

Centre universitaire Maghnia - Faculté de technologie
2ème année Licence Télécom
Module : Electronique Fondamentale 1
Dr.Guenineche L

CHAPITRE 2

Quadripôles et filtres électriques

Les filtres

Définition

Un filtre est un circuit qui laisse passer une bande de fréquences et élimine les fréquences indésirables .

On distingue deux types de filtres :

Les filtres passifs :

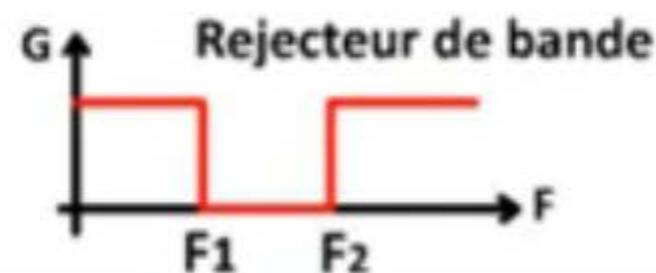
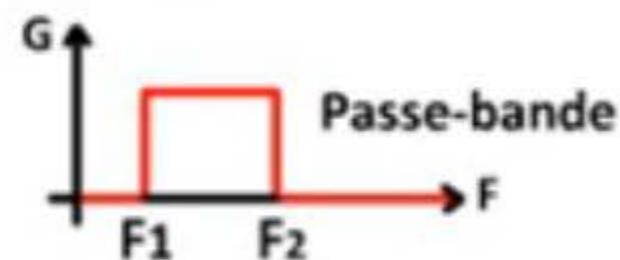
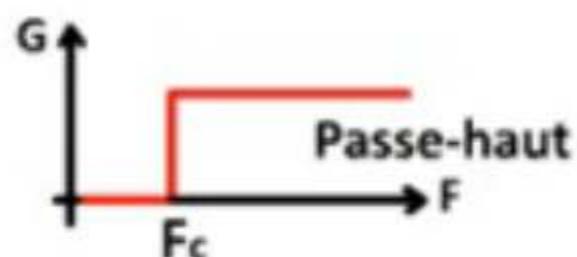
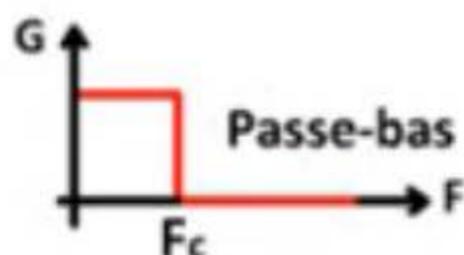
sont constitués par des éléments RLC .

Les filtres actifs :

sont constitués par des éléments RLC plus des étages amplificateurs .

Classification des filtres

- > **Passe-bas** : laisse passer les basses fréquences.
- > **Passe-haut** : laisse passer les hautes fréquences.
- > **Passe-bande** : laisse passer une gamme de fréquences.
- > **Rejecteur de bande** : Il bloque une gamme de fréquences.



Caractéristiques d'un filtre .

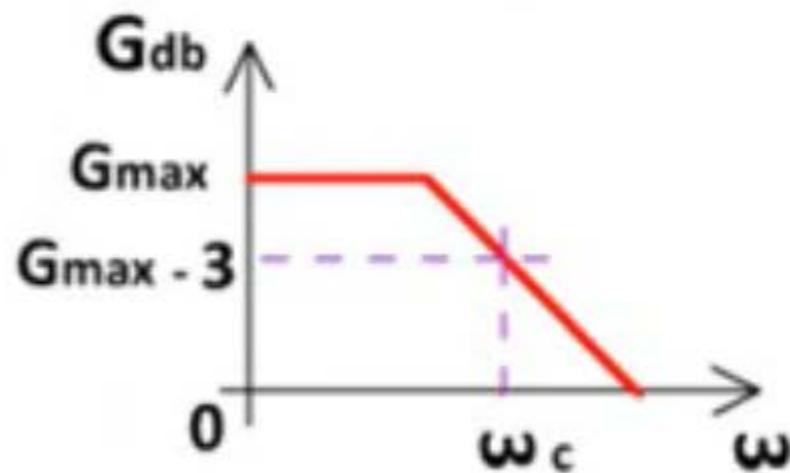
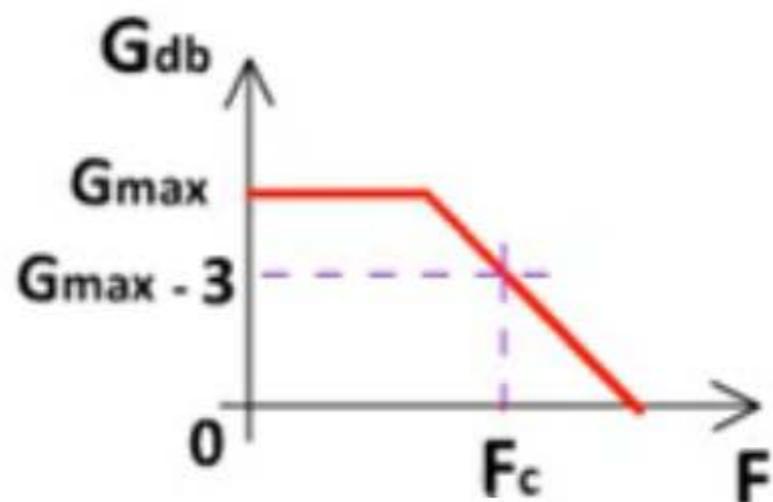
Un filtre est caractérisé par :

- > **Sa fréquence de coupure** F_c a -3dB :
C'est la fréquence qui limite la bande passante .

Elle est définie par $G(\omega_c) = G_{\text{max}} - 3\text{dB}$;

avec : $\| \underline{T} \| = T_{\text{max}} / \sqrt{2}$

- . $G_{\text{max}} = 20 \cdot \text{Log} \| T_{\text{max}} \|$; G_{max} est le gain maximal et T_{max} est le transfert maximal.
- . $\omega_c = 2\pi F_c$; ω_c est la pulsation de coupure et F_c est la fréquence de coupure.



