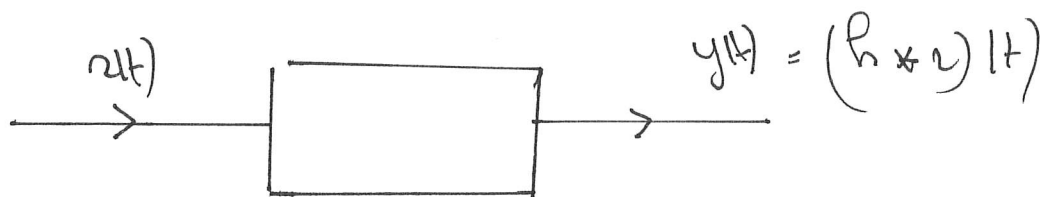


Filtrage analogiqueI] Définitions et premiers exemples

Un filtre est un dispositif physique qui, lorsque on lui applique à son entrée un signal $x(t)$, produit en sortie le signal $y(t) = (h * x)(t)$ où $h(t)$ est une fonction appelée réponse impulsionnelle du filtre.

Propriétés de $h(t)$:

Si $x(t) = \delta(t)$, $y(t) = (h * x)(t) = h(t)$, d'où le nom réponse impulsionnelle (réponse à l'impulsion de Dirac à $t=0$). Comme $\delta(t) = 0$ si $t < 0$, $h(t) = 0$

si $t < 0$ également. On dit que le filtre est causal en ce sens que $y(t) = \int_0^{\infty} h(s) x(t-s) ds$ ne dépend que des valeurs prises par x avant l'instant t .

Exemples basiques

2

$$R(t) = 1 \quad \text{si } t \geq 0 \\ = 0 \quad \text{ailleurs}$$

$$y(t) = \int_0^{\infty} 2(t-s) \delta s = \int_{-\infty}^t 2 \delta s : \text{ filtre intégrateur.}$$

$$R(t) = \frac{1}{T} \quad \text{si } t \in [0, T] \\ = 0 \quad \text{ailleurs}$$

$$y(t) = \frac{1}{T} \int_0^T 2(t-s) \delta s = \frac{1}{T} \int_{t-T}^t 2s \delta s : \text{ filtre moyenneur.}$$

II] Stabilité et fonction de transfert:

Définition On dit qu'un filtre est stable si toute entrée bornée produit une sortie également bornée.

Propriété Un filtre est stable si et seulement si $\int_0^{\infty} |R(t)| dt$ où R est la réponse impulsionnelle du filtre.

Fonction de transfert d'un filtre stable

Si $\int_0^{\infty} |h(t)| dt < +\infty$, sa transformée de Fourier

$$\widehat{h}(\omega) = \int_0^{\infty} h(t) e^{-2\pi i \omega t} dt \text{ existe. La relation}$$

d'entrée - sortie $y(t) = (h * x)(t)$ peut alors s'écrire dans le domaine fréquentiel sous la forme: $\widehat{y}(\omega) = \widehat{h}(\omega) \widehat{x}(\omega)$.

C'est cette propriété qui permet de voir qu'un filtre peut être utilisé pour supprimer des bandes de fréquences dans le signal d'entrée en concevant $h(t)$ pour que $\widehat{h}(\omega) \approx 0$ dans les bandes en question.

Filtre stable en régime harmonique

On applique au filtre $x(t) = A \cos(2\pi \nu t + \varphi)$. Alors, la sortie $y(t) = (h * x)(t) = A |\widehat{h}(\omega)| \cos(2\pi \nu t + \varphi + \text{Arg} \widehat{h}(\omega))$.

$$z(t) = \frac{A}{2} \left(\begin{matrix} 2\pi\omega_0 t + \varphi \\ e \\ e + e \\ e \end{matrix} \right) \quad (4)$$

Preuve:

$$y(t) = \int_0^{\infty} R(s) \omega_0 t - \omega_0 s \, ds = \frac{A}{2} \left(\int_0^{\infty} R(s) e^{2\pi i \omega_0 (t-s)} e^{i\varphi} \, ds + \int_0^{\infty} R(s) e^{-2\pi i \omega_0 (t-s)} e^{-i\varphi} \, ds \right)$$

$$= \frac{A}{2} \left[e^{2\pi i \omega_0 t + i\varphi} \underbrace{\int_0^{\infty} R(s) e^{-2\pi i \omega_0 s} \, ds}_{\hat{R}(\omega_0)} + e^{-2\pi i \omega_0 t - i\varphi} \underbrace{\int_0^{\infty} R(s) e^{2\pi i \omega_0 s} \, ds}_{\hat{R}(\omega_0)^*} \right]$$

$$|\hat{R}(\omega_0)| = |\hat{R}(\omega_0)| e^{i \text{Arg} \hat{R}(\omega_0)}$$

$$\Rightarrow y(t) = A |\hat{R}(\omega_0)| \cos(2\pi\omega_0 t + \varphi + \text{Arg} \hat{R}(\omega_0))$$

Régime transitoire / régime permanent

En pratique, on applique plutôt l'entrée $u(t)$ définie par $u(t) = A \cos(2\pi\omega_0 t + \varphi) = z(t)$ si $t \geq 0$
 $= 0$ si $t < 0$

Soit $z(t)$ la sortie. Alors, pour t petit, $z(t)$ diffère de $y(t)$, mais si on attend un "certain temps", $y(t)$ et $z(t)$ deviennent très proches

$$z(t) = 0 \text{ si } t < 0, \quad z(t) = \int_0^t R(s) u(t-s) ds = \int_0^t R(s) u(t-s) ds$$

$$\Rightarrow y(t) - z(t) = \int_t^{\infty} R(s) u(t-s) ds$$

$$|y(t) - z(t)| \leq \int_t^{\infty} |R(s)| |u(t-s)| ds$$

$$|u(t)| \leq A \quad \forall t \Rightarrow |y(t) - z(t)| \leq A \int_t^{\infty} |R(s)| ds \rightarrow 0 \text{ si } t \rightarrow +\infty$$

La vitesse à laquelle le régime transitoire s'éteint dépend de la vitesse avec laquelle $R(t)$ tend vers 0 si $t \rightarrow +\infty$.