

---

**Série 13**  
**23 Mai 2018**  
**Amplification**

---

**Ex 1 : Gain d'entrée/sortie pour un amplificateur de longueur  $l_g$** 

- Écrire le coefficient de gain saturé  $\gamma(\nu, I)$  du milieu amplificateur en fonction de l'intensité  $I(\nu, z)$  du faisceau. On posera  $I_s = g(\nu)h\nu\phi_S$ .
- Déterminer une équation pour le gain saturé  $G = \frac{I(\nu, z = l_g)}{I(\nu, z = 0)}$ .
- Discuter deux cas extrêmes et donner l'allure de  $G(\nu = \nu_0)$  en fonction de  $\frac{I(\nu_0, z = 0)}{I_s}$  au centre de la raie, où  $g(\nu_0) = 1$ .

**Ex 2 : Caractérisation d'un amplificateur**

On considère un amplificateur optique. Pour une intensité en entrée de  $1 \text{ W/cm}^2$ , le gain (sortie/entrée) est de 10 dB (on se place au centre de la raie). Si l'intensité d'entrée est doublée le gain est réduit à 9 dB. Cet exercice est une application directe de l'exercice précédent.

- Déterminer le gain faible signal (i.e.,  $I_{\text{entrée}} \rightarrow 0$ ) de cet amplificateur (en dB).
- Que vaut l'intensité de saturation  $I_s$  ?
- Quelle est la puissance maximale (par unité de surface) qui peut être extraite de cet amplificateur (dans la limite d'une grande intensité d'entrée) ?
- Quelle serait l'intensité d'entrée pour extraire 50% de ce maximum ?

## Correction

### Ex 1 : Gain d'entrée/sortie pour un amplificateur de longueur $l_g$

a) D'après le cours 
$$\gamma(\nu, I) = \frac{\gamma_0(\nu)}{1 + \frac{\phi_i}{\phi_s}}$$

Avec  $\gamma_0(\nu)$  le coefficient de gain non saturé.

On en déduit 
$$\gamma(\nu, I) = \frac{\gamma_0(\nu)}{1 + g(\nu) \frac{I(\nu, z)}{I_s}}$$
 avec  $I_s = g(\nu) h\nu \phi_s$

b) On a 
$$\frac{dI}{dz} = \gamma(\nu, I) \cdot I = \frac{\gamma_0(\nu)}{1 + g(\nu) \frac{I(\nu, z)}{I_s}} \cdot I. \quad (1)$$

Ce qui se réécrit: 
$$\left(1 + g(\nu) \frac{I(\nu, z)}{I_s}\right) \frac{dI}{I} = \gamma_0(\nu) dz$$

En intégrant de 0 à  $l_g$  et en posant  $G = \frac{I(\nu, z = l_g)}{I(\nu, z = 0)}$  on obtient l'équation transcendante, i.e. qui ne peut se résoudre que numériquement:

$$\ln G + g(\nu) \frac{I(\nu, z = 0)}{I_s} (G - 1) = \gamma_0(\nu) l_g \quad (2)$$

- c) Si l'intensité en sortie (et alors aussi l'intensité en entrée) est beaucoup plus faible que l'intensité de saturation  $I_s$  on peut ignorer le second terme de l'équation précédente et on retrouve la loi simple de l'amplification:  $G(\nu) = e^{\gamma_0(\nu) l_g}$ .

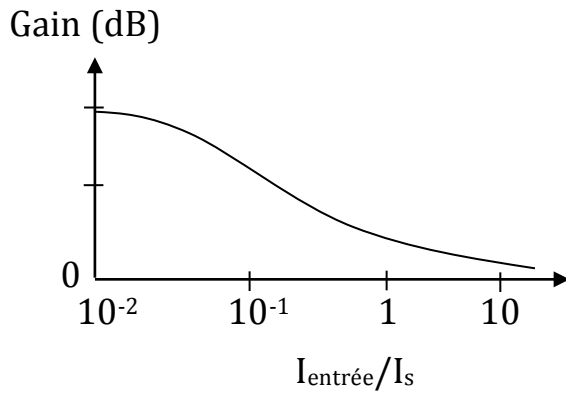
Si l'intensité d'entrée est comparable à l'intensité de saturation, le taux d'augmentation de l'intensité est plus petit; par conséquent le gain net  $G$  est plus faible.

