#### Τμήμα Μηχανικών Η/Υ και Πληροφορικής

#### Εργαστήριο Επεξεργασίας Σημάτων και Τηλεπικοινωνιών



Κινητά Δίκτυα Επικοινωνιών

Μέρος Α: Τηλεπικοινωνιακά Θέματα:

Ενότητα Νο 4

Τεχνικές Ισοστάθμισης Διαύλου





#### Βασικές αρχές Ισοστάθμισης

- Το φαινόμενο της πολυδιόδευσης στα κανάλια των δικτύων κινητών επικοινωνιών προκαλεί την εμφάνιση διασυμβολικής παρεμβολής (ISI -Intersymbol Interference).
- Έστω *f(t)* η κρουστική απόκριση του συνολικού καναλιού (φίλτρο πομπού, κανάλι, φίλτρο δέκτη). Το λαμβανόμενο σήμα θα έχει τη μορφή:

$$y(t) = x(t) * f(t) + n_b(t)$$

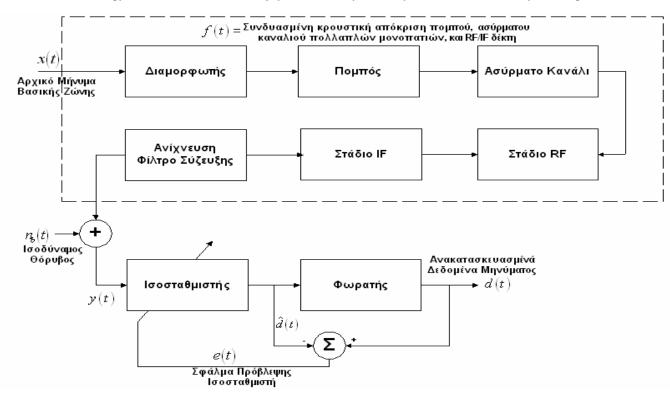
- Στο δέκτη, μια ειδική διάταξη που καλείται ισοσταθμιστής (equalizer), αναλαμβάνει την αντιμετώπιση της ISI.
- Ισοστάθμιση, με μια ευρεία έννοια, ονομάζεται οποιαδήποτε λειτουργία επεξεργασίας σήματος που μειώνει δραστικά τη διασυμβολική παρεμβολή.





# Βασικές αρχές Ισοστάθμισης

#### Τυπικό σύστημα επικοινωνίας με ενσωματωμένο ισοσταθμιστή



- $\blacksquare$  Η έξοδος του ισοσταθμιστή έχει τη μορφή:  $\hat{d}(t) = x(t) * f(t) * h_{eq}(t) + n_b(t) * h_{eq}(t)$
- **Στόχος:** ο σχεδιασμός της  $h_{eq}(t)$ , ώστε η έξοδος d(t) του ισοσταθμιστή να τείνει στο x(t).
- Σε αρκετές εφαρμογές ο ισοσταθμιστής πρέπει να είναι χρονικά μεταβαλλόμενος για να παρακολουθεί τις αλλαγές του καναλιού





# Κατηγοριοποίηση Ισοσταθμιστών

#### Με βάση το κριτήριο βελτιστοποίησης:

- Κριτήριο μέγιστης πιθανοφάνειας (Maximum Likelihood Criterion ML): Σε κάθε χρονική στιγμή, ο ανιχνευτής παίρνει απόφαση υπέρ ενός συμβόλου, ώστε να μεγιστοποιείται η πιθανότητα σωστής απόφασης, δεδομένης της τιμής του λαμβανόμενου σήματος. Είναι βέλτιστοι ισοσταθμιστές, αλλά μεγάλης πολυπλοκότητας.
- Κριτήριο μηδενισμού της διασυμβολικής παρεμβολής (Zero-forcing Criterion ZF): Ο ισοσταθμιστής μηδενίζει τη διασυμβολική παρεμβολή. Είναι πολύ απλό κριτήριο αλλά με βασικό μειονέκτημα ότι δεν λαμβάνει υπόψη το θόρυβο.
- Κριτήριο ελάχιστου μέσου τετραγωνικού σφάλματος (Minimum Mean Square Error Criterion MMSE): Ελαχιστοποιεί το μέσο τετραγωνικό σφάλμα της εξόδου του ισοσταθμιστή, σε σχέση με την αποστελλόμενη ακολουθία. Λαμβάνει υπόψη του τόσο τη διασυμβολική παρεμβολή όσο και τον προσθετικό θόρυβο.