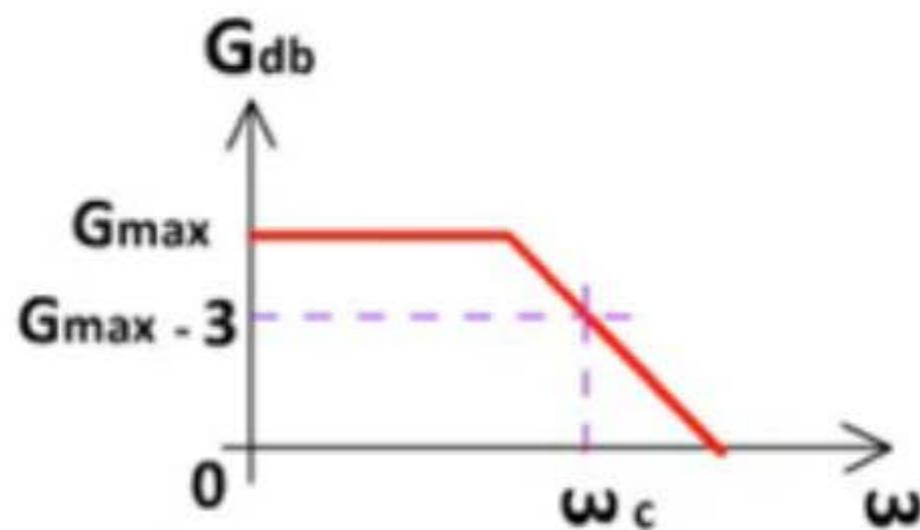
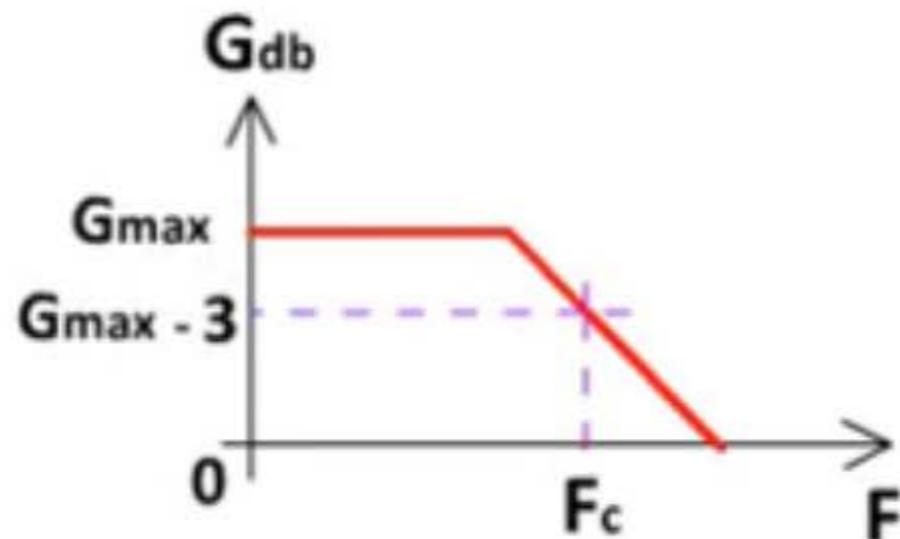
Caractéristiques d'un filtre .

Un filtre est caractérisé par :

> **Sa bande passante**

Bp a -3dB :

C'est le domaine de fréquences dans lequel le gain G subit une atténuation maximale de 3dB.



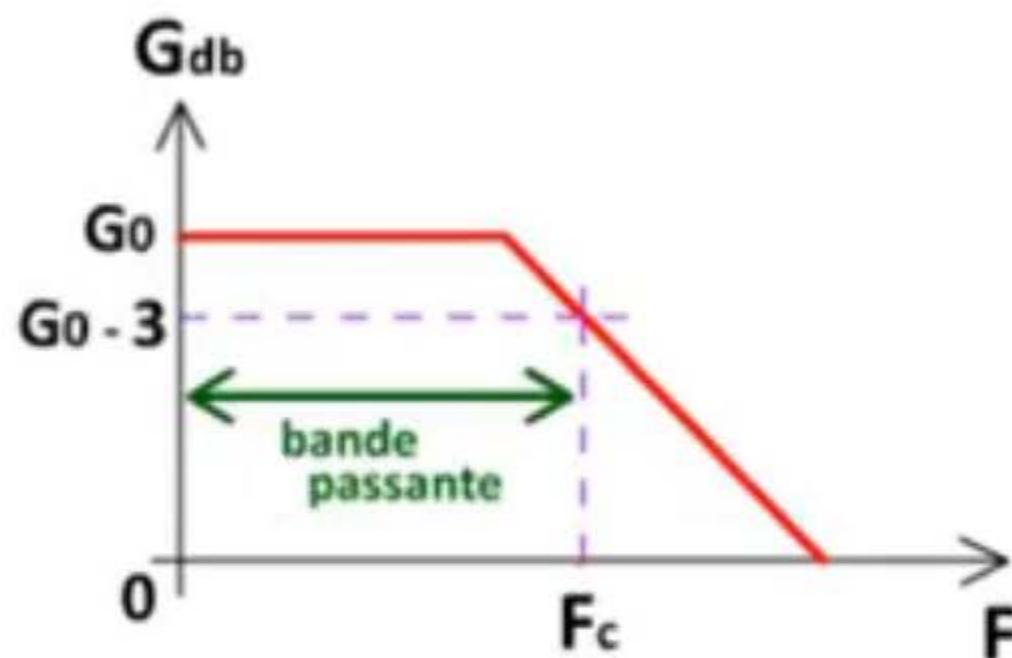
Caractéristiques d'un filtre .

Un filtre est caractérisé par :

> **Sa bande passante**

Bp a -3dB :

