# Chapitre 4: Introduction au filtrage

Justine Philippe



## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique



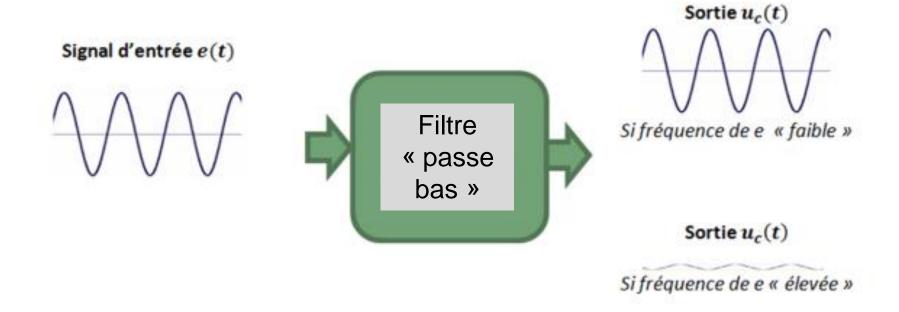
## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique



#### Que fait un filtre?

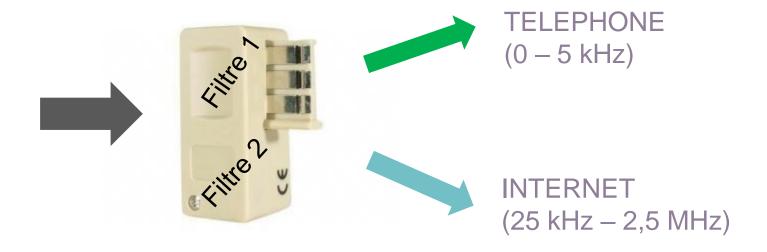
Le signal de sortie est **égal au signal d'entrée à certaines fréquences** nul à d'autres fréquences





## A quoi sert un filtre?

Exemple: filtre ADSL

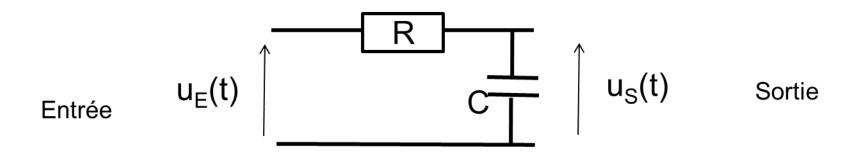




## Pourquoi l'étudie-t-on maintenant?

On peut faire des filtres avec de simples circuits RLC

Exemple: Filtre passe-bas RC



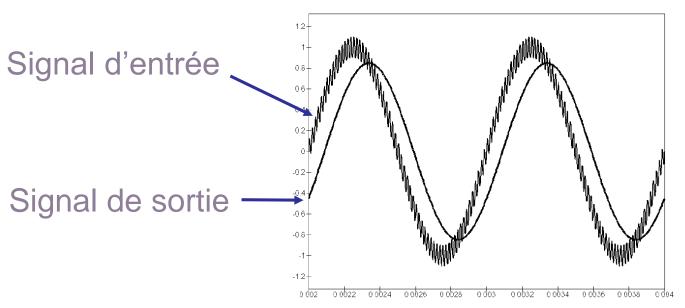
A fréquence (ou pulsation) nulle, condensateur = circuit ouvert ;  $u_S = u_E$ A fréquence (ou pulsation) infinie, condensateur = court-circuit ;  $u_S = 0$ 



## Pourquoi l'étudie-t-on maintenant?

On peut faire des filtres avec de simples circuits RLC

Exemple: Filtre passe-bas RC



Le signal de sortie est le même que le signal d'entrée, (déphasé et) nettoyé des « petites oscillations » / oscillations à hautes fréquences



# Vue globale du cours d'électronique

Chapitre 1 et 2

Régime permanent et transitoire des circuits RLC en courant continu

Chapitre 3

Circuits RLC avec une **tension d'entrée sinusoïdale** (on n'a traité que le régime permanent)

Chapitre 4. Filtrage Circuits RLC avec une **tension d'entrée multifréquences** (= multi sinusoïdale)

Chapitre 5. Amplificateur opérationnel



# **Objectifs du chapitre**

- ☐ Connaître le vocabulaire associé au filtrage
- Savoir faire une analyse spectrale simple :
   comportement d'un filtre RLC lorsque ω → 0 et ω → ∞
- ☐ Calculer la fonction de transfert d'un filtre passif
- □ Tracer les diagrammes de Bode associés [donc savoir utiliser des graphes semilog et des dB]



## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique

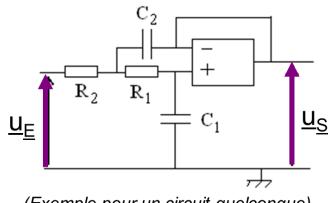


# **Quelques définitions**

Fonction de transfert 
$$\underline{\mathbf{H}} : \underline{H} = \frac{\underline{u_S}}{\underline{u_E}}$$