## Κατηγοριοποίηση Ισοσταθμιστών

#### Με βάση τη δομή του ισοσταθμιστή:

- Εγκάρσιοι Ισοσταθμιστές (transversal equalizers): Κλασικά FIR φίλτρα, με σταθερό αριθμό συντελεστών, μέσα από τα οποία διέρχεται το λαμβανόμενο σήμα.
- Ισοσταθμιστές με δομή lattice: Ισοσταθμιστές με ειδική κλιμακωτή δομή που τους δίνει μεγαλύτερη ευελιξία (άγνωστη τάξη ισοσταθμιστή / δομή pipelinable). Αποτελούνται από έναν αριθμό όμοιων βαθμίδων, που αντιστοιχεί στον αριθμό των συντελεστών ενός εγκάρσιου ισοσταθμιστή. Η προσθήκη επιπλέον βαθμίδων γίνεται εύκολα. Οι παράμετροι του φίλτρου lattice είναι διαφορετικές από τις παραμέτρους του εγκάρσιου αλλά υπάρχει ένα-προς-ένα αντιστοιχία.





## Κατηγοριοποίηση Ισοσταθμιστών

#### Με βάση τη χρονική μεταβολή του ισοσταθμιστή:

- Σταθεροί Ισοσταθμιστές (fixed or preset equalizers): Οι συντελεστές υπολογίζονται μια φορά στην αρχή της λειτουργίας τους και παραμένουν σταθεροί.
- Προσαρμοστικοί Ισοσταθμιστές (adaptive equalizers): Οι συντελεστές μεταβάλλονται συνεχώς ώστε να παρακολουθούν τις χρονικές μεταβολές του καναλιού.

#### Με βάση τη γραμμικότητα ή μη της δομής τους:

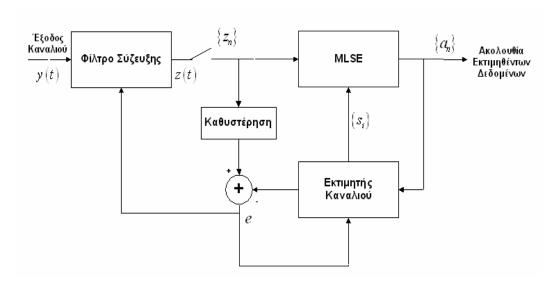
- Γραμμικοί Ισοσταθμιστές: Η έξοδος είναι γραμμική συνάρτηση της εισόδου τους.
- Μη-γραμμικοί Ισοσταθμιστές: Η έξοδος δεν είναι γραμμική συνάρτηση της εισόδου τους (π.χ. οι ισοσταθμιστές που στηρίζονται στο κριτήριο ML).





#### Το κριτήριο ΜL

# Δομή ενός ισοσταθμιστή MLSE (Maximum Likelihood Sequence Estimation)



$$\max P\{\mathbf{a}_m/\mathbf{r}\} \equiv \max f\{\mathbf{r}/\mathbf{a}_m\}$$

- Ελέγχει όλες τις πιθανές ακολουθίες δεδομένων και επιλέγει εκείνη με τη μέγιστη πιθανοφάνεια του λαμβανόμενου σήματος
- Απαιτεί γνώση του καναλιού μετάδοσης και της κατανομής του θορύβου.
- Μεγάλη πολυπλοκότητα. Η χρήση του αλγορίθμου Viterbi μειώνει δραστικά τους υπολογισμούς και επιτρέπει την εφαρμογή σε μικρού μήκους κανάλια. Πολυπλοκότητα: από  $O(N^L)$  σε  $O(NM^L)$ , όπου: L το μήκος καναλιού, M η τάξη του αλφαβήτου και N το πλήθος των συμβόλων