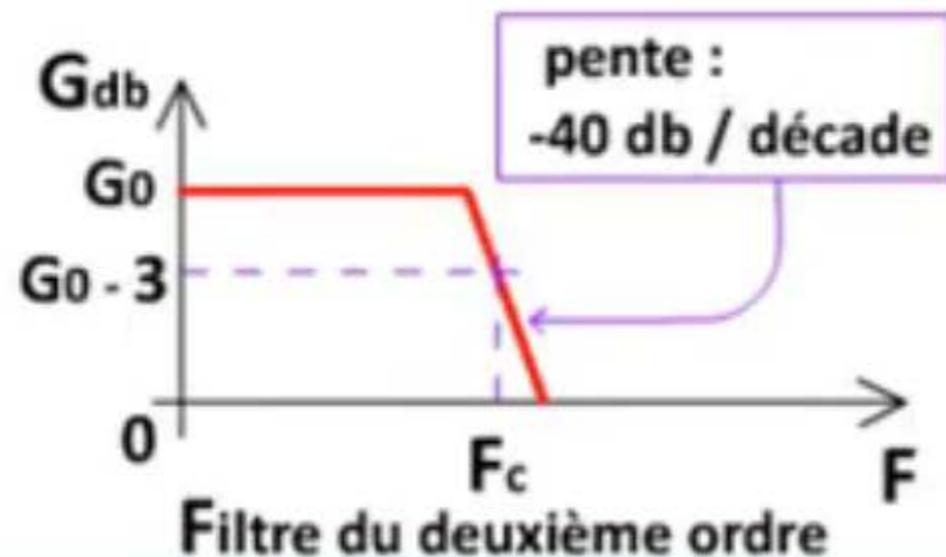
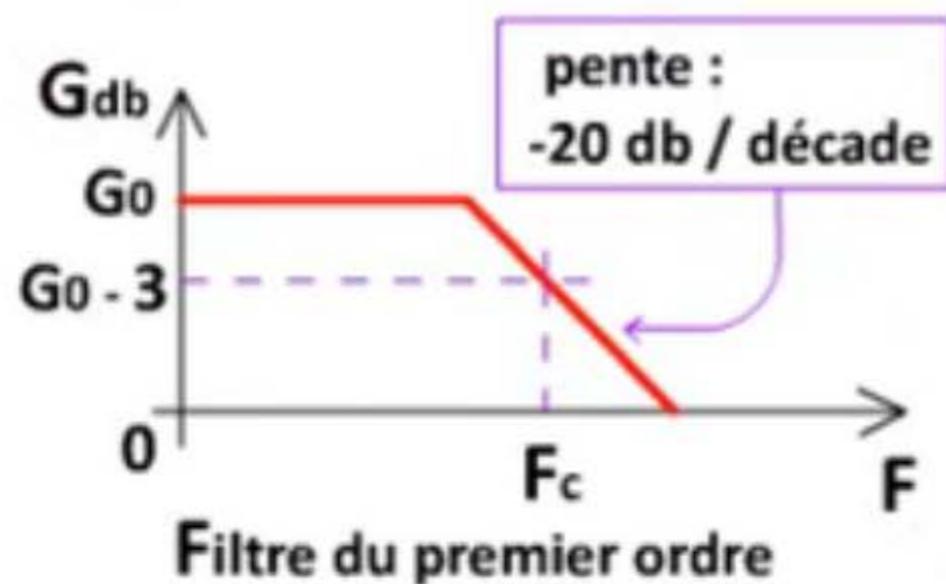
C'est le domaine de fréquences dans lequel le gain G subit une atténuation maximale de 3dB.



Caractéristiques d'un filtre .

Un filtre est caractérisé par :

- > **Son atténuation** : C'est la pente du diagramme asymptotique de Bode du gain G dans le domaine des fréquences éliminées. Sa valeur dépend de la structure du filtre .



Démarche d'étude :

- 1- Déterminer l'expression de la fonction de transfert \underline{T} .
- 2- Déterminer l'expression du module de \underline{T} .
- 3- Déterminer l'expression du Gain en db .
- 4- Déterminer l'expression de l'argument de \underline{T} .
- 5- Tracer le diagramme de Bode G_{db} et φ en fonction de F

Impédances des composants RLC :

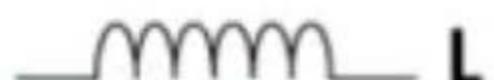
Résistance : $\underline{Z}_R = R$.



Capacite : $\underline{Z}_C = 1 / j C \omega$.



Inductance : $\underline{Z}_L = j L \omega$.



Filtres : introduction

Outils mathématiques :

Les nombres complexes

$$\underline{Z} = a + j b \quad j^2 = -1 \quad \underline{Z} = \text{Cos } \varphi + j \text{Sin } \varphi$$

a : présente la partie réelle de \underline{Z}

b : présente la partie imaginaire de \underline{Z}

$\underline{Z}^* = a - j b$ s'appelle le conjugué de \underline{Z} .

Module de Z

$$* \quad \|\underline{Z}\| = \sqrt{a^2 + b^2}$$

$$* \quad \underline{T} = \frac{\underline{N}}{\underline{D}}$$

$$\|\underline{T}\| = \left\| \frac{\underline{N}}{\underline{D}} \right\| = \frac{\|\underline{N}\|}{\|\underline{D}\|}$$

Filtres : introduction

Outils mathématiques :

$$\underline{Z} = a + j b \quad \underline{Z} = \text{Cos } \varphi + j \text{Sin } \varphi$$

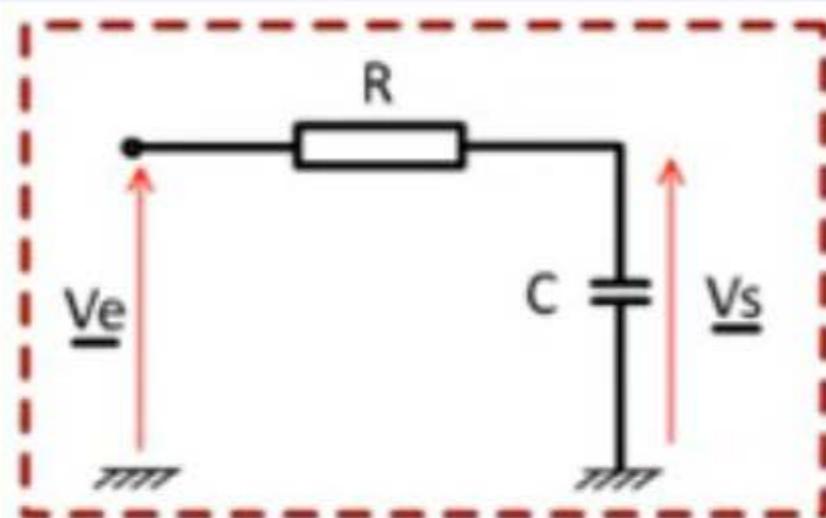
Argument de Z

$$* \varphi = \text{Arctag} (b / a)$$

$$* \underline{T} = \frac{\underline{N}}{\underline{D}}$$

$$\text{Arg } \underline{T} = \text{Arg } \underline{N} + \text{Arg } \frac{1}{\underline{D}}$$

$$\varphi = \text{Arctag} (\underline{N}) - \text{Arctag} (\underline{D})$$



$$\underline{Z}_R = R \quad \underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

1_Fonction de transfert :

$$\underline{I} = \frac{\underline{V}_s}{\underline{V}_e}$$

$$\underline{V}_s = \underline{V}_e \frac{\underline{Z}_C}{\underline{Z}_R + \underline{Z}_C}$$

