

ΕΕ728

Προχωρηένα Θέματα

Θεωρίας Πληροφορίας

Δημήτρης - Αλέξανδρος Τουτακάδης  
7ο Μάθημα - 16 Απριλίου 2008

## Ανακεφαλαίωση προηγούμενου μαθήματος

---

- Παρουσιάσαμε την απόδειξη του ευθέος του Θεωρήματος Κωδικοποίησης Καναλιού με χρήση αποκωδικοποίησης από κονιού τυπικότητας (βασιζόμενοι στο Από Κονιού **AEP**).
  - Κατασκεύασαμε τυχαίο κώδικα  $C$   $2^{nR}$  κωδικών λέξεων με βάση κατανομή  $p(x)$ .
  - Αποκωδικοποιήμε με χρήση από κονιού τυπικότητας. Σφάλμα εμφανίζεται όταν δεν υπάρχει κωδική λέξη η οποία είναι από κονιού τυπική με τη ληφθείσα ακολουθία (αδυναμία αποκωδικοπόρης – “διαγραφή”) ή όταν μια από τις κωδικές λέξεις που δεν εστάλησαν είναι από κονιού τυπική με τη ληφθείσα ακολουθία  $Y^n$  (αποκωδικοπόρηση σε εσφαλμένο μήνυμα).
  - Αποδείξαμε ότι, για αρκούντως μεγάλο μήκος κώδικα, η μέση πιθανότητα σφάλματος αποκωδικοποίησης υπολογισμένη σε όλους τους πιθανούς κώδικες τείνει στο 0, αφεί  $R < I(X; Y)$ .
  - Κατασκεύαζουμε όλα τα πιθανά βιβλία κωδίκων με βάση την κατανομή  $p^*(x)$  η οποία μεγιστοποιεί την  $I(X; Y)$ , κρατώμε το καλύτερο βιβλίο κωδίκων και “σβήνουμε” τις μισές χειρότερες κωδικές λέξεις.
  - Με τον τρόπο αυτό, επιτυχάνουμε μετάδοση με μέγιστη πιθανότητα σφάλματος  $\rightarrow 0$ , αφεί  $R < C$ .

## Προεπισκόπηση σημερινού μαθήματος

---

- Θα αποδείξουμε το αντίστροφο του Θεωρήματος Κωδικοποίησης Καναλιού.
- Θα εξετάσουμε τι συμβαίνει όταν μπορούμε να χρησιμοποιήσουμε ανάδριση κατά τη μετάδοση σε Διαιριτό Κανάλι Χωρίς Μηχανή.
- Θα αναφερθούμε στη βέλτιστη μέθοδο αποκωδικοποίησης (με χρήση της μεθόδου Μέγιστης Πιθανοφάνετας – Maximum Likelihood) καθώς και στον Εκθέτη Σφάλματος (Error Exponent) ο οποίος παρέχει ένα όνω φράγμα για το σφάλμα αποκωδικοποίησης με χρήση ML για δεδομένο μήκος κώδικα  $n$ .

## Περιεχόμενα σημερινού μαθήματος

---

- Απόδειξη Θεωρήματος Κωδικοποίησης Κανονιών
  - Αντίστροφο
- Χωρητικότητα Καναλιού με Ανάδραση
- Αποκωδικοποίηση Μέγιστης Πιθανοφάνειας και Εκθέτης Συφάλματος

$$I(X^n; Y^n) \leq nC$$


---

- Θα αποδείξουμε, κατ' αρχήν, ότι για Διακριτά Κανάλια Χωρίς Μηχ., η πληροφοριακή χωρικότητα ανά Χρήση του καναλιού δεν αυξάνεται σέλα το κανάλι Χρησιμοποιηθεί πολλές φορές. Δηλαδή,  $I(X^n; Y^n) \leq nC$  για οποιαδήποτε  $p(x)$ , όπου  $C = \max_{p(x)} I(X; Y)$ .

$$I(X_u; Y^n) = H(Y_u) - H(Y_u | X_u) = H(Y_u) - \sum_{i=1}^n H(Y_i | X_1, \dots, Y_{i-1}, X_u) =$$

$$(H(Y_u) - \sum_{i=1}^q H(Y_i | X_i)) \stackrel{(a)}{\leq} \sum_{i=1}^q H(Y_i | X_i) - \sum_{i=1}^q H(Y_i | X'_i) \leq$$

$$= \sum_{i=1}^n I(X_i; Y_i) \leq nC.$$

- (a) Το κανάλι δεν έχει μηχ., επομένως η έξοδος τη χρονική στιγμή  $i$  εξαρτάται μόνο από την είσοδο τη χρονική στιγμή  $i$ . Επίσης, δε χρησιμοποιείται ανάδροση.
- (b) Η από κοντού εντροπία δεν υπερβαίνει το άθροισμα των εντροπών.

