

ES 1

DATI

Nd: YAG

$$n_{YAG} = 1.82$$

$$\lambda_0 = 1064 \text{ nm}$$

$$L = 4 \text{ cm}$$

$$d = 5 \text{ mm}$$

$$R_1 = 99.9\%$$

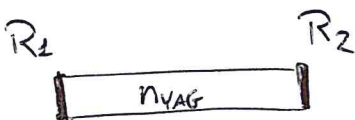
$$R_2 = 98\%$$

$$g_s = 0.05 \text{ m}^{-1}$$

$$\Delta\nu_{FWHM} = 120 \text{ GHz}$$

a) Determinare  $m$  corrispondente a  $\lambda_0$  e il numero di modi oscillanti  $M$

representazione schematica della cavità:



condizione di risonanza:  $L = m \frac{\lambda}{2 n_{YAG}}$

$$\Rightarrow m = \frac{2 L n_{YAG}}{\lambda_0} = 136842$$

Per calcolare il numero di modi  $M$  che cadono sotto la ripa di guadagno, si deve calcolare la distanza spettrale tra due modi di cavità: il full spectral range  $\Delta\nu_{FSR}$

$$L = m \frac{c}{2 n_{YAG} \nu} \rightarrow \nu = m \frac{c}{2 L n_{YAG}} \rightarrow \Delta\nu_{FSR} = \frac{c}{2 L n_{YAG}}$$

Il numero di modi risulta quindi:

$$M = \frac{\Delta\nu_{FWHM}}{\Delta\nu_{FSR}} = \frac{120 \text{ GHz}}{2.06 \text{ GHz}} = 58.25 \rightarrow \boxed{58 \text{ modi}}$$

b) Calcolare  $q_T$  e  $\tau_{PH}$

Le perdite totali:

$$q_T = q_s + \frac{1}{2L} \ln\left(\frac{1}{R_1 R_2}\right) = 0.315 \text{ m}^{-1}$$

tempo di vita dei fotoni in cavità:

$$\tau_{PH} = \frac{n_{YAG}}{c q_T} \approx 19 \text{ ns}$$

c) Nota la potenza d'uscita  $P_0 = 50 \text{ mW}$ , calcolare  $N_{PH}$

In regime stazionario:

specchio d'uscita

$$P_0 = \underbrace{\Phi_{\rightarrow}}_{\substack{\# \text{ fotoni} \\ \text{area} \cdot \text{tempo}}} \cdot \underbrace{A}_{\text{area}} \cdot h\nu (1 - R_2) = \frac{1}{2} N_{PH} \frac{c}{n_{YAG}} \cdot \text{Area} \cdot h\nu (1 - R_2)$$

Area =  $\frac{\pi d^2}{4}$

$$N_{PH} = \frac{2P_0}{\frac{c}{n_{YAG}} \cdot h\nu \cdot \text{Area} \cdot (1 - R_2)} = \frac{2P_0}{\frac{c}{n_{YAG}} \cdot h\nu \cdot \frac{\pi d^2}{4} \cdot (1 - R_2)}$$

$$N_{PH} = 8.27 \times 10^{15} \text{ m}^{-3} = 8.27 \times 10^9 \text{ cm}^{-3}$$

