Corso di Fondamenti di Comunicazioni Elettriche/Telecomunicazioni Corso di Laurea in Ingegneria Elettronica/L. Magistrale in Ingegneria Elettrotecnica

Esercizio Preparazione Esame

Nell'ambito di un progetto di monitoraggio ambientale una stazione remota di acquisizione dati riceve informazioni da un set di N sensori distribuiti nell'area circostante alla stazione, che raccolgono dati di varia natura. Ciascun sensore è caratterizzato da una frequenza di acquisizione $f_s = 20 \ Hz$, e converte i campioni in formato numerico utilizzando un quantizzatore a $N_C = 10 \ bit$. Si rende necessario mettere in comunicazione la stazione con un centro di elaborazione dati. Dal flusso binario complessivo a velocità f_b generato dagli N sensori la stazione genera un segnale analogico di banda base utilizzando un modulatore multilivello a L livelli che utilizza un filtro a coseno rialzato con roll-off unitario. Al fine di inviare i dati contenuti in tale segnale al centro di elaborazione vengono considerate due scelte progettuali alternative, descritte a seguire:

- A) Utilizzo di un collegamento radio utilizzante un riflettore passivo e caratterizzato quindi da una tratta in uplink stazione-riflettore e una in downlink riflettore-centro. Il riflettore può essere modellato come due antenne che lavorano sulle due tratte, connesse tramite una tratta in cavo coassiale di attenuazione trascurabile. La tratta di uplink è caratterizzata dai seguenti parametri: modulazione analogica BLD-PR con $\eta = 0.75$; $G_T^U = 16~dB$; $G_R^U = 17~dB$; $f_p = 300~MHz$; $d_U = 25~km$; $W_T^U = 50~W$. Per quella di downlink si ha: $G_T^D = 17~dB$; $G_R^D = 18~dB$; $d_D = 28~km$, $T_S = 870~K$.
- B) Utilizzo di una connessione su doppino telefonico fino a un armadio di interconnessione dal quale parte una fibra che connette l'armadio stesso con il centro di elaborazione. La tratta in doppino ha lunghezza $d_{dopp} = 7 \, km$, ed è caratterizzata da un coefficiente di attenuazione $A_0 = 12 \, dB/km$ @ $1 \, MHz$; su di essa viene trasmesso un segnale BLD-PR ancora con $\eta = 0.75$, e il ricevitore elettrico in uscita dal doppino è caratterizzato da un fattore di rumore complessivo $F_{tot}^{dopp} = 10.75$
- 2. La tratta in fibra è composta da un trasmettitore che lavora in terza finestra a potenza ottica W_T^{Opt} , posto in ingresso a una fibra monomodo di lunghezza $d_{fibra} = 42 \, km$ a sua volta collegata a un ricevitore di sensibilità $S = 1500 \, f/b$ ed efficienza di conversione $\eta_{Opt} = 0.5$ e fattore di rumore complessivo per le componenti elettriche pari a $F_{tot,Opt} = 3$.

Indipendentemente dalla scelta adottata si vuole operare con una probabilità d'errore $P_e \le 10^{-5}$, corrispondente a $y_{dB}^2 = 10~dB$; nel caso della soluzione in doppino+fibra si può assumere che la tratta in fibra non introduca errori se il vincolo sulla sensibilità è rispettato.

Si chiede di:

- 1) Determinare il numero N di sensori che possono essere utilizzati se si effettua la scelta progettuale A) nel caso si decida di utilizzare L=8;
- 2) Nel caso si adotti la scelta progettuale B) determinare la frequenza portante da utilizzare volendo operare con la stessa potenza e gli stessi valori di *L*, *N* utilizzati nel punto 1);
- 3) Determinare il margine di sistema introdotto se si decide di sostituire il modulatore BLD-PR con un modulatore BLD-PS mantenendo invariate tutte le altre condizioni.
- 4) Determinare nelle ipotesi del punto 2) il valore della potenza W_T^{Opt} che permette al ricevitore ottico di operare secondo specifica, assumendo che a valle della decodifica effettuata in uscita dal doppino i bit ricevuti vengano codificati secondo una modulazione OOK a 2 livelli che determina la corrente in ingresso al trasmettitore ottico.
- 5) Assumendo N=100 e $W_T^{Opt}=0$ dBm, si giustifichi l'ipotesi di trascurare gli errori sulla tratta in fibra calcolando l'SNR termico a valle del trasduttore ottico-elettrico e la corrispondente probabilità d'errore, sapendo che l'impedenza del ricevitore è R=50 Ω e che tale SNR può essere calcolato come $SNR=I_P^2/I_I^2$, dove I_P è calcolabile dalle caratteristiche del ricevitore e dalla potenza

ottica ricevuta, mentre
$$I_J = \sqrt{\frac{4kF_{tot,Opt}T_OB}{R}}$$
, con $B \cong 1/T_b$.