## Ανισότητα **Fano**

---

- Για την απόδειξη του απιστρόφου του Θεωρήματος Καδικοπότησης Καναλιού θα χρησιμοποιήσουμε την Ανισότητα **Fano**.
- Είδαμε ότι, για κάθε εκτιμητή  $\hat{X} = g(Y)$ ,

$$H(X|Y) \leq H(X|\hat{X}) \leq H(P_e) + P_e \log |\mathcal{X}| \Rightarrow H(X|\hat{X}) \leq 1 + P_e \log |\mathcal{X}|,$$

όπου  $P_e = \Pr\{\hat{X} \neq X\}$ .

- Εάν θεωρήσουμε Διωκτιτό Κανάλι Χωρίς Μηνύματα  $C$  και ομοιόμορφα κατανευημένα μηνύματα  $W$ ,

$$H(W|\hat{W}) \leq 1 + P_e^{(n)} n R,$$

όπου  $P_e^{(n)} = \Pr\{W \neq \hat{W}\}$ .

# Θεώρημα Κωδικοποίησης Καναλιού – Απόδειξη αντιστρόφου

---

- Θα δείξουμε ότι, για  $\overline{\text{οποιονδήποτε κάθικα}} (2^{nR}, n)$  με  $\lambda^{(n)} \rightarrow 0$ , πρέπει να ισχύει  $R \leq C$ . Δεδομένου ότι  $\lambda^{(n)} \rightarrow 0$ , και η μέση πυθανότητα σφάλματος  $P_e^{(n)} \rightarrow 0$ .
- Έστω ότι ο δέκτης αποφασίζει που ακολουθία μεταδόθηκε με βάση κάποια συγάρτηση αποκωδικοποίησης  $\hat{W} = g(Y^n)$ . Ισχύει  $W \rightarrow X^n(W) \rightarrow Y^n \rightarrow \hat{W}$ .

- Εστω, επίσης, ότι το μήνυμα που στέλνεται στο κανάλι επιλέγεται με βάση ομοιόμορφη κατανομή στο σύνολο των πιθανών μηνυμάτων  $\{1, 2, \dots, 2^{nR}\}$ . Επομένως,  $\Pr\{\hat{W} \neq W\} = P_e^{(n)} = \frac{1}{2^{nR}} \sum_i \lambda_i$ . Συνεπός,

$$\begin{aligned} nR &\stackrel{(a)}{=} H(W) \stackrel{(b)}{=} H(W|\hat{W}) + I(W; \hat{W}) \stackrel{(c)}{\leq} 1 + P_e^{(n)} nR + I(W; \hat{W}) \\ &\stackrel{(d)}{\leq} 1 + P_e^{(n)} nR + I(X^n; Y^n) \stackrel{(e)}{\leq} 1 + P_e^{(n)} nR + nC. \end{aligned}$$

- (a)  $W$  ομοιόμορφη τ.μ., (b) σχέση αριθμός πληροφορίας – εντροπίας, (c) ανισότητα Fano, (d) ανισότητα επεξεργασίας δεδομένων, (e)  $I(X^n; Y^n) \leq nC$ .

# Θεώρημα Κωδικοποίησης Καναλιού

## Απόδειξη αντιστρόφου (συνέχεια)

---

$$nR \leq 1 + P_e^{(n)} nR + nC \Rightarrow R \leq P_e^{(n)} R + \frac{1}{n} + C.$$

