cours Séance 9 Filtrage des signaux périodiques

1) Périodisation et a périodisation

On peut transformer un Signal périodique en un signal non périodique

rul sant x(H) périodique de période T.
en 10, T[

on paul écrire cela avec le peigne de Dirac  $x(r) = x_{\tau}(r) * LU(t)$ où  $U(t) = \sum_{t=0}^{t=0} S(t-kT)$ 

Fn effet  $\chi_{T}(H) * \coprod_{T} (\frac{1}{T}) = \int_{T} \chi_{T}(H - \chi_{T}) S(Z - \chi_{T}) dZ$   $\chi_{T}(H) * \coprod_{T} (\frac{1}{T}) = \int_{T} \chi_{T}(H - \chi_{T}) dZ$   $\chi_{T}(H) * \coprod_{T} (\frac{1}{T}) (H) = \int_{S - \chi_{T}} \chi_{T}(H - \chi_{T}) dZ$ 

Ici z(t)= 0 si t&[9,T].

d si t&[9,T], z(t)= z(t).

2) Filtrage d'un signal
périodique - Point de vue temporel
. zit) à voriations bornées => ylt) continue
. zit) périodique
alors y (t) périodique

•  $S = \chi(t) + \chi(t-\overline{z}) = a$ alors  $y(t) + y(t-\overline{z}) = aH(a)$ 

où H(o) est pla TF en la Fréquence nulle. H(c) = \int 2(+)dt X et y sont les coefficients

de la série de Fourier à Bec. Xo= Is xerndt /= Istychot.

 $Si \int_{0}^{T} \tau(r) dt = 0 \text{ alors } \int_{0}^{T} y(r) dr = 0.$ 

La méthodologie est de passer par 2 (+)= x(+) 40,77 (+).

YT(H= R(H) \* TT(+)
Puis y(H) = \( \frac{1}{2} \) \( \frac{1}{2} \)

Attention: y (t) n'est pas forcément nul en dehors de [0,T]. Donc il n'est pas vrai engénéral que y(r)= y-(t) pour

$$X(x) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} S(x) - \frac{1}{k} X_k \qquad X_k = \int_{0}^{\infty} z(x)e^{-2itRt} dx$$

$$H(x) = TF[R(x)]$$

@ Etude d'un exemple. sans utiliser ce cours.

on considère XIH périodique de période T et x(H) = 1 et + FF9, IT x(H) = 0 et + FF9, IT on considère lefiltre de réponse

impulsionnelle R(H)= et 1/ EC, + dor (H) Il cornes pond à l'équation différentielle

# y(H) + g(H = x (H)

en effet H(v)= TF[R(t)]= 1 ALTER 1 (V)= TF[R(t)]= 1+2;T)= X(V) et TF  $\left[\frac{d}{dr}g(r)+g(r)\right]=Y(r)\left(1+2i\pi r\right)=X(r)=TF[x(r)]$ 

relation entrée-sortie de ce filtre S'écrif y(t) = h(t) \* x(t)  $y(t) = \begin{cases} e^{-(t-2)} \\ x(z) \end{cases} dz = \begin{cases} (t-2) \\ x(z) \end{cases}$  $y(t) = e^{-t} \int_{-e^{-\tau}}^{t} z(\tau) d\tau$ Avec cette relation, on voir que y(t) est  $y(T+T) = e^{-t-T} \int_{-e^{-\tau}}^{t+\tau} e^{\tau} \chi(\tau) d\tau$ on fait le changement de  $\int_{-\infty}^{\infty} e^{z} x(z) dz = \int_{-\infty}^{\infty} e^{z} (z'+T) dz'$  $= e^{T} \int_{e^{z'}} z(z') dz'$ donc y(++T) = y(+) on s'intéresse maintenant à FEEO, TE,

Powr 
$$ze_{J-\infty,0}$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} [o_{j}] (t-kT)$$

$$y(t) = e^{-t} \int_{e^{-\infty}}^{t} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} [(z-kT)] dz$$

$$y(t) = e^{-t} \int_{e^{-\infty}}^{t} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} [(z-kT)] dz$$

$$y(t) = e^{-t} \int_{e^{-\infty}}^{t} e^{-t} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} [(z-kT)] dz$$

$$y(t) = e^{-t} \int_{e^{-\infty}}^{t} e^{-t} \int_{e^{-\infty}}^{+\infty} [(z-kT)] dz$$

$$y(t) = e^{t} \int_{e^{-\infty}}^{-1} (e^{t} - 1) e^{t} dt + e^{t} dt$$

$$\int_{e^{-\infty}}^{-1} e^{t} dt = \int_{e^{-\infty}}^{\infty} e^{-t} e^{-t} dt = \int_{e^{-t}}^{-1} e^{-t} dt = \int_{e^{-t}}^{-1} (1 - e^{-t}) dt = \int_{e^{-t}}^{-1} (1 - e$$

