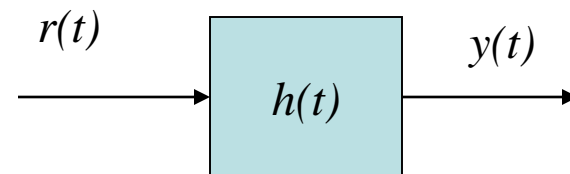


Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Μεγιστοποιεί το λόγο σήματος-προς-θόρυβο (SNR) στην έξοδό του
- Υποθέτουμε ότι ο θόρυβος είναι AWGN
- Το βέλτιστο φίλτρο είναι το προσαρμοσμένο φίλτρο

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Έστω ότι $r(t) = s(t) + n(t)$ όπου $n(t)$ λευκός θόρυβος με βασματική πυκνότητα ισχύος $N_0/2$ και $s(t)$ είναι σήμα περιορισμένης διάρκειας T
- Έστω ότι το σήμα $r(t)$ είναι είσοδος σε φίλτρο με κρουστική απόκριση $h(t)$
- Έστω y η έξοδος του φίλτρου



Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Το επιθυμητό σήμα στην έξοδο του φίλτρου είναι:
- Ο θόρυβος στην έξοδο του φίλτρου είναι:

$$y_s(t) = \int_0^t s(u)h(t-u) du$$

$$y_n(t) = \int_0^t n(u)h(t-u) du$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ο λόγος σήματος προς θόρυβο στην έξοδο είναι ίσος με:

$$\text{SNR} = \frac{y_s^2(t)}{E[y_n^2(t)]} = \frac{\left[\int_0^t s(u)h(t-u) \, du \right]^2}{E \left[\int_0^t s(u)h(t-u) \, du \right]^2}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Από τον ορισμό του λευκού θορύβου:

$$\begin{aligned} E[y_n^2(t)] &= \int_0^t \int_0^t E[n(v)n(u)]h(t-u)h(t-v) \, du \, dv \\ &= \int_0^t \int_0^t \frac{N_0}{2} \delta(u-v)h(t-u)h(t-v) \, du \, dv \\ &= \frac{N_0}{2} \int_0^t [h(t-u)]^2 \, du \end{aligned}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ο λόγος σήματος-προς-θόρυβο γράφεται:

$$\text{SNR} = \frac{\left[\int_0^t s(u)h(t-u) \, du \right]^2}{\frac{N_0}{2} \int_0^t [h(t-u)]^2 \, du}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Εφαρμόζουμε την ανισότητα Cauchy-Schwartz
- Αν S και Q είναι στοιχεία ενός χώρου Hilbert τότε ισχύει η ανισότητα

$$\langle S, Q \rangle^2 \leq |S|^2 |Q|^2$$

- Το ίσον ισχύει όταν τα στοιχεία S και Q είναι γραμμικώς εξηρητημένα, ήτοι: $S = cQ$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ανισότητα Cauchy-Schwartz για σήματα
- Αν S και Q είναι στοιχεία του χώρου Hilbert των τετραγωνικώς ολοκληρωσιμων συναρτήσεων. Τότε ισχύει η ανισότητα

$$\left[\int_0^t s(u)q(u) \, du \right]^2 \leq \int_0^t s(u)^2 \, du \int_0^t q(u)^2 \, du$$

- Το ίσον ισχύει όταν τα σήματα $s(t)$ και $q(t)$ είναι γραμμικώς εξηρητημένα, ήτοι: $s(t) = cq(t)$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Θυμόμαστε ότι ο αριθμητής του SNR είναι

$$\left[\int_0^t s(u)h(t-u) \, du \right]^2$$

- Θεωρούμε ότι το $h(t-u)$ είναι ίσο με το $cs(u)$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Αντικαθιστούμε $h(t-u) = cs(u)$

$$\text{SNR} = \frac{\left[c \int_0^t s^2(u) \, du \right]^2}{\frac{N_0 c^2}{2} \int_0^t s^2(u) \, du} = \frac{\int_0^t s^2(u) \, du}{\frac{N_0}{2}}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

