Chapter 1

Transformation de laplace

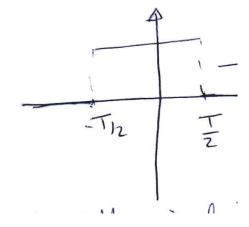
1.1 Definition

La transformation de la place est une technique mathematique utilise pour transferer une fonction f(t) du domain temporel au domain frequenciel complex F(s) $f(t) \implies F(s)$, t en seconds (s), s en radiant par second (rd/s), s = a + ib

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} = \int_0^\infty f(t)e^{-st}dt$$

1.2 Fonction unite u(t)

$$u(t) = \begin{cases} 1, & t \ge 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$$



propriete

• pour une fonction f(t) soit transformer en domain complex elle va etre une multiple de u(t)

$$f(t)u(t) = \begin{cases} f(t) & t \ge 0\\ 0 & t < 0 \end{cases}$$

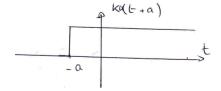
- si u(t) est multiplie par une constante $k \implies ku(t) \begin{cases} k & t \ge 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$
- Decalage en temp
 - decalage vers la droite

$$ku(t-a) = \begin{cases} k, & t \ge a \\ 0, & t < a \end{cases}$$



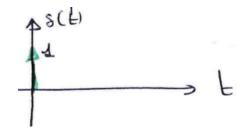
- decalage vers la gauche

$$ku(t+a) = \begin{cases} k, & t \ge -a \\ 0, & t < -a \end{cases}$$



fonction implusion (delta de dirac) $\delta(t)$ 1.3

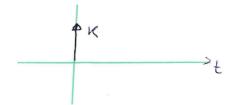
$$\begin{cases} \delta(t) = 0, & t \neq 0 \\ \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)dt = 1, & t = 0 \end{cases}$$



propriete

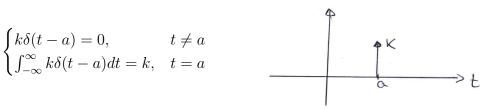
• multiplication par une constante k

$$\begin{cases} k\delta(t) = 0, & t \neq 0 \\ \int_{-\infty}^{\infty} k\delta(t)dt = k, & t = 0 \end{cases}$$



• decalage

$$\begin{cases} k\delta(t-a) = 0, & t \neq a \\ \int_{-\infty}^{\infty} k\delta(t-a)dt = k, & t = a \end{cases}$$



- $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)\delta(t-a) = \int_{-\infty}^{\infty} f(a)\delta(t-a) = f(a) \operatorname{car} f(t)\delta(t-a)$ pour tout $t \neq a$ est 0
- $\delta(\alpha t) = \frac{1}{|\alpha|}\delta(t)$
- $\delta(t) = \delta(-t)$ (fonction pair)
- $\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$

Propriete de la transformation de lapalce

- Leniarite $af(t) + bf(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} aF(s) + bG(s)$
- Decalage dans le domain frequenciel $e^{-at}f(t)u(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} F(s+a)$
- Decalage dans le domain temps $f(t-a)u(t-a) \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} e^{-as}F(s)$
- Differentielle

$$\mathcal{L}\{f'(t)\} = sF(s) - f(0)$$

$$\mathcal{L}\{f''(t)\} = s^2F(s) - sf(0) - f'(0)$$

$$\mathcal{L}\{f^n(t)\} = s^nF(s) - s^{n-1}f(0) - s^{n-2}f'(0) \dots sf^{n-2}(0) - f^{n-1}(0)$$

- Integration $\mathcal{L}\{\int_0^t f(x)dx\} = \frac{F(s)}{s}$
- Multiplication par t $f(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} F(s) \implies \mathcal{L}\{tf(t)\} = \frac{-dF(s)}{ds}$
- Theorem de valeur initiale $f(0) = \lim_{s \to \infty} sF(s)$
- theorem de valeur finale $\lim_{t\to\infty} f(t) = \lim_{x\to 0} sF(s)$
- Transformation temporelle $f(at-b)u(at-b) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{e^{-s\frac{b}{a}}}{a} F(\frac{s}{a})$
- Theoreme de convolution la convolution de 2 fonction x(t) et h(t) est $y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\varphi) \dot{h(t - \varphi)} d\varphi$ $Y(s) = \mathcal{L}\{x(t) * h(t)\} = X(s).H(s)$

