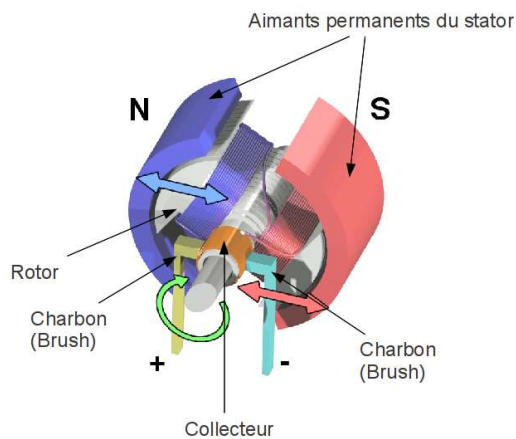


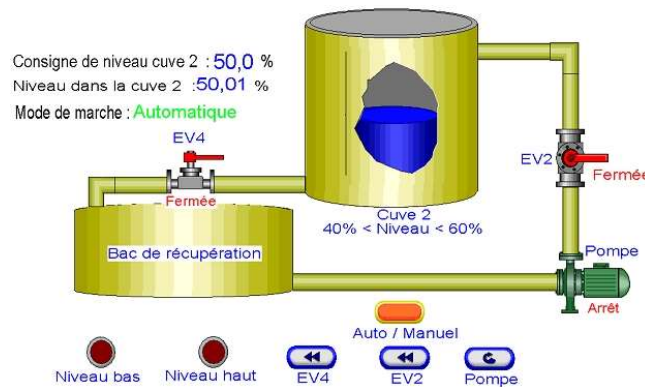
BACHELOR UNIVERSITAIRE DE TECHNOLOGIE

Ressource R2-04 : OUTILS MATHÉMATIQUES ET LOGICIELS

Chapitre 6 : Transformation de Laplace et applications



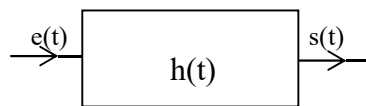
Moteur à courant continu



Régulation automatique

Introduction

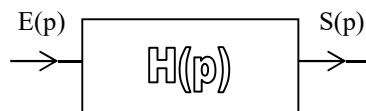
Soit S un système physique (circuit RC, RLC...). Dans un tel système une excitation extérieure ou un signal d'entrée $e(t)$ (tension) engendre une réponse ou un signal de sortie $s(t)$. $s(t)$ dépendra de $e(t)$ et de $h(t)$, fonction mathématique modélisant les caractéristiques temporelles du circuit physique (voir ci-après).



On dit que le **système est linéaire** lorsque $e(t)$ et $s(t)$ sont liés par une équation différentielle linéaire à coefficients constants dans l'espace temporel (variable = t).

La **transformation de La place** est un outil mathématique facilitant l'étude du signal de sortie : en effet, elle transforme toute équation différentielle en équation algébrique (avec des additions et des multiplications, donc bien plus simple à résoudre.)

Lorsque les **conditions initiales sont nulles**, le système est alors caractérisé par le schéma fonctionnel ci-dessous où : $S(p) = H(p).E(p)$ où H est appelée la fonction de transfert du système. ($E(p)$ et $S(p)$ sont les transformées de Laplace respectives de $e(t)$ et $s(t)$, et $H(p)$ la transformée de Laplace de $h(t)$).