- Από την υπόθεση ότι  $\lambda^{(n)} \rightarrow 0$ ,  $P_e^{(n)} R \rightarrow 0$  για  $n \rightarrow \infty$ . Επομένως, για  $n \rightarrow \infty$ ,

$$R \leq C.$$

- Λύνοντας ως προς  $P_e^{(n)}$ ,  $P_e^{(n)} \geq 1 - \frac{C}{R} - \frac{1}{nR}$ . Συνεπώς, εάν  $R > C$ ,  $P_e^{(n)} > 0$  για  $n \rightarrow \infty$ .
- Για αποτέλεσμα αυτό ουριαζεται ασθενές αντίστροφο του Θεωρήματος Κωδικοποίησης Καναλιού. Αποδεικνύεται (ισχυρό αντίστροφο) ότι, εάν  $R > C$ ,  $P_e^{(n)} \rightarrow 1$  εκθετικά.
- Συνεπώς, η χωρητικότητα καναλιού  $C$  αποτελεί μια πολύ σαφή διαχωριστική γραμμή: 'Όταν  $R < C$  η πιθανότητα σφάλματος τείνει εκθετικά στο 0. Αντίθετα, όταν  $R > C$ , η πιθανότητα σφάλματος τείνει εκθετικά στο 1.

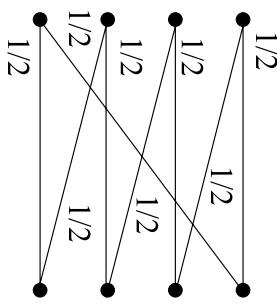
## Χωρητικότητα Καναλιού με Ανάδραση

---

- Απόδειξη Θεωρήματος Κωδικοποίησης Καναλιού
  - Αυτότροφο
- Χωρητικότητα Καναλιού με Ανάδραση

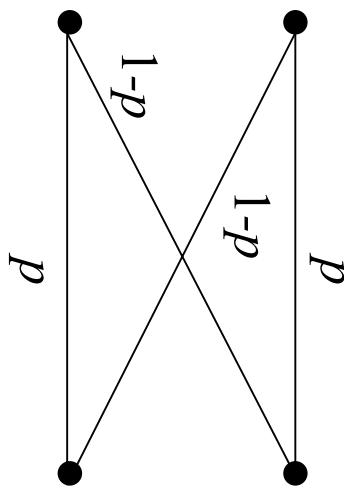
## Παράδειγμα 7.1

---



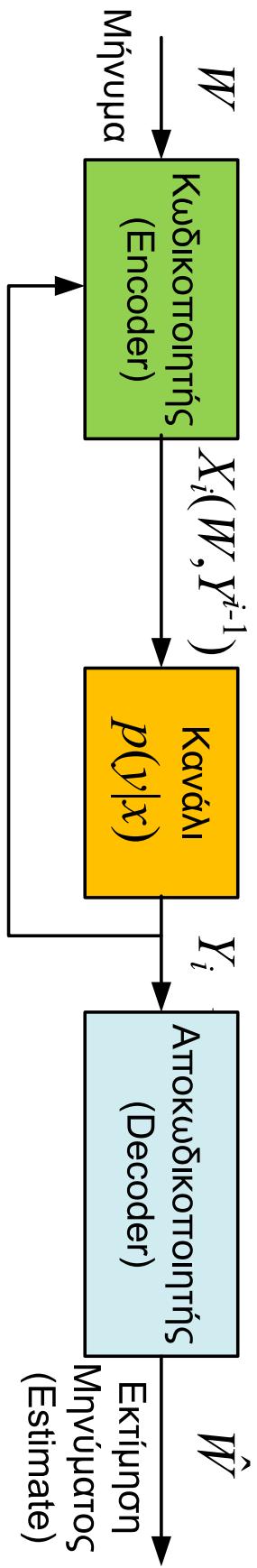
- Θεωρούμε το διακριτό κανάλι χωρίς μηνή του σχήματος ("ευθέρυβη γραφομηχανή").
- Η χωρητικότητα του καναλιού ισούται με  $C = \max I(X; Y) = \max H(Y) - H(Y|X) = 2 - 1 = 1 \text{ bit}$ .
- Μπορούμε να επιτύχουμε μετάδοση με ρυθμό ίσο με τη χωρητικότητα και με μηδενική πιθανότητα σφάλματος χρησιμοποιώντας π.χ. τις εισόδους 0 και 2. Προφανώς,  $R = 1 \text{ bit} = C$ .
- Ο, τι και να συμβεί στο κανάλι είμαστε βέβαιοι ότι δε θα εμφανιστεί σφάλμα αποκωδικοποίησης.
- Εάν μπορούσαμε να χρησιμοποίησουμε ανάδραση (feedback), η χωρητικότητα θα παρέμενε η ίδια,

