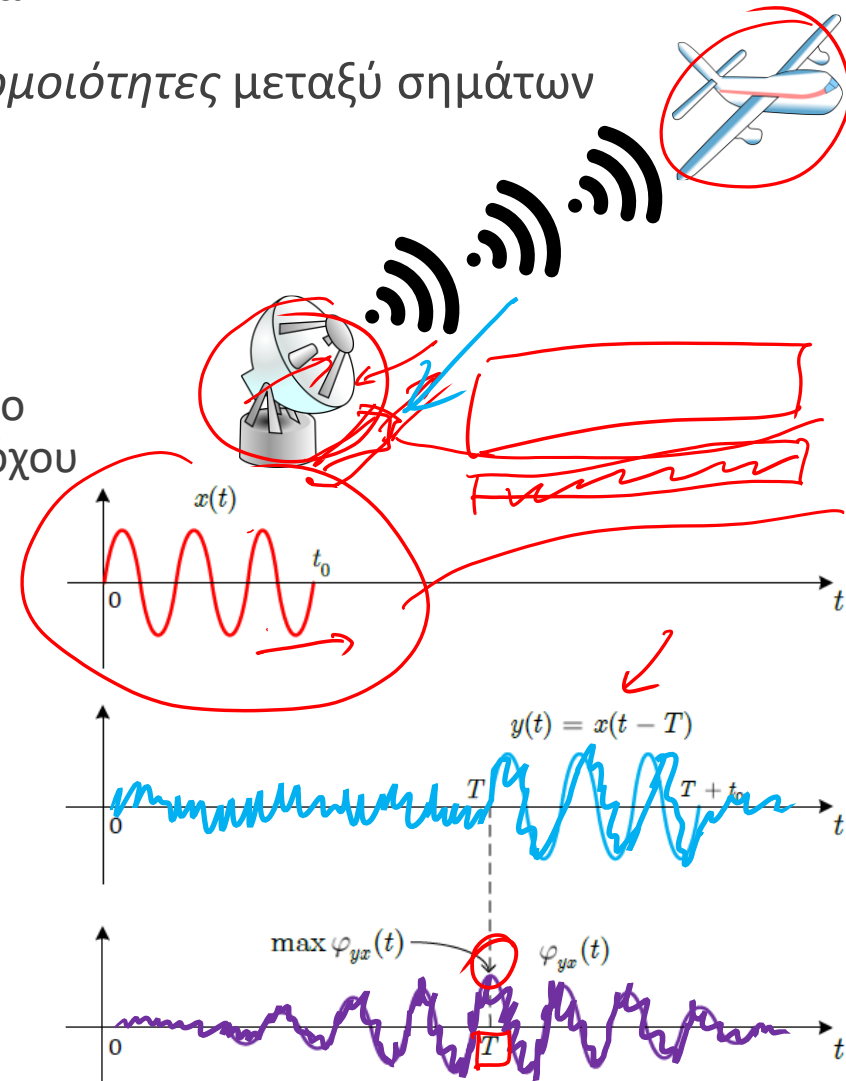
- Το ανακλώμενο σήμα πρέπει να συσχετιστεί με το εκπεμφθέν για βρεθεί τόσο η παρουσία ενός στόχου όσο και η απόστασή του από τη θέση αναφοράς

- Βρίσκει την *ομοιότητα* των δυο σημάτων στο πεδίο του χρόνου

- Έννοια της *φασματικής πυκνότητας*

- Αποτελεί την εικόνα των συσχετίσεων στο χώρο του Fourier

- Δείχνει την *κατανομή της ενέργειας ή ισχύος ενός σήματος ή την από κοινού κατανομή δυο σημάτων* ανά συχνότητα