Partie I : Rappels sur les signaux causaux

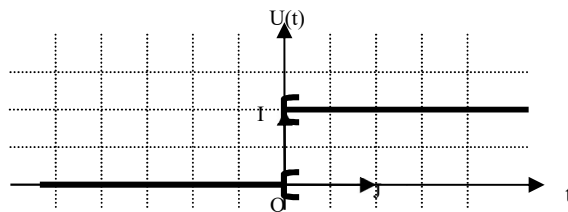
I. Signaux causaux

1) Définition

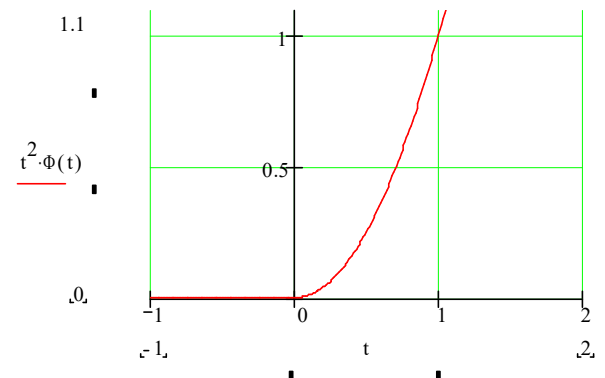
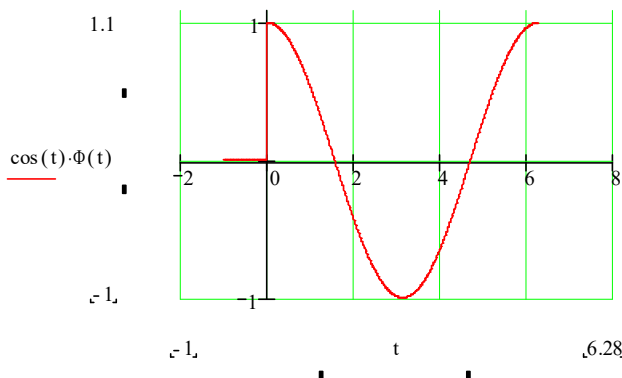
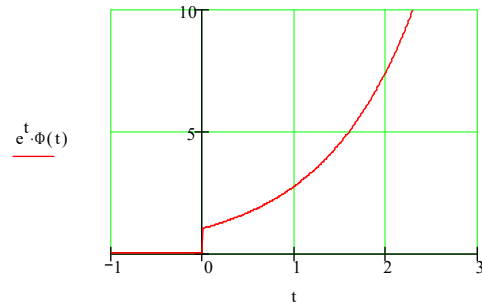
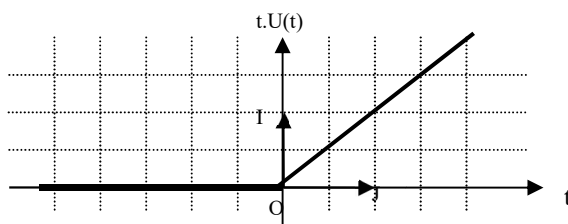
On dit qu'un signal défini sur \mathbb{R} est causal, lorsqu'il est nul sur $] - \infty ; 0 [$.

2) Exemples

- ✓ Le signal « échelon-unité » (ou signal de Heaviside), notée U (ou Φ) est causal et défini par : $U(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ 1 & \text{si } t \geq 0 \end{cases}$.



- ✓ Les signaux : $t.U(t)$ (appelé aussi signal rampe), $e^t.U(t)$, $\cos(t).U(t)$, $t^2.U(t)$ sont donc aussi des signaux causaux.



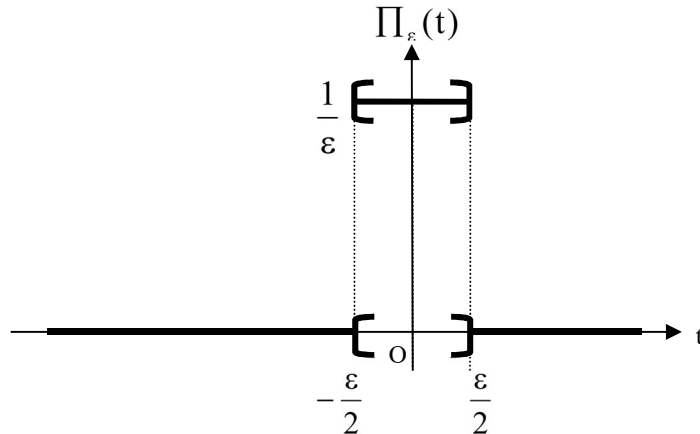
II. Impulsion de Dirac ou distribution de Dirac

Définitions

Soit la fonction porte de largeur ϵ :

$$\Pi_{\epsilon}(t) = \begin{cases} \frac{1}{\epsilon} & \text{si } |t| \leq \frac{\epsilon}{2} \\ 0 & \text{si } |t| > \frac{\epsilon}{2} \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \Pi_{\epsilon}(t) \cdot dt = 1$$

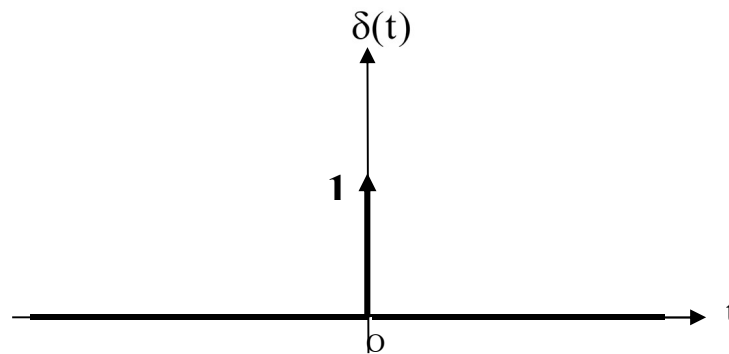


On appelle impulsion de Dirac : $\delta = \lim_{\epsilon \rightarrow 0} \Pi_{\epsilon}(t)$ où $\epsilon > 0$

On définit parfois δ abusivement par : $\delta(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t \neq 0 \\ +\infty & \text{si } t = 0 \end{cases}$, et $\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1$

δ n'est pas une fonction, c'est une distribution, c'est pourquoi on l'appelle aussi distribution de Dirac.