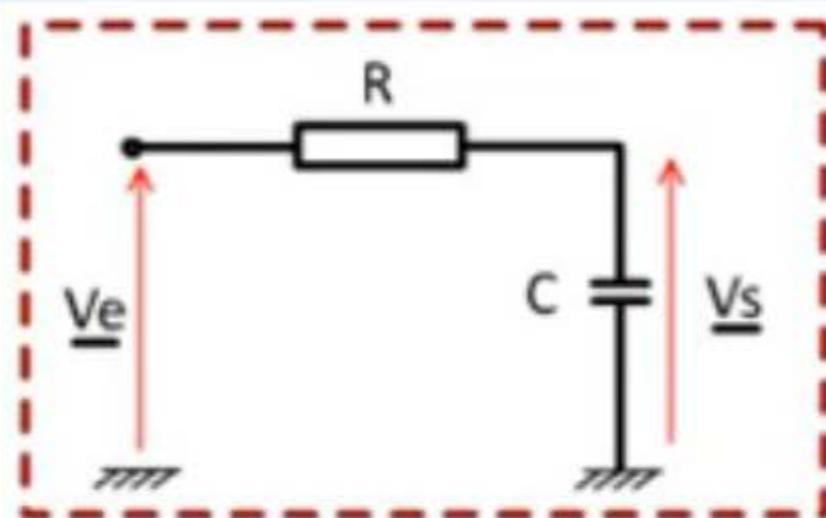
$$\underline{T}_1 = \frac{\underline{Z}_C}{\underline{Z}_R + \underline{Z}_C} = \frac{1/jCW}{R + 1/jCW}$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1/jCW}{(1 + jRCW)/jCW} = \frac{1}{(1 + jRCW)}$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{(1 + jW/W_0)} \quad ; \quad W_0 = 1/RC$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j\frac{W}{W_0} \right]}$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R$$

$$\underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

1_Fonction de transfert :

$$\underline{I} = \frac{\underline{V}_s}{\underline{V}_e}$$

$$\underline{T}_1 = \frac{\underline{Z}_C}{\underline{Z}_R + \underline{Z}_C} = \frac{1/jCW}{R + 1/jCW}$$

$W_0 = 1/RC$: Pulsation de coupure .

$$W = 2.\pi.F \implies F = W / 2.\pi$$

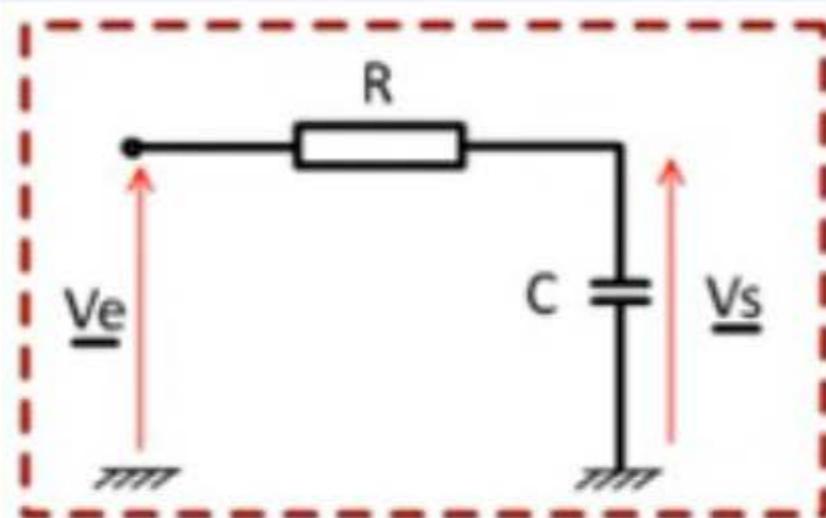
$$\implies F_0 = W_0 / 2\pi$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j\frac{W}{W_0} \right]}$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j\frac{F}{F_0} \right]}$$

F_0 : Fréquence de coupure .

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



Remarques : $\underline{T} = \frac{\underline{V}_s}{\underline{V}_e}$

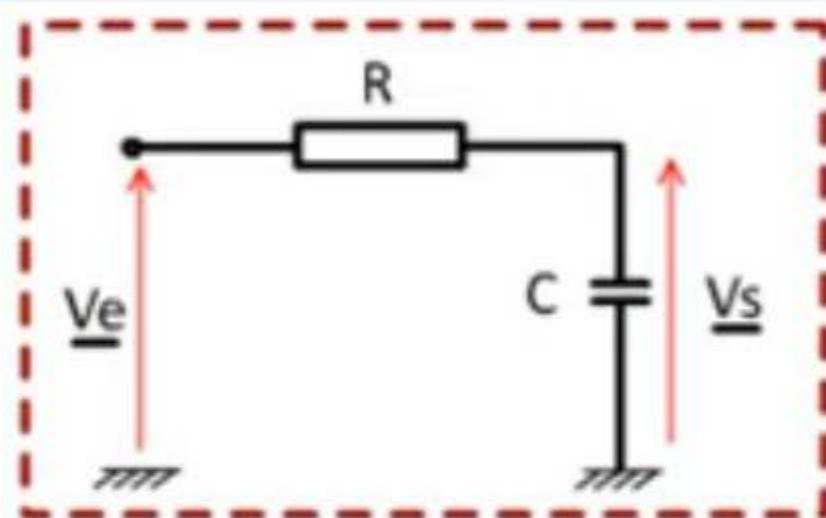
$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j\frac{\omega}{\omega_0}\right]}$$

$$\Rightarrow \underline{V}_s = \underline{V}_e \frac{1}{\left[1 + j\frac{\omega}{\omega_0}\right]}$$

- * Si $\omega \rightarrow 0 \Rightarrow \underline{V}_s \rightarrow \underline{V}_e = \underline{V}_s \text{ max}$
- * Si $\omega \rightarrow \infty \Rightarrow \underline{V}_s \rightarrow 0 \text{ V} = \underline{V}_s \text{ min}$
- La tension de sortie est fortement atténuée pour les hautes fréquences et fortement favorisée pour les basses fréquences . Donc , c'est un passe bas .

-
- * Si $\omega \gg \omega_0 = 1/RC$
 - Le circuit se comporte comme un intégrateur .

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R \quad \underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

2_Module de \underline{I} : $\|\underline{I}\|$

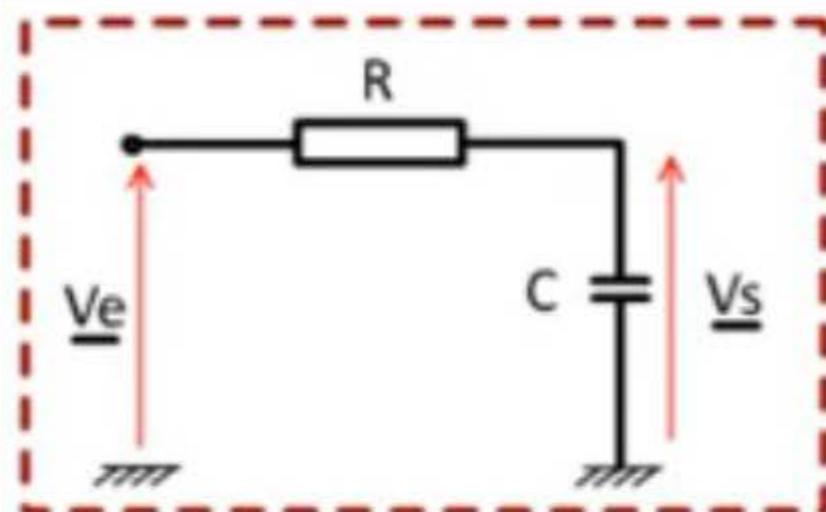
$$\underline{I}_1 = \frac{1}{\left(1 + j\frac{W}{W_0}\right)} = \frac{1 + j0}{\left(1 + j\frac{W}{W_0}\right)}$$

$$\|\underline{I}_1\| = \left\| \frac{1 + j0}{\left(1 + j\frac{W}{W_0}\right)} \right\| = \frac{\|1 + j0\|}{\left\| \left(1 + j\frac{W}{W_0}\right) \right\|}$$

$$\|\underline{I}_1\| = \frac{\sqrt{(1)^2 + (0)^2}}{\sqrt{(1)^2 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

$$\|\underline{I}_1\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R$$

$$\underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

3_Gain (db) :

