

Συμπίεση Δεδομένων

2013-2014

Κωδικοποίηση ζωνών συχνοτήτων

Φαινόμενο Μπλόκ (Blocking Artifact)

- ▶ Η χρήση παραθύρων για την εφαρμογή των μετασχηματισμών δημιουργεί το φαινόμενο μπλόκ
- ▶ Μειώνεται η ποιότητα της εικόνας
- ▶ Γίνεται ιδιαίτερα αντιληπτό όταν μία εικόνα υφίσταται μεγέθυνση



Κωδικοποίηση ζώνης

Δ8

- ▶ Η εικόνα ή το σήμα διαχωρίζεται σε ένα πλήθος σημάτων σε διαφορετικές συχνοτικές ζώνες με χρήση κατάλληλων φίλτρων
- ▶ Κωδικοποίηση ζώνης με βάση τα χαρακτηριστικά του σήματος στη συγκεκριμένη ζώνη
- ▶ Βελτιστοποίηση
 - ▶ Υπάρχει διαφορά στην αντίληψη των τμημάτων ενός σήματος σε διαφορετικές συχνοτικές ζώνες

Συστάδες φίλτρων

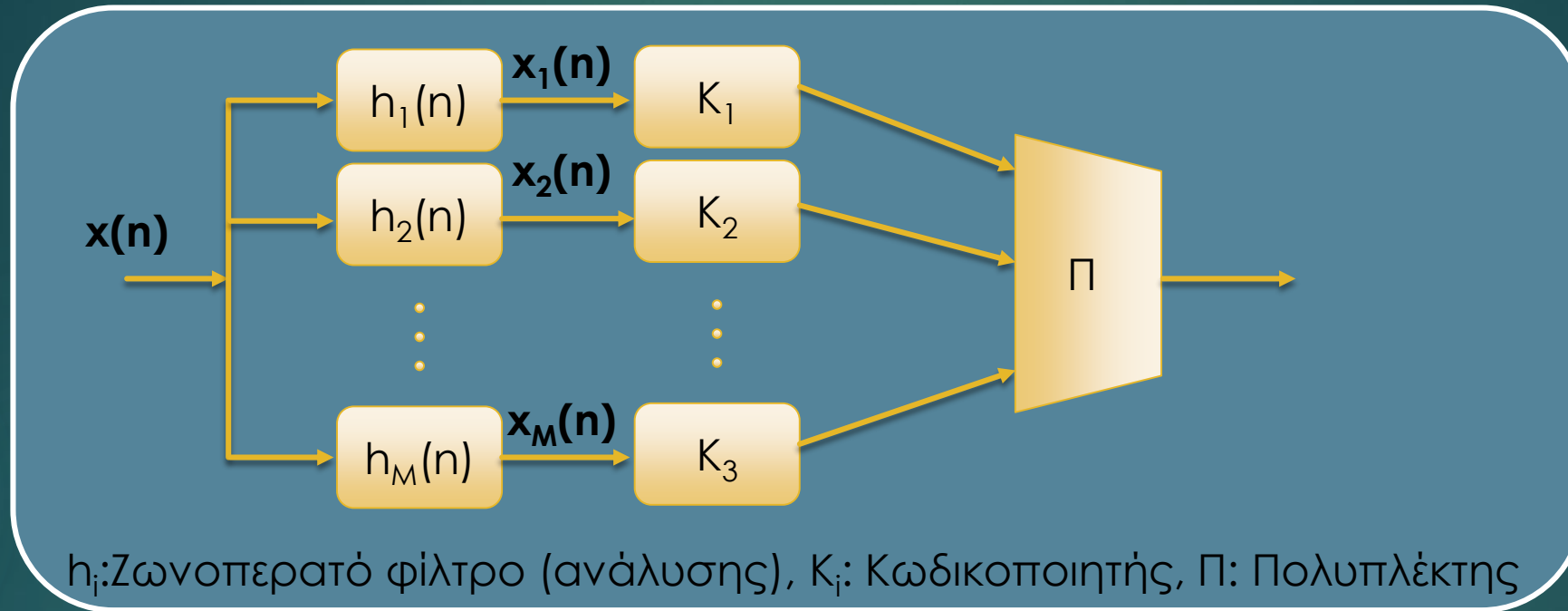
Δ8



- ▶ Οι μη επικαλυπτόμενες ζώνες προκαλούν απώλεια πληροφορίας
- ▶ Οι επικαλυπτόμενες ζώνες αυξάνουν τον πλεονασμό

Συστάδες φίλτρων

Δ8



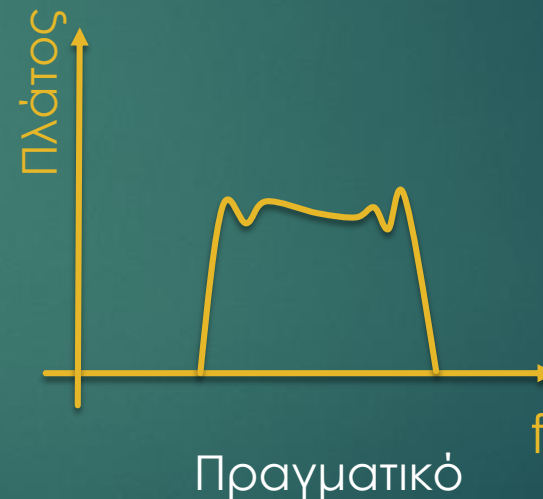