Comme $\int_{-\infty}^{+\infty} \Pi_{\epsilon}(x) dx = 1$, par convention, on note donc : $\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(x) dx = 1$, et par convention sa représentation graphique est :



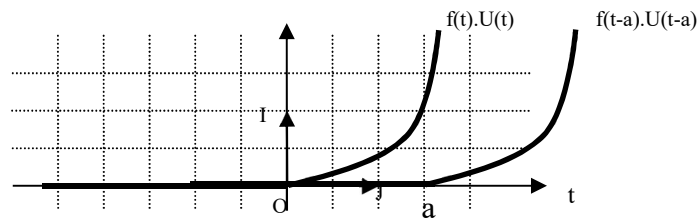
Remarque De nombreux théorèmes (convergence d'intégrales, de séries, inversion de limites en général,...) reposent sur des hypothèses souvent très fortes portant sur les fonctions. Dans la majeure partie des cas, celles-ci ne sont pas vérifiées.

Le recours aux distributions permet d'élargir le champ d'application de ces théorèmes. Une distribution est un concept plus général que celui de fonction. Il permet, entre autre, la formulation et donc le traitement de signaux discrets. Tous les calculs sur les fonctions s'appliquent aussi aux distributions.

III. Signaux retardés

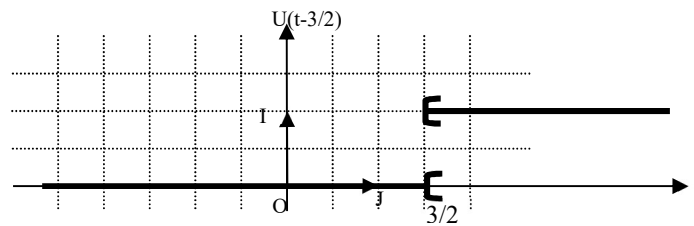
1) Définition

Soit a un nombre réel positif.
 Le signal $f(t - a).U(t - a)$ est le signal $f(t).U(t)$ retardé de a .

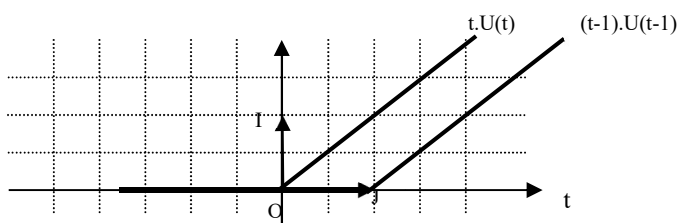


2) Exemples

✓ $U(t-3/2)$ est le signal échelon unité retardé de $3/2$.



✓ $(t-1).U(t-1)$ est le signal rampe retardé de 1 :



Partie II : Transformation de Laplace

I. Transformation de Laplace directe

1) Définition

Soit f , un signal causal. On appelle transformée de Laplace de f la fonction F définie par l'intégrale : $F(p) = \int_0^{+\infty} e^{-px} f(x) dx$, $p \in \mathbb{C}$.

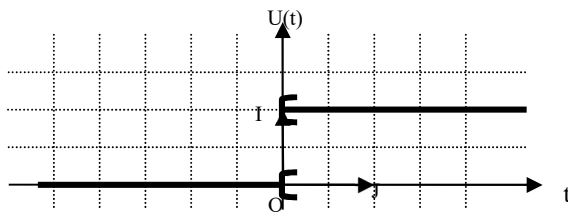
L'ensemble de définition de F est l'ensemble des nombres complexes p tels que l'intégrale ci-dessus converge.

\mathcal{L} est l'application qui à f associe F , on l'appelle transformation de Laplace.

On note $F(p) = \mathcal{L}[f(x)]$ ou encore : $F = \mathcal{L}[f]$.

2) Transformées de l'échelon-unité

✓ Définition : $U(x) = \begin{cases} 0 & \text{si } x < 0 \\ 1 & \text{si } x \geq 0 \end{cases}$. (appelée aussi fonction de Heaviside et noté Φ)



✓ Transformée de Laplace :

$$\mathcal{L}[U(x)] = F(p) = \int_0^{\infty} e^{-px} \cdot U(x) \cdot dx = \lim_{X \rightarrow +\infty} \int_0^X e^{-p} \cdot U(x) \cdot dx = \lim_{X \rightarrow +\infty} \int_0^X e^{-px} \cdot dx$$

$$\text{1er cas : } p > 0 : F(p) = \lim_{X \rightarrow +\infty} \left[\frac{e^{-px}}{-p} \right]_0^X = \lim_{X \rightarrow +\infty} \left(\frac{e^{-pX}}{-p} - \frac{1}{-p} \right) = \frac{1}{p}$$

$$\text{2ème cas : } p < 0 : \lim_{X \rightarrow +\infty} \left[\frac{e^{-px}}{-p} \right]_0^X = \lim_{X \rightarrow +\infty} \left(\frac{e^{-pX}}{-p} - \frac{1}{-p} \right) = +\infty, \text{ alors } F(p) \text{ n'existe pas.}$$

$$\text{3ème cas : } p = 0 : \int_0^{\infty} U(x) \cdot dx = \lim_{X \rightarrow +\infty} \int_0^X U(x) \cdot dx = \lim_{X \rightarrow +\infty} \int_0^X 1 \cdot dx = \lim_{X \rightarrow +\infty} [x]_0^X = \lim_{X \rightarrow +\infty} X = +\infty, \text{ donc } F(p) \text{ n'existe pas.}$$