Si l'intensité en entrée est nettement supérieure à l'intensité de saturation l'équation (2) est indéterminée. Il faut donc utiliser la (1) :

à partir de 
$$\frac{dI}{dz} = \frac{\gamma_0(\nu)}{g(\nu) \frac{I(\nu, z)}{I_s}} \cdot I,$$
 on obtient:

$$I(\nu, l_g) = I(\nu, 0) + \left[ \frac{\gamma_0(\nu) \cdot I_s}{g(\nu)} \right] l_g$$

Notez que  $\gamma_0(\nu)$  contient la même dépendance en fréquence que  $g(\nu)$ , et donc en ce régime nous pouvons seulement ajouter une certaine quantité d'intensité  $\gamma_0(\nu_0) \cdot I_s$  par unité de longueur de l'amplificateur indépendamment du désaccord par rapport au centre de la raie.



### Ex 2 : Caractérisation d'un amplificateur

On pose  $I_1 = 1W / cm^2$ ,  $I_2 = 2W / cm^2$ ,  $G_1^{dB} = 10 \text{Log} G_1 = 10 \text{dB}$  et  $G_2^{dB} = 10 \text{Log} G_2 = 9 \text{dB}$

On a par ailleurs  $G_1 = 10$  et  $G_2 \approx 7.94$

a) A partir de  $\frac{I(v, z=0)}{I_s}(G-1) = \gamma_0 l_g - \ln G$  on obtient:

$$\frac{\gamma_0 l_g - \ln G_2}{\gamma_0 l_g - \ln G_1} = \frac{I_2(G_2 - 1)}{I_1(G_1 - 1)}$$

En posant  $\beta = \frac{I_2(G_2 - 1)}{I_1(G_1 - 1)}$ , on obtient alors:

$$\gamma_0 l_g = \frac{1}{1 - \beta} \ln \left( \frac{G_2}{G_1^\beta} \right)$$

$$\text{On en déduit } G_0 = e^{\gamma_0 l_g} = \left( \frac{G_2}{G_1^\beta} \right)^{\frac{1}{1 - \beta}},$$

$$\text{d'où } G_0^{dB} = \frac{1}{1 - \beta} [G_2^{dB} - \beta G_1^{dB}]$$

On trouve:

$$\beta \approx 1.54$$

$$G_0^{dB} = 11.85 \text{dB}$$

$$G_0 \approx 15.32$$

b) A partir de  $\ln G + \frac{I(v, z=0)}{I_s}(G-1) = \gamma_0(v) l_g$

$$\text{on trouve } I_s = \frac{I_2(G_2 - 1) - I_1(G_1 - 1)}{\ln G_1 - \ln G_2}$$

$$I_s \approx 21.16 \text{ W / cm}^2$$

c) D'après l'exercice précédent  $P_{\max} = \gamma_0 l_g I_s$

$$P_{\max} \approx 57.75 \text{ W / cm}^2$$

d) On peut réécrire l'équation transcendante:

$$\ln \frac{I_{\text{sortie}}}{I_{\text{entrée}}} + \frac{1}{I_s} (I_{\text{sortie}} - I_{\text{entrée}}) = \gamma_0 l_g$$

Ici on veut  $I_{\text{sortie}} = \frac{P_{\max}}{2}$ . Ainsi l'expression précédente peut se mettre sous la forme:

$$\ln \left( \frac{P_{\max}}{2I_s} \frac{I_s}{I_{\text{entrée}}} \right) + \frac{I_{\text{entrée}}}{I_s} = \frac{P_{\max}}{2I_s}$$

En posant  $c = \frac{P_{\max}}{2I_s}$  et  $x = \frac{I_{\text{entrée}}}{I_s}$  on obtient comme équation à résoudre:

$$x + \ln x = \ln c - c \approx -1.05 \text{ qui est approximativement vérifiée pour } x = 1,$$

$$\text{i.e. } I_{\text{entrée}} \approx I_s \approx 21 \text{ W / cm}^2$$