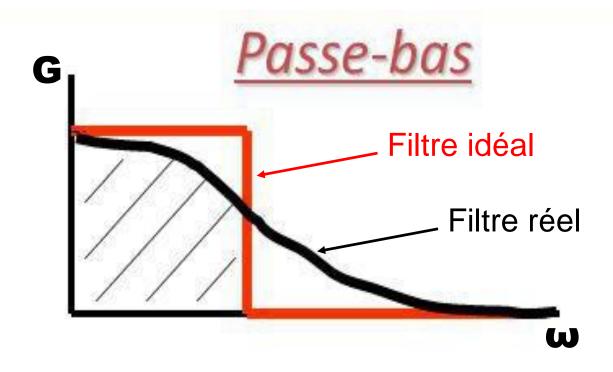
Gain G: 
$$G = |\underline{H}|$$

**Déphasage** 
$$\Phi_{H}$$
 :  $\Phi_{H} = Arg(\underline{H})$ 



(Exemple pour un circuit quelconque)

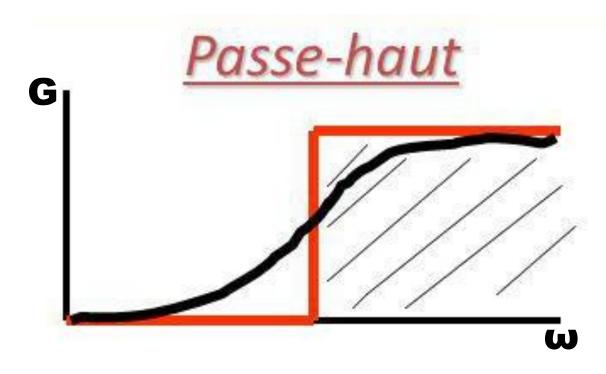
Les différents types de filtres :



Filtre qui laisse passer les basses fréquences et coupe les hautes fréquences



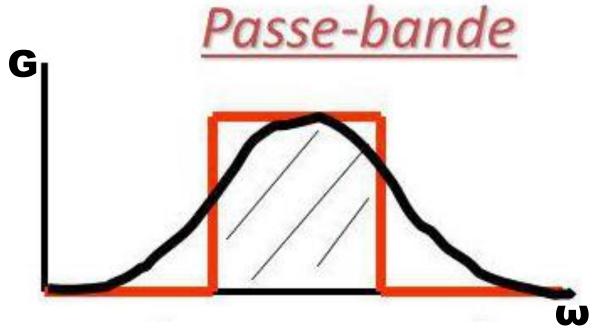
Les différents types de filtres :



Filtre qui laisse passer les hautes fréquences et coupe les basses fréquences



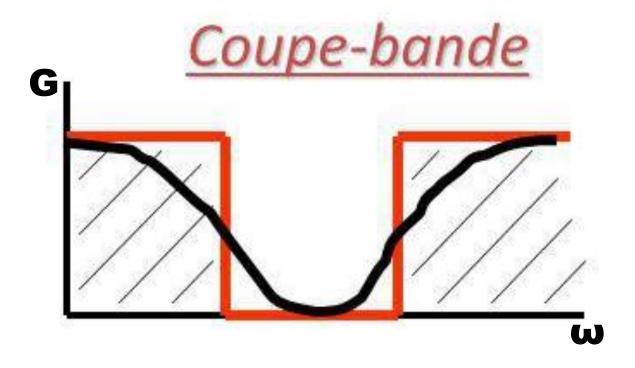
Les différents types de filtres :



Filtre qui coupe les basses et hautes fréquences et laisse passer le signal sur une bande de fréquence dite bande passante



Les différents types de filtres :

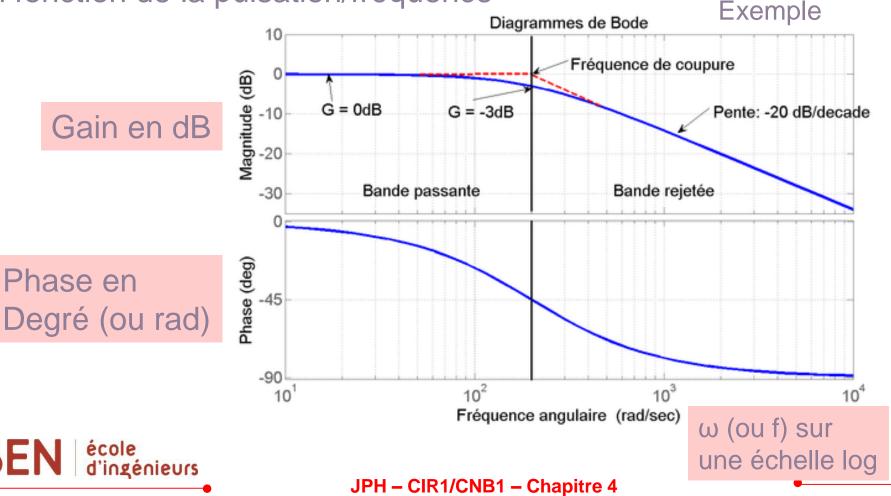


Filtre qui coupe le signal sur une plage de fréquence



## Diagramme de Bode

Une représentation particulière du gain et du déphasage en fonction de la pulsation/fréquence