On admet que : $\mathcal{L}[U(x)] = \frac{1}{p}$ Si et seulement si $\text{Re}(p) > 0$.

On note également : $\mathcal{L}[1] = \frac{1}{p}$

TABLEAU DE TRANSFORMEES DE LAPLACE

Définition $\mathcal{L}[f(t).U(t)]=F(p)=\int_0^{+\infty} f(t).e^{-pt}.dt$ **Notation abusive** : $\mathcal{L}[f(t)]=F(p)=\int_0^{+\infty} f(t).e^{-pt}.dt$

Signaux usuels

$f(t).U(t)^*$ ou $f(t)$ en notation abusive *Sauf pour $\delta(t)$ qui est déjà causale.	$\mathcal{L}[f(t).U(t)]$ ou $\mathcal{L}[f(t)]$ ou $F(p)$
Impulsion de Dirac : $\delta(t)$	1
$U(t)$ ou 1	$\frac{1}{p}$
$t^n.U(t)$ ou t^n (n est un entier naturel non nul)	$\frac{n!}{p^{n+1}} = \frac{1 \times 2 \times 3 \times \dots \times (n-1) \times n}{p^{n+1}}$ n ! se dit « factorielle de n »
$\cos(\omega t).U(t)$ ou $\cos(\omega t)$	$\frac{p}{p^2 + \omega^2}$
$\sin(\omega t).U(t)$ ou $\sin(\omega t)$	$\frac{\omega}{p^2 + \omega^2}$
$e^{-at}.U(t)$ ou e^{-at}	$\frac{1}{p + a}$
$e^{-at}.t^n.U(t)$ ou $e^{-at}.t^n$	$\frac{n!}{(p + a)^{n+1}}$
$\cos(\omega t).e^{-at}.U(t)$ ou $\cos(\omega t).e^{-at}$	$\frac{p + a}{(p + a)^2 + \omega^2}$
$\sin(\omega t).e^{-at}.U(t)$ ou $\sin(\omega t).e^{-at}$	$\frac{\omega}{(p + a)^2 + \omega^2}$

Propriétés

g, fonction causale	$\mathcal{L}[g(t)]$ ou $G(p)$
$\alpha_1 f_1(t) + \alpha_2 f_2(t)$	$\alpha_1 F_1(p) + \alpha_2 F_2(p)$
Signal retardé de a : $f(t-a).U(t-a)$ où $a > 0$	$e^{-ap}.F(p)$
Signal dérivé : $f'(t).U(t)$	$pF(p) - f(0^+)$
Signal dérivé deux fois : $f''(t).U(t)$	$p^2F(p) - pf(0^+) - f'(0^+)$
$f^{(n)}(t).U(t)$	$p^n F(p) - p^{n-1} f(0^+) - p^{n-2} f'(0^+) - \dots - pf^{(n-2)}(0^+) - f^{(n-1)}(0^+)$
$\int_0^t f(x)dx$	$\frac{F(p)}{p}$
$t.f(t).U(t)$	$-F'(p)$

II. Calcul de transformées de Laplace

A l'aide du tableau précédent, déterminer la transformée de Laplace des signaux suivants :

1) $f(t) = t^3 \cdot U(t)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

2) $f(t) = t^7$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

3) $f(t) = 4t^5 - 3t^2 + 2$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

4) $f(t) = \cos(3t) \cdot U(t)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

5) $f(t) = e^{-2t} \cdot \cos(3t) \cdot U(t)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

6) $f(t) = t^2 \cdot e^{3t} \cdot U(t)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

7) $f(x) = (x+1)^2 \cdot U(x)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

8) $f(t) = \sin\left(t - \frac{\pi}{4}\right) \cdot U\left(t - \frac{\pi}{4}\right)$; $F(p) = \dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

$\dots\dots\dots$

III. Transformation de Laplace inverse

1) Définition

Soit $F(p)$, la transformée de Laplace d'une fonction $f(x)$: $F(p) = \mathcal{L}[f(x)]$. On appelle original de F , la fonction f . On note : $f(x) = \mathcal{L}^{-1}[F(p)]$ ou encore : $f = \mathcal{L}^{-1}[F]$. La transformation \mathcal{L}^{-1} est appelée transformation de Laplace réciproque.