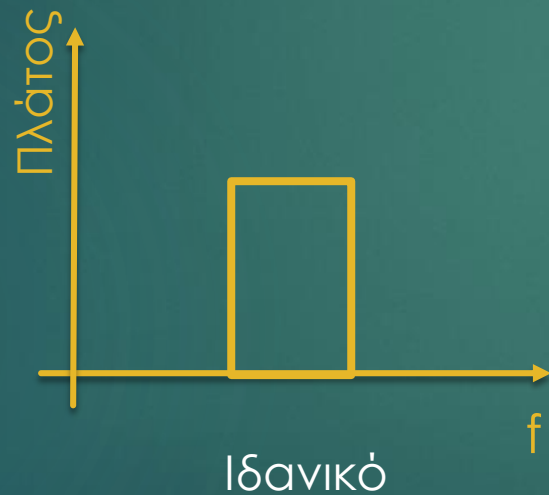
► Μειονεκτήματα

- Δεν υπάρχουν ιδανικά ζωνοπερατά φίλτρα
- Η είσοδος και η έξοδος κάθε φίλτρου έχουν τον ίδιο ρυθμό, άρα στην έξοδο ο ρυθμός θα είναι $M \cdot f_s$

Ζωνοπερατά φίλτρα

Δ8

- ▶ Ο διαχωρισμός μπορεί να γίνει με χρήση φίλτρων



- ▶ Περιγραφή με εξίσωση διαφορών:

$$y(n) = \sum_{k=0}^M a_k \cdot x(n - k) + \sum_{l=1}^N b_l \cdot y(n - l)$$

- ▶ Αν $b_l = 0 \forall l \in [1, N]$, το φίλτρο είναι FIR
- ▶ Αν $\exists l \in [1, N] : b_l \neq 0$, το φίλτρο είναι IIR

- ▶ Στην κωδικοποίηση ζώνης χρησιμοποιείται πλήθος φίλτρων για την αποσύζευξη των σημάτων
- ▶ Αύξηση του πλήθους των συντελεστών του φίλτρου
 - ▶ Αυξάνει την ικανότητα αποσύζευξης του φίλτρου
 - ▶ Αυξάνει την υπολογιστική πολυπλοκότητα του φίλτρου
- ▶ Η αποτελεσματικότητα ενός φίλτρου εξαρτάται και από τον τύπο του για φίλτρα με το ίδιο πλήθος συντελεστών