# **MLSE**

- Παράδειγμα: έστω κανάλι μήκους L=2 ,  $\{f(0), f(1)\}$ , και δυαδική διαμόρφωση  $(\pi.\chi.$  δυαδικό PAM  $\alpha_m$ =+1, -1)
- Αν εξαιρέσουμε το θόρυβο, τότε η τιμή που λαμβάνουμε είναι:

$$y(m) = f(0)a_m + f(1)a_{m-1}$$

• Και ανάλογα με τα σύμβολα που στάλθηκαν, μπορούμε να πάρουμε τους παρακάτω συνδυασμούς:

$$y_1(m) = f(0)(+1) + f(1)(+1)$$

$$y_2(m) = f(0)(+1) + f(1)(-1)$$

$$y_3(m) = f(0)(-1) + f(1)(+1)$$

$$y_4(m) = f(0)(-1) + f(1)(-1)$$





# MLSE (συνέχεια)

- Εφόσον:
  - έχουμε το y(m)
  - και με κάποιο τρόπο έχουμε υπολογίσει το κανάλι, δηλαδή γνωρίζουμε τα f(0), f(1)
- Τότε, μπορούμε:
  - να υπολογίσουμε όλα τα δυνατά y<sub>i</sub>(m)
  - να δούμε ποιο είναι πιο κοντά στο ληφθέν y(m)
  - και να αποφασίσουμε ποια ήταν τα σύμβολα που στάλθηκαν
- Μεγιστοποίηση της συνάρτησης κόστους: log[f(y/a)]
   (για ακολουθία Ν συμβόλων απαιτεί: M<sup>N</sup>)
- Προσέξτε ότι:
  - θεωρούμε ότι το κανάλι είναι γνωστό με κάποιο τρόπο
  - την επόμενη χρονική στιγμή (που θα λάβουμε το y(m+1)), θα εμπλέκεται και πάλι το σύμβολο α<sub>m</sub>, και αυτή η πληροφορία θα πρέπει να αξιοποιηθεί





# MLSE με τον αλγόριθμο Viterbi

- Viterbi: αλγόριθμος υλοποίησης του φωρατή MLSE
- MLSE: είναι ο βέλτιστης εκτιμητής της ακολουθίας των συμβόλων:
  - αντιμετωπίζει πλήρως την ISI
  - πλήττεται μόνο από την επίδραση του AWGN θορύβου που είναι τυχαίος
- Η πολυπλοκότητα του αλγ. Viterbi είναι **O**(**M**<sup>L</sup>)/**symbol**
- Λόγω της εκθετικής πολυπλοκότητας, ο MLSE χρησιμοποιείται πρακτικά μόνο σε περιπτώσεις
  - μικρών M, L
  - π.χ. συστήματα κινητής επικοινωνίας με σχετικά χαμηλό ρυθμό δεδομένων [M=2:4, L=2:5]
- Για μεγάλα Μ και L, χρησιμοποιούνται άλλες υπο-βέλτιστες μέθοδοι
- O MLSE αποτελεί benchmark







• Ο ισοσταθμιστής σχεδιάζεται έτσι ώστε να μηδενίζει τη διασυμβολική παρεμβολή (απαιτείται: εκτίμηση του καναλιού)

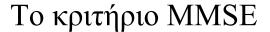
$$y(t) = x(t) * h_{ch}(t) + n_b(t)$$
 
$$\hat{d}(t) = x(t) * h_{ch}(t) * h_{eq}(t) + n_b(t) * h_{eq}(t)$$
 
$$h_{eq}(t) * h_{ch}(t) = \delta(t) \quad \text{if} \quad H_{eq}(f) H_{ch}(f) = 1$$

• Δηλαδή ένας ισοσταθμιστής ZF άπειρου μήκους είναι ένα αντίστροφο φίλτρο για το σύστημα του καναλιού:

$$H_{eq}(f) = \frac{1}{H_{ch}(f)}$$

 Βασικό μειονέκτημα: δε λαμβάνει υπόψη το θόρυβο με αποτέλεσμα να προκαλεί ενίσχυση στις συχνότητες όπου η απόκριση συχνότητας του καναλιού παρουσιάζει μεγάλες βυθίσεις.