## Παράδειγμα 7.2



- Ας θεωρήσουμε, τώρα, το δυαδικό συμμετρικό κανάλι.
- Γνωρίζουμε ότι  $C = 1 - H(p)$  και ότι η χωρητικότητα επιτυχόντων χρησιμοποιώντας και τα δύο μηνύματα με ίση πιθανότητα. Επομένως, κάθε φορά που στέλνουμε ένα από τα δύο μηνύματα στο κανάλι δε γνωρίζουμε εάν το μήνυμα μεταδόθηκε επιτυχώς. Η πιθανότητα σφάλματος ανά μετάδοση είναι μη ιαρδενή.
- Τι συμβαίνει εάν χρησιμοποιήσουμε ανάδραση; (όπου γνωρίζουμε εάν έχει εμφανιστεί σφάλμα στο δέκτη;)
- Παρόλο που κανές θα περίμενε το αντίθετο, θα αποδείξουμε ότι, σε διακριτά κανάλια χωρίς μηνύματα, η χρήση ανάδρασης δεν αυξάνει τη χωρητικότητα!

## Χωρητικότα καναλιού με ανάδραση – Μοντέλο



- Στο μοντέλο του σχήματος υεωρούμε ότι ο δέκτης στέλνει όλα τα ληφθέντα σύμβολα  $Y_i$  στον πομπό άμεσα και χωρίς λάθη. Ο πομπός χρησιμοποιεί την πληροφορία που λαμβάνει από το δέκτη προκεμένου να αποφασίσει πώς θα μεταδώσει.

# Χωρητικότητα καναλιού με ανάδραση – Ορισμοί

---

- Κώδικας ανάδρασης (feedback code)  $(2^{nR}, n)$ :
  - Μια ακολουθία απεικονίσεων  $x_i(W, Y^{i-1})$ , όπου κάθε  $x_i$  είναι συνάρτηση του τρέχοντος μηνύματος  $W$ , καθώς και των σημάτων που ελήφθησαν στο δέκτη έως και τη χρονική στιγμή  $i - 1$ :  $Y_1, Y_2, \dots, Y_{i-1}$ , και
  - Μια ακολουθία συναρτήσεων αποκωδικοποίησης  $g : \mathcal{Y}^n \rightarrow \{1, 2, \dots, 2^{nR}\}$ .
- Θεωρούμε ότι τα μηνύματα  $W$  είναι ομοιόμορφα κατανεμημένα. Επομένως,  $P_e^{(n)} = \Pr\{g(Y^n) \neq W\}$ , όπου  $X^n = X^n(W)$ .
- Η (λεπτουργική) χωρητικότητα με ανάδραση  $C_{FB}$  του διακριτού καναλιού χωρίς μηνύματα με το μέγιστο ρυθμό που είναι εφικτός με χρήση κωδίκων ανάδρασης.

## Χωρητικότητα καναλιού με ανάδραση

---

- Θεώρημα (Cover 7.12.1):  $C_{FB} = C = \max_{p(x)} I(X; Y)$ .
- Απόδειξη. Είναι, κατ' αρχήν, προφανές ότι  $C_{FB} \geq C$ , δεδομένου ότι το κανάλι χωρίς ανάδραση μπορεί να θεωρηθεί ως ειδυλλή περίπτωση του καναλιού με ανάδραση.
- Θα αποδείξουμε ότι  $C \geq C_{FB}$  και, επομένως,  $C = C_{FB}$ .
- Θα χρησιμοποιήσουμε και πόλι την ανισότητα Fano, όπως και στο αντίστροφο του Θεωρήματος Κωδικοποίησης Καναλιού. Ωστόσο, η απόδειξη διαφέρει γιατί στο κανάλι με ανάδραση δεν ισχύει η σχέση  $I(X^n; Y^n) \leq nC$ .
- Πενθυμίζεται ότι θεωρούμε ότι το  $W$  είναι ομοιόμορφα κατανεμημένο στο σύνολο  $\{1, 2, \dots, 2^{nR}\}$ .

$$\begin{aligned} nR &= H(W) \stackrel{(a)}{=} H(W|\hat{W}) + I(W; \hat{W}) \stackrel{(b)}{\leq} 1 + P_e^{(n)} nR + I(W; \hat{W}) \\ &\stackrel{(c)}{\leq} 1 + P_e^{(n)} nR + I(W; Y^n), \end{aligned}$$

(a) Σχέση αμοιβαίως πληροφορίας-εντροπίας, (b) ανισότητα Fano, (c) ανισότητα επεξεργασίας δεδομένων.