Exemples Compléter à l'aide du tableau de la page 7

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{p}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{2}{p^3}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{p+3}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{p}{p^2+4}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{2}{p^2+4}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{(p+3)^2}\right] = \dots\dots\dots$$

2) Propriété de linéarité de la transformation de Laplace inverse

Linéarité $\mathcal{L}^{-1}[\lambda F + \mu G] = \lambda \mathcal{L}^{-1}[F] + \mu \mathcal{L}^{-1}[G]$ (λ, μ sont des complexes).

Exemples Calculer l'original des fonctions suivantes :

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{p^4}\right] = \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{2}{p} + \frac{3}{p^3} - \frac{1}{p^5}\right] = \dots\dots\dots$$

.....

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{p^2+9}\right]= \dots\dots\dots$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{2p+6}{(p+3)^2}\right]= \dots\dots\dots$$

$$F(p) = \frac{3p+1}{p^2-9} \dots\dots\dots$$

$$G(p) = \frac{3p^2-p+1}{(p^2+1)(p+1)^2} = \dots\dots\dots$$

.....
.....
.....
.....

$$H(p) = \frac{3p^2 - p + 1}{(p^2 + 1)(p + 1)^2} \times e^{-3p} = \dots\dots\dots$$

.....
.....
.....
.....

$$J(p) = \frac{p}{p^2 + p + 1} \dots\dots\dots$$

.....
.....
.....
.....
.....

.....

.....

Partie III : Applications de la Transformation de Laplace

La transformation de Laplace transforme toute équation différentielle en équation algébrique, en effet :

$$\begin{aligned} \mathcal{L}[f'(t)] &= p.F(p) - f(0^+) ; \\ \mathcal{L}[f''(t)] &= p^2F(p) - pf(0^+) - f'(0^+) ; \\ \mathcal{L}[f^{(3)}(t)] &= p^3F(p) - p^2f(0^+) - pf'(0^+) - f''(0^+) ; \\ &\dots \quad \dots \quad \dots \\ \mathcal{L}[f^{(n)}(t)] &= p^nF(p) - p^{n-1}f(0^+) - p^{n-2}f'(0^+) - \dots - pf^{(n-2)}(0^+) - f^{(n-1)}(0^+). \end{aligned}$$

(n est un entier naturel.)

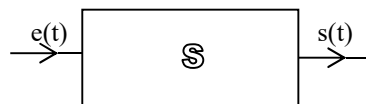
On note $g(0^+)$, la limite quand x tend vers 0 par valeurs positives de g(x)

La transformation de Laplace facilite donc la résolution d'une EDLCC, et par la même tout problème du GEII.

I. Application à l'étude des systèmes

1) Fonction de transfert d'un circuit

Dans un circuit électrique (RC, RLC ...), un signal d'entrée e(t) (tension) engendre un signal de sortie s(t), appelé aussi réponse du circuit au signal e(t).



On dit que le circuit S est linéaire lorsque e(t) et s(t) sont liés par une EDLCC. Le circuit est dit d'ordre n lorsque l'équation différentielle est d'ordre n :

$$a_n s^{(n)}(t) + a_{n-1} s^{(n-1)}(t) + \dots + a_1 s'(t) + a_0 s(t) = b_n e^{(n)}(t) + b_{n-1} e^{(n-1)}(t) + \dots + b_1 e'(t) + b_0 e(t)$$

Fonction de transfert du circuit On note E(p) et S(p) les transformées de Laplace respectives de e(t) et s(t), puis on applique la transformation de Laplace à l'équation différentielle :

$$a_n s^{(n)}(t) + a_{n-1} s^{(n-1)}(t) + \dots + a_1 s'(t) + a_0 s(t) = b_n e^{(n)}(t) + b_{n-1} e^{(n-1)}(t) + \dots + b_1 e'(t) + b_0 e(t)$$

Si les conditions initiales sont nulles :

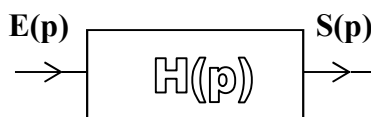
$$s^{(n)}(0) = s^{(n-1)}(0) = \dots = s'(0) = s(0) = e^{(n)}(0) = e^{(n-1)}(0) = \dots = e'(0) = e(0) = 0$$

on obtient alors une équation algébrique reliant E(p) et S(p) que l'on résout :

S(p) = H(p) × E(p). On appelle fonction de transfert du circuit et on note H, la fonction

définie par : $H(p) = \frac{S(p)}{E(p)}$.

Le circuit est alors caractérisé par le schéma fonctionnel ci-dessous :



.....

.....

.....

.....

.....

.....

