

(1)

$$r(\tau) = \frac{1}{T} \int g(t+\tau) g(t) dt$$

$$R(t) = \frac{1}{T} g(-t)$$

$$r(\tau) = (g * R)(\tau)$$

Vérification :

$$(g * R)(\tau) = \int g(t) R(\tau - t) dt$$

$$R(\tau - t) = \frac{1}{T} g(t - \tau)$$

$$(g * R)(\tau) = \frac{1}{T} \int g(t) g(t - \tau) dt$$

$$t \rightarrow t + \tau$$

$$= \frac{1}{T} \int g(t + \tau) g(t) dt$$

$$R(\omega) = G(\omega) \underbrace{H(\omega)}$$

$$= \frac{1}{T} |G(\omega)|^2 \quad \frac{1}{T} (G(\omega))^*$$

$$H(\omega) = \frac{1}{T} \int R(t) e^{-2\pi j \omega t} dt$$

$$= \frac{1}{T} \int g(t) e^{-2\pi j \omega t} dt = \frac{1}{T} \int g(t) e^{2\pi j \omega t} dt$$

$$\frac{1}{T} G(-\omega) = \frac{1}{T} G(\omega)^*$$

Formule de Poisson

⑨

2/t) signal quelconque:

$$T_e \sum_n x(nT_e) e^{-2\pi i n f T_e} = \sum_k X(f - \frac{k}{T_e})$$

Application à $\begin{cases} x(t) = \pi(t) \\ T_e = T \end{cases}$

$$R(f) = \frac{1}{T} |G(f)|^2$$

$$T \sum_n \pi(nT) e^{-2\pi i n f T} = \sum_k R(f - \frac{k}{T})$$
$$= \frac{1}{T} \sum_k |G(f - \frac{k}{T})|^2$$

Si $\pi(nT) = \delta_n$

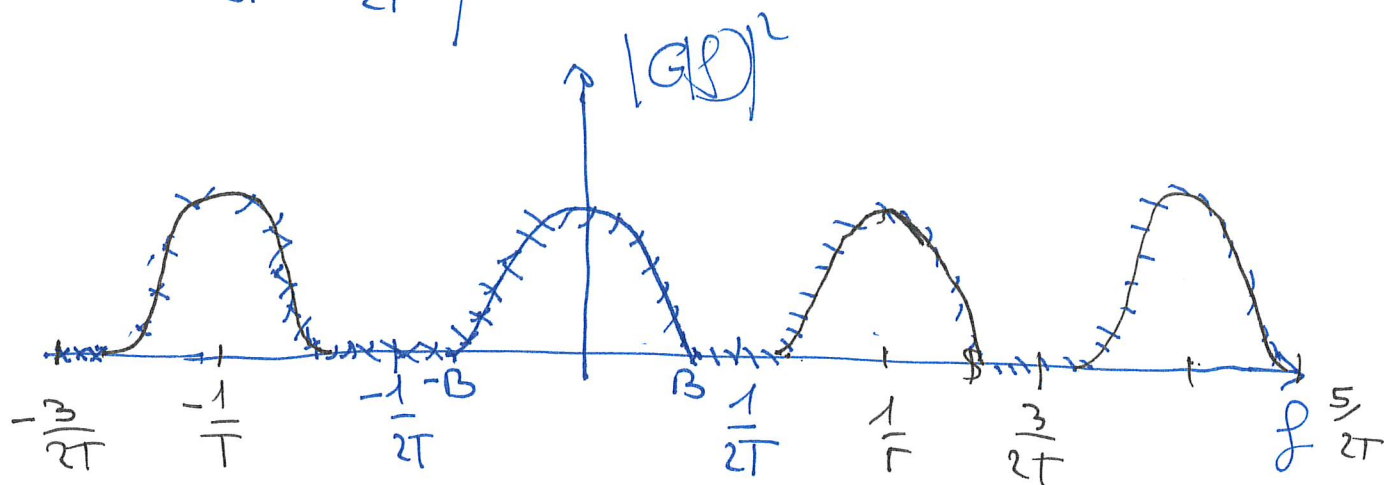
$$T \sum_n \pi(nT) e^{-2\pi i n f T} = T$$

$$\Rightarrow \sum_k |G(f - \frac{k}{T})|^2 = T^2$$

Ceci n'est possible que si la bande passante $[-B, B]$ de $g(t)$ contient $[-\frac{1}{2T}, \frac{1}{2T}]$