1.5 Transformation de laplace inverse

1.5.1 Methode de decomposition

on a : $F(p) = \frac{N(p)}{D(p)}$

- chaque valeur de (p) qui anule le numerateur est apple un pole
- chaque valeur de (p) qui anulle le denominateur est apple un pole

Cas 1: tout les poles sont des racine simple (distinctes)

$$F(p) = \frac{N(p)}{(p - p_1)(p - p_2)(p - p_3)\dots(p - p_k)\dots(p - p_n)}$$

avec $p_1 \neq p_2 \neq p_3 \neq p_k \dots \neq p_n$ dans ce cas la forme decompose de F(p) sera :

$$F(p) = \frac{A_1}{(p - p_1)} + \frac{A_2}{(p - p_2)} + \frac{A_3}{(p - p_3)} + \dots + \frac{A_k}{(p - p_k)} + \dots + \frac{A_n}{(p - p_n)}$$

avec $A_k = \lim_{p \to p_k} (p - p_k) F(p)$

 $\underline{\operatorname{Cas}\ 2}$: il existe un pole p_k qui une racine de multiplicite m

$$F(p) = \frac{N(p)}{\dots (p - p_k)^m \dots}$$

dans ce cas la forme decompose de F(p) sera

$$F(p) = \dots + \frac{A_1}{(p - p_k)} + \frac{A_2}{(p - p_k)^2} + \dots + \frac{A_i}{(p - p_k)^i} + \dots + \frac{A_m}{(p - p_k)^m} + \dots$$

avec $A_i = \frac{1}{(m-i)!} \lim_{p \to p_k} \frac{d^{m-i}}{dp^{m-i}} [(p-p_k)^m F(p)]$ Note dans le cas ou la degre de N(p) > degre de D(p) en peut ecrire F(p) sous la form $\underbrace{X(p)}_{entier} + \frac{N'(p)}{D(p)}$ ou N'(p) < D(p)

1.6 Tableau de transformation

f(t)	$\mathcal{L}(f)$
$t_{n=1,2,}^{n}$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
$t_{a>0}^a$	$\frac{T(a+1)}{s^{a+1}}$
e^{at}	$\frac{1}{s-a}$
$\cos(wt)$	$\frac{s}{s^2+w^2}$
$\sin(wt)$	$\frac{w}{s^2+w^2}$
$\cosh(at)$	$\frac{s}{s^2-a^2}$
$\sinh(at)$	$\frac{a}{s^2-a^2}$

1.7 Application

1.7.1 Equation differentiell ordinair avec condition initial Equation 1

$$\frac{2dy}{dt} + 5y = e^{-2t}u(t) , y(0) = 2$$

$$\mathcal{L}\left\{\frac{2dy}{dt} + 5y\right\} = \mathcal{L}\left\{e^{-2t}u(t)\right\}$$

$$\implies \mathcal{L}\left\{\frac{2dy}{dt}\right\} + \mathcal{L}\left\{5y\right\} = \mathcal{L}\left\{e^{-2t}u(t)\right\} \text{ (lineairite)}$$

$$2[sY - y(0)] + 5Y = \frac{1}{s+2} \implies Y = \frac{4s+9}{(s+2)(2s+5)} = \frac{2s+\frac{9}{2}}{(s+2)(s+\frac{5}{2})}$$
en peut decomposer Y sous la form $Y = \frac{A}{(s+2)} + \frac{B}{s+\frac{5}{2}}$
avec

•
$$A = \lim_{s \to -2} (s+2)Y = \frac{-4+\frac{9}{2}}{-2+\frac{5}{2}} = 1$$

•
$$B = \lim_{s \to \frac{-5}{2}} (s + \frac{5}{2})Y = \frac{-5 + \frac{9}{2}}{\frac{-5}{2} + 2} = 1$$

$$Y = \frac{1}{s+2} + \frac{1}{s+\frac{5}{2}} \implies y = (e^{-2t} + e^{-\frac{5}{2}t})u(t)$$