y(r)= e-t [ [ e 8T+I 2-e 8T ] ]

$$y(t) = e^{-t} \left[ \sum_{R=-\infty}^{\infty} (e^{\frac{T}{2}} - 1) e^{\frac{R}{2}} \right]$$

$$\sum_{R=-\infty}^{\infty} e^{\frac{R}{2}} = \sum_{R=0}^{\infty} e^{-\frac{R}{2}} = \frac{1}{1-e^{-T}}$$

$$\frac{e^{\frac{T}{2}} - 1}{1-e^{-T}} = \frac{e^{\frac{T}{2}} (1 - e^{\frac{T}{2}})}{1 - e^{-T}} = \frac{e^{\frac{T}{2}} (1 - e^{\frac{T}{2}})}{1 - e^{-T}} = \frac{e^{\frac{T}{2}}}{1 + e^{-\frac{T}{2}}}$$

$$= \frac{e^{\frac{T}{2}}}{1 + e^{-\frac{T}{2}}} = e^{\frac{T}{2}} + \sum_{R=2}^{\infty} e^{\frac{T}{2}} - \sum_{R=2}^{\infty} e^{\frac{T}{2}} = \sum_{R=2}$$

5 Etude de ce mêmo exemple en utilisant le cours.

> . X(t) est périodique de période T donc y(t) est périodique de même Période.

$$X_{0} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} dt = \frac{1}{2}.$$

$$H(0) = \int_{0}^{T} R(H) dT = 1$$

$$D_{onc} Y_{0} = 1$$

on remarque que  $\chi(t)$  +  $\chi(t-T)=1$ .

Donc  $\chi(t)+\chi(t-T)=1$ 

59,08

on définit z(t)=1(co, I) et on note yell) la sortie du fistre associée. R(H) = et MIC, tod les la réponse impulsionnelle. d y-(+)= R(+) & d 2(+) = h(+) & (S(+)-S(+-[]) d y-(+)= R(+)- R(+===). Done dy (H) = = (R(H-RT)-R(H-RT-I)) dt ==-0 de considére telI, T] dy(H)= = = Q(1-BT)-R(+-BT-I)  $= \int_{e^{-(t-\xi T)}}^{\infty} -(t-\xi T) - e^{-(t-\xi T-\frac{T}{2})}$ R = c  $= e^{-t} A \quad \text{avec } A = (1 - e^{\frac{T}{2}}) \sum_{e=0}^{\infty} e^{-e^{\frac{T}{2}}} = 1 - e^{\frac{T}{2}}$  R = c  $1 - e^{-t}$  $A = e^{\frac{T}{2}} \left( 1 - e^{-\frac{T}{2}} \right) = \frac{T}{1 + e^{\frac{T}{2}}}$ Car 1-e-t= (1-e-z) (1+e-z). Donc  $\frac{d}{dt}y(t) = -e^{-(t-\frac{1}{2})}y$  où  $y = \frac{1}{1+e^{-\frac{1}{2}}}$ y(t)= q+e(t-\frac{7}{2})y où x est une constant. Pour + + Cg \( \frac{7}{2} \), \( y \) \( \frac{1}{2} \) = 1 - \( \alpha - \delta e^{-(t-\overline{1})} - \overline{1}{2} \)

El growth (grodt=

y(1)=1-a-Jet

on sait que y(t) est continu.

$$y(o+) = 1 - \alpha - 3e^{-b} = 1 - \alpha - 3$$

$$y(T^{-}) = \alpha + 3e^{-\frac{1}{2}}$$

$$y(T^{-}) = \alpha + 3e^{-\frac{$$

avec la mayenne espérée.

6 Comportement approximatifde y(t).

Sion Considere T très petit,
alors le filtre se comporte comme
un intégrateur, comme si
l'équation différentielle est
d y(t) = x(t) avec y(t) potit devant
ar y(t).

59 C10 Pour Tpetit J= 1 2 1 - = 1 2 2(1+I) Pour HELO, IJ タレルユイー子(1だ)(1-t) タ(ナ)21-エナナ Pour te [ =, T]  $y(r) = \frac{1}{2} + \frac{1}{8} - \left(\frac{t}{2} - \frac{1}{8}\right) = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} - \frac{1}{2} \left(t - \frac{1}{2}\right)$ Pour Tgrand, le régime permanent s'installe tout de suite y (+)= 2 (+). Pour terost, y (+)=1 Pour FECT, TJ, y(1)=0