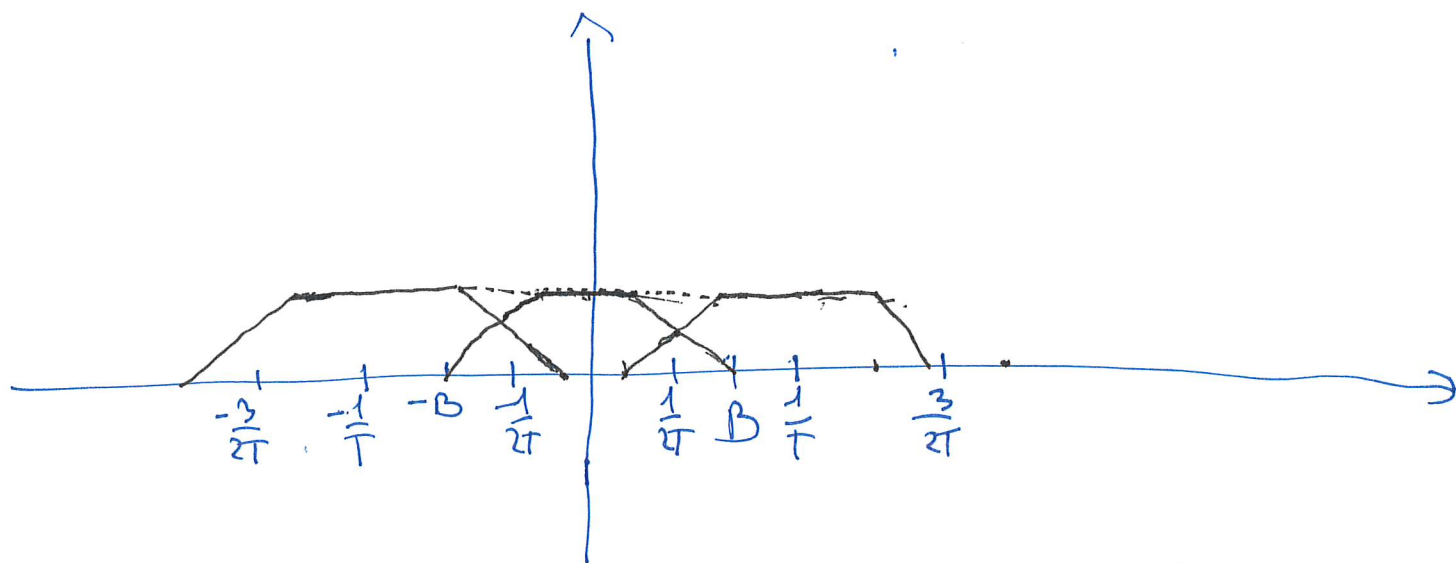
3

Supposons que $[-B, B]$ ne contienne pas $[-\frac{1}{2T}, \frac{1}{2T}]$



Alors, $\sum_k |G(p - \frac{k}{T})|^2$ n'est une fonction

constante. Pour que la condition de Nyquist soit respectée il faut que :



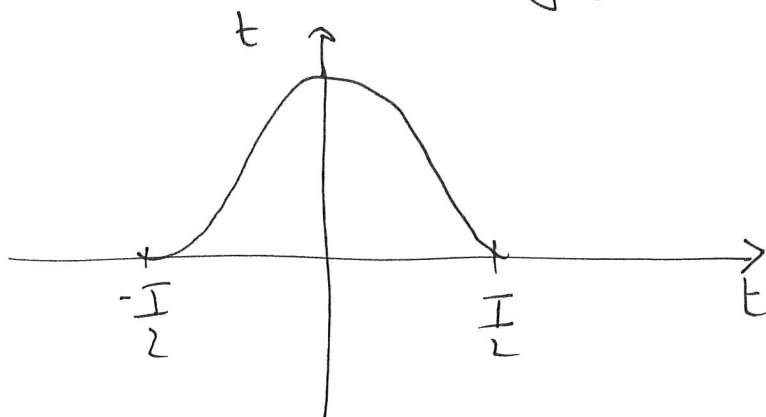
Il faut que $[-\frac{1}{2T}, \frac{1}{2T}] \subset [-B, B]$