4) Système du second ordre, coefficient d'amortissement :

Soit le système physique, caractérisé par l'équation différentielle :

$$\begin{cases} s''(t) + 2\lambda\omega_0 s'(t) + \omega_0^2 s(t) = 2e(t) \\ s(0) = s'(0) = 0 \end{cases} \quad \text{où } \lambda \text{ et } \omega_0 \text{ sont des constantes.}$$

- a) Déterminer la fonction de transfert de ce système, que l'on notera $H(p, \lambda)$.
- b) On pose $\omega_0 = 0.1\text{Hz}$. Avec un logiciel de calcul formel, déterminer la réponse à $e(t)=10$, que l'on notera $s(t, \lambda)$. Tracer dans un même repère les courbes représentant $s(t, \lambda)$ pour les valeurs de λ égales à 0.2 ; 0.5 ; 0.707 ; 0.8 ; 1 ; 2.

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

Partie IV : Décomposition en somme d'éléments simples

Décomposer une fraction rationnelle f , définie par : $f(x) = \frac{A(x)}{B(x)}$, en somme d'éléments simples, consiste à l'écrire comme somme de fractions les plus simples possibles.

Il existe deux types d'élément simple :

- les éléments simples de première espèce : $\frac{a}{x-x_0}, \frac{a}{(x-x_0)^n}$
- les éléments simples de seconde espèce : $\frac{ax+b}{x^2+cx+d}, \frac{ax+b}{(x^2+cx+d)^n}$

où le polynôme $x^2 + cx + d$ est à racines complexes conjuguées.

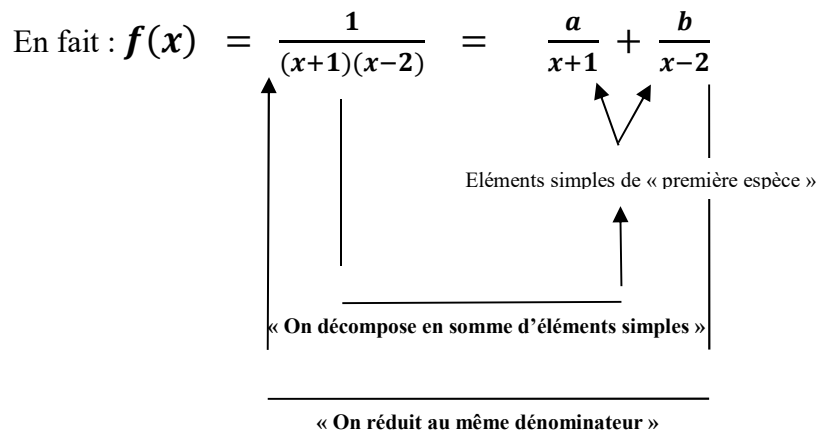
2) La décomposition en somme d'éléments simples par l'exemple

Exemple 1 Déterminer : $L(x) = \int \frac{dx}{x^2 - x - 2}$

Aucune primitive ne permet de résoudre directement cette intégrale, décomposons en somme d'éléments simples la fraction rationnelle f , définie par :

$$f(x) = \frac{1}{x^2 - x - 2} = \frac{1}{(x+1)(x-2)}, \text{ sur } \mathbb{R} - \{-1; 2\}. \text{ (-1 et 2 sont les pôles simples de } f)$$

les pôles simples de f



Pour calculer les coefficients a et b , il existe plusieurs méthodes :

- ou bien réduire au même dénominateur : $\frac{a}{x+1} + \frac{b}{x-2} = \frac{a(x-2)+b(x+1)}{(x+1)(x-2)}$, puis identifier avec $\frac{1}{(x+1)(x-2)}$ (ce qui peut être long et pénible !)
- ou encore, plus rapide (et peut même se calculer de tête) avec les formules suivantes :

$$a = [(x+1)f(x)]_{x=-1} = \left[\frac{1}{x-2}\right]_{x=-1} = -\frac{1}{3} \text{ et de même : } b = [(x-2)f(x)]_{x=2} = \frac{1}{3}$$

En effet, pour le calcul de a , en multipliant la fraction par $(x+1)$, on isole a :

$$(x+1)f(x) = \frac{1}{(x-2)} = a + \frac{b(x+1)}{x-2}$$

puis en posant $x = -1$, on élimine b d'où le résultat suivant : $0 = \frac{1}{(-1-2)} = a + 0$

En résumé, on retiendra que $a = [(x+1)f(x)]_{x=-1}$

Ainsi : $L(x) = \int \frac{dx}{x^2 - x - 2} = -\frac{1}{3} \int \frac{dx}{x+1} + \frac{1}{3} \int \frac{dx}{x-2} = -\frac{1}{3} \ln|x+1| + \frac{1}{3} \ln|x-2| + Cte = \frac{1}{3} \ln \left| \frac{x-2}{x+1} \right| + Cte$