Υποδειγματοληψία

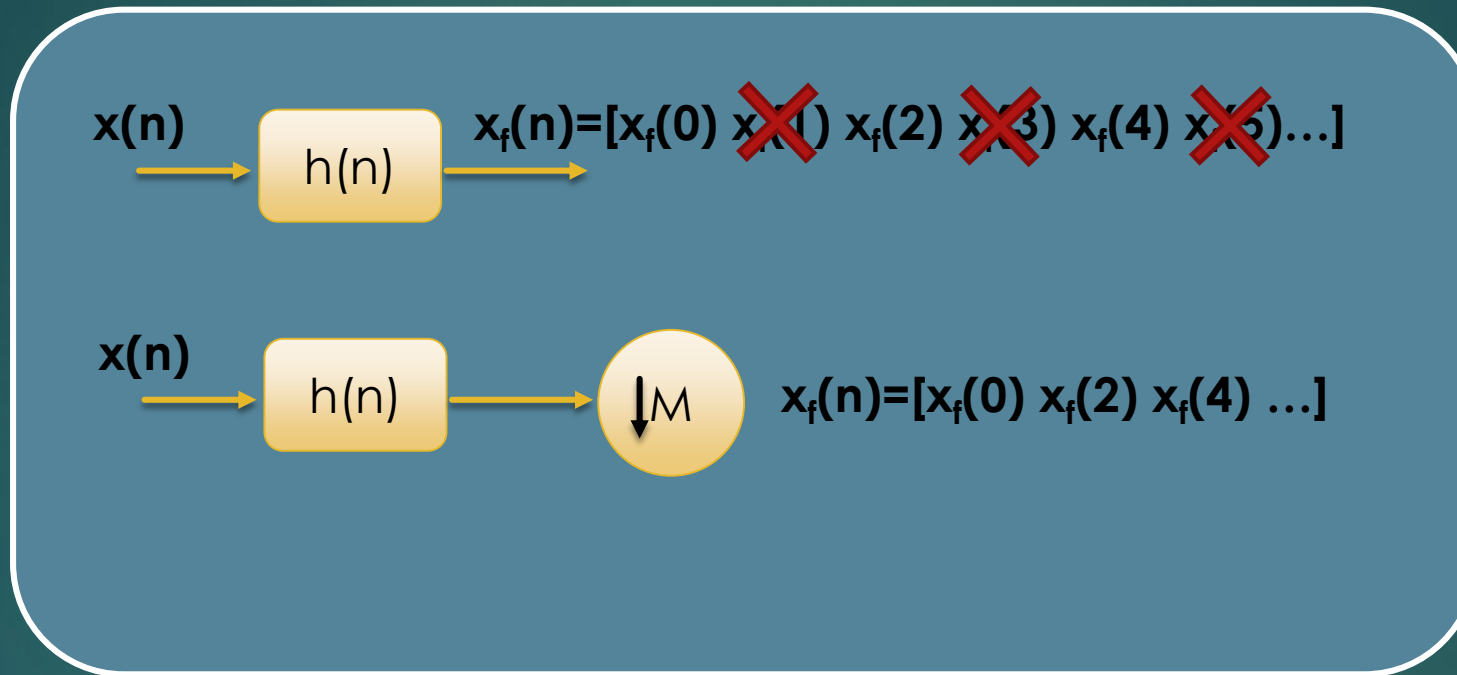
- ▶ Επεκτείνοντας το Θ. Nyquist [Jayant-Noll,1984] για ένα σήμα περιορισμένο μεταξύ των συχνοτήτων f_1, f_2 ($f_1 < f_2$) αρκεί ρυθμός:

$$f_s = 2 \cdot (f_2 - f_1)$$

- ▶ Ο λόγος του εύρους του φάσματος εισόδου του φίλτρου προς το φάσμα εξόδου (M) καθορίζει την υποδειγματοληψία μετά το φίλτρο με ένα παράγοντα $1/M$