# ES 2

DATI

$$\lambda_0 = 1310 \text{ nm}$$

$$a = 25 \mu\text{m}$$

$$n_1 = 1,462$$

$$\Delta = 1,43\%$$

$$\alpha_F = 1,6 \frac{\text{dB}}{\text{km}}$$

$$D_{ch} = -11 \frac{\text{ps}}{\text{nm km}}$$

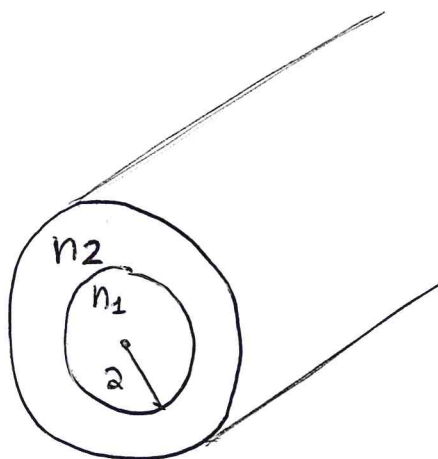
$$P_{LED} = 10 \text{ mW}$$

$$\Delta\lambda_{FWHM} = 107 \text{ nm}$$

$$\alpha_{LED} = 12 \text{ dB}$$

$$P_{riv}|_{min} = 30 \text{ nW}$$

$$\alpha_{DET} = 2 \text{ dB}$$



2) Verificare che la fibra è multimodale e calcolare il numero di modi

$$\Delta = \frac{n_1 - n_2}{n_1}$$

$$\rightarrow n_2 = n_1(1 - \Delta) = 1,447$$

$$V = \frac{2\pi a}{\lambda} \sqrt{n_1^2 - n_2^2} = 29,667 > 2,405 \Rightarrow \text{fibra multimodale}$$

$$M \approx \frac{V^2}{2} = 440 \text{ modi}$$

b) Dispersione totale per unità di lunghezza

dispersione intermodale:

$$\frac{\Delta\tau_{\text{INTER}}}{L} = \frac{n_1 - n_2}{c} = 70 \frac{\text{ps}}{\text{m}} = 70 \frac{\text{ns}}{\text{km}}$$

dispersione cromatica:

$$\frac{\Delta\tau_{\text{ch}}}{L} = |D_{\text{ch}}| \Delta\lambda_{\text{FWHM}} \quad \text{dove } \Delta\lambda_{\text{FWHM}} = 107 \text{ nm} \text{ è la larghezza a metà altezza dello spettro d'uscita della sorgente LED}$$

$$\frac{\Delta\tau_{\text{ch}}}{L} = 11 \frac{\text{ps}}{\text{nm km}} \cdot 107 \text{ nm} = 1.18 \frac{\text{ns}}{\text{km}}$$

$$\rightarrow \frac{\Delta\tau_{\text{TOT}}}{L} = \sqrt{\left(\frac{\Delta\tau_{\text{ch}}}{L}\right)^2 + \left(\frac{\Delta\tau_{\text{INTER}}}{L}\right)^2} \approx \frac{\Delta\tau_{\text{INTER}}}{L} = 70 \frac{\text{ns}}{\text{km}}$$

c) Determinare la massima lunghezza della fibra e il massimo bit rate

Per calcolare  $L_{\text{max}}$  si impone la condizione di power budget

$$P_{\text{LED}}|_{\text{dBm}} - \alpha_{\text{LED}} - \alpha_f \cdot L - \alpha_{\text{DET}} \geq P_{\text{RIV}}|_{\text{dBm}}$$

$$10 \text{ dBm} - 12 \text{ dB} - 1.6 \frac{\text{dB}}{\text{km}} \cdot L - 2 \text{ dB} \geq -45.23 \text{ dBm}$$

$$10 \text{ dBm} - (-45 \text{ dBm}) - 12 \text{ dB} - 2 \text{ dB} \geq 1.6 \frac{\text{dB}}{\text{km}} L$$

$$55.23 \text{ dB} - 14 \text{ dB} \geq 1.6 \frac{\text{dB}}{\text{km}} L$$

$$\boxed{L \leq 25.77 \text{ km}}$$

$$\Delta\tau_{\text{TOT}} = 1.8 \mu\text{s}$$

$$\rightarrow \boxed{B_{\text{RTZ}} = \frac{1}{2\Delta\tau_{\text{TOT}}} \approx 277 \text{ kHz}}$$

