

Εργασία στα Τηλεπικοινωνιακά

Βασίλειος Κοκκοσένης it2021042

Μέρος 1ο

Αρχικά, γνωρίζουμε ότι η συνάρτηση $Q(x)$ έχει διάφορες προσεγγίσεις που έχουν προταθεί κατά καιρούς στην βιβλιογραφία. Μια από αυτές είναι η $Q_1(x) = \exp(-x^2/2)$. Η συγκεκριμένη προσέγγιση είναι εύκολα αντιστρέψιμη με άλλες μαθηματικές πράξεις. Έχουμε:

$$y = f(x) \Rightarrow y = Q_1(x) \Rightarrow y = e^{(-x^2/2)} \xrightarrow{\ln} \ln y = \ln e^{(-x^2/2)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \ln y = -x^2/2 \Rightarrow -2 \ln y = x^2 \Rightarrow \sqrt{-2 \ln y} = \sqrt{x^2} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow |x| = \sqrt{-2 \ln y} \Rightarrow$$

Θεωρούμε ότι το $x > 0$ και έχουμε $x = \sqrt{\frac{6 \text{SNR} b \log_2 M}{M^2 - 1}}$ από την εμφάνιση.

$$\Rightarrow x = \sqrt{-2 \ln y} \Rightarrow f^{-1}(y) = \sqrt{-2 \ln y} \Rightarrow Q_1^{-1}(y) = \sqrt{-2 \ln y} \Rightarrow$$

θέτοντας $y=x$

$$Q_1^{-1}(x) = \sqrt{-2 \ln x}$$

Έτσι συνέχισα έχουμε:

$$P_b = 2 \frac{M-1}{M \log_2 M} Q \left(\sqrt{\frac{6 \text{SNR} b \log_2 M}{M^2 - 1}} \right) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} = Q \left(\sqrt{\frac{6 \text{SNR}_b \log_2 M}{M^2 - 1}} \right) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow y = Q(x) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow Q^{-1}(y) = x \Rightarrow$$

$$\Rightarrow Q^{-1} \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right) = \sqrt{\frac{6 \text{SNR}_b \log_2 M}{M^2 - 1}} \quad (1)$$

$$M \text{ ε } Q^{-1}(x) = \sqrt{-2 \ln x} \text{ , άρα}$$

$$Q^{-1} \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right) = \sqrt{-2 \ln \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right)} \quad (2)$$

$$(1), (2) \Rightarrow \sqrt{-2 \ln \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right)} = \sqrt{\frac{6 \text{SNR}_b \log_2 M}{M^2 - 1}} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow -2 \ln \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right) = \frac{6 \text{SNR}_b \log_2 M}{M^2 - 1} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow -\frac{1}{3} \ln \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right) = \frac{\text{SNR}_b \cdot \log_2 M}{M^2 - 1} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \text{SNR}_b = -\frac{1}{3} \cdot \frac{(M^2 - 1)}{\log_2 M} \cdot \ln \left(\frac{P_b \cdot M \log_2 M}{2(M-1)} \right) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \text{SNR}_b = f(M) \text{ , αν θεωρήσουμε ότι το } P_b \text{ είναι σταθερό}$$

Μέρος 2°

Έστω ότι έχουμε ένα γράμμα "V", το οποίο βάσει του κώδικα ASCII μετατρέπεται στην εξής σειρά από 8 bits: 01010110.

Για τα διάφορα M έχουμε:

M=2 Gray Code Bits: [0, 1, 0, 1, 0, 1, 1, 0]

PPM Symbols: [0, 1, 0, 1, 0, 1, 1, 0]

M=4 Gray Code Bits: [01, 01, 01, 11]

PPM Symbols: [1, 1, 1, 3]

M=8 Gray Code Bits: [011, 111, 110]

PPM Symbols: [3, 7, 6]

προσθέτουμε ένα 0 στο 10, όπως γίνεται 100 το οποίο περιγράφεται σε 110 με βάση τον κώδικα Gray

M=16 Gray Code Bits: [0111, 0101]

PPM Symbols: [7, 5]

$$\text{Επίσης έχουμε } T_s = \frac{\log_2 M}{R_b} = \log_2 M \cdot 10^{-9}$$

Έστω M=2

$$T_s = \log_2 2 \cdot 10^{-9} \Rightarrow T_s = 10^{-9}$$

Γνωρίζουμε ότι για M=2 και $T_s = 10^{-9}$ στη διάρκεια του πρώτου συμβόλου ($i=0$) ο παλμός που αντιστοιχεί στο k-οστό σύμβολο, $0 \leq k \leq 1$ καθορίζεται από την σχέση $p(t)=1$ εάν $kT_s \leq t < (k+1)T_s$ ενώ $p(t)=0$ διαφορετικά.