• Ο ισοσταθμιστής σχεδιάζεται έτσι ώστε να ελαχιστοποιεί το μέσο τετραγωνικό σφάλμα στην έξοδό του:

$$y(t) = x(t) * h_{ch}(t) + n_b(t)$$

$$\hat{d}(t) = x(t) * h_{ch}(t) * h_{eq}(t) + n_b(t) * h_{eq}(t)$$

$$\min\{E(|e(t)|^2)\} = \min\{|\hat{d}(t) - x(t)|^2\}$$

• Αν ο ισοσταθμιστής έχει άπειρο μήκος και ο θόρυβος είναι AWG:

$$H_{eq}(f) = \frac{1}{H_{ch}(f) + N_0}$$

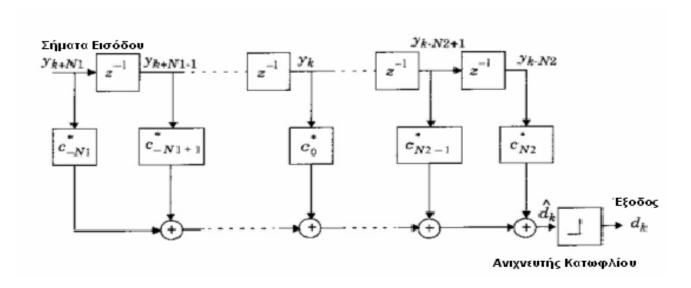
• Πλεονέκτημα: ελαχιστοποιεί το άθροισμα της ισχύος της ISI και του προσθετικού θορύβου και πετυχαίνει μικρότερο ρυθμό σφαλμάτων.





#### Γραμμική Ισοστάθμιση

Βασική δομή ενός γραμμικού εγκάρσιου ισοσταθμιστή



■ Η είσοδος στη διάταξη απόφασης είναι ένας γραμμικός συνδυασμός των εισόδων του ισοσταθμιστή στην τρέχουσα και τις προηγούμενες χρονικές στιγμές, με βάρη που καθορίζονται από το εκάστοτε κριτήριο:

$$\hat{d}_k = \sum_{n=-N_1}^{N_2} (c_n^*) y_{k-n}$$

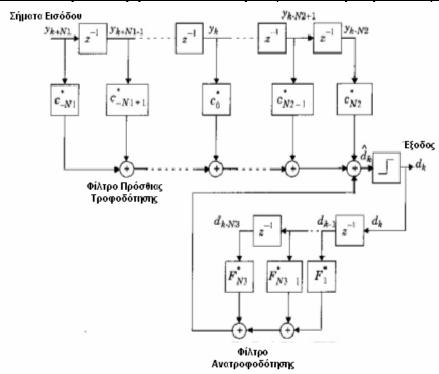
- Ένας γραμμικός ισοσταθμιστής μπορεί να είναι είτε ZF είτε MMSE.
- Μπορεί να υλοποιηθεί και στη δομή lattice.





## Μη Γραμμική Ισοστάθμιση

Βασική δομή ενός ισοσταθμιστή με επανατροφοδότηση αποφάσεων (DFE)



- Βασική ιδέα: Η ΙSΙ που οφείλεται σε προηγούμενα σύμβολα (που έχουν ανιχνευθεί) μπορεί να εκτιμηθεί και να αφαιρεθεί από το λαμβανόμενο σήμα πριν από την ανίχνευση των επόμενων συμβόλων.
- Η έξοδος του ισοσταθμιστή δίνεται από τη σχέση:

$$\hat{d}_k = \sum_{n=-N_1}^{N_2} (c_n^*) y_{k-n} + \sum_{n=1}^{N_3} (F_n^*) d_{k-n}$$
 14