Equation 2

$$y''(t) + 3y' + 2y(t) = e^{-t}u(t), \ y(0) = y'(0) = 0$$

appliquee laplace
$$\implies s^2Y + sy(0) - y' + 3y(0) + 2Y = \frac{1}{s+1}$$
 $\implies Y - \frac{1}{(s+1)(s^2+3s+3)} = \frac{1}{(s+1)^2(s+2)}$ en peut decompose Y sous la form : $Y = \frac{A}{(s+2)} + \frac{B}{(s+1)^2} + \frac{C}{s+1}$

- $A = \lim_{s \to -2} (s+2)Y = \frac{1}{(s+2+1)^2} = 1$
- $B = \lim_{s \to -1} (s+1)Y = 1$
- $V = \lim_{s \to -1} \frac{d}{ds} (s+1)^2 Y = \lim_{s \to -1} \frac{d}{ds} \frac{1}{s+2} = \lim_{s \to -1} \frac{-1}{(s+2)^2} = -1$

$$Y = \frac{1}{s+2} + \frac{1}{(s+1)^2} - \frac{1}{s+1} \implies y = (e^{-2t} + te^{-t} - e^{-t})u(t)$$

1.7.2 Mecanique (oscillateur harmonique simple)

Une mass (m) conecte a un ressort de constant (k), x est la distance que le ressort est tire de sa position d'equilibre L equation de mouvement est :

$$\frac{d^2x}{dt^2} + \frac{k}{m}x = 0$$

Dans le cas d'amortissement , une force de frottement $\overrightarrow{f}=-b\overrightarrow{v}$ avec b est la coefficient d'amortisment , lequation de mouvement est :

$$\frac{d^2x}{dt^2}+\frac{b}{m}\frac{dx}{dt}+\frac{k}{m}x=0$$
 $b=2\delta\sqrt{mk}$, δ est le rapport d'amortissement

Dans le cas ou loscillateu harmonique est soumis a une force exterieur F(t) l equation devient

$$\frac{d^2x}{dt^2} + 2\delta w_0 \frac{dx}{dt} + w_0^2 x = \frac{F(t)}{m}$$

avec $w_0^2 = \frac{k}{m}$

1.7. APPLICATION

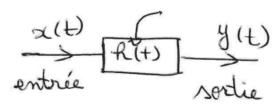
1.7.3 Systeme lineaire invariant avex le temp (LTI)

Considerons un systeme (LTI) caracterise par :

• x(t): fonction d entre

• h(t): impulsion reponse

• y(t): fonction de sortie



7

$$\frac{\text{Lineaire}}{\text{Invariant avex le temp}} \implies \begin{cases} ax_1(t) + bx_2(t) & \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} ay_1(t) + by_2(t) \\ x(t) & \implies \begin{cases} x(t) & \implies y(t) \\ x(t-t_0) & \implies y(t-t_0) \end{cases}$$
Relation:

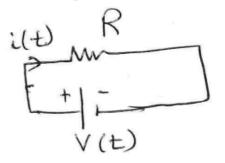
•
$$y(t) = h(t) * x(t)$$

• $H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)}$ (fonction de transfert)

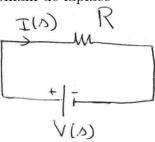
1.7.4 Circuits electriques

Resistance:

domain de temp



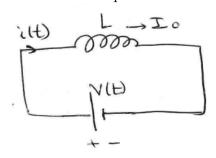
domain de laplace



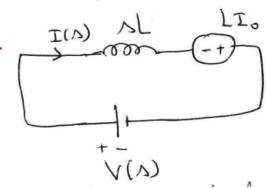
$$v(t) = Ri(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} V(s) = RI(s)$$