Υποδειγματοληψία

Δ8



- Θεωρώντας παράγοντα υποδειγματοληψίας M αφαιρούμε $M-1$ δείγματα του σήματος για κάθε M δείγματα

Σύστημα κωδικοποίησης ζωνών

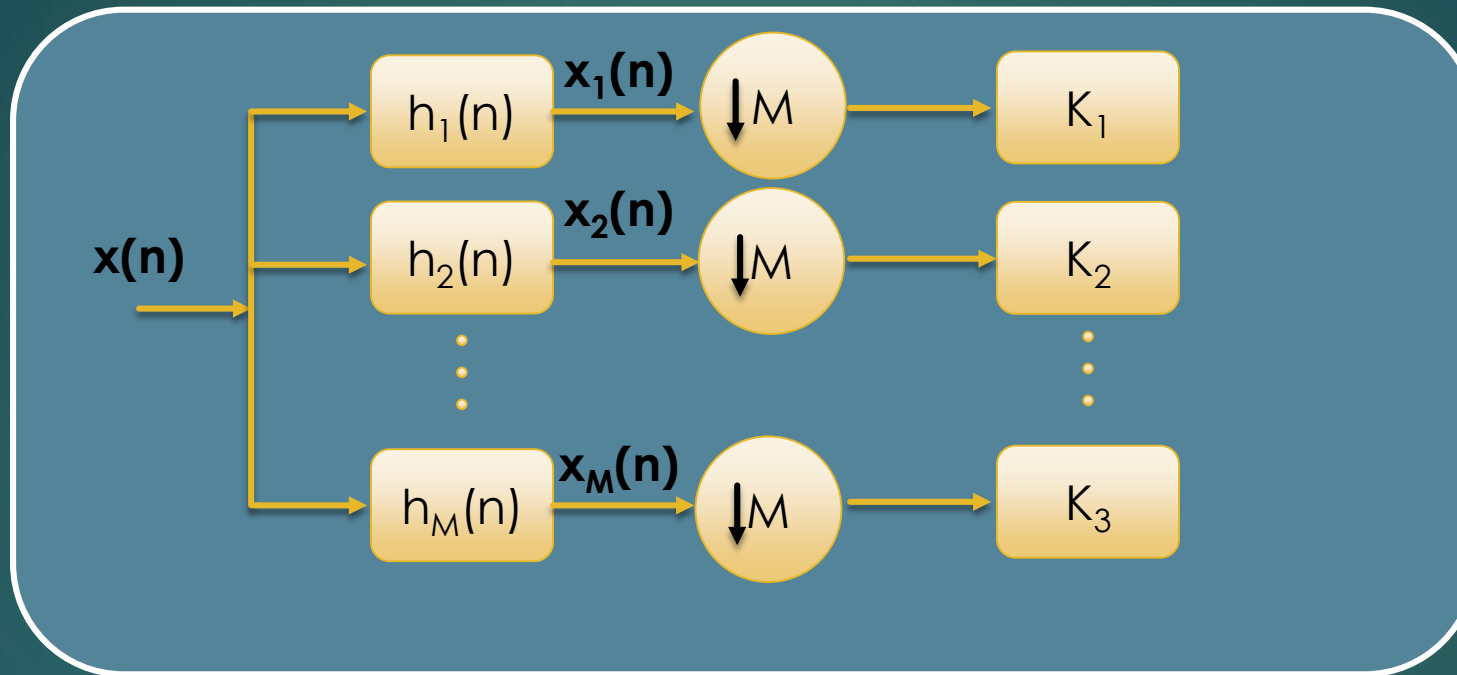
Δ8

▶ Παρατηρήσεις

- ▶ Μετά την υποδειγματοληψία ακολουθούν τα υπόλοιπα στάδια κβάντισης - κωδικοποίησης (π.χ. PCM, DPCM, VQ...)
- ▶ Το πλήθος bit ανα συνιστώσα μπορεί να καθοριστεί από τα χαρακτηριστικά της
- ▶ Στην ανασύσταση του σήματος στο δέκτη μετά την αποκωδικοποίηση πραγματοποιείται ανασύσταση του πλήθους δειγμάτων και χρήση αντίστοιχων φίλτρων σύνθεσης