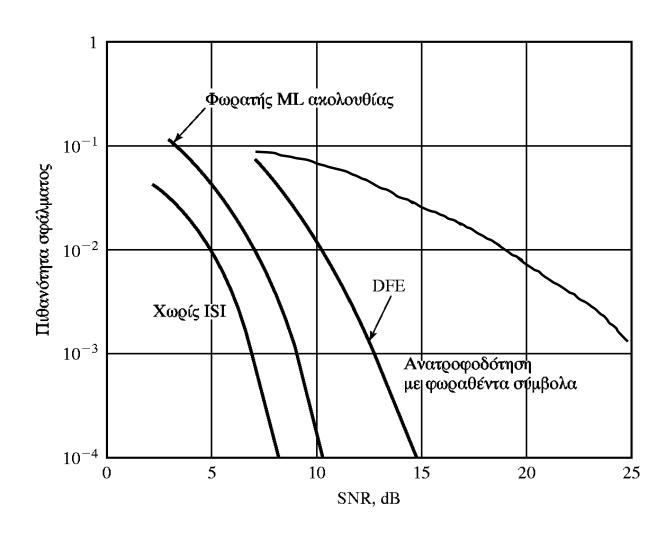


- Ένας μη-γραμμικός ισοσταθμιστής μπορεί να είναι είτε ZF είτε MMSE, ανάλογα με το κριτήριο που χρησιμοποιείται στον υπολογισμό των συντελεστών του.
- Αν οι προηγούμενες αποφάσεις είναι σωστές και το μήκος του feedback φίλτρου αρκετά μεγάλο, επιτυγχάνεται πλήρης εξάλειψη της ISI.
- Πρόβλημα αποτελεί το φαινόμενο της διάδοσης λαθών: Λάθη σε προηγούμενες αποφάσεις διαδίδονται στα επόμενα σύμβολα μέσω του φίλτρου ανάδρασης (feedback) προκαλώντας ενδεχομένως νέα λάθη.
- Γενικά ο DFE παρουσιάζει καλύτερη συμπεριφορά από τους γραμμικούς ισοσταθμιστές.



# Σύγκριση Viterbi και DFE (Proakis, κανάλι Β)











• Για να υπολογίσουμε τους συντελεστές του MMSE ισοσταθμιστή, απαιτείται να λύσουμε ένα γραμμικό σύστημα

$$\mathbf{R}_{y}\mathbf{c} = \mathbf{r}_{ay}$$

• Η λύση του συστήματος είναι

$$\mathbf{c}_{opt} = \mathbf{R}_{y}^{-1} \mathbf{r}_{ay}$$

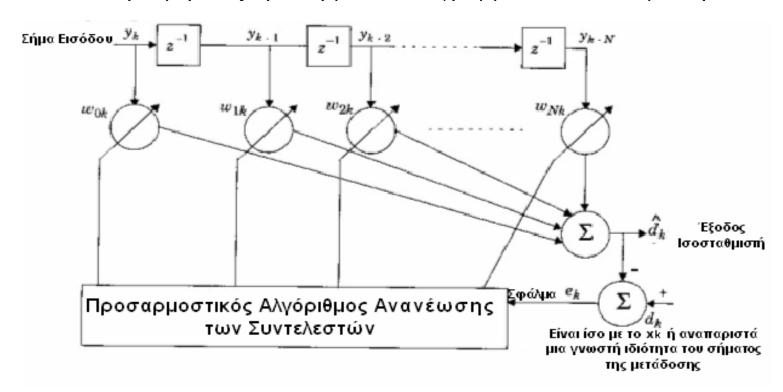
- Σε πρακτικές εφαρμογές ισοσταθμιστών:
  - για να βρούμε τον ισοσταθμιστή συνήθως εφαρμόζουμε μια επαναληπτική διαδικασία
  - $-\,$  αποφεύγουμε την άμεση αντιστροφή του  $\boldsymbol{R}_{\!\boldsymbol{y}}$
- Η ιδέα της επαναληπτικής διαδικασίας θα οδηγήσει στους προσαρμοστικούς ισοσταθμιστές
- Με παρόμοιο τρόπο μπορούν να σχεδιαστούν προσαρμοστικοί ισοσταθμιστές
   βασισμένοι στο κριτήριο ZF





# Προσαρμοστική Ισοστάθμιση (2/3)

#### Βασική δομή ενός προσαρμοστικού γραμμικού ισοσταθμιστή



- Οι συντελεστές του ισοσταθμιστή δεν είναι σταθεροί αλλά ενημερώνονται με τη βοήθεια κατάλληλου αλγορίθμου ώστε να παρακολουθούν τις αλλαγές του καναλιού.
- Υπάρχει μια πληθώρα αλγορίθμων για την προσαρμογή των συντελεστών.