Exemple 2 Déterminer : $M(x) = \int \frac{2x+1}{(x^2+1)(x-3)} dx$

Aucune primitive ne permet de résoudre directement cette intégrale, décomposons en somme d'éléments simples la fraction rationnelle f, définie par :

$$f(x) = \frac{2x+1}{(x^2+1)(x-3)}, \text{ sur } \mathbb{R} - \{3\}. \text{ (remarque : } x^2 + 1 \text{ est à racines complexes } i \text{ et } -i)$$

complexes i et -i)

$$\text{En fait : } f(x) = \frac{2x+1}{(x^2+1)(x-3)} = \frac{ax+b}{x^2+1} + \frac{c}{x-3}$$

Eléments simples de « seconde espèce » et de « première espèce »

- Calcul de c : $c = [(x-3)f(x)]_{x=3} = \left[\frac{2x+1}{x^2+1} \right]_{x=3} = \frac{7}{10}$
- Pour calculer les coefficients a et b, il existe plusieurs méthodes :

<p><u>Méthode 1</u> : $ai + b = [(x^2 + 1)f(x)]_{x=i}$</p> <p>En effet, en multipliant la fraction par (x^2+1), on isole a et b :</p> $(x^2 + 1)f(x) = \frac{2x + 1}{x - 3} = ax + b + \frac{c(x^2 + 1)}{x - 3}$ <p>puis en posant $x = i$, on élimine c d'où le résultat suivant :</p> $\frac{2i + 1}{i - 3} = ai + b$ $\Leftrightarrow ai + b = \frac{(2i + 1)(-i - 3)}{(i - 3)(-i - 3)}$ $\Leftrightarrow ai + b = -\frac{1}{10} - \frac{7}{10}i$ $\Leftrightarrow \begin{cases} b = -\frac{1}{10} \\ a = -\frac{7}{10} \end{cases}$ <p><u>Remarque</u> : cette méthode est utilisée lorsque les racines complexes sont simples (i et -i, ou 2i et -2i...). Et que d'autres coefficients sont à calculer à l'aide de la méthode 2 (voir exemple 3)</p>	<p><u>Méthode 2</u> : (a,b) est la solution du système contenant les 2 équations $f(0)$ et $\lim_{x \rightarrow \infty} xf(x)$</p> $\begin{cases} f(0) = \frac{1}{-3} = b + \frac{c}{-3} \\ \lim_{x \rightarrow \infty} xf(x) = \lim_{x \rightarrow \infty} \frac{2x^2}{x^3} = \lim_{x \rightarrow \infty} \left(\frac{ax^2}{x^2} + \frac{cx}{x} \right) \end{cases}$ $\Leftrightarrow \begin{cases} b = -\frac{1}{10} \\ a + c = 0 \Leftrightarrow a = -\frac{7}{10} \end{cases}$ <p><u>Remarque</u> : cette méthode est utilisée lorsque les racines complexes sont trop compliquées.</p>
--	--

$$M(x) = \int \frac{2x+1}{(x^2+1)(x-3)} dx = -\frac{1}{10} \int \frac{7x+1}{x^2+1} dx + \frac{7}{10} \int \frac{dx}{x-3} = -\frac{7}{20} \ln(x^2+1) - \frac{1}{10} \arctan(x) + \frac{7}{10} \ln|x-3| + Cte$$

Exemple 3 Déterminer : $N(x) = \int \frac{x^2+x}{(x-2)(x+1)^4} dx$

Aucune primitive ne permet de résoudre directement cette intégrale, décomposons en somme d'éléments simples la fraction rationnelle f, définie par :

$$f(x) = \frac{A(x)}{B(x)} = \frac{x(x+1)}{(x-2)(x+1)^4} = \frac{x}{(x-2)(x+1)^3}, \text{ sur } \mathbb{R} - \{-1; 2\}.$$

Remarques : -1 est un **pôle triple** de f ou de multiplicité 3 et on a **réduit la fraction**, car A et B possédait un facteur commun : x+1.

$$\text{En fait : } f(x) = \frac{x}{(x-2)(x+1)^3} = \frac{a}{x-2} + \frac{b}{(x+1)^3} + \frac{c}{(x+1)^2} + \frac{d}{x+1}$$

- Calcul de a : $a = [(x-2)f(x)]_{x=2} = \left[\frac{x}{(x+1)^3} \right]_{x=2} = \frac{2}{27}$
- Calcul de b : $b = [(x+1)^3 f(x)]_{x=-1} = \left[\frac{x}{x-2} \right]_{x=-1} = \frac{1}{3}$
- Calcul de c et d : la méthode précédente ne fonctionne plus.