Soluzione

1) Si ha:

$$f_b = N f_s N_C = N \cdot 20 \cdot 10 = N \cdot 200 \text{ b/s}$$

da cui:

$$B = \frac{f_l}{2}(1+\gamma) = \frac{f_b}{2\log_2 L}(1+\gamma) = \frac{N \cdot 200}{2\log_2 8}(1+1) = \frac{N \cdot 200}{3} Hz$$

Per determinare *N* è quindi necessario calcolare la banda *B* a disposizione, che sarà determinata solo dalla massima potenza di rumore accettabile, visto che non sono stati imposti vincoli sull'occupazione di banda del segnale.

Iniziamo calcolando l'attenuazione complessiva a cui è sottoposto il segnale, per determinare la potenza ricevuta utile. Per l'uplink si ha:

$$A_{dB}^{U} = 32,4 + 20log_{10} \left(f_p \big|_{MHz} \right) + 20log_{10} (d_U |_{km}) - G_T^{U} - G_R^{U}$$

= 32,4 + 49,54 + 27,95 - 16 - 17 = 76,9 dB

e per il downlink:

$$A_{dB}^{D} = 32,4 + 20log_{10} \left(f_p \big|_{MHz} \right) + 20log_{10} (d_D|_{km}) - G_T^D - G_R^D$$

= 32,4 + 49,54 + 28,9 - 17 - 18 = 75,9 dB

e quindi complessivamente:

$$A_{dB}^{Radio} = A_{dB}^{U} + A_{dB}^{D} = 75.9 + 76.9 = 152.8 \ dB$$

tenendo conto del coefficiente di efficienza della modulazione BLD-PR adottata si ha:

$$W_R^{Utile} = 0.75 \frac{W_T}{A^{Radio}} \rightarrow W_{R,dBm}^{Utile} = -1.25 + 47 - 152.8 = -107.05 \ dBm$$

mentre per la potenza di rumore si ottiene:

$$\begin{split} W_N^{DD} &= kT_S B \rightarrow W_{N,dBm}^{DD} = kT_0|_{dBm/kHz} + 10log_{10}\left(\frac{T_S}{T_0}\right) + 10log_{10}(B|_{kHz}) \\ &= -144 + 4,76 + \ 10log_{10}\left(\frac{N \cdot 0,2}{3}\right) \ dBm \end{split}$$

funzione quindi del parametro N cercato.

Qual è il valore minimo dell'SNR necessario per garantire la probabilità di errore richiesta? Si ha:

$$y^{2} = \frac{3}{2} \frac{SNR_{DD}^{MIN}}{L^{2} - 1} \rightarrow SNR_{DD,dB}^{MIN} = y_{dB}^{2} - 1.76 + 10log_{10}(L^{2} - 1) = 10 - 1.76 + 18 = 26.24 dB$$

Si può quindi ricavare *N* imponendo:

$$W_{R,dBm}^{Utile} - W_{N,dBm}^{DD} = SNR_{DD,dB}^{MIN} \rightarrow W_{N,dBm}^{DD} = W_{R,dBm}^{Utile} - SNR_{DD,dB}^{MIN}$$

che, sostituendo l'espressione ottenuta in precedenza per $W_{N,dBm}^{DD}$ porta a:

$$-144 + 4,76 + 10log_{10}\left(\frac{N \cdot 0,2}{3}\right) = -107,05 - 26,24 \rightarrow 10log_{10}\left(\frac{N \cdot 0,2}{3}\right) = 5,8$$

e infine:

$$N = 10log_{10} \left(\frac{N \cdot 0.2}{3} \right) = \frac{3 \cdot 10^{\frac{5.8}{10}}}{0.2} = 57$$