ES 3

Si APD

$$W_p = 2 \mu\text{m}$$

$$R_L = 10 \text{ k}\Omega$$

$$S_{i,a} = \left( 100 \frac{\text{fA}}{\sqrt{\text{Hz}}} \right)^2$$

$$\text{BW} = 10 \text{ MHz}$$

$$F = M^{0.5}$$

$$I_{d,o} = 5 \text{ nA}$$

$$I_{ph,o} = 2 \text{ nA}$$

a) Determinare  $q_e$  assumendo  $M = 100$  e  $k = 0$

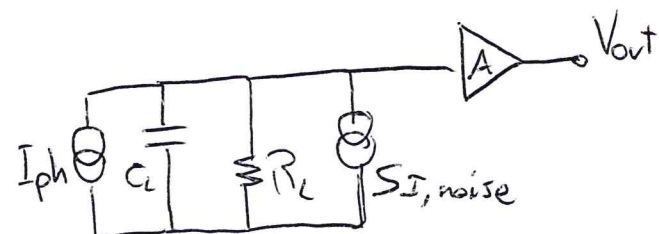
$$M = e^{q_e W_p}$$

$$q_e = \frac{1}{W_p} \ln(M) = 2.3 \times 10^6 \text{ m}^{-1}$$

b) Calcolare SNR [dB] per

- 1)  $M = 1$
- 2)  $M = 100$

circuito equivalente per piccolo segnale



$$\left( \frac{S}{N} \right)^2 = \frac{M^2 I_{ph,o}^2}{\left[ 2q(I_{ph,o} + I_{d,o}) \underset{\substack{\uparrow \\ M^x; x=0.5}}{M^2} F + \frac{4kT}{R_L} + S_{i,a} \right] \text{BW}}$$

$$M=1$$

contributi di rumore:

$$\text{rumore shot: } 2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^{2+\alpha} = 2q(I_{ph,0} + I_{d,0}) = \left(4.73 \times 10^{-16} \frac{A}{\sqrt{Hz}}\right)^2$$

$$\text{rumore termico: } \frac{4kT}{R_L} = \left(1.29 \frac{pA}{\sqrt{Hz}}\right)^2$$

$$\text{rumore dell'amplificatore: } S_{i,a} = \left(\frac{100 pA}{\sqrt{Hz}}\right)^2$$

$$\rightarrow \left(\frac{S}{N}\right)^2 \approx \frac{I_{ph,0}^2}{\frac{4kT}{R_L} BW} = 0.2415 \rightarrow SNR_{dB} = 10 \log_{10} \left(\frac{S}{N}\right)^2$$
$$SNR_{dB} = -6.17 \text{ dB}$$

$$M=100$$

$$\text{rumore shot: } 2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^2 \cdot M^\alpha = \left(14.97 \frac{pA}{\sqrt{Hz}}\right)^2 \gg (S_{i_{RL}} + S_{i_a})$$

$$\rightarrow \left(\frac{S}{N}\right)^2 \approx \frac{M^2 I_{ph,0}^2}{2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^2 \cdot M^\alpha} = 17.85$$

$$SNR_{dB} = 10 \log_{10} \left(\frac{S}{N}\right)^2 = 12.52 \text{ dB}$$

c)

Per  $M \ll 1$   $\left[ 2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^2 F + S_{i,a} \right] \ll \frac{4kT}{R_L}$

→ domina il rumore termico:

→  $\left(\frac{S}{N}\right)^2 \approx \frac{M^2 I_{ph,0}^2}{\frac{4kT}{R_L} BW} \propto M^2$   $\left(\frac{S}{N}\right)$  cresce all'aumentare di  $M$