$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log \|\underline{T}_1\|$$

$$\|\underline{T}_1\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

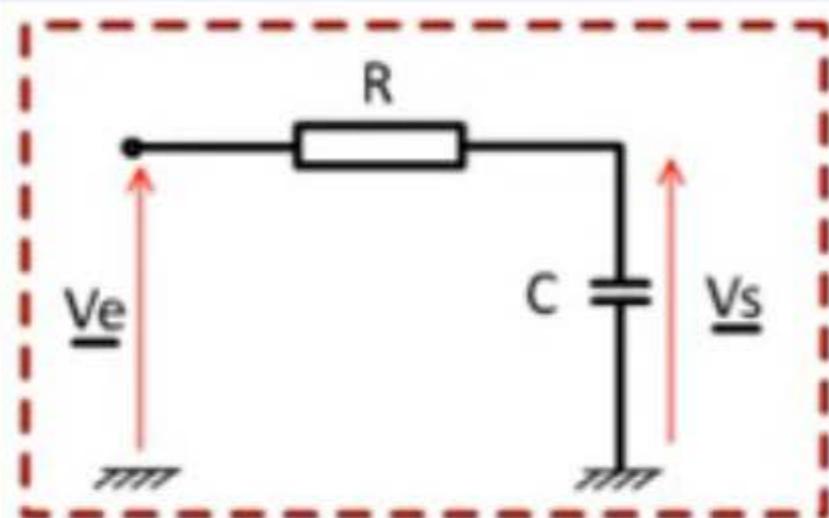
$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log (1) - 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}$$

$$G_1 \text{ (db)} = -20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}$$

$$G_1 \text{ (db)} = -10 \log \left[1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2 \right]$$

log : logarithme décimal

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R \quad \underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

3_Argument de \underline{T} : φ_1

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j \frac{W}{W_0} \right]}$$

$$\underline{T}_1 = \frac{1 + j 0}{\left[1 + j \frac{W}{W_0} \right]}$$

$$\varphi_1 = \frac{\text{Arctag} (0 / 1)}{\text{Arctag} [(W / W_0) / 1]}$$

$$\varphi_1 = \frac{\text{Arctag} (0)}{\text{Arctag} (W / W_0)}$$

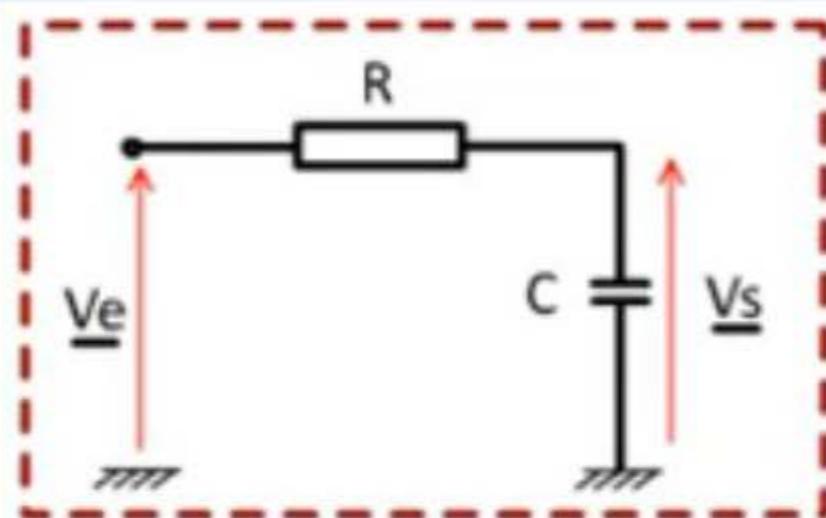
$$\varphi_1 = 0 - \text{Arctag} (W / W_0)$$

$$\varphi_1 = - \text{Arctag} (W / W_0)$$



φ : degré

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R \quad \underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

1_Fonction de transfert :

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j\frac{W}{W_0} \right]}$$

2_Module de \underline{T} : $\|\underline{T}\|$

$$\|\underline{T}_1\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

3_Gain (db) :

$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

4_Argument de \underline{T} :

$$\varphi_1 = -\text{Arctan} \left(W / W_0 \right) \quad \varphi : \text{degré}$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre

5_Tableau des variations : \underline{T}_1

W	0	$W_0/10$	W_0	$10.W_0$	∞
$\ \underline{T}_1\ $					
$G \text{ (db)} = 20 \log \ \underline{T}_1\ $					
φ					

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j \frac{W}{W_0}\right]}$$

$$\|\underline{T}_1\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

$$\varphi_1 = - \text{Arctag} (W / W_0)$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre

5_Tableau des variations : \underline{T}_1

W	0	$W_0/10$	W_0	$10.W_0$	∞
$\ \underline{I}\ $	1	-	$1/\sqrt{2}$	1/10	0
$G \text{ (db)} = 20 \log \ \underline{I}\ $	0	-	- 3	- 20	- ∞
φ	0	-	$-\pi / 4$	-	$-\pi / 2$

$$\underline{T}_1 = \frac{1}{\left[1 + j \frac{W}{W_0}\right]}$$

$$\|\underline{T}_1\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

$$G_1 \text{ (db)} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W}{W_0}\right)^2}}$$