En effet, $[(x+1)^2 f(x)]_{x=-1} = \left[\frac{x}{(x-2)(x+1)} \right]_{x=-1} = \text{division par zéro !}$ On applique alors la méthode 2 (voir exemple précédent)

$$\begin{cases} f(0) = 0 = \frac{a}{-2} + b + c + d \\ \lim_{x \rightarrow \infty} xf(x) = \lim_{x \rightarrow \infty} \frac{x^2}{x^4} = \lim_{x \rightarrow \infty} \left(\frac{ax}{x} + \frac{bx}{x^3} + \frac{cx}{x^2} + \frac{dx}{x} \right) \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} c + d = \frac{8}{27} \\ a + d = 0 \Leftrightarrow d = -\frac{2}{27} \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} c = \frac{2}{9} \\ d = -\frac{2}{27} \end{cases}$$

$$\begin{aligned}
 N(x) &= \int \frac{x}{(x-2)(x+1)^3} dx \\
 &= \frac{2}{27} \int \frac{dx}{x-2} + \frac{1}{3} \int \frac{dx}{(x+1)^3} + \frac{2}{9} \int \frac{dx}{(x+1)^2} - \frac{2}{27} \int \frac{dx}{x+1} \\
 N(x) &= \frac{2}{27} \ln|x-2| - \frac{1}{6} \frac{1}{(x+1)^2} - \frac{2}{9} \frac{1}{(x+1)} - \frac{2}{27} \ln|x+1| + Cte
 \end{aligned}$$

Remarque : Si -1 avait été un pôle de multiplicité supérieur à 3, exigeant plus de deux équations, on aurait pu utiliser la méthode de la division suivant les puissances croissantes (voie exercices).

Exemple 4 Déterminer $Z(x) = \int \frac{x^4-4x^2-x+3}{x^2-x-2} dx$

Aucune primitive ne permet de résoudre directement cette intégrale, décomposons en somme d'éléments simples la fraction rationnelle f, définie par :

$$f(x) = \frac{x^4-4x^2-x+3}{x^2-x-2} = \frac{x^4-4x^2-x+3}{(x+1)(x-2)}, \text{ sur } \mathbb{R} - \{-1; 2\}.$$

Attention !!! Ici le degré du numérateur est supérieur ou égal au degré du dénominateur, cette fraction possède donc une partie entière !! Pour la déterminer, il faut effectuer la division euclidienne (suivant les puissances décroissantes)

$ \begin{array}{r} A(x) = x^4 - 4x^2 - x + 3 \\ -(x^4 - x^3 - 2x^2) \\ \hline x^3 - 2x^2 - x + 3 \\ -(x^3 - x^2 - 2x) \\ \hline -x^2 + x + 3 \\ -(x^2 + x + 2) \\ \hline R(x)=1 \end{array} $	$ \begin{array}{r} x^2 - x - 2 = B(x) \\ \hline x^2 + x - 1 = Q(x) \end{array} $
--	--

$A = BQ + R$

$$f = \frac{A}{B} = \frac{BQ + R}{B} = Q + \frac{R}{B}$$

↑
Partie entière de la fraction f

Ainsi $f(x) = \frac{x^4-4x^2-x+3}{x^2-x-2} = x^2 + x - 1 + \frac{1}{(x+1)(x-2)}$

Et $Z(x) = \frac{x^3}{3} + \frac{x^2}{2} - x + \frac{1}{3} \ln \left| \frac{x-2}{x+1} \right| + Cte$ (voir exemple 1)

3) Synthèse

Pour décomposer une fraction rationnelle f , définie par : $f(x) = \frac{A(x)}{B(x)}$, en somme d'éléments simples, il faut procéder en plusieurs étapes :

- 1) Réduire la fraction si A et B ont un facteur commun,
- 2) Déterminer et mettre de côté la partie entière si $\deg(A) \geq \deg(B)$,
- 3) Ecrire la forme de la décomposition en somme d'éléments simples et calculer les coefficients. $f = Q + \frac{R}{B}$ avec $g = \frac{R}{B}$ et :

$$g(x) = \frac{R(x)}{(x-x_0)^n(x^2+dx+k)^p \dots}$$

$$= \frac{a_n}{(x-x_0)^n} + \frac{a_{n-1}}{(x-x_0)^{n-1}} + \dots + \frac{a_1}{x-x_0} + \frac{b_px+c_p}{(x^2+dx+k)^p} + \frac{b_{p-1}x+c_{p-1}}{(x^2+dx+k)^{p-1}} + \dots + \frac{b_1x+c_1}{x^2+dx+k} + \dots$$

où le polynôme $x^2 + dx + k$ est à racines complexes conjuguées α et $\bar{\alpha}$
 $a_n = [(x-x_0)^n g(x)]_{x=x_0}$; $b_p \alpha + c_p = [(x^2+dx+k)^p g(x)]_{x=\alpha}$ etc... Pour obtenir les autres coefficients, on pourra remplacer x par autant de valeurs à déterminer et résoudre le système. L'équation $\lim_{x \rightarrow \infty} x f(x)$ est très intéressante, puisqu'elle est toujours simple à résoudre.