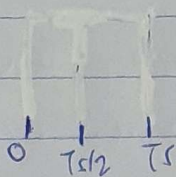
Δηλαδή για $k=0$ έχουμε

$p(t)=1$ εάν $0 \leq t < T_s/2$ ενώ $p(t)=0$ εάν $T_s/2 \leq t < T_s$

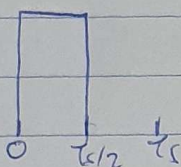
Ενώ για $k=1$ έχουμε

$p(t)=1$ εάν $T_s/2 \leq t < 2T_s/2$ ενώ $p(t)=0$ εάν $0 \leq t < T_s/2$
δηλαδή $T_s/2 \leq t < T_s$

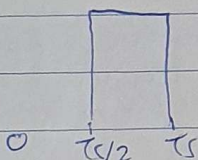
Π.χ. Αν είχαμε ένα σύμβολο σχηματίζεται θα είχαμε



Αν $k=0$ θα είχαμε τον εξής παλμό

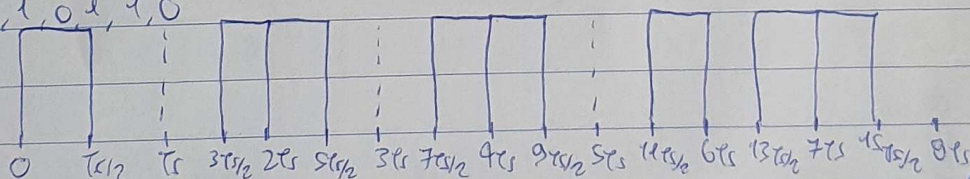


Αν $k=1$ θα είχαμε τον εξής παλμό



Επίσης γνωρίζουμε ότι, για τα ενδεδειγμένα σύμβολα οι παλμοί μεγιστοποιούνται κατά T_s , συνεπώς στην περίπτωση μας θα έχουμε:

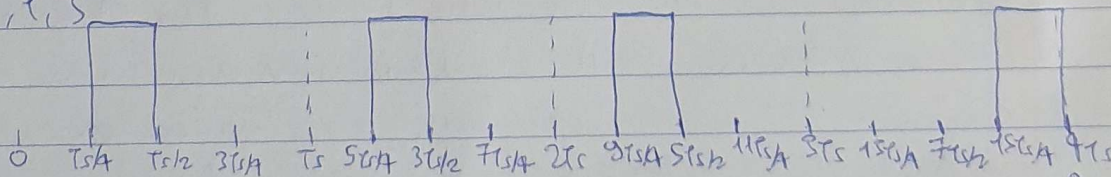
0, 1, 0, 1, 0, 1, 0



όπου $T_s = 10^{-9}$

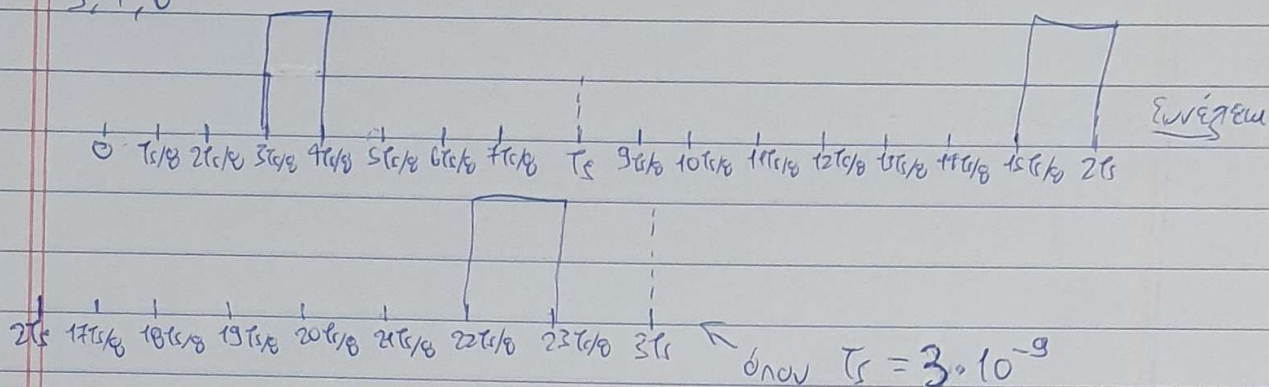
Με παρόμοιο τρόπο για $M=4$ θα έχουμε (χωρίζουμε το T_s σε 4 κομμάτια)

1, 1, 1, 3



όπου $T_s = 2 \cdot 10^{-9}$

Με παρόμοιο τρόπο για $M=8$ θα έχουμε: (Χωρίζουμε το T_c σε 8 κομμάτια)
3, 7, 6



Τέλος, για $M=16$ θα έχουμε: (Χωρίζουμε το T_c σε 16 κομμάτια)
7, 5