## Χωρητικότητα καναλιού με ανάδραση (2)

---

$$nR \leq 1 + P_e^{(n)} nR + I(W; Y^n).$$

$H(I(W; Y^n))$  μπορεί να γραφτεί ως εξής:

$$I(W; Y^n) = H(Y^n) - H(Y^n|W) \stackrel{(a)}{=} H(Y^n) - \sum_{i=1}^n H(Y_i|Y_1, Y_2, \dots, Y_{i-1}, W)$$

$$\begin{aligned} &\stackrel{(b)}{=} H(Y^n) - \sum_{i=1}^n H(Y_i|Y_1, Y_2, \dots, Y_{i-1}, W, X_i) \stackrel{(c)}{=} H(Y^n) - \sum_{i=1}^n H(Y_i|X_i) \\ &\leq \sum_{i=1}^n H(Y_i) - \sum_{i=1}^n H(Y_i|X_i) = \sum_{i=1}^n I(X_i; Y_i) \leq nC. \end{aligned}$$

(a) Κανόνας αλυσίδας εντροπίας, (b) εάν γνωρίζουμε την ακολουθία  $Y^{i-1}$  και το μήνυμα  $W$ , γνωρίζουμε και το σύμβολο  $X_i$  που μεταδίδεται, (c) το κονόλι δεν έχει μηδή, οπότε η έξοδος της χρονικής στιγμής  $i$  εξαρτάται μόνο από την είσοδο  $X_i$ .

## Χωρητικότητα κανάλιού με ανάδραση (3)

---

- Επομένως,  $I(W; Y^n) \leq nC$ , και

$$nR \leq P_e^{(n)} nR + 1 + nC.$$

- Διαιρώντας με  $n$ , και για  $n \rightarrow \infty$ ,

$$R \leq C, \text{ και, επομένως, } C_{FB} \leq C.$$

- Παρόλο που η χρήση ανάδρασης σε διακριτά κανάλια χωρίς μνήμη δεν αυξάνει τη χωρητικότητα, ενδέχεται να διευκολύνει τη μετάδοση. Για παράδειγμα, στο κανάλι διαγραφής, η μετάδοση απλουστεύεται εάν γνωρίζουμε πότε το σήμα εισόδου διαγράφεται.
- Φυσικά, στην πράξη, μπορεί να μην υπάρχει αξιόπιστος δίαλυτος ανάδρασης, ή να έχει κόστος (π.χ. σε εύρος ζώνης ή καθυστέρηση).

## Αποκαδικοπόηση Μέγιστης Πιθανοφάνειας και Εκθέτης Συφάλλων

---

- Απόδειξη Θεωρήματος Κωδικοποίησης Κωναλιού
  - Αντίστροφο
- Χωρητικότητα Κωναλιού ως Ανάθρακη
- Αποκαδικοπόήση Μέγιστης Πιθανοφάνειας και Εκθέτης Συφάλλων

# Αποκωδικοπόίηση Μέγιστης εκ των Γενέρων Πιθανότητας (**Maximum A Posteriori Probability – MAP**)

---

- Για την απόδειξη του Θεωρήματος Κωδικοποίησης Κωνιλιού υποθέσαμε ότι η αποκωδικοπόίηση βασίζεται στην Ιδιότητα Από Κονού Ασυμπτωτικής Ισοχατανομής (Joint AEP).
- Δείξαμε ότι εάν η αποκωδικοπόίηση βασίζεται στο **Joint AEP** μπορούμε να μεταδώσουμε με ρυθμούς αυθαίρετα κοντά στη χωρητικότητα με αυθαίρετα μικρή πιθανότητα σφάλματος.
- Αποδείξαμε ότι δε μπορούμε να υπερβούμε τη χωρητικότητα. Επομένως, η αποκωδικοπόίηση με χρήση από κονού τυπικών ακολουθιών είναι ασυμπτωτικά βέλτιστη.
- Εάν το κριτήριο είναι να ελαχιστοποιηθεί η πιθανότητα σφάλματος στο δέκτη, πρέπει να χρησιμοποιηθεί αποκωδικοπόίηση Μέγιστης εκ των Γενέρων Πιθανότητας (**Maximum a Posteriori (MAP) probability detection**).
- Θεωρούμε την πιθανότητα  $p(y^n | x^n(w))$  να ληφθεί η ακολουθία  $y^n$  στο δέκτη δεδομένου ότι εστάλη ακολουθία  $x^n(w)$  η οποία αντιστοιχεί στο μήνυμα  $w$  (η καθηκή λέξη του μηνύματος  $w$ ).