(4)

Exemples de filtres vérifiant la condition de Nyquist

$$g(t) = 1 \text{ si } t \in \left[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}\right]$$

Plus généralement, si $g(t) = 0$ hors de $\left[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}\right]$



$$\forall k \text{ entier non nul, } g(t + kT) g(t) = 0 \quad \forall t$$

Mais, $g(t)$ n'est pas à bande limitée \Rightarrow

en théorie, $z(t)$ est à bande passante infinie

$$g(t) = \frac{\sin \frac{\pi t}{T}}{\frac{\pi t}{T}}$$

$$G(f) = 1 \text{ si } f \in \left[-\frac{1}{2T}, \frac{1}{2T}\right]$$

$$= 0 \text{ sinon}$$

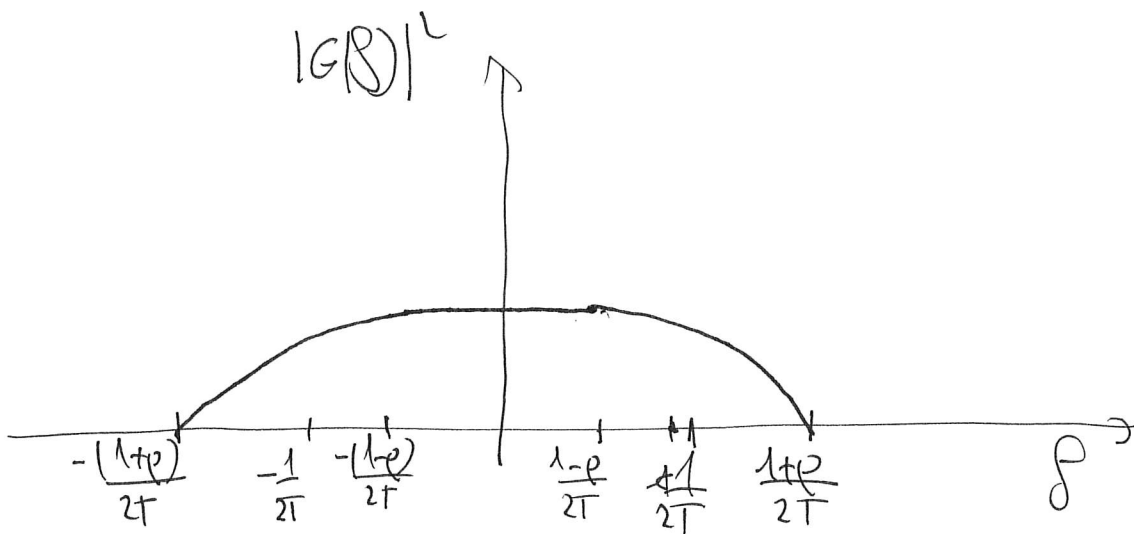
$$\sum_k \left| G\left(f - \frac{k}{T}\right) \right|^2 = 1 \quad \forall f$$

(5)

$$g(t) = \frac{4p}{\pi\sqrt{T}} \left[\frac{\cos\left(\frac{\pi(1+p)t}{T}\right) + \frac{\sin\left(\frac{\pi(1-p)t}{T}\right)}{\frac{4pt}{T}}}{1 - \left(\frac{4pt}{T}\right)^2} \right]$$

$p \in]0, 1[$ facteur d'élargissement de bande.

$$G(\beta) = 0 \quad \text{si} \quad |\beta| > \frac{1+p}{2T}$$



largeur de bande passante de $g(t)$: $\frac{1+p}{T} = \frac{1}{T} + \frac{p}{T}$

Quelle valeur de p ?

Compromis: prendre p petit est favorable car la bande passante de $g(t)$, donc de $r(t)$, n'est pas trop grande. Mais c'est aussi défavorable car $g(t)$ tend vers 0 doucement, et cela pose des problèmes de mise en œuvre.

(6)

Mise de la mise en forme
 en œuvre
 Comment générer en pratique $2\pi \sum_{n=0}^{N-1} a_n g(t-nT)$?

$g(t)$: bande passante $\left[-\frac{1+p}{2T}, \frac{1+p}{2T} \right]$, $0 < p < 1$

On génère $2\pi(nT_c)$, où T_c est choisie pour vérifier la condition de Shannon, et on génère $2\pi t$ en faisant passer $(2\pi(nT_c))$ dans 1 convertisseur numérique analogique.