→ SNR<sub>dB</sub> aumenta con pendenza  $+20 \frac{dB}{decade}$

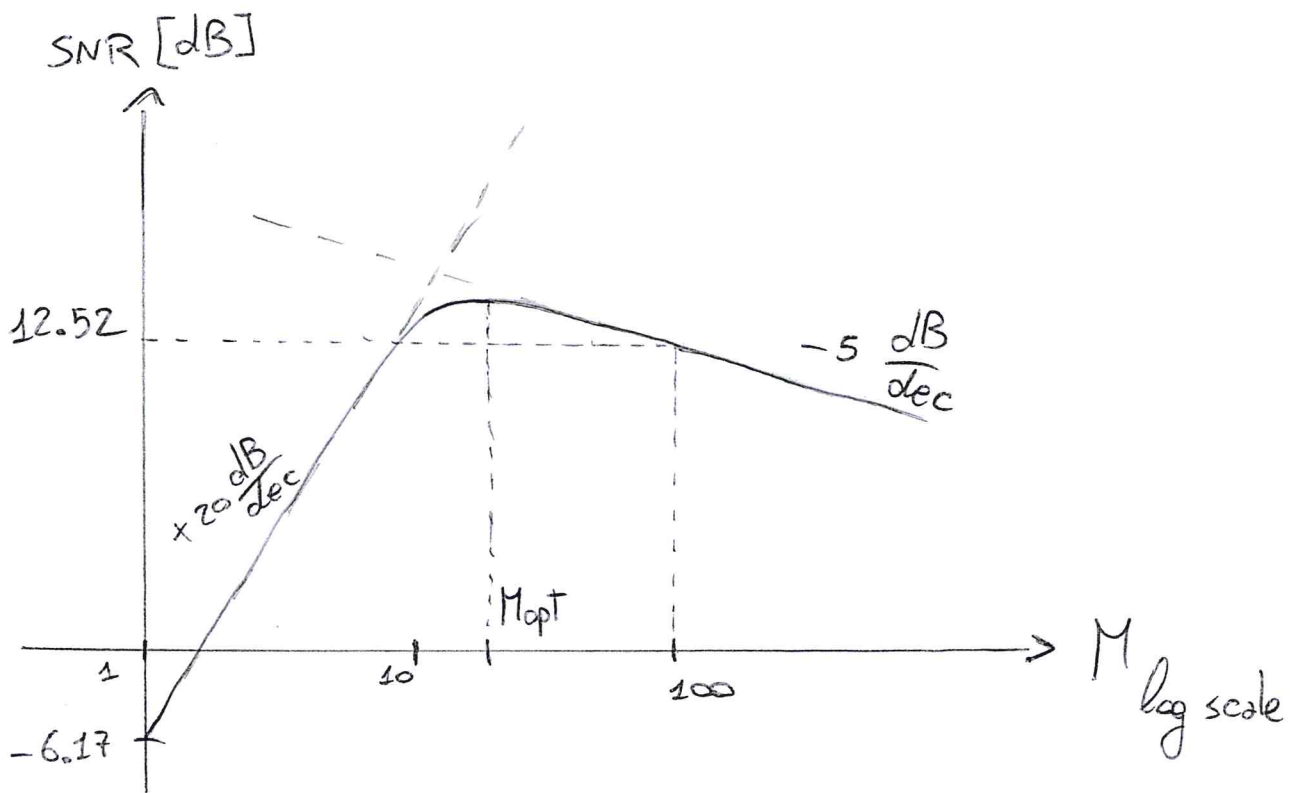
Per  $M \gg 100$  risulta  $2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^2 F \gg \frac{4kT}{R_L} + S_{i,a}$

→ domina il rumore shot del rivelatore

→  $\left(\frac{S}{N}\right)^2 \approx \frac{M^2 I_{ph,0}^2}{2q(I_{ph,0} + I_{d,0})M^2 M^\alpha} \propto M^{-\alpha}$   $\left(\frac{S}{N}\right)$  decrece all'aumentare di  $M$

→ SNR<sub>dB</sub> decresce con pendenza  $-10 \cdot \alpha \frac{dB}{decade} \stackrel{\alpha=0,5}{=} -5 \frac{dB}{decade}$

⇒ Esiste un guadagno ottimo  $1 < M_{opt} < 100$  che massimizza il rapporto segnale-rumore.



La ragione alla base della decrescita del SNR ad alti  $M$  è l'eccesso di rumore causato dal fenomeno di moltiplicazione a valanga  $\left(\frac{S}{N}\right)^2 \propto F^{-1} = \frac{1}{\sqrt{M}}$ ; con  $F = M^x$  e  $x = 0,5$

Il valore ottimo del guadagno può essere calcolato ponendo  $\frac{d}{dM}\left(\frac{S}{N}\right) = 0$

Risulta

$$M_{opt} = \left[ \frac{\frac{4kT}{R_L} + S_{i,a}}{9[I_{eh,0} + I_{d,0}] \alpha} \right]^{\frac{1}{2+\alpha}} = 24.51$$