- **Συσχετίσεις**
- **Αυτοσυσχέτιση και Ετεροσυσχέτιση**
- Η αυτοσυσχέτιση συσχετίζει ένα σήμα (περιοδικό ή μη, ενέργειας ή ισχύος) *με τον εαυτό του*
 - Συνάρτηση του χρόνου (μετατόπισης) που εκφράζει την ομοιότητα του σήματος σε σχέση με μετατοπισμένες «εκδόσεις» (καθυστερήσεις) του εαυτού του
 - Η συνάρτηση παίρνει μέγιστη τιμή εκεί που η ομοιότητα είναι «μέγιστη»
- Η ετεροσυσχέτιση συσχετίζει δυο σήματα (περιοδικά ή μη, ενέργειας ή ισχύος) *μεταξύ τους*
 - Συνάρτηση του χρόνου (μετατόπισης) που εκφράζει την ομοιότητα ενός σήματος σε σχέση με μετατοπισμένες «εκδόσεις» ενός άλλου σήματος
 - Η συνάρτηση παίρνει μέγιστη τιμή εκεί που η ομοιότητα είναι «μέγιστη»
- Είναι βολικό να μελετήσουμε τις συσχετίσεις ανάλογα με το είδος του σήματος
 - Περιοδικά σήματα
 - Σήματα ισχύος
 - Σήματα ενέργειας

- Συσχετίσεις

- Περιοδική Αυτοσυσχέτιση

- Ορισμός:

$$C_x(\tau) = \int x(t) x(\tau - t) dt = x(t) * x(t)$$

$$\phi_x(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x^*(t) x(t + \tau) dt$$

- Γνωρίζουμε το ανάπτυγμα σε Σειρά Fourier ενός σήματος ως

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

$$f_0 = \frac{1}{T_0}$$

$$X_k = |X_k| \cdot e^{j\phi_k}$$

- Αντικαθιστώντας και κάνοντας πράξεις καταλήγουμε στη σχέση

$$\phi_x(\tau) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} |X_k|^2 e^{j2\pi k f_0 \tau}$$

- Περιοδική συνάρτηση με την ίδια περίοδο!

- «Τυφλή» ως προς την αρχική φάση του περιοδικού σήματος

- Συσχετίσεις

- Παράδειγμα:

○ Βρείτε την αυτοσυσχέτιση του σήματος $x(t) = A \cos(2\pi f_0 t + \theta)$

$$x(t) = \underbrace{\frac{A}{2} e^{j\theta}}_{X_+} e^{j2\pi f_0 t} + \underbrace{\frac{A}{2} e^{-j\theta}}_{X_-} e^{-j2\pi f_0 t}$$

$$\begin{aligned} \varphi_x(\tau) &= |X_+|^2 e^{j2\pi f_0 \tau} + |X_-|^2 e^{-j2\pi f_0 \tau} = \frac{A^2}{4} e^{j2\pi f_0 \tau} + \frac{A^2}{4} e^{-j2\pi f_0 \tau} \\ &= \frac{A^2}{2} \underbrace{\frac{e^{j2\pi f_0 \tau} + e^{-j2\pi f_0 \tau}}{2}}_{\cos(2\pi f_0 \tau)} = \frac{A^2}{2} \cos(2\pi f_0 \tau) \end{aligned}$$

- Συσχετίσεις

- Περιοδική Ετεροσυσχέτιση

$$x(t) = x(t + T_0)$$

$$y(t) = y(t + T_0)$$

- Ορισμός:

$$\phi_{xy}(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x^*(t) y(t + \tau) dt \quad , \quad \phi_{yx}(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} y^*(t) x(t + \tau) dt$$

- Γνωρίζουμε το ανάπτυγμα σε Σειρά Fourier ενός σήματος ως

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} \quad , \quad y(t) = \sum_{l=-\infty}^{+\infty} Y_l e^{j2\pi l f_0 t}$$

- Αντικαθιστώντας και κάνοντας πράξεις καταλήγουμε στις σχέσεις

$$\phi_{xy}(\tau) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k^* Y_k e^{j2\pi k f_0 \tau} \quad , \quad \phi_{yx}(\tau) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k Y_k^* e^{j2\pi k f_0 \tau}$$

- Περιοδική συνάρτηση με την ίδια περίοδο!