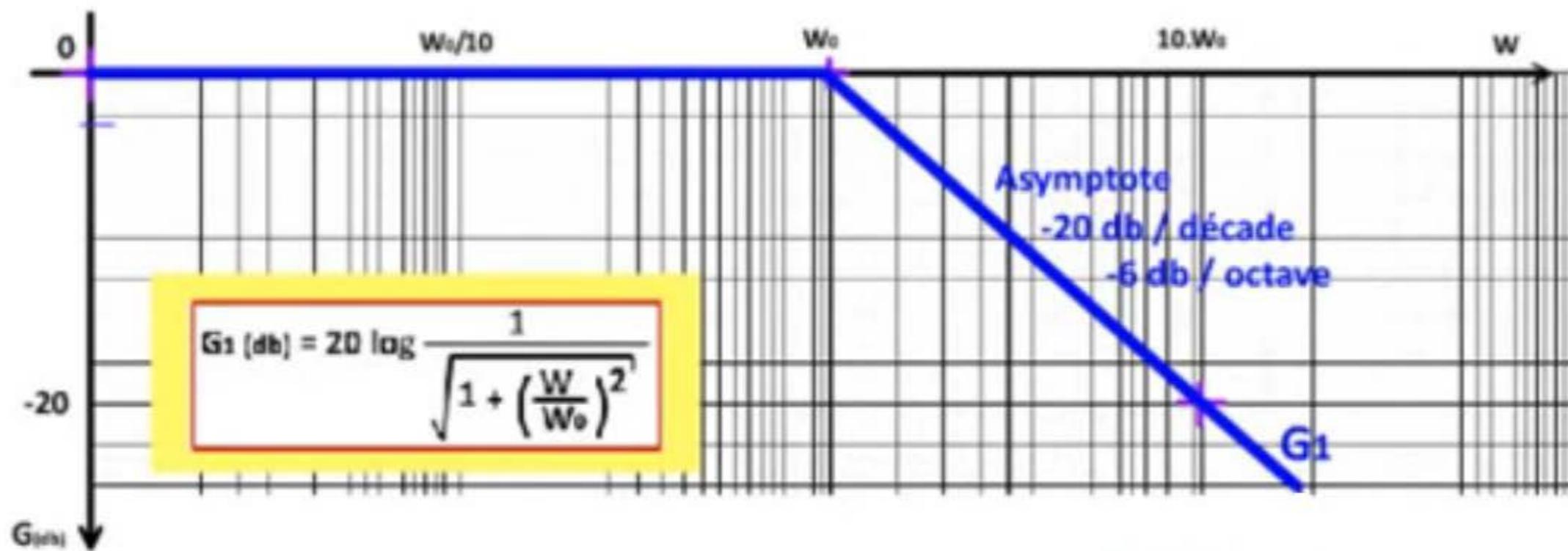
$$\varphi_1 = -\text{Arctan} (W / W_0)$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre

6_Diagramme de Bode :

a- $G(\text{db}) = f(\omega)$:

ω	0	$\omega_0/10$	ω_0	$10.\omega_0$	∞
$ T $	1	-	$1/\sqrt{2}$	1/10	0
G (db)	0	-	-3	-20	$-\infty$
ψ	0	-	$-\pi/4$	-	$-\pi/2$

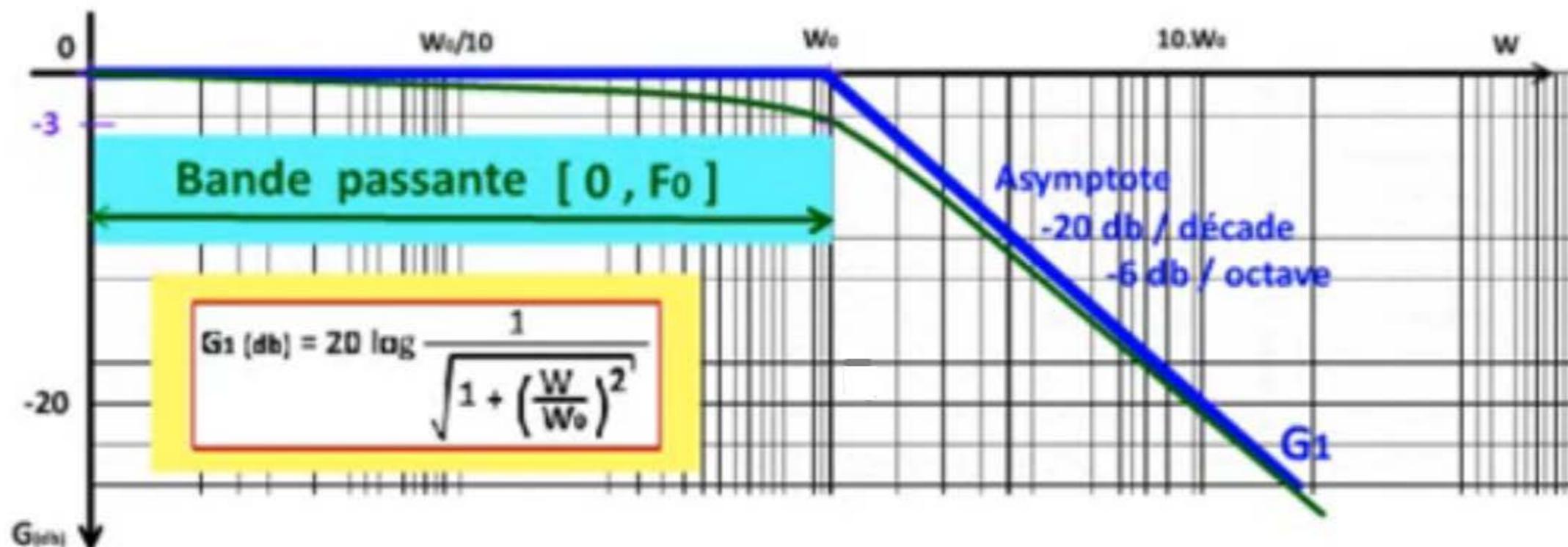


Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre

6_Diagramme de Bode :

a- $G(\text{db}) = f(\omega)$:

ω	0	$\omega_c/10$	ω_c	$10.\omega_c$	∞
$ T $	1	-	$1/\sqrt{2}$	1/10	0
G (db)	0	-	-3	-20	$-\infty$
ψ	0	-	$-\pi/4$	-	$-\pi/2$