# Προσαρμοστική Ισοστάθμιση (3/3)

#### Βασικές αρχές προσαρμοστικής ισοστάθμισης:

- Συνήθως πριν τη μετάδοση της πληροφορίας, μεταδίδεται μια ακολουθία εκμάθησης που βοηθάει στην αρχική προσαρμογή των συντελεστών του ισοσταθμιστή.
- Διαδικασία σύγκλισης: με βάση το σήμα λάθους  $e_k$ , ανανεώνονται συνεχώς οι συντελεστές του ισοσταθμιστή και μειώνεται επαναληπτικά η συνάρτηση ελαχιστοποίησης.
- Μετά τη σύγκλιση, ο αλγόριθμος είτε "παγώνει" τους συντελεστές (μέχρι να λάβει νέα ακολουθία εκμάθησης) είτε μεταβαίνει στην καθοδηγούμενη από τις αποφάσεις λειτουργία (χρησιμοποιεί τις αποφάσεις για τα σύμβολα πληροφορίας ως ακολουθία εκμάθησης).
- Τυφλοί προσαρμοστικοί αλγόριθμοι: σχετικά πρόσφατη κατηγορία αλγορίθμων που αξιοποιούν τα χαρακτηριστικά του μεταδιδόμενου σήματος και δεν απαιτούν ακολουθία εκμάθησης.





# Επιλογή προσαρμοστικού αλγορίθμου

#### Βασικοί παράγοντες της απόδοσης προσαρμοστικών αλγορίθμων:

- Ρυθμός σύγκλισης: Ο αριθμός των απαιτούμενων επαναλήψεων ώστε ο αλγόριθμος να συγκλίνει αρκετά κοντά στη βέλτιστη λύση, όταν η είσοδος είναι στάσιμη.
- Misadjustment: Παράμετρος που μετράει την απόκλιση του τελικού μέσου σφάλματος ενός αλγορίθμου (σφάλμα σταθερής κατάστασης) από το βέλτιστο ελάχιστο τετραγωνικό σφάλμα.
- Tracking: Σχετίζεται με την ικανότητα του αλγορίθμου να παρακολουθεί τις μεταβολές στο κανάλι.
- Υπολογιστική πολυπλοκότητα: Ο αριθμός των απαιτούμενων πράξεων για την εκτέλεση μιας επανάληψης του αλγορίθμου. Ιδιαίτερα σημαντική για αλγορίθμους πραγματικού-χρόνου.
- Αριθμητικές ιδιότητες: Αναφέρεται σε σφάλματα στρογγυλοποίησης ή σφάλματα αναπαράστασης που προκύπτουν κατά την υλοποίηση ενός αλγορίθμου. Συσσώρευση λαθών μπορεί να οδηγήσει σε αστάθεια.





## Επιλογή προσαρμοστικού αλγορίθμου

#### Κριτήρια επιλογής ισοσταθμιστή στις κινητές επικοινωνίες:

- Κόστος υπολογιστικής πλατφόρμας.
- Κατανάλωση ισχύος.
- Ρυθμός δεδομένων και ταχύτητα κίνησης (επιδρούν στα χαρακτηριστικά του καναλιού, άρα καθορίζουν τις απαιτήσεις από τον ισοσταθμιστή).
- Μέγιστη αναμενόμενη χρονική διασπορά του καναλιού (υπαγορεύει τον απαιτούμενο αριθμό συντελεστών του ισοσταθμιστή, άρα επηρεάζει το κόστος του, το χρόνο επεξεργασίας κλπ).





#### Παραδείγματα προσαρμοστικών αλγορίθμων

#### Ο αλγόριθμος LMS (Least Mean Square)

- Χρησιμοποιεί το κριτήριο MMSE.
- Αποτελεί απλοποίηση του αλγορίθμου "steepest descent". Απαιτεί μόλις 2N+1 πολ/σμούς ανά επανάληψη (για N+1 συντελεστές):

$$\hat{d}(n) = \mathbf{w}_{N}^{T}(n)\mathbf{y}_{N}(n)$$

$$e(n) = x(n) - \hat{d}(n)$$

$$\mathbf{w}_{N}(n+1) = \mathbf{w}_{N}(n) - \mu \cdot e^{*}(n)\mathbf{y}_{N}(n)$$

- Το βήμα μ ελέγχει το ρυθμό σύγκλισης και την ευστάθεια.
- Το *x(n)* σχηματίζεται είτε από την ακολουθία εκμάθησης είτε από την έξοδο του στοιχείου απόφασης.