Bobine:

domain de temp



domain de laplace



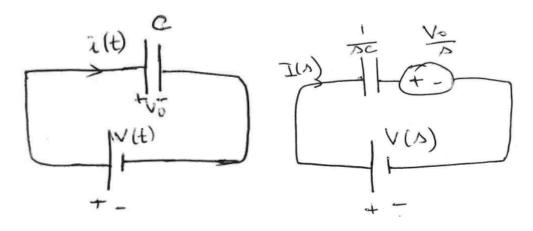
$$v(t) = L \frac{di(t)}{dt} \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} V(s) = L[sI(s) - I_0]$$

avec I_0 est lenergie initiale emagazine

<u>Condensateur</u>:

domain de temp

domain de laplace



$$i(t) = C \frac{dv(t)}{dt} \stackrel{\mathcal{L}}{\rightleftharpoons} I(s) = C[sV(s)] - CV_0$$

$$V(s) = \frac{I(s)}{sC} + \frac{V_0}{s}$$

Chapter 2

Series et transformation de fourier

Fonctoin periodique

Soit f(t) est dite periodique si elle est definie pour toutes les valeur de t et si elle possede une nombre positif T avex f(t) = f(t+T), T periode de f(t) si T est la plus petit periode, elle est nomme la periode fondamentale de f(t)

propriete

- si T periode fondamental de $f(t) \implies f(t) = f(t + nT)$, n: entier
- si f(t) et g(t) ont une periode T, et h(t) = af(t) + bg(t) avec a et b sont des cte, alors h(t) a la meme periode
- \bullet fonction paires : on appelle une fonction f pair si f(t)=f(-t)
- fonction impaires : on a pelle un fonction f impaire si -f(t)=f(-t)

2.1 Serie trigonometrique de Fourier

Une fonctoin periodique f(t) avec une periode fondamentale T, develope en serie trigonometrique comme suit : $f(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos(\frac{2\pi}{T}nt) + b_n \sin(\frac{2\pi}{T}nt))$

 a_0, a_n et b_n sont nommes les coefficient de fourier

• En General

$$-a_0 = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) dt$$
$$-a_n = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cos\left(\frac{2\pi}{T} nt\right) dt$$
$$-b_n = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \sin\left(\frac{2\pi}{T} nt\right) dt$$

• si f(t) est pair

$$-a_{0} = \frac{2}{T} \int_{0}^{\frac{T}{2}} f(t)dt$$

$$-a_{n} = \frac{4}{T} \int_{0}^{\frac{T}{2}} f(t) \cos\left(\frac{2\pi}{T}nt\right) dt$$

$$-b_{n} = 0$$

$$-f(t) = a_{0} + \sum_{n=1}^{\infty} (a_{n} \cos(\frac{2\pi}{T}nt))$$

• si f(t) est inpair

$$-a_0 = 0$$

$$-a_n = 0$$

$$-b_n = \frac{t}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} f(t) \sin\left(\frac{2\pi}{T}nt\right) dt$$

$$-f(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} (b_n \sin(\frac{2\pi}{T}nt))$$

Note :si T est periode fondamental de f(T)

- $f = \frac{1}{T}$ est frequence fondamental en (Hz) hertz
- $w=2\pi f=\frac{2\pi}{T}$ est vitesse angulair en $(\frac{rd}{s})$ radiant par second

2.1.1 Serie de Fourier sous form complexe

- $f(t) = C_0 + \sum_{n=1}^{\infty} 2|C_n|\cos(nw_0t + \theta_n)$
- $C_0 = \frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} f(t) dt$
- $C_n = \frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} f(t) e^{-inw_0 t} dt$

Relation avec la serie reel : $C_0 = a_0$ et $C_n = \frac{a_n - ib_n}{2}$

2.2 Integral de Fourier

Une fonction peut etre represente par un integral appelle integral de fourier

$$f(t) = \int_0^\infty [A(w)\cos(wt) + B(w)\sin(wt)]dw$$

• General

$$-A(w) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \cos(wt) dt$$
$$-B(w) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \sin(wt) dt$$

• si f(t) est pair

$$-A(w) = \frac{2}{\pi} \int_0^{+\infty} f(t) \cos(wt) dt$$
$$-B(w) = 0$$
$$-f(t) = \int_0^{\infty} [A(w) \cos(wt)] dw$$