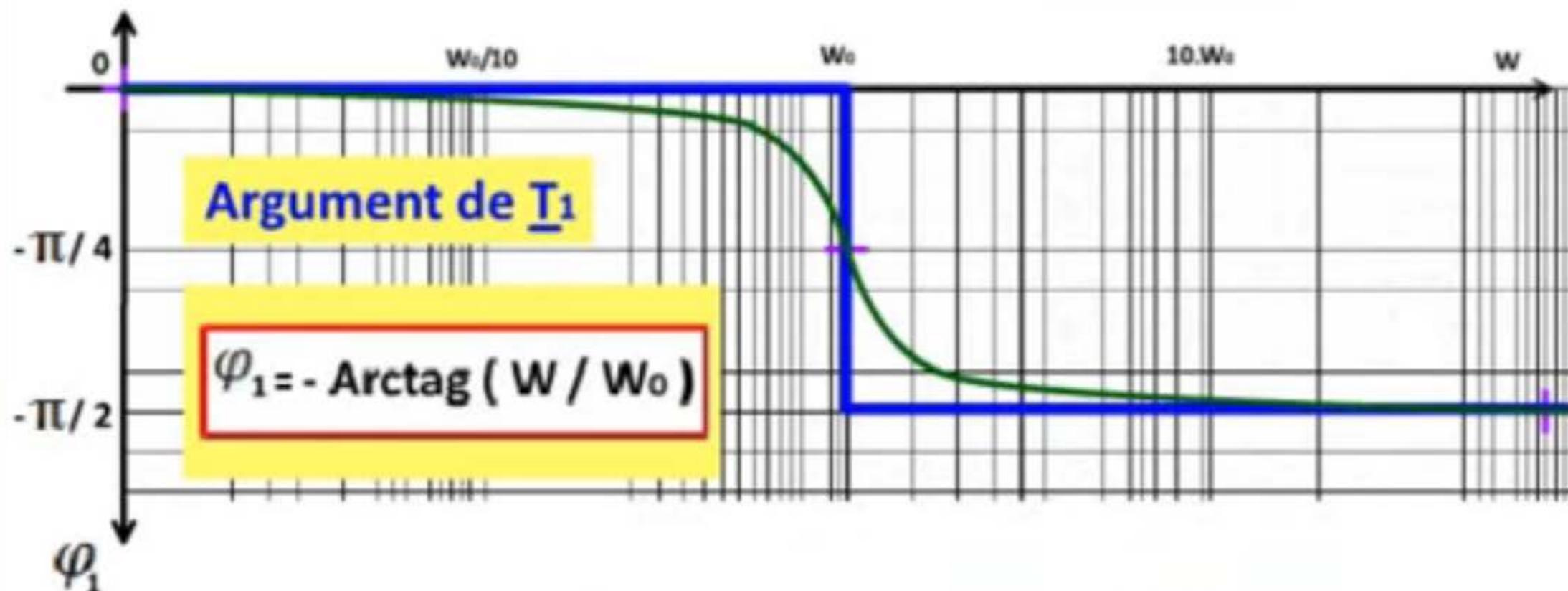


Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre

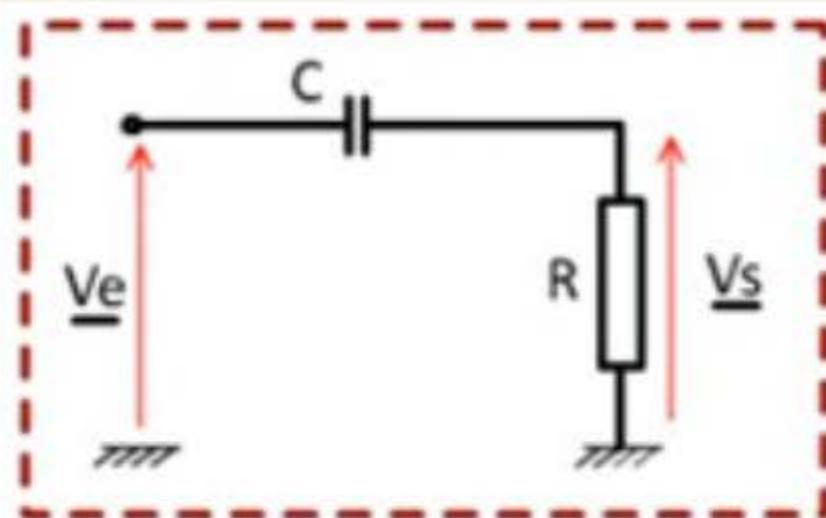
6_Diagramme de Bode :

b- $\varphi = f(w)$:

W	0	$W_0/10$	W_0	$10.W_0$	∞
$ T $	1	-	$1/\sqrt{2}$	1/10	0
G (db)	0	-	-3	-20	$-\infty$
φ	0	-	$-\pi/4$	-	$-\pi/2$



Filtre Passif (RC) >> Passe Bas >> Premier Ordre



- * Si $\omega \rightarrow 0 \Rightarrow \underline{V}_s \rightarrow 0 \text{ V} = \underline{V}_s \text{ min}$
- * Si $\omega \rightarrow \infty \Rightarrow \underline{V}_s \rightarrow \underline{V}_e = \underline{V}_s \text{ max}$

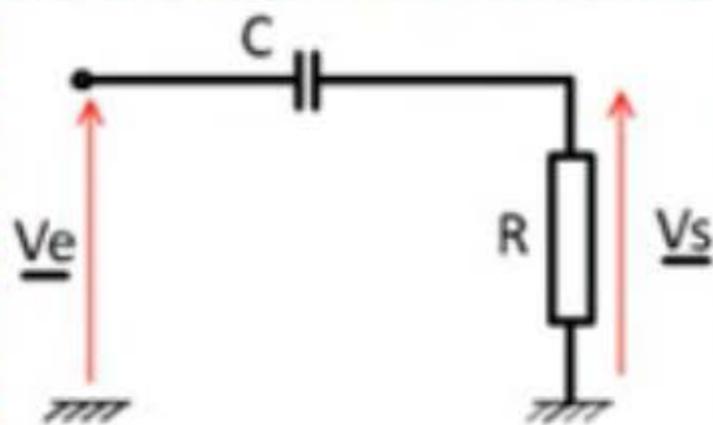
- La tension de sortie est fortement atténuée pour les basses fréquences et fortement favorisée pour les hautes fréquences . Donc , c'est un passe haut .

Remarque 1 : $\underline{I} = \frac{\underline{V}_s}{\underline{V}_e}$

$$\underline{I}_2 = \frac{1}{\left[1 - j \frac{W_0}{W} \right]}$$

$$\Rightarrow \underline{V}_s = \underline{V}_e \frac{1}{\left[1 - j \frac{W_0}{W} \right]}$$

Filtre Passif (RC) >> Passe Haut >> Premier Ordre



$$\underline{Z}_R = R$$

$$\underline{Z}_C = 1/j.C.W$$

1_Fonction de transfert :

$$\underline{T}_2 = \frac{1}{\left[1 - j \frac{W_0}{W} \right]}$$

2_Module de \underline{T} : $\|\underline{T}\|$

$$\|\underline{T}_2\| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W_0}{W}\right)^2}}$$

3_Gain (db) :

$$G_2 \text{ (db)} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{W_0}{W}\right)^2}}$$