# Αποκωδικοπόηση Μέγιστης εκ των Στέρων Πιθανότητας (2)

---

- Από τον κανόνα του Bayes,

$$p(w|y^n) = \frac{p(y^n|x^n(w))p(w)}{p(y^n)}, \text{ όπου } p(y^n) = \sum_{w=1}^{|\mathcal{W}|} p(w)p(y^n|x^n(w)).$$

- Εάν ο δέκτης αποκωδικοποεί την ακολουθία  $y^n$  στο μήνυμα  $w$ , η πιθανότητα σφάλματος δεδομένης της ληφθείσας ακολουθίας  $y^n$  ισούται με  $1 - p(w|y^n)$ .
- Επομένως, για να ελαχιστοποιηθεί η πιθανότητα σφάλματος, πρέπει να επιλεγεί το μήνυμα  $w$  το οποίο μεγιστοποιεί την εκ των υστέρων (**a posteriori**) πιθανότητα του  $w$  δεδομένης της ληφθείσας ακολουθίας  $y^n$  ( $p(w|y^n)$ ).
- Κανόνας αποκωδικοπόησης **MAP**:  $w = g(y^n)$ , τέτοιο ώστε

$$p(w|y^n) \geq p(w'|y^n), \text{ για όλα τα } w' \neq w, w, w' \in \mathcal{W}.$$

## Αποκωδικοπόηση Μέγιστης εκ των Στέρων Πιθανότητας (3)

---

- Με χρήση του κανόνα του Bayes,

$$\begin{aligned} p(w|y^n) &\geq p(w'|y^n) \Rightarrow \\ \frac{p(y^n|x^n(w))p(w)}{p(y^n)} &\geq \frac{p(y^n|x^n(w'))p(w')}{p(y^n)} \end{aligned}$$

- Επομένως, ο κανόνας MAP μπορεί να γραφεί ως:

$$p(y^n|x^n(w))d((w)d(w') \geq p(y^n|x^n(w'))d(w')$$

- Για κανόνι χωρίς μνήμη,

$$p(y^n|x^n(w)) = \prod_{i=1}^n p(y_i|x_i(w)).$$

## Αποκωδικοποίηση Μέγιστης Πιθανοφάνειας (**Maximum Likelihood (ML) decoding**)

---

- Με βάση τον κανόνα MAP επιλέγεται το μήγυμα που ικανοποιεί τη σχέση  $p(y^n|x^n(w))p(w) \geq p(y^n|x^n(w'))p(w')$  για όλα τα  $w' \neq w$ .
- Εάν όλα τα μηνύματα εκπέμπονται με την ίδια πιθανότητα (ομοιόμορφα), ο αποκωδικοποιητής μπορεί να αποκωδικοποιήσει με βάση τη σχέση
$$p(y^n|x^n(w)) \geq p(y^n|x^n(w')) \text{ για όλα } w' \neq w.$$
- Η αποκωδικοποίηση με βάση την παραπάνω σχέση ονομάζεται μέγιστης πιθανοφάνειας. Στη γενική περίπτωση (όπου τα μηνύματα δεν ακολουθούν ομοιόμορφη κατανομή) δε μεγιστοποιεί την πιθανότητα να έχει μεταδοθεί το μήνυμα  $w$  δεδομένης της ακολουθίας  $y^n$ .
- Ωστόσο, μεγιστοποιείται η πιθανότητα να έχει ληφθεί η  $y^n$  δεδομένου του  $w$ .

## Γιατί **ML** και όχι **MAP**;

---

- Στη γενική περίπτωση (όπου η κατανομή των μηνυμάτων στην είσοδο του καναλιού δεν είναι ομοιόμορφη) η αποκωδικοποίηση **ML** δεν είναι βέλτιστη.
- Ωστόσο, στην πράξη, η αποκωδικοποίηση **ML** χρησιμοποιείται συχνότερα από την αποκωδικοποίηση **MAP**. Κάποιοι από τους λόγους είναι οι εξής:
  - Σε κάποια συστήματα, τα μηνύματα που στέλνονται είναι ισοπίθανα, οπότε η αποκωδικοποίηση **ML** είναι βέλτιστη.
  - Αποδεικνύεται (βλ. π.χ. Cioffi, [http://www.stanford.edu/class/ee379a/course\\_reader/chap1.pdf](http://www.stanford.edu/class/ee379a/course_reader/chap1.pdf)) ότι εάν η κατανομή των μηνυμάτων  $p(w)$  είναι άγνωστη, η αποκωδικοποίηση **ML** ελαχιστοποιεί την πιθανότητα σφάλματος.
- Πολλές φορές η αποκωδικοποίηση **ML** είναι πολύπλοκη, οπότε χρησιμοποιούνται υποβέλτιστες μέθοδοι. Περισσότερα στα μαθήματα Ψηφιακών Επικοινωνιών.