• si f(t) est impair

$$-A(w) = 0$$

$$-B(w) = \frac{2}{\pi} \int_0^{+\infty} f(t) \sin(wt) dt$$

$$-f(t) = \int_0^{\infty} [B(w) \sin(wt)] dw$$

2.3 Transformees de Fourier

2.3.1 Transforme cosinus de fourier

Transforme cosinus de fourier de la fonction pair f(t)

$$F_c(w) = \sqrt{\frac{2}{\pi}} \int_0^\infty f(t) \cos(wt) dt$$

Transforme Inverse de cosinus de fourier

$$f(t) = \sqrt{\frac{2}{\pi}} \int_0^\infty F_c(w) \cos(wt) dw$$

2.3.2 Transforme sinus de fourier

Transforme sinus de fourier de la fonction pair f(t)

$$F_c(w) = \sqrt{\frac{2}{\pi}} \int_0^\infty f(t) \sin(wt) dt$$

Transforme Inverse de sinus de fourier

$$f(t) = \sqrt{\frac{2}{\pi}} \int_0^\infty F_c(w) \sin(wt) dw$$

2.3.3 Propriete de transforme cosinus et sinus de Fourier

- Linearite: $F_{c/s}(af(t) + bg(t)) = aF_{c/s}(w) + bG_{c/s}(w)$
- derive:

$$- F_c\{f'(t)\} = wF_s(w) - \sqrt{\frac{2}{\pi}}f(0)$$

$$- F_c\{f''(t)\} = -w^2 F_s(w) - \sqrt{\frac{2}{\pi}} f'(0)$$
$$- F_s\{f'(t)\} = w F_c(w)$$
$$- F_s\{f''(t)\} = -w^2 F_s(w) + \sqrt{\frac{2}{\pi}} w f'(0)$$

2.3.4 Transformee de Fourier

la transformee de fourier est une technique mathematique utilisee pour transformer une fonction du domain temps (t,s) au domai frequence angulair (w,rd/s) ou de domain position (x,m)au domain frequence spatiale $(\beta,rd/m)$

la transformation :
$$\mathcal{F}\{f(t)\} = F(w) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-iwt}dt$$

la transformation inverse : $\mathcal{F}^{-1}{F(w)} = f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(w)e^{iwt}dw$

2.3.5 Propriete de Transfome de Fourier

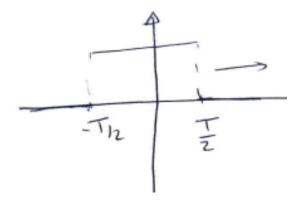
- Linearite $\mathcal{F}\{af_1(t) + bf_2(t)\} = aF_1(w) + bF_2(w)$
- Echelle de temp $f(at) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} \frac{1}{|a|} F(\frac{w}{a})$
- Decalage $f(t+t_0) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} F(w_0)e^{iwt_0}$
- Transformation de temp $f(at t_0) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} \frac{1}{|a|} F(\frac{w}{a}) e^{it_0 \frac{w}{a}}$
- dualite $f(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} F(w) \implies F(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} 2\pi f(-w)$
- Convolution $\begin{cases} y(t) = x(t) * h(t) \implies Y(w) = X(w).H(w) \\ \mathcal{F}\{f_1(t)f_2(t)\} = \frac{1}{2\pi}F_1(w) * F_2(w) \end{cases}$
- <u>decalage de frequence</u> $f(t)e^{\pm iw_0t} \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} F(w \pm w_0)$
- derive $\frac{d^n f}{dt^n} \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} (iw)^n F(w)$, $-it f(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} \frac{dF(w)}{dw}$
- integral $g(t) = \int_{-\infty}^{t} f(\varphi) d\varphi \implies G(w) = \frac{F(w)}{iw} + \pi F(0)\delta(w)$ avec $F(0) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) dt$

13

2.3.6 fonction rectengulair

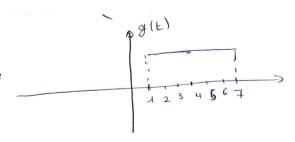
consideron l'implusion rectangulaire $\operatorname{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$

$$\begin{cases} 1 & \frac{-T}{2} < t < \frac{T}{2} \\ 0 & \text{ailleur} \end{cases}$$



Decalage:

$$g(t) = rect(\frac{t-4}{6}) \implies T = 6$$
 et le centre d implusion a $t = 4$



Transforme de fourier de fonction rectangulair

$$Arect(\frac{t}{T}) \stackrel{\mathcal{F}}{\rightleftharpoons} AT \sin_c(\frac{wt}{2})$$
 avec $\sin_c(x) = \frac{\sin(x)}{x}$ (sinus cardinal)