- Προφανώς αν $y(t) = x(t)$ παίρνουμε τις σχέσεις της αυτοσυσχέτισης

- Συσχετίσεις
- Σήματα Ενέργειας

- Αυτοσυσχέτιση:

$$\phi_x(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} x^*(t)x(t+\tau)dt$$

- Ετεροσυσχέτιση:

$$\phi_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} x^*(t)y(t+\tau)dt \quad , \quad \phi_{yx}(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} y^*(t)x(t+\tau)dt$$

- Είναι εμφανές ότι ο ορισμός της συσχέτισης για σήματα ενέργειας μοιάζει πολύ με τον ορισμό της συνέλιξης:

$$c_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)x(\tau-t)dt = \underline{x(\tau) * y(\tau)}$$

- Μπορούμε να δείξουμε ότι:

$$\phi_x(\tau) = x^*(-\tau) * x(\tau)$$

$$\phi_{xy}(\tau) = x^*(-\tau) * y(\tau)$$

$$\phi_{yx}(\tau) = y^*(-\tau) * x(\tau)$$

Η συσχέτιση είναι μια συνέλιξη **χωρίς** τη χρονική αντιστροφή στην προεργασία των πράξεων

- Προφανώς αν τα σήματα είναι πραγματικά, $x^*(\tau) = x(\tau)$

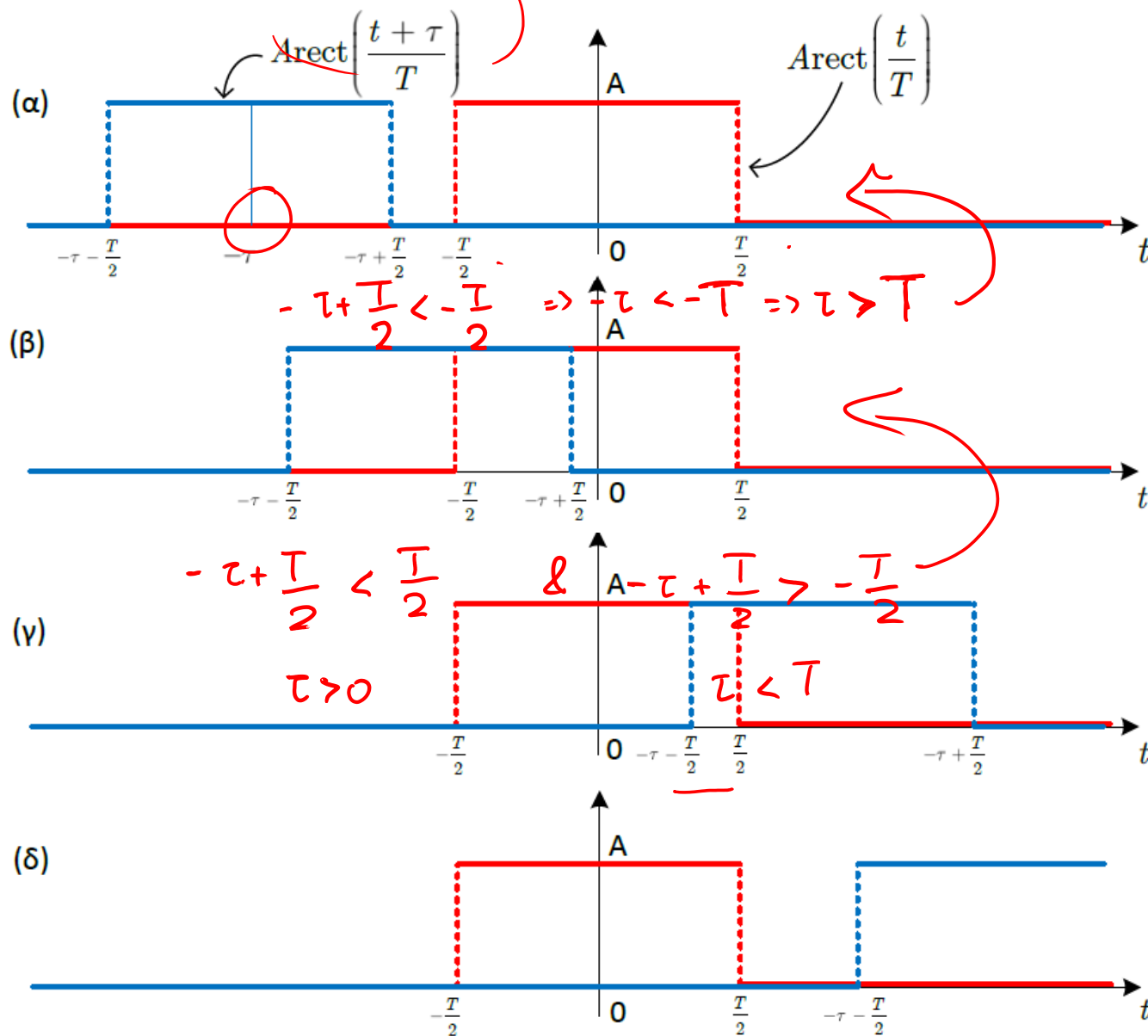
• Συσχετίσεις

• Παράδειγμα:

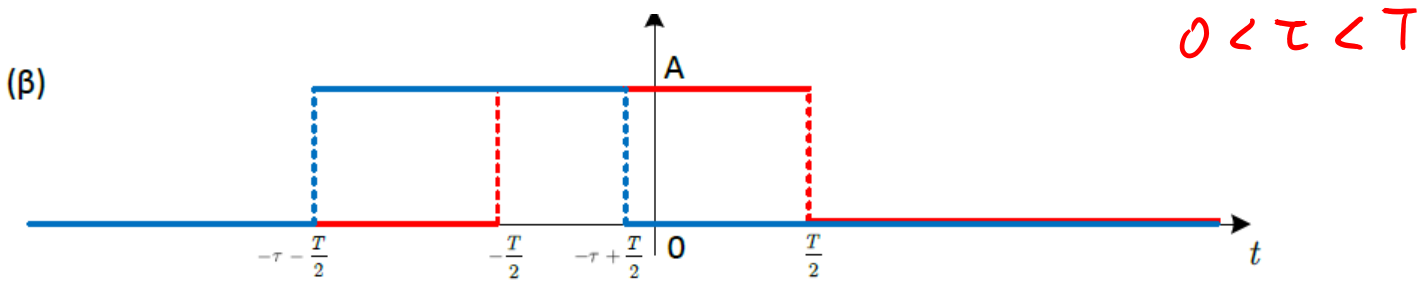
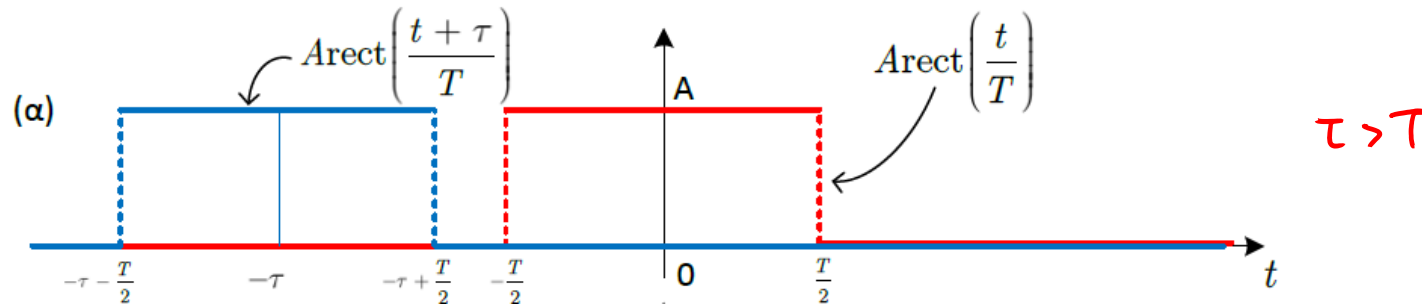
○ Έστω

$x(t) = \text{Arect}\left(\frac{t}{T}\right)$

βρείτε την αυτοσυσχέτιση του σήματος αυτού.

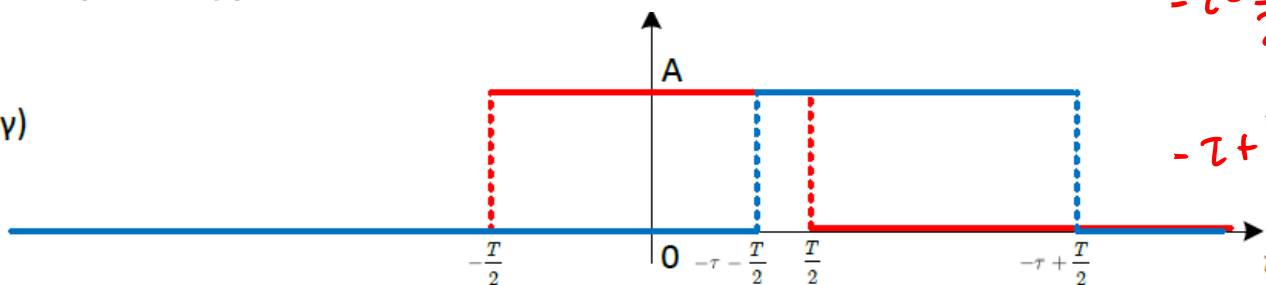


- Συσχετίσεις
- Παράδειγμα:



- Συσχετίσεις
- Παράδειγμα:

(γ)

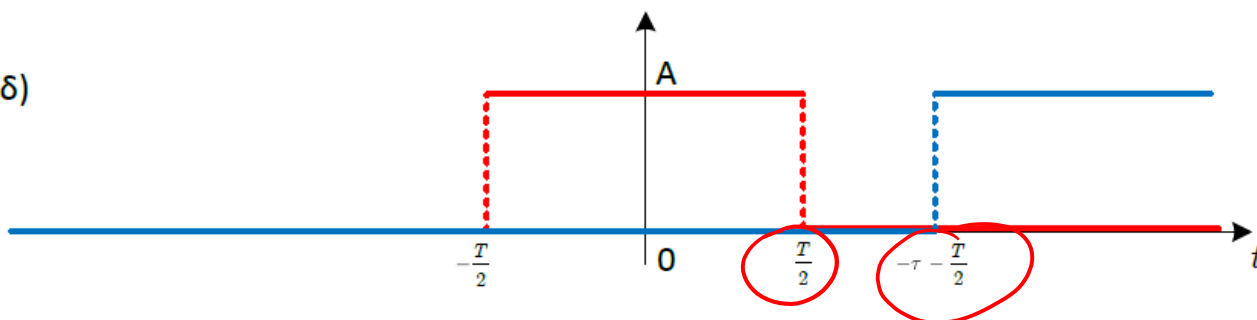


$$-\tau - \frac{T}{2} < \frac{T}{2} \Rightarrow -\tau < T \Rightarrow \tau > -T$$

$$-\tau + \frac{T}{2} > \frac{T}{2} \Rightarrow \tau < 0$$

$$-T < \tau < 0$$

(δ)



$$-\tau - \frac{T}{2} > \frac{T}{2} \Rightarrow -\tau > T \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \tau < -T$$

- Συσχετίσεις
- Σήματα Ισχύος (απεριοδικά)
- Αυτοσυσχέτιση:

$$\underline{\phi_x(\tau)} = \lim_{T \rightarrow +\infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x^*(t)x(t+\tau)dt$$

- Ετεροσυσχέτιση:

$$\underline{\phi_{xy}(\tau)} = \lim_{T \rightarrow +\infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x^*(t)y(t+\tau)dt$$

$$\underline{\phi_{yx}(\tau)} = \lim_{T \rightarrow +\infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} y^*(t)x(t+\tau)dt$$

- Προφανώς το T εδώ είναι μια οποιαδήποτε διάρκεια
- Ξανά η συζυγία παραλείπεται όταν έχουμε να κάνουμε με πραγματικά σήματα

- Συσχετίσεις

- Ιδιότητες

1) Ισχύει ότι

$$\phi_x(\tau) = \phi_x(-\tau)$$

2) Ισχύει ότι

$$|\phi_x(\tau)| \leq \phi_x(0) = E_x$$

για σήματα ενέργειας

3) Ισχύει ότι

$$|\phi_x(\tau)| \leq \phi_x(0) = P_x$$

για σήματα ισχύος

4) Αν το σήμα $x(t)$ είναι περιοδικό, το ίδιο είναι και η αυτοσυσχέτισή του (με την ίδια περίοδο)

5) Η συνάρτηση αυτοσυσχέτισης δεν περιέχει πληροφορία για τη φάση του σήματος $|X_{1c}|^2$

6) Ισχύει ότι

$$\phi_{xy}(\tau) = \phi_{yx}^*(-\tau)$$

7) Αν η ετεροσυσχέτιση είναι μηδενική για κάθε $\tau \in \mathfrak{R}$, τα σήματα λέγονται ασυσχέτιστα

ΤΕΛΟΣ ΔΙΑΛΕΞΗΣ