Σύστημα κωδικοποίησης ζωνών

Δ8



► Παρατηρήσεις

- Μετά την υποδειγματοληψία ακολουθούν τα υπόλοιπα στάδια κωδικοποίησης (π.χ. PCM, DPCM, VQ...)
- Η είσοδος και η έξοδος κάθε φίλτρου έχουν τον ίδιο ρυθμό, άρα στην έξοδο ο ρυθμός θα είναι $M \cdot f_s$

Παράδειγμα 8.1

- ▶ Έστω το τμήμα εικόνας που απεικονίζει ο πίνακας A:

10	14	10	12	14	8	14	12
10	12	8	12	10	6	10	12
12	10	8	6	8	10	12	14
8	6	4	6	4	6	8	10
14	12	10	8	6	4	6	8
12	8	12	10	6	6	6	6
12	10	6	6	6	6	6	6
6	6	6	6	6	6	6	6

Παράδειγμα 8.1

- ▶ Εφαρμόζουμε ένα χαμηλοπερατό φίλτρο σε κάθε γραμμή και υποδειγματοληπτούμε με παράγοντα $M=2$. Θεωρώντας επέκταση του πίνακα με 0 στο αριστερό άκρο του πίνακα προκύπτει ότι ο πίνακας L θα είναι της μορφής:

- ▶
$$L_{i,n} = \frac{A(i,n)+A(i,n-1)}{2}$$

5	12	12	11	13	11	11	13
5	11	10	10	11	8	8	11
6	11	9	7	7	9	11	13
4	7	5	5	5	5	7	9
7	13	11	9	7	5	5	7
6	10	10	11	8	8	6	8
6	11	8	8	6	8	6	8
3	8	6	8	6	8	6	8

Παράδειγμα 8.1

- ▶ Εφαρμόζουμε ένα υψιπερατό φίλτρο σε κάθε γραμμή και υποδειγματοληπτούμε με παράγοντα $M=2$. Θεωρώντας επέκταση του πίνακα με 0 στο αριστερό άκρο του πίνακα προκύπτει ότι ο πίνακας H θα είναι της μορφής:

- ▶
$$H_{i,n} = \frac{A(i,n) - A(i,n-1)}{2}$$

5	2	-2	1	1	3	3	1
5	1	-2	2	-1	2	2	1
6	1	-1	1	1	1	1	1
4	1	-1	1	-1	1	1	1
7	1	-1	1	-1	1	1	1
6	2	2	1	-2	8	0	8
6	1	-2	8	0	8	0	8
3	8	0	8	0	8	0	8

Παράδειγμα 8.1

- ▶ Εφαρμόζουμε την ίδια διαδικασία ανά στήλη του πίνακα L (με κατάλληλες επεκτάσεις) οπότε προκύπτουν οι πίνακες LL, LH:

- ▶ LL

2,5	6	6,5	5,5
5,5	9,5	9	9,5
5,5	8	6	6
6	9	7	6

- ▶ LH

2,5	6	6,5	5,5
0,5	-0,5	-2	1,5
1,5	3	1	-1
0	-1	-1	0

Παράδειγμα 8.1

- ▶ Εφαρμόζουμε την ίδια διαδικασία ανά στήλη του πίνακα H (με κατάλληλες επεκτάσεις) οπότε προκύπτουν οι πίνακες HL, HH:

- ▶ HL

2,5	-1	0,5	1,5
5,5	-1,5	0	1,5
5,5	-1	-1	1
6	0	-1	0

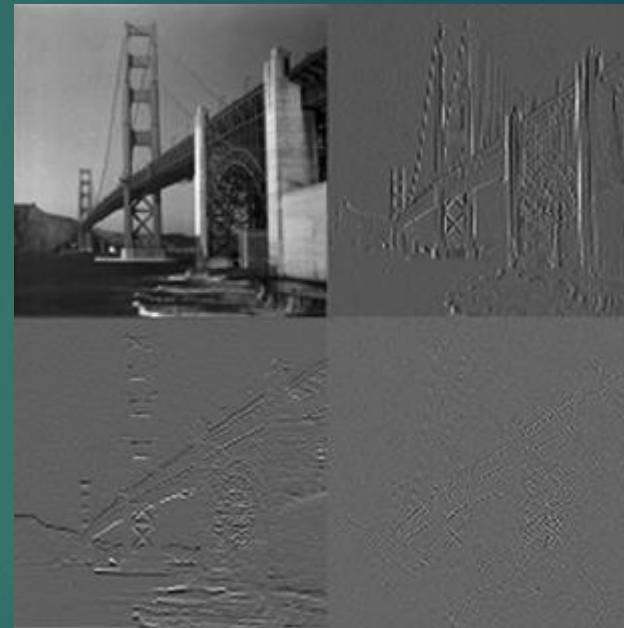
- ▶ HH

2,5	-1	0,5	1,5
0,5	0,5	1	-0,5
1,5	0	0	0
0	-2	1	0

Εφαρμογή κωδικοποίησης ζωνών

Δ8

LH	HL
LH	HH

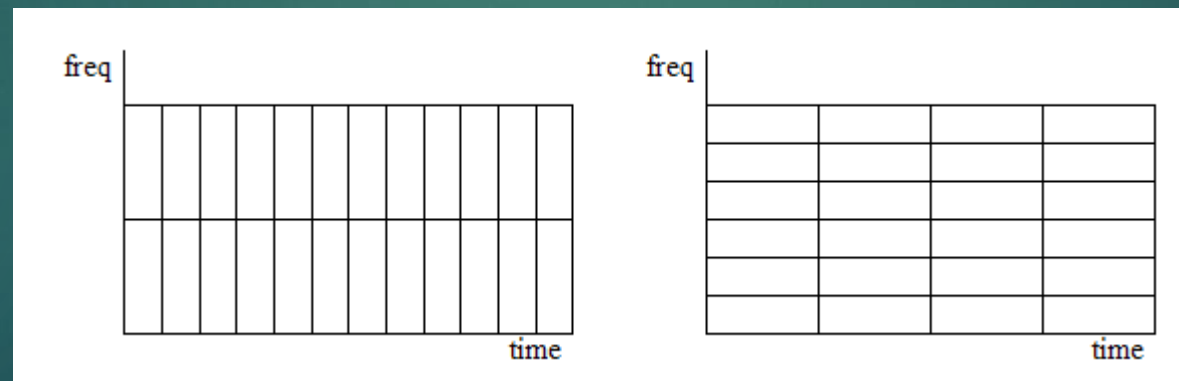


Μετασχηματισμοί κυματιδίων

Αρχή Απροσδιοριστίας

Δ8

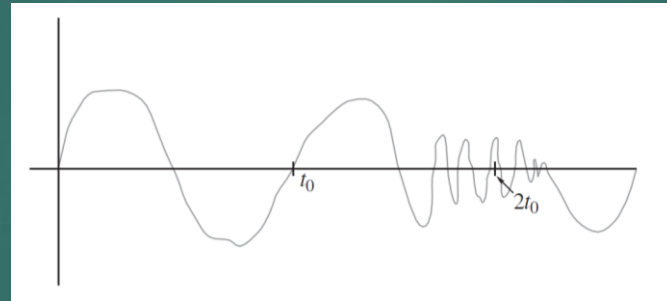
- ▶ Μετασχηματισμός Fourier
 - ▶ η αύξηση στην ακρίβεια προσδιορισμού μιας συχνότητας ενός σήματος μειώνει την ακρίβεια προσδιορισμού στο πεδίο του χρόνου
 - ▶ Ωστόσο Σε κάθε μία από τις δύο αναπαραστάσεις περιέχεται όλη η πληροφορία