Que doit vérifier T_c pour que la condition de Shannon soit respectée ?

$$B = \frac{1+p}{2T} \quad T_c < \frac{1}{2B} = \frac{2T}{2(1+p)} = \frac{T}{1+p}$$

On prend $T_c = \frac{T}{2} \leq \frac{T}{1+p}$ car $0 < p \leq 1$

$$2\pi\left(\frac{kT}{2}\right) = \sum_n a_n g\left(\frac{kT}{2} - nT\right)$$

On veut générer $x(\frac{kT}{2}) = \sum_n a_n g(\frac{kT}{2} - nT)$ (7)

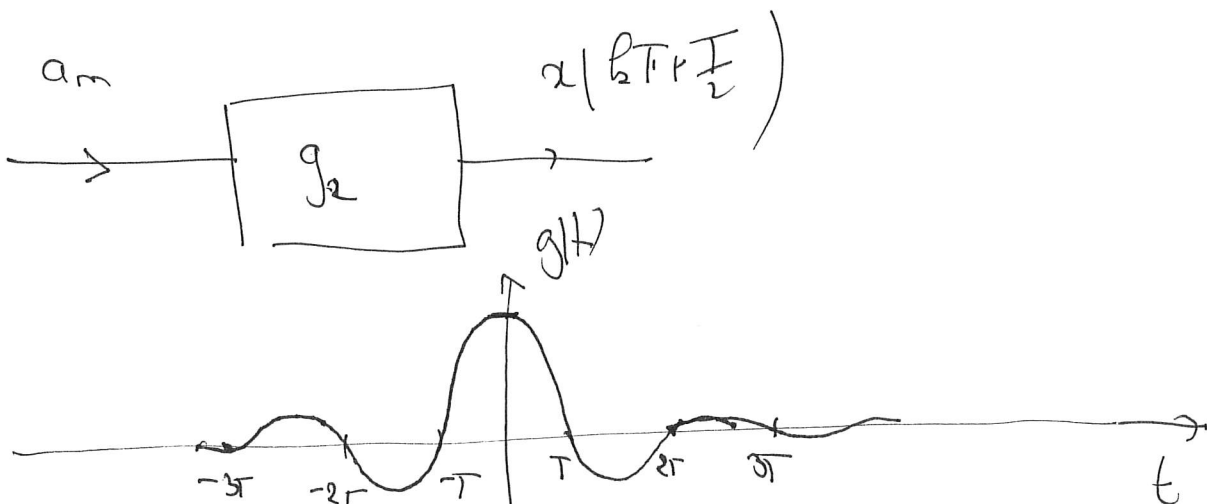
~ $x(kT)$ et les $x(kT + \frac{T}{2})$

$$\begin{aligned} x(kT) &= \sum_n a_n g(kT - nT) = \sum_n a_n g_1(k - n) \\ &= \sum_p g_1(p) a_{n-p} \\ g_1(n) &= g(nT) \end{aligned}$$



$$g_2(n) = g(nT + \frac{T}{2})$$

$$\begin{aligned} x(kT + \frac{T}{2}) &= \sum_n a_n g(kT + \frac{T}{2} - nT) \\ &= \sum_n a_n g_2(n - k) = \sum_p g_2(p) a_{n-p} \end{aligned}$$



$$g(t) \approx 0 \text{ si } |t| \geq n_0 T$$

Alors on a une forme de filtrage adapté

(8)

$$y_m = \frac{1}{T} \int y(t) g(t-mT) dt$$

Résultat:

Si $z_1(t)$ et $z_2(t)$ 2 signaux de bande passante $[-B, B]$, et $T_c < \frac{1}{2B}$, alors

$$\int z_1(t) z_2(t) dt = T_c \sum_m z_1(mT_c) z_2(mT_c)$$

Application $z_1(t) = y(t)$, $z_2(t) = \frac{1}{T} g(t-mT)$

$$B = \frac{1+p}{2T}, \quad 0 < p \leq 1$$

$$y_m = \frac{1}{T} \int y(t) g(t-mT) dt = \frac{T_c}{T} \sum_m y(mT_c) g(mT_c-mT)$$

$$T_c = \frac{T}{2}$$

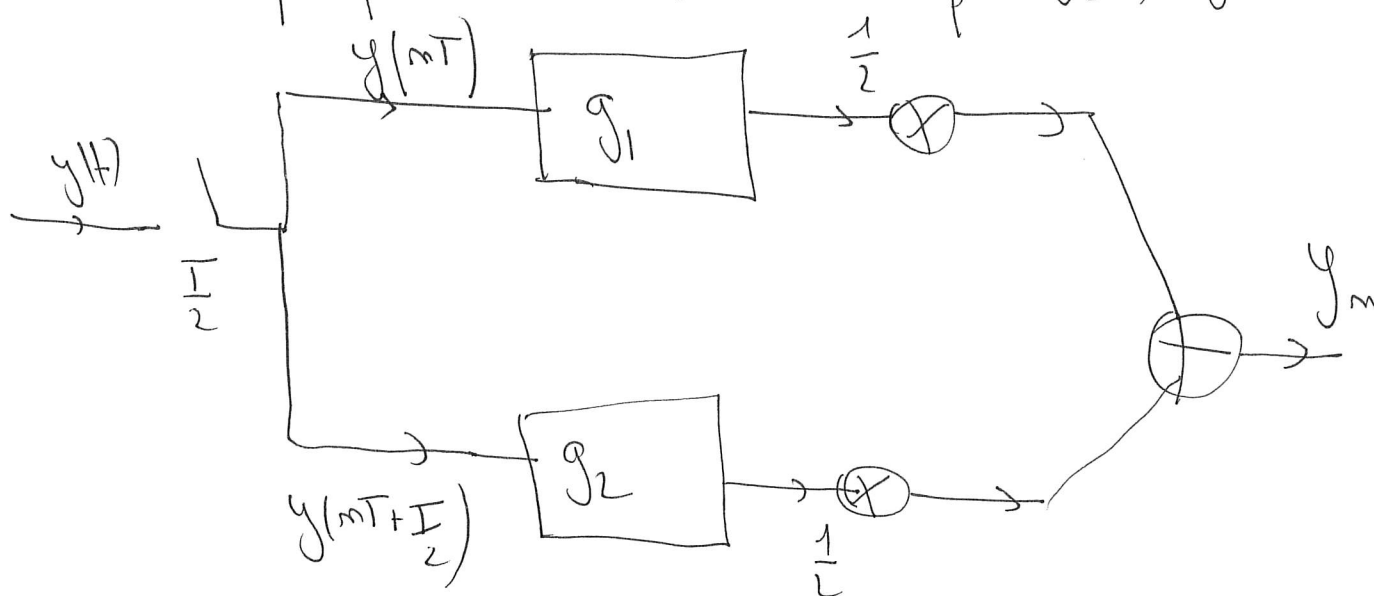
$$\begin{aligned} y_m &= \frac{1}{2} \left(\sum_m y\left(\frac{mT}{2}\right) g\left(\frac{mT}{2}-mT\right) \right) \\ &= \frac{1}{2} \left[\sum_k y(kT) g(kT-mT) + \sum_k y\left(kT+\frac{T}{2}\right) g\left(kT+\frac{T}{2}-mT\right) \right] \end{aligned}$$