#### **Décibels**

$$G_{dB} = 20\log(G)$$

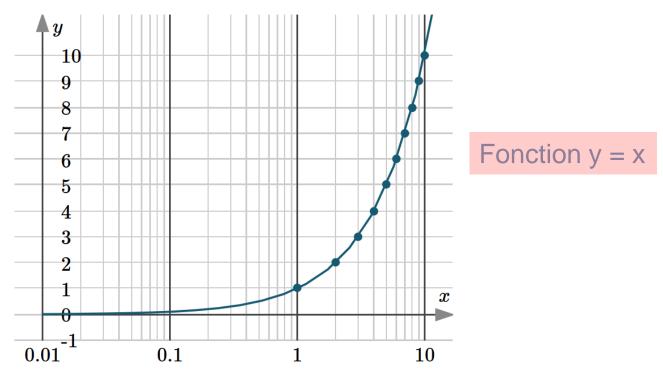
#### Exemples:

G	0,01	0,1	0,5	1	10	0
G <sub>dB</sub>	-40	-20	-6,02	0	+20	-8

Propriété de la fonction log à savoir par cœur :  $log(10^P) = P log(10) = P$ 



# Echelle/papier semi log x



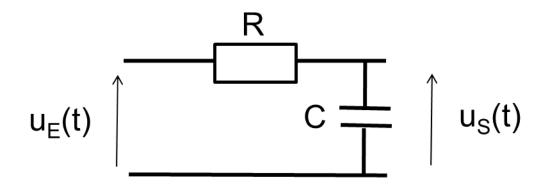
On utilise ce type d'échelle dans les diagrammes de Bode pour pouvoir comparer la réponse à basse et haute fréquence, sur plusieurs décades



## **Sommaire**

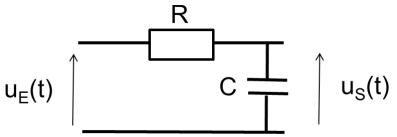
- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique





a) Fonction de transfert :  $\underline{H} = \frac{\underline{u}_S}{\underline{u}_E} = \frac{1}{1+jRC\omega}$ (On a utilisé le diviseur de tension  $\underline{u}_S = \frac{\underline{Z}_C}{\underline{Z}_R + \underline{Z}_C} \underline{u}_E$  puis simplifié en multipliant par jC $\omega$  au numérateur et au dénominateur)





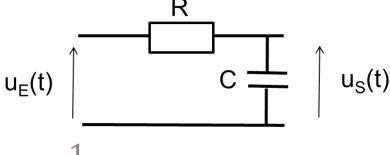
b) Expression avec les variables usuelles  $\omega_0$  et x :

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jRC\omega} = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{1}{1 + jx}$$

Avec 
$$\begin{cases} \omega_0 = \frac{1}{RC} \\ x = \frac{\omega}{\omega_0} \end{cases}$$



c) Etude du gain G = |H|

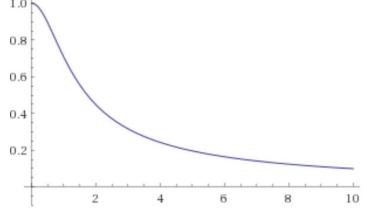


$$G = \left| \underline{H} \right| = \left| \frac{1}{1 + jx} \right| = \frac{1}{\sqrt{1 + x^2}}$$

A quoi ressemble G en fonction de x?

Limite en x = 0 ? En x =  $+\omega$  ? La fonction  $\sqrt{\ }$  est croissante, donc ?

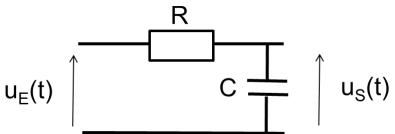
On obtient:



Notons que À x=0 : G=1 À x=1 : G= $1/\sqrt{2}$ À x $\rightarrow \infty$  : G=0

JPH - CIR1/CNB1 - Chapitre 4

e) Diagrammes de Bode:



G<sub>dB</sub> et Φ<sub>H</sub> sur un graphe semilogarithmique

$$G_{dB} = 20 \log(G) = 20 \log\left(\frac{1}{\sqrt{1+x^2}}\right)$$

$$G_{dB} = -20 \log\left(\sqrt{1+x^2}\right) = -10 \log(1+x^2)$$

Et on a déjà calculé le déphasage :

$$\Phi_H = Arg(\underline{H}) = Arg(\frac{1}{1+jx}) = -\arctan x$$

Propriété de la fonction log à savoir par cœur :  $log(A^B) = B log(A)$ 



Pour tracer la courbe du gain et la courbe de phase, on fait varier f

$$G_{dB} = -10\log(1+x^2)$$

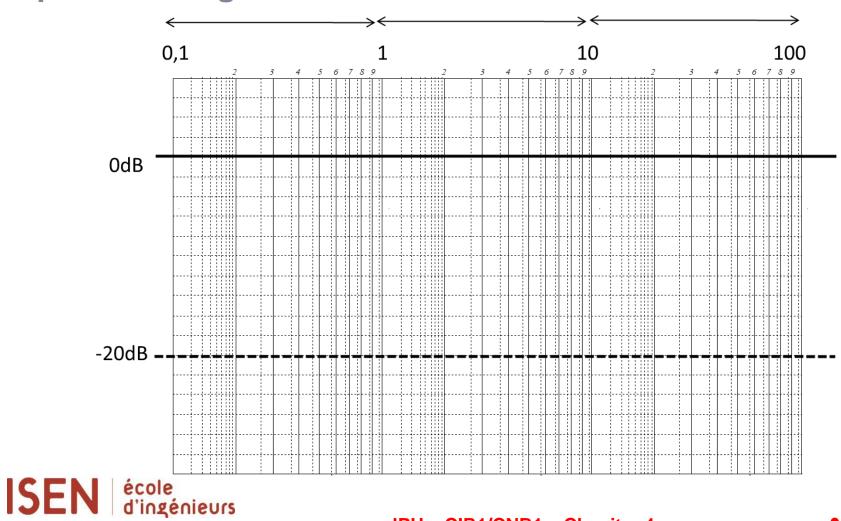
X=f/f0	f0/10	f0/2	fO	2f0	10f0	100f0
G (dB)	-0,04	-0,97	-3	-7	-20	-40

$$\Phi_H = -\arctan x$$

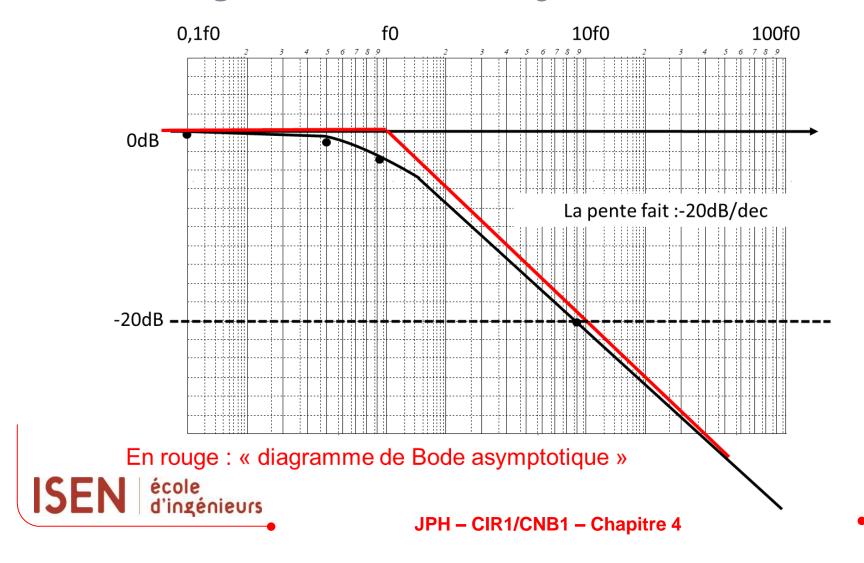
f	f0/10	f0/2	f0	2f0	10f0	100f0
Φ (°)	-5,7	-26,6	-45	-63,4	-84,3	-89,4
Φ (rad)	-0,099	-0,463	-0,78	-1,10	-1,47	-1,57



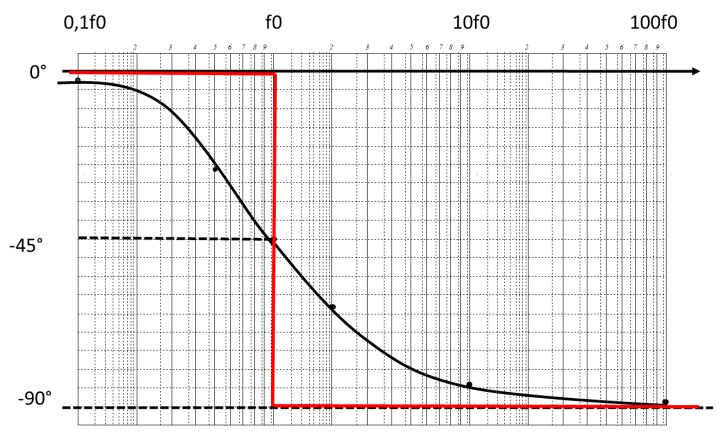
#### Papier semi-log: 3 décades



#### Tracé du diagramme de Bode : le gain



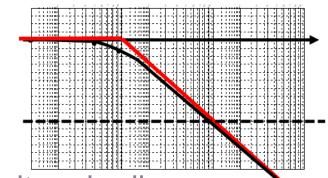
#### Tracé du diagramme de Bode : la phase