## Εκθέτης Σφάλματος (Error Exponent) (εισαγωγή)

---

- Σύμφωνα με το Θεώρημα Κωδικοποίησης Καναλιού, είναι δυνατόν να μεταδώσουμε σε διαχριτό κανάλι χωρίς λαχώνη με αυθαίρετα μικρή πιθανότητα σφάλματος, εφόσον ο ρυθμός μετάδοσης δεν υπερβαίνει τη χωρητικότητα.
- Αντίστροφα, δεν υπάρχει κώδικας με αυθαίρετα μικρή πιθανότητα σφάλματος ο οποίος επιτυγχάνει μετάδοση με ρυθμό μεγαλύτερο από τη χωρητικότητα καναλιού.
- Αποδείξαμε το Θεώρημα Κωδικοποίησης Καναλιού όταν ο δέκτης αποκωδικοποιεί με βάση την Ιδιότητα Από Κοντού Ασυμπτωτικής Ισοδιαμέρισης. Το Θεώρημα αποδεικνύεται και για αποκωδικοποίηση μέγιστης πιθανοφάνειας (**ML** – βλ. π.χ. **Gallager**).
- Στην απόδειξη, για να επιτύχουμε αυθαίρετα μικρή πιθανότητα σφάλματος, αφήσαμε το  $n$  να τείνει στο άπειρο.
- Τι συμβαίνει όταν το  $n$  είναι πεπερασμένο; Πώς μεταβάλλεται η πιθανότητα σφάλματος ως συνάρτηση του  $n$ :
- Ένας τρόπος να ποσοτικοποιηθεί η εξάρτηση της μέσης πιθανότητας σφάλματος από το  $n$  είναι ο εκθέτης σφάλματος (**error exponent**) ο οποίος παρέχει ένα όνω φράγμα όταν χρησιμοποιείται αποκωδικοποίηση μέγιστης πιθανοφάνειας.

## Εκθέτης Σφάλματος (Error Exponent)

---

- Θεώρημα (Gallager 5.6.2 & Corollary 1): Έστω διακριτό κανάλι χωρίς μηνύμη με πίνακα μετάβασης  $p(y_j|x_k)$ ,  $j = 1, \dots, J$  και  $k = 1, \dots, K$ . Για δεδομένο  $n$  και  $R$  θεωρούμε το σύνολο των κωδίκων  $(2^{nR}, n)$  των οποίων τα σύμβολα επιλέγονται ανεξάρτητα με βάση κατανομή  $p(x)$ . Εάν ο δεκτης χρησιμοποιεί αποκωδικοποίηση μέγιστης πιθανοφάνειας, για τη μέση τιμή σφάλματος υπολογισμένη για όλους τους τυχαίους κώδικες οι οποίοι παράγονται με βάση κατανομή  $p^*(x)$  και για όλα τα πιθανά μηνύματα, ισχύει

$$P_e^{(n)} \leq \exp\{-nE_r(R)\},$$

όπου  $E_r(R)$  είναι ο εκθέτης τυχαίας κωδικοποίησης ή random coding/error exponent

$E_r(R) = \max_{0 \leq \rho \leq 1} \max_{p(x)} \{E_0(\rho, p(x)) - \rho R\}$ ,  $p^*(x)$  η κατανομή που επιτυγχάνει τον  $E_r(R)$  και

$$E_0(\rho, p(x)) = -\log \sum_{j=1}^J \left[ \sum_{k=1}^K p(x_k) p(y_j|x_k)^{1/(1+\rho)} \right]^{1+\rho}.$$