2.4 Theorem de Parseval

Chapter 3

Les polyonme orthogonaux classique

3.1 Introduction

Dans des nombreux problemes physique, on arrive a l'equation differentiell de second ordre, de type hypergeometrique:

$$\boxed{\sigma(z)y^{''} + \varphi(z)y^{'} + \lambda y(z) = 0}$$
(1)

avec

- $\sigma(z)$: polynome de degre ≤ 2
- $\varphi(z)$: polynome de degre ≤ 1
- $\lambda(z)$: cte

3.2 Solution polynomial de l'equation hypergeometrique

Soit Y(z) est une solution de l'equation hypergeometrique, la derive d'ordre (n) de Y(z) est aussi une solution de la meme equation Preuve:

```
Ona: \sigma(z)y''(z) + \varphi(z)y'(z) + \lambda y(z) = 0

\Rightarrow la Derive: \sigma'y'' + \sigma y''' + \varphi'y'' + \lambda y' = 0 (y' = v_1)

\Rightarrow \sigma v_1'' + \varphi_1 v_1' + \mu_1 v_1 = 0 (aussi une equation hypergeometrique)

avec \varphi_1 une polynome de premier degre ou moin et d'equation \varphi_1 = \sigma' + \varphi

et \mu_1 est un constant et d'equation \mu_1 = \lambda + \varphi'

\Rightarrow la Derive second: \sigma v_2'' + \varphi_2 v_2' + \mu_2 v_2 = 0 (y'' = v_2)

avec \varphi_2 une polynome de premier degre ou moin et d'equation \varphi_2 = \sigma' + \varphi_1 = \varphi + 2\sigma'

et \mu_2 est un constant et d'equation \mu_2 = \lambda_1 + \varphi_1' = \lambda + 2\varphi' + \sigma''
```

 \implies La Deriver d'ordre (n): $\left| \sigma v_n'' + \varphi_n v_n' + \mu_n v_n = 0 \right| (2)$ avec

- $v_n(z) = y^{(n)}(z)$
- $\varphi_n = \varphi + n\sigma'$
- $\mu_n = \lambda + n\varphi' + \frac{n(n-1)}{2}\sigma''$

Solution particuliere de l'equation hypergeometrique pour $\mu_n=0$ $\mu_n = 0 \implies \sigma v_n'' + \varphi_n v_n' = 0$ admet une solution particuliere $v_n(z) = cte \neq 0$ $\implies \lambda = \lambda_n = -n\varphi' - \frac{n(n-1)}{2}\sigma''$

Formule de Rodrigues 3.3

L'equation de rodrigues est une solution de lequation hypergeometrique, elle contien $\rho_n(z)$ une fonction caractersiant de l'equation hypergeometrique $\left[\sigma(z)y^{''} + \varphi(z)y^{'} + \lambda y(z) = 0\right] \times \rho \implies \sigma(z)y^{''}\rho + \varphi(z)y^{'}\rho + \lambda y(z)\rho = 0 \text{ en peut ecrire}$ cette equation sous la from $(\rho \sigma y')' + \lambda \rho y = 0 \implies (\rho \sigma)' = \rho \varphi$ (3) L'equation de rodrigues : $y_n(z) = \frac{B_n}{\rho(z)} \frac{d^n}{dz^n} [\rho(z) \sigma^n(z)]$

avec B_n : le constant de normalisation

Polynomes orthogonaux classiques 3.4

Formule de Rodrigues de polynomes de Jacobi ,Legendre, Laguerre, Hermite. Ces polynomes sont des solution d'equation hypergeometrique

Polynome de Jacobi $P_n^{(\alpha,\beta)}$

Ce polynome est la solution de lequation hypergeometrique dans le cas ou

- $\sigma = 1 z^2$
- $\varphi = -(\alpha + \beta + 2)z + \beta \alpha$ avec α et β sont des constant