En rouge : « diagramme de Bode asymptotique »



f) Diagrammes de Bode asymptotiques



Pour déterminer les équations des demi-droites du diag. Asymptotique, le plus simple est de revenir à la fonction de transfert complexe

$$\underline{H} = \frac{1}{1+jx} \ avec \ x = \frac{\omega}{\omega_0}$$

Lorsque  $\omega \to 0$ ,  $\underline{H} \sim 1 => G = |\underline{H}| \sim 1$ Donc la première asymptote est :  $G_{dB} = 20 \log G \sim 0$ 



$$\underline{H} = \frac{1}{1+jx} \ avec \ x = \frac{\omega}{\omega_0}$$

Lorsque  $\omega \rightarrow 0$ ,  $\underline{H} \sim 1 => G = |\underline{H}| \sim 1$ 

Donc la première asymptote est :  $G_{dB} = 20 \log G \sim 0$ 

Lorsque  $\omega \to \infty$ ,  $\underline{H} \sim 1/jx => G = |\underline{H}| \sim 1/x$ 

Donc la première asymptote est :  $G_{dB} = 20 \log G = -20 \log x$ 

=> La pente est de -20 dB par décade



## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique



#### **Définitions**

Une décade correspond à l'intervalle de pulsation pour passer de la pulsation  $\omega$  à la pulsation  $10 \omega$ .

Une octave correspond à l'intervalle de pulsation pour passer de la pulsation  $\omega$  à la pulsation  $2\omega$ .

La pente d'une droite dans la représentation du gain en tension G en fonction de  $log(\omega)$  est exprimée en décibel /décade (dB/dec).

L'ordre d'un filtre est le degré du polynôme en x situé au dénominateur de la fonction de transfert complexe H



#### **Définitions**

Une pulsation de coupure à -3dB, notée  $\omega_{c}$  d'un filtre est une pulsation pour laquelle

$$G(\omega) = \frac{Gmax}{\sqrt{2}}$$

En effet cela correspond à une diminution du gain de 3 dB :

$$G_{dB}(\omega_C) = 20 \log G_{max} - 20 \log \sqrt{2} = 20 \log G_{max} - 10 \log 2$$

$$G_{dB}(\omega_C) = G_{dB} max - 3$$



#### **Définitions**

La bande passante d'un filtre est l'intervalle (ou les intervalles) de pulsations pour lequel le gain G a une valeur supérieure au gain max -3 dB.

Une bande passante est donc comprise entre deux pulsations de coupures

Cela correspond à une transmission en tension de  $1/\sqrt{2}$  et donc une transmission en puissance d'entrée de 1/2.

→ lorsqu'on a « perdu » la moitié de la puissance au travers du filtre, alors le signal est considéré comme perdu (il n'a pas transité vers la sortie)

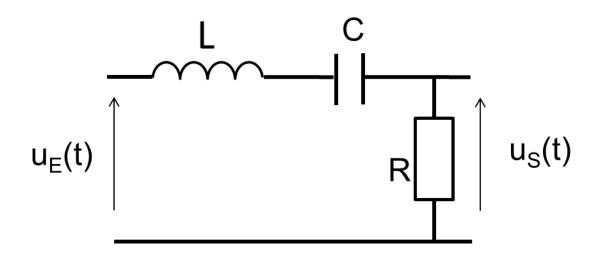


## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique



#### **Circuit RLC**



Quel type de filtre est-ce?

Quand  $\omega \rightarrow 0$ , condensateur = circuit ouvert

Quand  $\omega \rightarrow +\infty$ , bobine = circuit ouvert

Donc c'est un filtre qui coupe les basses et hautes fréquences ; c'est un filtre passe bande



#### **Circuit RLC**

a) Fonction de transfert : 
$$\underline{H} = \frac{\underline{u_S}}{\underline{u_E}} = \frac{R}{R+j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}$$

b) Expression avec les variables usuelles  $\omega_0$ , x et Q

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)} \quad avec \quad \begin{cases} \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \\ x = \frac{\omega}{\omega_0} \\ Q = \frac{L\omega_0}{R} \end{cases}$$



c) Etude du gain G = |H|

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)}$$

$$G = |\underline{H}| = \frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)} = \frac{1}{1 + Q^2\left(x - \frac{1}{x}\right)^2}$$

$$G_{\text{max}}/\sqrt{2}$$

$$G_{\text{max}}/\sqrt{2}$$

$$0.8$$

$$G_{\text{max}}/\sqrt{2}$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$G_{\text{max}}/\sqrt{2}$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

$$0.9$$

Rmq. Quand Q augmente, le pic devient plus étroit

ISEN école d'ingénieurs

- d) Pulsations de coupure à -3 dB, bande passante
  - Gain maximum  $G_{max} = 1$  pour x = 1
  - Pulsations réduites de coupures  $x_{c1}$  et  $x_{c2}$  pour  $G = \frac{G_{max}}{\sqrt{2}}$