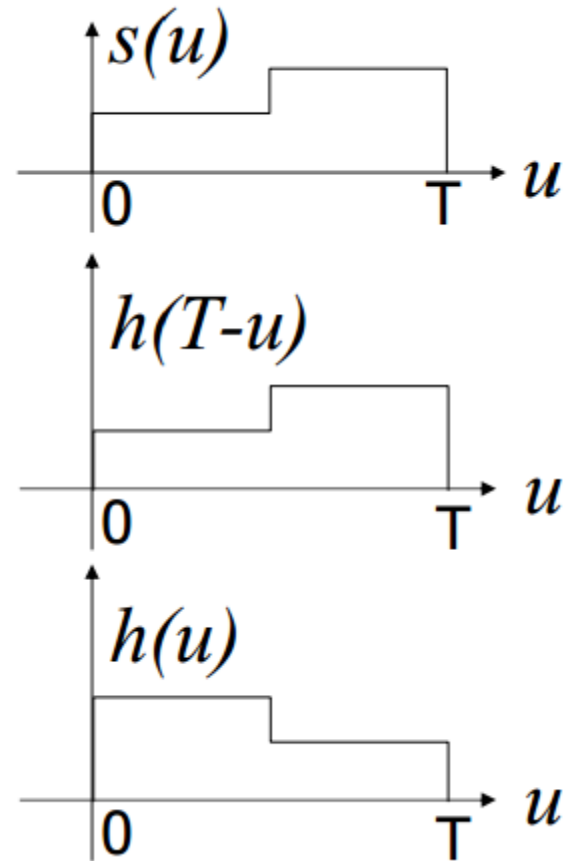
- Βελτιστοποίηση του t :
- Αν ο $s(t)$ έχει περιορισμένη διάρκεια T τότε το SNR βελτιστοποιείται θέτοντας $t = T$

$$\text{SNR}^{\text{OPT}} = \frac{\int_0^T s^2(u) \, du}{\frac{N_0}{2}} = \frac{2E_s}{N_0}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Η κρουστική απόκριση του προσαρμοσμένου φίλτρου προκύπτει από ανάκλαση και μετατόπιση του σήματος $s(u)$

- $h(T-u) = cs(u)$
ή
 $h(u) = cs(T-u)$



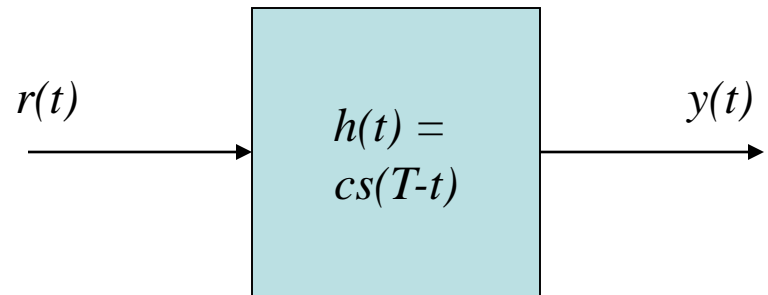
Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Μαθηματική ερμηνεία του προσαρμοσμένου φίλτρου (σαν εσωτερικό γινόμενο)

$$y(T) = \int_0^T h(u)r(T-u) \, du$$

$$= \int_0^T cs(T-u)r(T-u) \, du$$

$$c \int_0^T s(u)r(u) \, du = c \langle s, r \rangle$$



Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ποια η απόκριση του προσαρμοσμένου φίλτρου στο πεδίο της συχνότητας;
- Θεωρούμε το μετασχηματισμό Fourier της κρουστικής απόκρισης

$$H(f) = \int_0^T h(u) e^{-j2\pi fu} \, du$$

$$= c \int_0^T s(T - u) e^{-j2\pi fu} \, du$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Θέτουμε $r = T - u$;

