

Tutoriel TMM

Optoélectronique
GEL-4203/GEL-7041

11 octobre 2017

1 Formalisme

1.1 Propagation

Dans l'analyse d'un réseau linéaire par la méthode des matrices S ou T , on représente l'onde électromagnétique se propageant sous la forme d'une amplitude normalisée a_j , équation 1. La norme de a_j est égale à la racine carrée de la puissance et sa phase est en référence à celle d'un observable, le champ électrique dans le cas présent.

$$a_j = \frac{E_0}{\sqrt{2\eta_j}} \exp -j\tilde{\beta}z \quad (1)$$

$$\tilde{\beta} = \frac{2\pi}{\lambda}(n_{eff,R} + jn_{eff,Im}) \quad (2)$$

Pour plus de détails sur ces méthodes, vous devriez consulter la référence [1].

1.2 Matrice de diffusion (Scattering matrix)

On pose l'amplitude normalisée incidente au port j , a_j et réfléchi, b_j . À condition que les ports puissent être linéairement reliés entre eux, on peut utiliser un formalisme matriciel tel que :

$$\mathbf{b} = \mathbf{S}\mathbf{a} \quad (3)$$

$$\begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} S_{11} & S_{12} \\ S_{21} & S_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \end{bmatrix} \quad (4)$$

Pour un réseau à 2 ports, l'amplitude mise au carré d'un coefficient, $|S_{ij}|^2$ représente la fraction de puissance sortant au port j due à la puissance d'entrée au port i . Un des avantages de ce formalisme est que les paramètres S

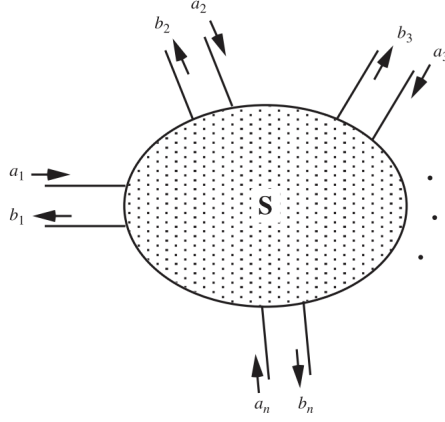


FIGURE 1: Formalisme des ports pour la méthode des matrices de diffusion, Ref [1]

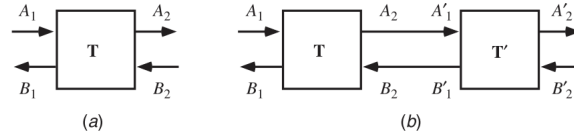


FIGURE 2: Formalisme des ports pour la méthode des matrices de transfert, Ref [1]

ont une signification physique directe. Par exemple, on appellera souvent S_{21} le coefficient de transmission t ou S_{11} le coefficient de réflexion r .

1.3 Matrice de transfert (Transfer matrix)

Un autre formalisme permettant l'analyse de réseaux linéaires est la méthode des matrices de transfert (TMM). Son avantage par rapport au S-matrix est que l'on peut directement multiplier les matrices entres elles afin d'obtenir la matrice de transfert d'un composant plus complexe tel que montré à la figure 2. L'équation 5 présente la relation entre N composantes successives.

$$\begin{bmatrix} A_1 \\ B_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{11,1} & T_{12,1} \\ T_{21,1} & T_{22,1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T_{11,2} & T_{12,2} \\ T_{21,2} & T_{22,2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dots \\ \dots \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T_{11,N} & T_{12,N} \\ T_{21,N} & T_{22,N} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_2 \\ B_2 \end{bmatrix} \quad (5)$$



Scattering Matrix	Transmission Matrix
<p><i>Definition</i></p>  $\begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} S_{11} & S_{12} \\ S_{21} & S_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \end{bmatrix}$ $b_1 = S_{11}a_1 + S_{12}a_2$ $b_2 = S_{21}a_1 + S_{22}a_2$	<p><i>Definition</i></p>  $\begin{bmatrix} A_1 \\ B_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{11} & T_{12} \\ T_{21} & T_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A_2 \\ B_2 \end{bmatrix}$ $A_1 = T_{11}A_2 + T_{12}B_2$ $B_1 = T_{21}A_2 + T_{22}B_2$
<p><i>Relation to r and t</i></p> $r_{12} = \left. \frac{b_1}{a_1} \right _{a_2=0} = S_{11}$ $t_{12} = \left. \frac{b_2}{a_1} \right _{a_2=0} = S_{21}$ $r_{21} = \left. \frac{b_2}{a_2} \right _{a_1=0} = S_{22}$ $t_{21} = \left. \frac{b_1}{a_2} \right _{a_1=0} = S_{12}$ $\mathbf{S} = \begin{bmatrix} r_{12} & t_{21} \\ t_{12} & r_{21} \end{bmatrix}$ $\det \mathbf{S} = S_{11}S_{22} - S_{12}S_{21} = r_{12}r_{21} - t_{12}t_{21}$	<p><i>Relation to r and t</i></p> $r_{12} = \left. \frac{B_1}{A_1} \right _{B_2=0} = \frac{T_{21}}{T_{11}}$ $t_{12} = \left. \frac{A_2}{A_1} \right _{B_2=0} = \frac{1}{T_{11}}$ $r_{21} = \left. \frac{A_2}{B_2} \right _{A_1=0} = -\frac{T_{12}}{T_{11}}$ $t_{21} = \left. \frac{B_1}{B_2} \right _{A_1=0} = \frac{\det \mathbf{T}}{T_{11}}$ $\mathbf{T} = \frac{1}{t_{12}} \begin{bmatrix} 1 & -r_{21} \\ r_{12} & t_{12}t_{21} - r_{12}r_{21} \end{bmatrix}$ $\det \mathbf{T} = T_{11}T_{22} - T_{12}T_{21} = t_{21}/t_{12}$
<p><i>Relation to T-Matrix</i></p> $\mathbf{S} = \frac{1}{T_{11}} \begin{bmatrix} T_{21} & \det \mathbf{T} \\ 1 & -T_{12} \end{bmatrix}$	<p><i>Relation to S-Matrix</i></p> $\mathbf{T} = \frac{1}{S_{21}} \begin{bmatrix} 1 & -S_{22} \\ S_{11} & -\det \mathbf{S} \end{bmatrix}$