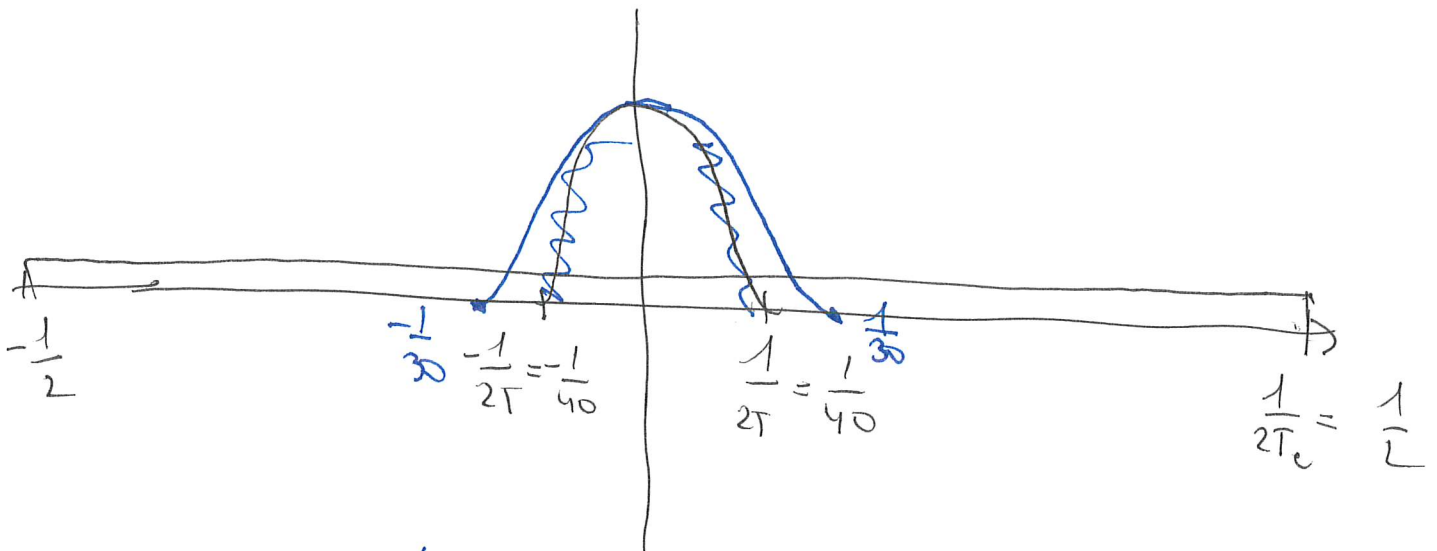
9

$$g_1(m) = g(mT) \quad g_2(m) = g(mT + \frac{T}{2})$$

$$y_n = \frac{1}{2} \left[\sum_k y(kT) g_1(m-k) + y(kT + \frac{T}{2}) g_2(k-m) \right]$$

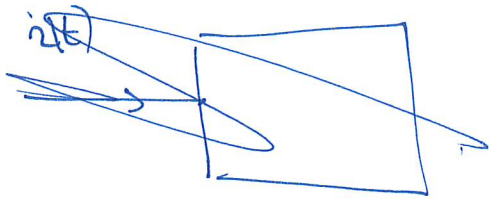
$$= \frac{1}{2} \left[\sum_p g_1(p) y((n-p)T) + \sum_p g_2(p) y((n-p)T + \frac{T}{2}) \right]$$