$$H(f) = c \int_0^T s(T - u) e^{-j2\pi fu} \, du$$

$$= -c \int_T^0 s(r) e^{-j2\pi f(T-r)} \, dr$$

$$c e^{-j2\pi fT} \int_0^T s(r) e^{j2\pi fr} \, dr = c e^{-j2\pi fT} [S(f)]^*$$

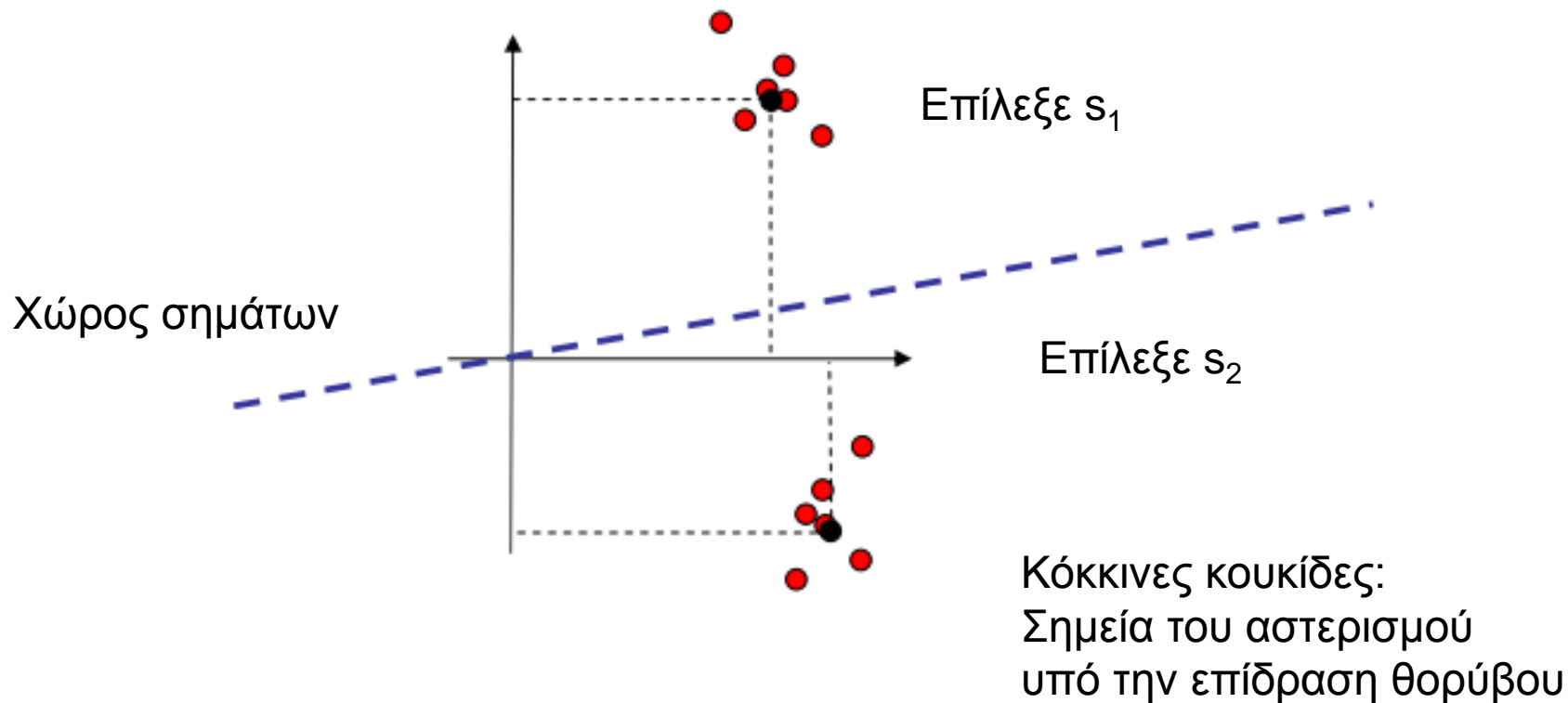
Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Το πλάτος της κρουστικής απόκρισης ενός προσαρμοσμένου φίλτρου είναι ο Μετασχηματισμός Fourier του σήματος πολλαπλασιασμένος επί μία σταθερά

$$|H(f)| = c |S(f)|$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ποια η σχέση του προσαρμοσμένου φίλτρου με την βέλτιστη ανίχνευση;



Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ο ανιχνευτής ελάχιστης απόστασης είναι δυνατό να γραφτεί ως εξής:
- Αναπτύσσουμε την απόσταση μεταξύ του σήματος λήψης \mathbf{r} και των σημείων του αστερισμού \mathbf{s}_m (χωρίς θόρυβο)

$$\|\mathbf{r} - \mathbf{s}_m\|^2 = \|\mathbf{r}\|^2 + \|\mathbf{s}_m\|^2 - 2\langle \mathbf{r}, \mathbf{s}_m \rangle$$

$$\hat{m}_{opt} = \arg \min_m \left[E_m - 2\langle \mathbf{r}, \mathbf{s}_m \rangle \right]$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Ο ανιχνευτής ελάχιστης απόστασης είναι δυνατό να υλοποιηθεί σαν μία τράπεζα από προσαρμοσμένα φίλτρα:

$$\begin{aligned}\hat{m}_{opt} &= \arg \min_m \left[E_m - 2 \langle \mathbf{r}, \mathbf{s}_m \rangle \right] \\ &= \arg \max_m \left[\langle \mathbf{r}, \mathbf{s}_m \rangle \right] \\ &= \arg \max_m \int_0^T r(t) s_m(t) dt\end{aligned}$$

Προσαρμοσμένο Φίλτρο

- Περίληψη:
 1. Όταν η είσοδος είναι σήμα και λευκός θόρυβος τότε το φίλτρο που μεγιστοποιεί το λόγο σήματος προς θόρυβο είναι το προσαρμοσμένο φίλτρο
 2. Η απόδειξη είναι άμεση εφαρμογή της ανισότητας Cauchy Schwartz
 3. Το μέτρο της συνάρτησης μεταφοράς του φίλτρου έχει το ίδιο σχήμα με το μέτρο του σήματος στο πεδίο της συχνότητας
 4. Ο δέκτης ελάχιστης απόστασης σε ένα ψηφιακό τηλεπικοινωνιακό σύστημα υλοποιείται σαν μία τράπεζα προσαρμοσμένων φίλτρων