2) Per rispondere alla domanda è necessario determinare la massima attenuazione accettabile, e da questa determinare f_p^{dopp} . Si noti che l'attenuazione accettabile sarà differente da quella calcolata al punto 1), in quanto varia la potenza di rumore al ricevitore a causa della differente temperatura di sistema. In questo caso si ha infatti:

$$T_S^{dopp} = F_{tot}^{dopp} T_0 = 2T_0$$

contro la temperatura $T_S = 3T_0$ considerata in precedenza. Si può scrivere:

$$A_{dB}^{dopp} \le A_{dB}^{Radio} + W_{N,dBm}^{DD,Radio} - W_{N,dBm}^{DD,dopp} = A_{dB}^{Radio} + 10log_{10} \left(\frac{T_S}{T_0}\right) - 10log_{10} \left(\frac{T_S^{dopp}}{T_0}\right)$$

$$= 152.9 + 4.76 - 3 = 154.66 \ dB$$

e quindi:

$$\left.A_0\sqrt{f_p^{dopp}}\right|_{MHz}d_{dopp}\right|_{km}\leq 154{,}66\;dB$$

da cui

$$\sqrt{f_p^{dopp}|_{MHz}} \le \frac{154,66}{12 \cdot 7} = 1,84 \rightarrow f_p^{dopp} = 3,39 \text{ MHz}.$$

- 3) Con il cambio di modulatore si passa da $W_R^{Utile} = \eta W_R$ a $W_R^{Utile} = W_R$, introducendo quindi un margine $M=1/\eta=1,33$ pari a $M_{dB}=1,25$ dB.
- 4) In corrispondenza al valore di N determinato al punto 1), si ha:

$$f_b = N \cdot 200 = 11.4 \, kb/s$$

La potenza ottica ricevuta necessaria per rispettare il vincolo dato dalla sensibilità S è quindi data da:

$$\begin{split} W_R^{Opt} &= N_{f/s} E_f = N_{f/b} f_b E_f \geq S f_b E_f = 1500 \cdot 11400 \cdot \frac{6,624 \cdot 10^{-34} \cdot 3 \cdot 10^8}{1,55 \cdot 10^{-6}} \\ &= 1500 \cdot 11400 \cdot 1,28 \cdot 10^{-19} = 2,18 \cdot 10^{-12} \, W \end{split}$$

e cioè $W_{R,dBm}^{Opt} = -86,6 dBm$.

Poiché l'attenuazione introdotta dalla fibra è $A_{dB}^{fibra} = A_0 d_{fibra}|_{km} = 0.2 \cdot 42 = 8.4 \ dB$ Si ottiene infine:

$$W_{T,dBm}^{Opt} = W_{R,dBm}^{Opt} + A_{dB}^{fibra} = -86.6 + 8.4 = -78.2 \ dBm$$

5) Si ha nelle condizioni indicate:

$$W_{R,dBm}^{opt} = W_{T,dBm}^{opt} - A_{dB}^{fibra} = 0 - 8,4 = -8,4 \ dBm \rightarrow W_{R}^{opt} = \frac{6,624 \cdot 10^{-34} \cdot 3 \cdot 10^{8}}{1,55 \cdot 10^{-6}} = 10^{-\frac{38,4}{10}} = 1.44 \cdot 10^{-4} \ W$$

$$e f_b = 100 \cdot 200 = 20 \ kb/s.$$

Quindi:

$$I_P = \eta \frac{W_R^{Opt}}{E_f} q = 0.5 \cdot \frac{1.44 \cdot 10^{-4}}{1.28 \cdot 10^{-19}} 1.6 \cdot 10^{-19} = 9 \cdot 10^{-5} A$$

mentre per la corrente di rumore si ha:

$$I_J = \sqrt{\frac{4kF_{tot,Opt}T_oB}{R}} = \sqrt{\frac{4\cdot 1{,}38\cdot 10^{-23}\cdot 3\cdot 290\cdot 20000}{50}} = \sqrt{1{,}92\cdot 10^{-17}}\,A$$

e l'SNR cercato è quindi pari a:

$$SNR = \frac{I_P^2}{I_I^2} = \frac{(9 \cdot 10^{-5})^2}{1,92 \cdot 10^{-17}} = \frac{8,1 \cdot 10^{-9}}{1,92 \cdot 10^{-17}} = 4,21 \cdot 10^8$$

e in dB:

$$SNR_{dB} = 10log_{10}(4.21 \cdot 10^8) = 86.25 dB$$

con una probabilità d'errore corrispondente del tutto trascurabile.