#### On trouve (preuve page suivante):

$$\begin{cases} x_{c1} = -\frac{1}{2Q} + \sqrt{1 + \frac{1}{4Q^2}} \\ x_{c2} = +\frac{1}{2Q} + \sqrt{1 + \frac{1}{4Q^2}} \end{cases}$$

Quand Q est élevé,  $\Delta x$  petit et filtre plus sélectif

• La bande passante est donc :  $\Delta x_c = \frac{1}{Q}$ 



- Pulsations réduites de coupure  $x_{c1}$  et  $x_{c2}$  pour  $G=G_{max}/\sqrt{2}$  Donc pour :

$$\frac{1}{\sqrt{1 + Q^2 \left(x - \frac{1}{x}\right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$\text{Équivalent à} \quad Q^2 \left(x - \frac{1}{x}\right)^2 = 1$$

$$\text{Soit } \left|x - \frac{1}{x}\right| = \frac{1}{Q}$$

En multipliant par x

$$|x^2 - 1| = \frac{x}{Q}$$

On a donc deux équations du second degré à résoudre :  $x^2 \pm \frac{x}{0} - 1 = 0$ 

**ISEN** 

école d'ingénieurs Le discriminant commun à ces deux équations est :

 $\Delta = \frac{1}{Q^2} + 4$ 

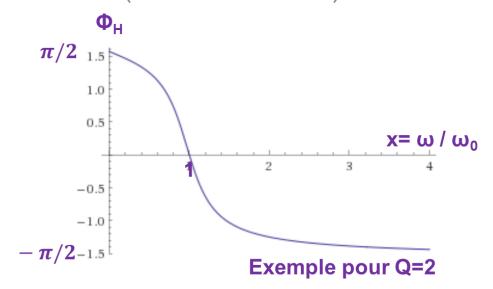
Discriminant positif, donc 2 solutions par équation. Sachant que x est une grandeur physique positive, on ne retient que les solutions positives, il y en a bien deux :

$$x_{c1} = \frac{1}{2} \left( -\frac{1}{Q} + \sqrt{\frac{1}{Q^2} + 4} \right)$$

$$x_{c2} = \frac{1}{2} \left( +\frac{1}{Q} + \sqrt{\frac{1}{Q^2} + 4} \right)$$

e) Etude du déphasage  $\Phi_H = Arg(\underline{H})$ 

$$\Phi_{H} = Arg\left(\underline{H}\right) = Arg\left(\frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)}\right) = -\arctan\left(Q\left(x - \frac{1}{x}\right)\right)$$





Lorsque 
$$x \to 0$$
,  $\underline{H} \sim \frac{1}{-\frac{jQ}{x}} = \frac{jx}{Q}$ 

Donc le gain est :  $G = \left| \frac{x}{H} \right| \sim \frac{x}{Q}$ 

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)}$$

La 1ère asymptote du diagramme de Bode en gain est ainsi :

$$G_{dB} = 20 \log G \sim 20 \log x - 20 \log Q$$

Elle a une pente de +20 dB par décade

Pour le déphasage, on peut ainsi montrer qu'on a l'asymptote horizontale  $\Phi_H = +\frac{\pi}{2}$ 



**Lorsque x** 
$$\rightarrow \infty$$
,  $\underline{H} \sim \frac{1}{jQx} = -\frac{j}{Qx}$   
Donc le gain est :  $G = |\underline{H}| \sim \frac{1}{Qx}$ 

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jQ\left(x - \frac{1}{x}\right)}$$

La 1ère asymptote du diagramme de Bode en gain est ainsi :