## Παραδείγματα προσαρμοστικών αλγορίθμων

#### Ο αλγόριθμος RLS (Recursive Least Squares)

Ελαχιστοποιεί το χρονικό μέσο όρο του σφάλματος:

$$J(n) = \sum_{i=1}^{n} \lambda^{n-i} e^{*}(i, n) e(i, n)$$

$$\hat{d}(n) = \mathbf{w}^{T}(n-1)\mathbf{y}(n), \qquad e(n) = x(n) - \hat{d}(n)$$

$$\mathbf{k}(n) = \frac{\mathbf{R}^{-1}(n-1)\mathbf{y}(n)}{\lambda + \mathbf{y}^{T}(n)\mathbf{R}^{-1}(n-1)\mathbf{y}(n)}, \qquad \mathbf{R}^{-1}(n) = \frac{1}{\lambda} \left[ \mathbf{R}^{-1}(n-1) - \mathbf{k}(n)\mathbf{y}^{T}(n)\mathbf{R}^{-1}(n-1) \right]$$

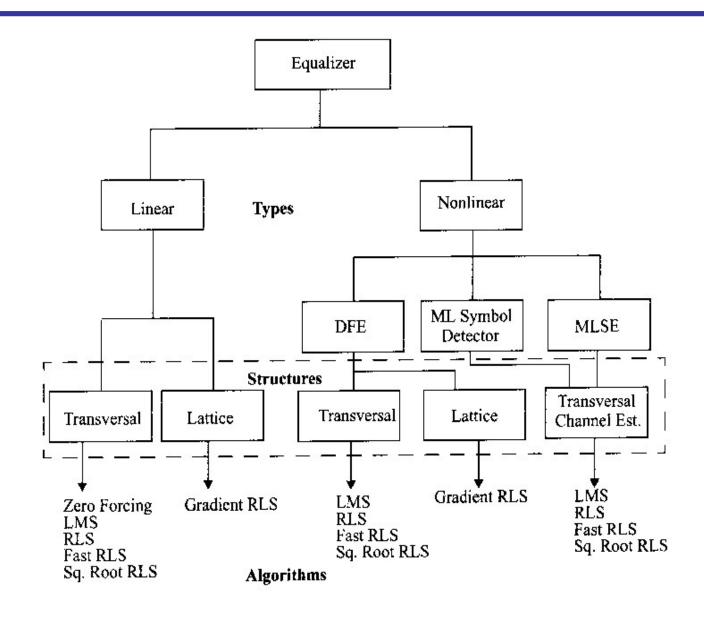
$$\mathbf{w}(n) = \mathbf{w}(n-1) + \mathbf{k}(n)e^{*}(n)$$

- Η παράμετρος λ καθορίζει την ικανότητα παρακολούθησης αλλαγών.
- Ο ρυθμός σύγκλισης καθορίζεται από τον πίνακα R.
- Πιο γρήγορη σύγκλιση από τον LMS, αλλά και μεγαλύτερη πολυπλοκότητα (2.5N²+4.5N)





# Σύνοψη τεχνικών ισοστάθμισης







# Ειδικότερα θέματα

• Ισοστάθμιση Μη-Γραμμικών Καναλιών:

```
y(t) = NL\{a_n\}, όπου NL μη-γραμμικός τελεστής
```

π.χ. δορυφορικές ζεύξεις / οπτικά κανάλια κλπ.

Πιθανές μέθοδοι αντιμετώπισης:

- Μη-Γραμμικά μοντέλα (Volterra Series Expansion)
- Νευρωνικά Δίκτυα (Μη-Γραμμική Απεικόνιση)
- MLSE (Viterbi) (απαιτεί εκτίμηση μη-γραμμικού καναλιού)
- Blind (and Semi-Blind) Equalization:
  - Ισοστάθμιση χωρίς χρήση (ή με ελάχιστη χρήση) ακολουθίας εκμάθησης