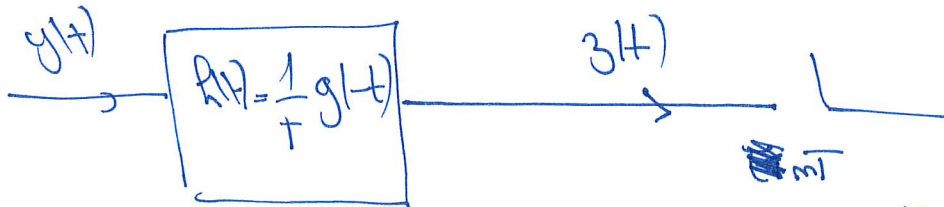


$$\frac{1}{30} = \left(\frac{1+p}{2T} \right) \quad p=0.5, T=20$$

Diagramme P'œil

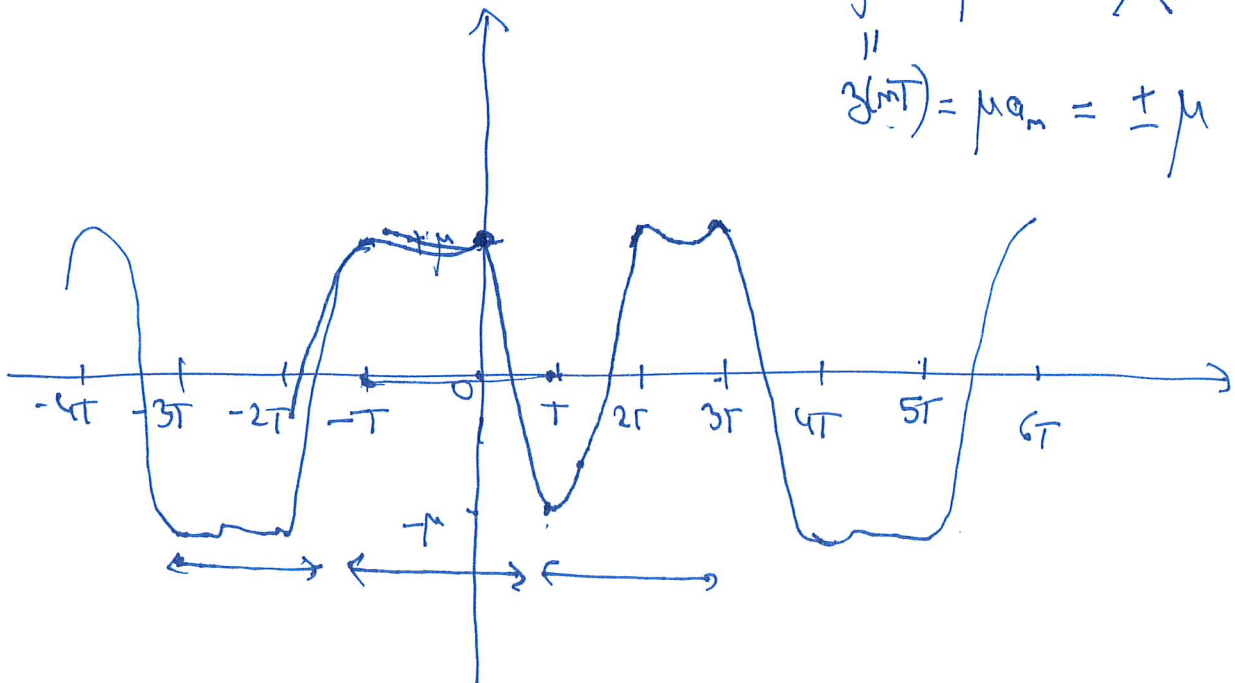


$$\underline{T=0}$$

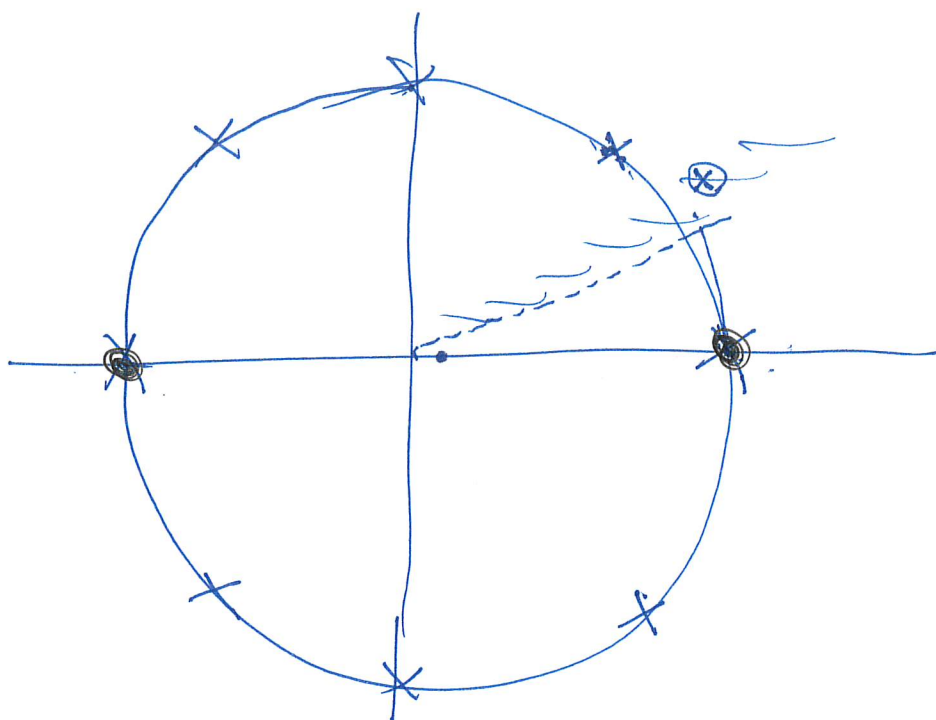


$$y_n = \mu a_n + \cancel{b_n}$$

$$z(mT) = \mu a_n = \pm \mu$$



11



$$E_b = E_s$$

$$E_b = \frac{E_s}{3}, \quad E_s = 3E_b$$