## Εκθέτης Σφάλματος (Error Exponent) (συνέχεια)

---

- Παρόλο που η έκφραση για τον εκθέτη σφάλματος είναι σχετικά πολύπλοκη, βασίζεται σε απλά βήματα (βλ. Gallager 5.6).
  - Εάν μπορούμε να υπολογίσουμε τον  $E_r(R)$  για δεδομένο διακριτό κανάλι χωρίς μηχανή, αποκτούμε ένα φράγμα για την πιθανότητα σφάλματος για δεδομένο ρυθμό μετάδοσης και δεδομένο μήκος κώδικα  $n$ :  $P_e^{(n)} \leq \exp\{-nE_r(R)\}$ .
  - Αποδεικνύεται ότι, για  $0 \leq R < C$ ,  $E_r(R) > 0$  και, επομένως, με κατάλληλη κωδικοποίηση, η πιθανότητα σφάλματος μπορεί να κρατηθεί αυθαίρετα κοντά στο μηδέν με χρήση κωδίκων κατάλληλου μήκους  $n$ .
  - Όπως και στην περίπτωση αποκωδικοποίησης με χρήση από κονού τυπικότητας, το γεγονός ότι  $P_e^{(n)} \leq \exp\{-nE_r(R)\}$  δε συνεπάγεται ότι η πιθανότητα σφάλματος  $P_{e,w}^{(n)}$  που αντιστοιχεί στην κωδική λέξη  $x^n(w)$  θα είναι  $\leq \exp\{-nE_r(R)\}$ . Ωστόσο, αποδεικνύεται (Gallager 5.6 Corollary 2) ότι υπάρχει κώδικας  $(2^{nR}, n)$  τέτοιος ώστε  $P_{e,w}^{(n)} \leq 4 \exp\{-nE_r(R)\}$  για όλα τα  $w = 1, 2, \dots, 2^{nR}$ .

## Ανακεφαλαίωση μαθήματος

---

- Θεώρημα Κωδικοπόίησης Καναλιού (για Διαιριτέ Κανάλια Χωρίς Μνήμη)
  - Αντίστροφο: Με χρήση της ανισότητας Fano δείξαμε ότι δεν υπάρχει κώδικας με  $P_e^{(n)} \rightarrow 0$  που να επιτυγχάνει  $R > C$ .
- Η χρήση ανάδρασης (**feedback**) δεν αυξάνει τη χωρητικότητα διαιριτού καναλιού χωρίς μνήμη! (παρόλο που ενδέχεται να διευκολύνει την κωδικοποίηση/αποκωδικοποίηση). Θα δούμε σε επόμενο μάθημα ότι υπάρχουν περιπτώσεις όπου η χρήση ανάδρασης σε κανάλια με μνήμη οδηγεί σε αύξηση της χωρητικότητας (π.χ. Γκαουσιανά κανάλια με έγχρωμο ψόριβο).
- Ο βέλτιστος αποκωδικοποιητής βασίζεται σε ανίχνευση μέγιστης πιθανοφάνειας (**ML**). Ενα όνω φράγμα για την πιθανότητα σφάλματος για δεδουλεύοντα μήκος κώδικα  $n$  μπορεί να προσδιοριστεί με χρήση του Εκθέτη Σφάλματος.

## Προεπισκόπηση επόμενου μαθήματος

---

- Απόδειξη Θεωρήματος Διαχωρισμού Πηγής - Καναλιού. Η καδικοπόηση πηγής και καναλιού μπορούν να γίνουν ανεξάρτητα χωρίς απόλεια ρυθμού μετάδοσης (για κανάλια μιας εισόδου - μιας εξόδου).
- Συνεχείς τ.μ. και κανάλια διακριτού χρόνου αλλά συνεχών τιμών.
- Ποσότητες Θεωρίας Πληροφορίας για συνεχείς τ.μ.: Διαφορική Εντροπία, Σχετική Εντροπία και Αμοιβαία Πληροφορία για συνεχείς τ.μ.
- Ιδιότητες Διαφορικής Εντροπίας.
- ΑΕΡ για συνεχείς τ.μ.
- Η (πολυμεταβλητή) Γκαουσιανή κατανομή και η εντροπία της.
- Το Γκαουσιανό κανάλι. Χωρητικότητα και Θεώρημα Κωδικοποίησης.
- Κανάλι Προσθετικού Λεικού Γκαουσιανού Θορύβου (AWGN). Κανάλι συνεχών τιμών και συνεχούς χρόνου με πεπερασμένο εύρος ζώνης. Πώς μπορούμε να το χαρακτηρίσουμε και ποια είναι η χωρητικότητά του,