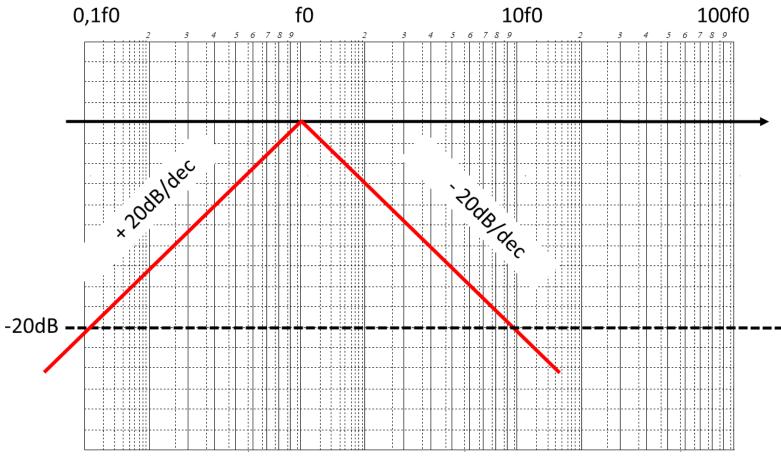
$$G_{dB} \sim -20 \log x - 20 \log Q$$

Elle a une pente de -20 dB par décade

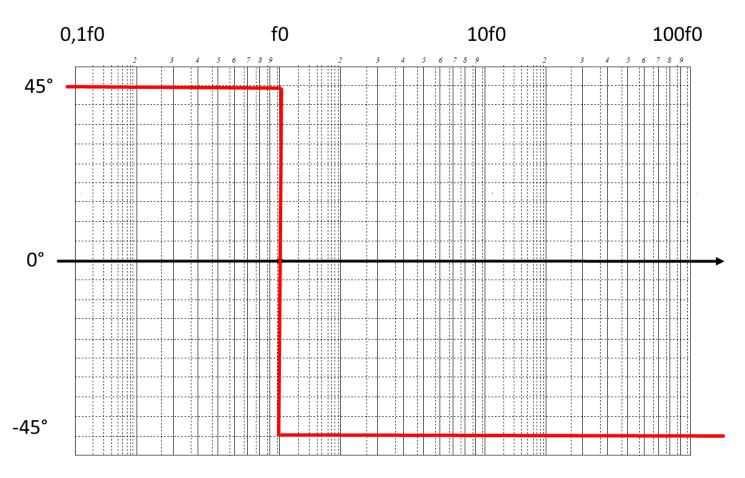
Pour le déphasage, on peut ainsi montrer qu'on a l'asymptote horizontale  $\Phi_H = -\frac{\pi}{2}$ 



Diagramme de Bode asymptotique du gain



#### Diagramme de Bode asymptotique de la phase





## **Sommaire**

- Introduction
- Quelques définitions
- Un exemple de filtre du premier ordre
- □ Diagrammes de Bode : quelques précisions
- Un exemple de filtre du second ordre
- Analyse spectrale d'une grandeur périodique



## Analyse spectrale d'une grandeur périodique

On ne traite que le cas de signaux sinusoïdaux,

Pourquoi?

Tout signal peut être décrit comme une somme de sinusoïdes



## Analyse spectrale d'une grandeur périodique

Un théorème très utilisé : le théorème de Fourier

Tout signal périodique de période T peut s'écrire sous la forme d'une somme de fonctions sinusoïdales de pulsations multiples de la pulsation  $\omega = \frac{2\pi}{T}$ :

$$u(t) = c_0 + \sum_{n=1}^{+\infty} c_n \cos(n \omega t + \varphi_n)$$

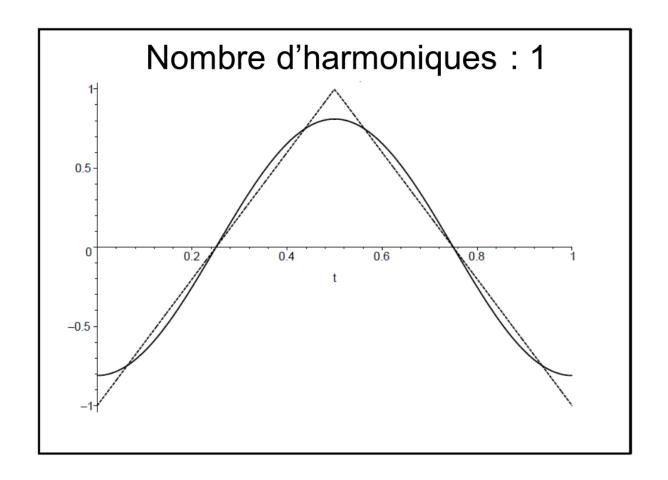
Cette écriture est appelée décomposition en série de Fourier.

Tous les signaux périodiques sont des sommes de sinusoïdes

Sinusoïde de pulsation ω : « le fondamental » Les multiples : « les harmoniques »