Dans ce cas ρ est d'equation : $\rho(z) = (1-z)^{\alpha}(1+z)^{\beta}$ Donc la formule de rodrigues qui est la solution devien : $Y_n(z) = P_n^{(\alpha,\beta)}(z) = B_n(1-z)^{-\alpha}(1+z)^{-\beta} \frac{d^n}{dz^n} \left[(1-z)^{\alpha+n} (1+z)^{\beta+n} \right]$ avec $B_n = \frac{(-1)^n}{2^n n!}$ Ona $\begin{cases} \lambda_n = -n\varphi' - \frac{n(n-1)}{2}\sigma'' \\ \varphi = -(\alpha + \beta + 2)z + \beta - \alpha \end{cases} \implies \lambda_n = n(\alpha + \beta + n + 1)$

17

Polynome de legendre $P_n(z)$

Le Polynome de legendre est un cas particuliere de polynome de Jacobi avec $\alpha = \beta = 0$ Ce polynome est la solution de lequation hypergeometrique dans le cas ou

•
$$\sigma = 1 - z^2$$

$$\bullet \ \varphi = -2z$$

Dans ce cas ρ est constant

Donc la formule de rodrigues qui est la solution devien :

Y_n(z) = P_n(z) =
$$\frac{B_n}{\rho} \frac{d^n}{dz^n} \left[\rho \sigma^n(z) \right]$$

avec $B_n = \frac{(-1)^n}{2^n n!}$
Ona
$$\begin{cases} \lambda_n = -n\varphi' - \frac{n(n-1)}{2}\sigma'' \\ \varphi = -2z \end{cases} \implies \lambda_n = n(n+1)$$

Polynome de laguerre $L_n^{(a)}(z)$

Ce polynome est la solution de lequation hypergeometrique dans le cas ou

$$\bullet \ \sigma = z$$

•
$$\varphi = -z + \alpha + 1$$
 avec $\alpha > 0$

Dans ce cas ρ est d'equation $\rho = z^{\alpha} e^{-z}$

Donc la formule de rodrigues qui est la solution devien :

From the formulae de rotaliques qui est la solution
$$Y_n(z) = L_n(z) = B_n e^z z^{-\alpha} \frac{d^n}{dz^z} (z^{\alpha+n} e^{-z})$$
avec $B_n = \frac{1}{n!}$

$$\operatorname{Ona} \begin{cases} \lambda_n = -n\varphi' - \frac{n(n-1)}{2}\sigma'' \\ \varphi = -z + \alpha + 1 \end{cases} \implies \lambda_n = n$$

Polynome d'Hermite $H_n(z)$

Ce polynome est la solution de lequation hypergeometrique dans le cas ou

$$\bullet$$
 $\sigma = 1$

$$\bullet \ \varphi = -2z$$

Dans ce cas ρ est d'equation $\rho = e^{-z^2}$

Donc la formule de rodrigues qui est la solution devien :

Y_n(z) = H_n(z) =
$$\frac{B_n}{e^{-z^2}} \frac{d^n}{dz^n} \left[e^{-z^2} \right]$$

avec $B_n = (-1)^n$
Ona
$$\begin{cases} \lambda_n = -n\varphi' - \frac{n(n-1)}{2}\sigma'' \\ \varphi = -2z \end{cases} \implies \lambda_n = 2n$$

3.5 Orthogonalite des polynomes de type hypergeometrique

 ρ verfie la condition $\sigma(z)\rho(z)z^n|_{z=a,b}=0 \Longrightarrow$ Les polynome de type hypergeometrique seront orthogonaux sur l'intervval (a,b) par rapport a ρ , ces polynome correspondent aux different valeur de λ_n

$$\implies \int_a^b y_n(z)y_m(z)\rho(z)dz = 0 \text{ Si } \lambda_n \neq \lambda_m$$

Polynome de Jacobi

 $(1-z)^{\alpha+1}(1+z)^{\beta+1}z^k|_a^b=0$ Cette equation est verifier pour a=-1 et b=1 Alors le domain est (a,b)=[-1,1]

Polynome de Legendre

meme que polyne de jacobi, le domain est (a, b) = [-1, 1]

Polynome de Laguerre

$$\begin{split} z.z^{\alpha}e^{-z}z^k|_a^b &= z^{(\alpha}+k+1)e^{-z} = 0\\ \text{Le domain } (a,b) &= [0,+\infty[\end{split}$$

Polynome d'Hermite

$$e^{-z^2}z^k|_a^b=0$$

Le domain $(a,b)=]-\infty,+\infty[$