4_Argument de \underline{T} :

$$\varphi_2 = \text{Arctag} (W_0 / W)$$

φ : degré

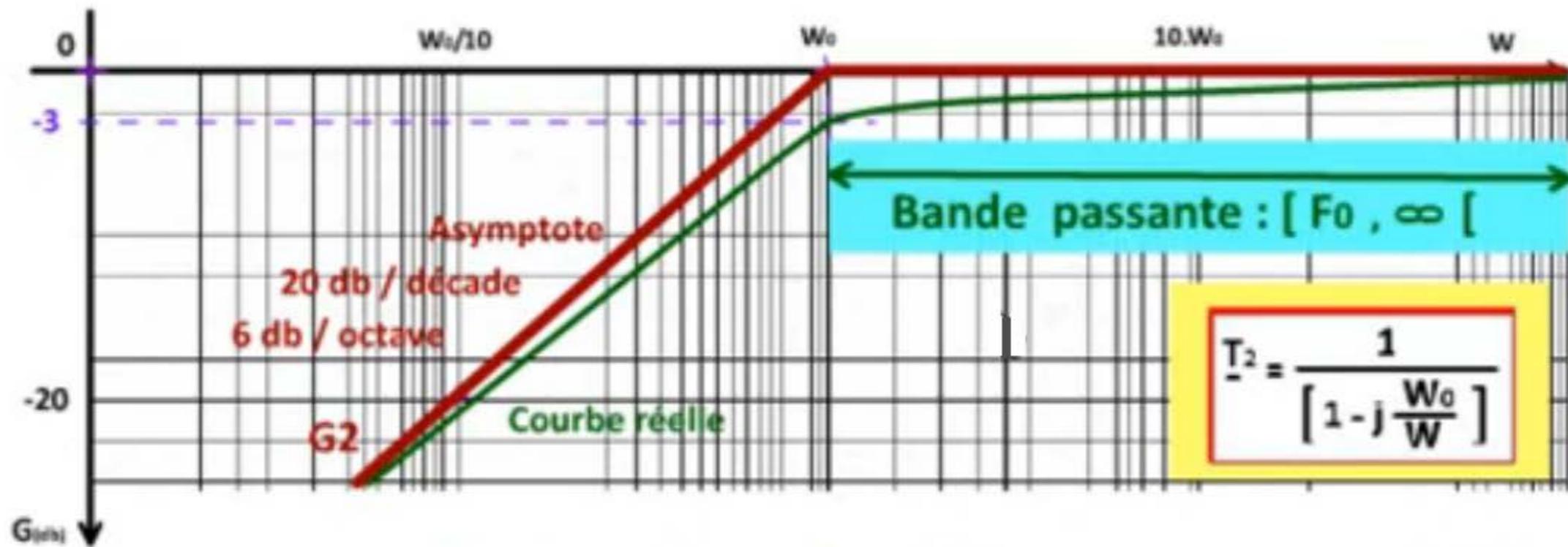
Filtre Passif (RC) >> Passe Haut >> Premier Ordre

6_Diagramme de Bode :

a- $G(\text{db}) = f(\omega)$:

$$\underline{T}_2 = \frac{1}{\left[1 - j \frac{\omega_0}{\omega}\right]}$$

ω	0	$\omega_0/10$	ω_0	$10.\omega_0$	∞
$ T $	0	1/10	$1/\sqrt{2}$	-	1
G (db)	$-\infty$	-20	-3	-	0
φ	$-\pi/2$	-	$-\pi/4$	-	0



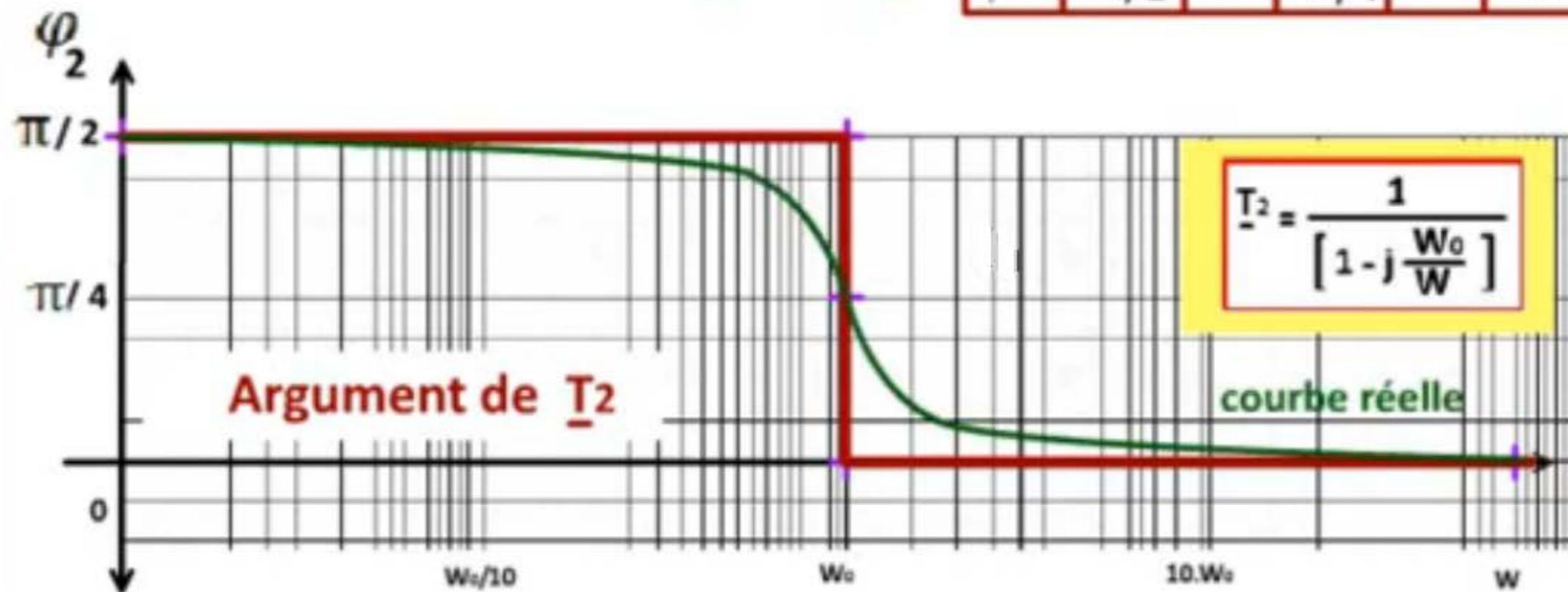
Filtre Passif (RC) >> Passe Haut >> Premier Ordre

6_Diagramme de Bode :

b- $\varphi = f(w)$:

$$\underline{T}_2 = \frac{1}{\left[1 - j \frac{W_0}{W}\right]}$$

W	0	$W_0/10$	W_0	$10.W_0$	∞
$ T $	0	1/10	$1/\sqrt{2}$	-	1
G (db)	$-\infty$	-20	-3	-	0
φ	$\pi/2$	-	$\pi/4$	-	0



Filtre Passif (RC) >> Passe Haut >> Premier Ordre