Μετασχηματισμός Fourier

Δ8

- ▶ Μετασχηματισμός Fourier
 - ▶ Για μη στατικά σήματα είναι δυνατός ο υπολογισμός Fourier σε διαδοχικά τμήματα του σήματος



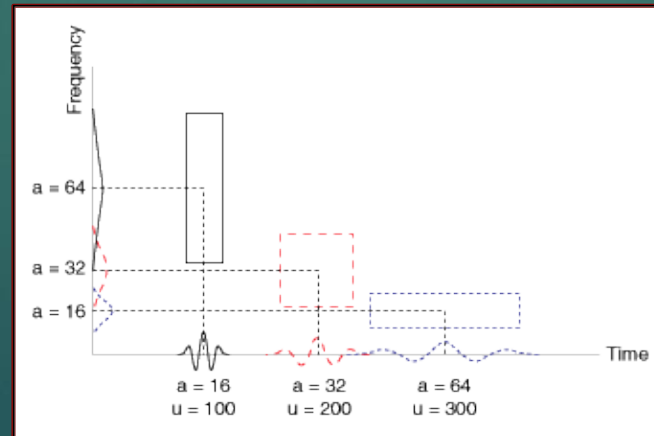
- ▶ Σε κάθε τμήμα εφαρμόζεται ένα παράθυρο για μείωση των μεταβατικών φαινομένων από το ένα τμήμα στο άλλο
- ▶ Ο μετασχηματισμός Fourier (STFT) θα δίνεται από τη σχέση:

$$F(\omega, \tau) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot g(t - \tau) e^{-i\omega t} \cdot dt$$

Αρχή Απροσδιοριστίας

Δ8

- ▶ Μετασχηματισμός Κυματιδίου
 - ▶ Χρησιμοποιείται μία συνάρτηση και οι υπόλοιπες προκύπτουν με εφαρμογή των ιδιοτήτων της κλιμάκωσης και της μετατόπισης
 - ▶ Με τον τρόπο αυτό επιτυγχάνεται καλύτερη συμπεριφορά μεταξύ χρόνου και συχνότητας



Άσκηση 8.1

Δ8

- ▶ Έστω η συνάρτηση

$$f(t) = \begin{cases} \cos(\pi t) & -1 \leq t \leq 1 \\ 0 & \text{αλλιώς} \end{cases}$$

- ▶ Να υπολογιστεί η μεταβολή του μέτρου μετά από κλιμάκωση με συντελεστή a
- ▶ Να δοθεί η μορφή της $f\left(\frac{t-\tau}{a}\right)$

Μετασχηματισμός κυματιδίου

- ▶ Για μία συνάρτηση κυματιδίου

$$\psi_{a,b}(t) = \frac{1}{\sqrt{a}} \psi\left(\frac{t-b}{a}\right)$$

- ▶ Ο μετασχηματισμός για μία συνάρτηση $f(t)$ θα έχει τη μορφή

$$w_{a,b} = \int_{-\infty}^{\infty} \psi_{a,b}(t) \cdot f(t) \cdot dt$$

- ▶ Ο αντίστροφος μετασχηματισμός θα είναι

$$f(t) = \frac{1}{C_{\psi}} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} w_{a,b} \psi_{a,b}(t) \frac{da db}{a^2}, \quad C_{\psi} = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{|\Psi(\omega)|^2}{\omega} d\omega$$