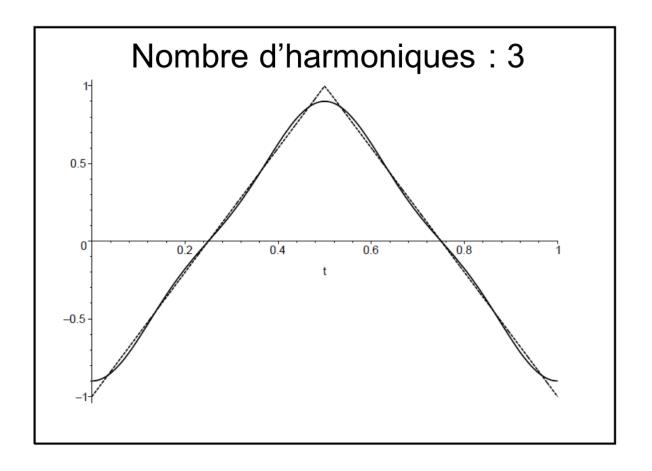


## Un signal triangulaire décomposé en sinusoïdes



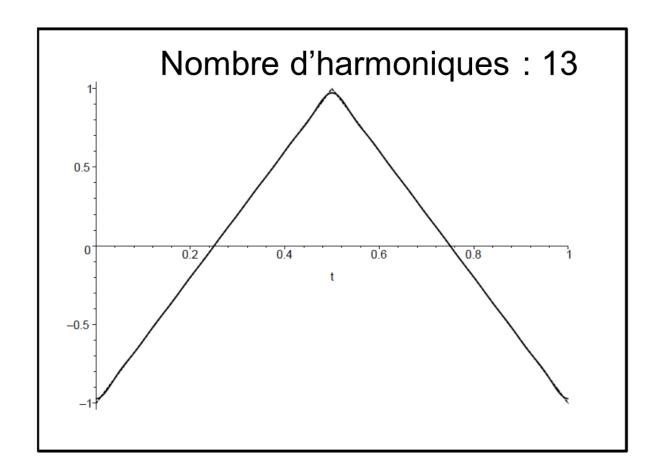


## Un signal triangulaire décomposé en sinusoïdes



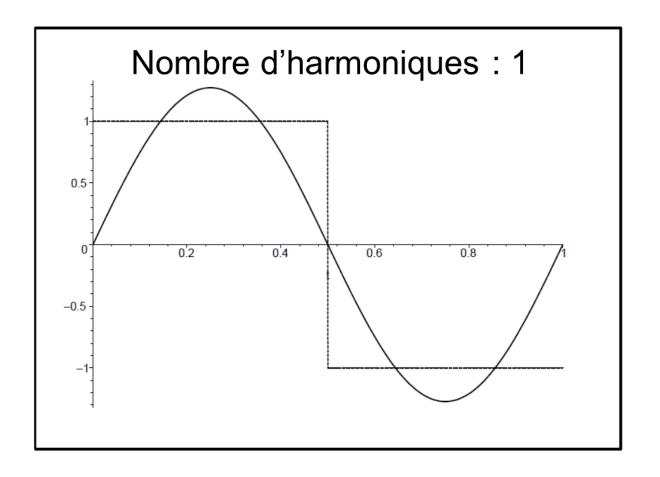


## Un signal triangulaire décomposé en sinusoïdes



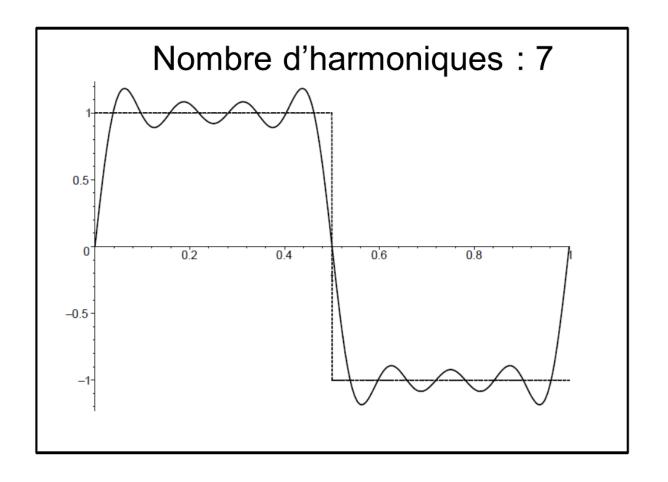


## Un signal rectangulaire décomposé en sinusoïdes



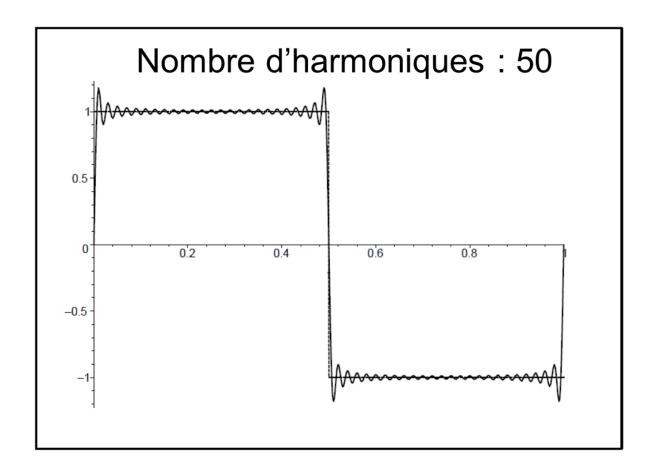


## Un signal rectangulaire décomposé en sinusoïdes





## Un signal rectangulaire décomposé en sinusoïdes





## Récapitulatif (A savoir)

- Notion de filtrage
- Fonction de transfert
- Diagramme de Bode
- □ Filtres de premier et second ordre
- Analyse spectrale



# Fin du chapitre 4