FIGURE 3: Relations importantes des matrices S et T, Ref [1]

1.4 Récapitulatif

Le tableau 3 résume les équations importantes pour le formalisme matricielle. Il présente aussi comment passer d'un formalisme à l'autre. Le tableau 4 présente les matrices S et T pour certains composants fondamentaux, avec r et t définis à l'équation 7 pour une onde plane à incidence normale.

$$r_1 = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} = S_{11} \quad (6)$$

$$t_1 = 2 \frac{\sqrt{n_1 n_2}}{n_1 + n_2} = S_{21} \quad (7)$$

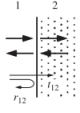
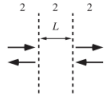
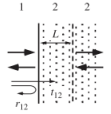
Scattering Matrix	Structure	Transmission Matrix
$\begin{bmatrix} r_{12} & t_{12} \\ t_{12} & -r_{12} \end{bmatrix}$		$\frac{1}{t_{12}} \begin{bmatrix} 1 & r_{12} \\ r_{12} & 1 \end{bmatrix}$
	$r_{21} = -r_{12} \quad t_{21} = t_{12}$	$r_{12}^2 + t_{12}^2 = 1$
$\begin{bmatrix} 0 & e^{-j\phi} \\ e^{-j\phi} & 0 \end{bmatrix}$		$\begin{bmatrix} e^{j\phi} & 0 \\ 0 & e^{-j\phi} \end{bmatrix}$
	$\phi = \tilde{\beta}_2 L$	
$\begin{bmatrix} r_{12} & t_{12}e^{-j\phi} \\ t_{12}e^{-j\phi} & -r_{12}e^{-j2\phi} \end{bmatrix}$		$\frac{1}{t_{12}} \begin{bmatrix} e^{j\phi} & r_{12}e^{-j\phi} \\ r_{12}e^{j\phi} & e^{-j\phi} \end{bmatrix}$
		$r_{12}^2 + t_{12}^2 = 1$

FIGURE 4: Matrices S et T de certains composants fondamentaux, Ref [1]

2 Exemple : Résonateur Fabry-Perot

Considérons un bloc diélectrique d'indice n_2 borné par un milieu n_1 et un milieu n_3 tel que présenté à la figure 5.

3 Réseau de Bragg

On peut utiliser la méthode des matrices de transfert afin d'obtenir la réponse d'un réseau de Bragg intégré tel que celui montré à la figure 6. Pour ce

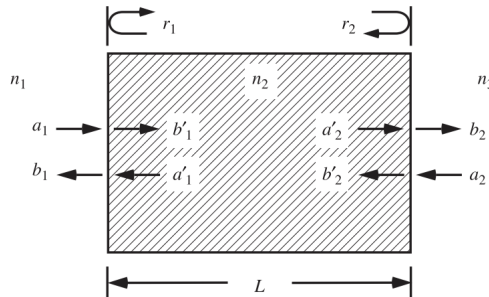


FIGURE 5: Schéma du bloc diélectrique à l'étude, Ref [1]

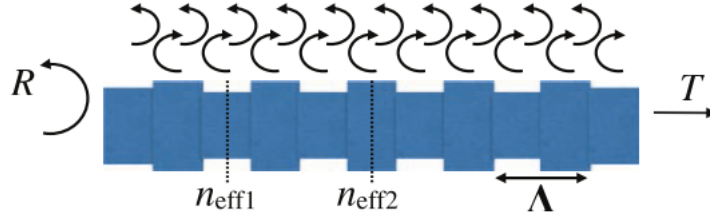


FIGURE 6: Géométrie d'un réseau de Bragg intégré, Ref [2]

faire, on considère le réseau comme un empilement diélectrique de matériau d'indice égal à l'indice effectif du mode fondamental du chaque segment de réseau. La longueur d'onde centrale d'un réseau de Bragg peut être estimé avec l'équation 8 où $\overline{n_{eff}}$ est la moyenne entre l'indice effectif de la section avec corrugation et celle sans corrugation.

$$\lambda_{Bragg} = 2\Lambda\overline{n_{eff}} \quad (8)$$

4 Référence

- [1] Diode lasers and photonics integrated circuits, L. A. Coldrine, S.W. Corzine, WILEY
- [2] Silicon Photonics Design, L. Chrostowski, M. Hochberg, Cambridge University Press