

**Université Paul Sabatier  
Toulouse**

---

# *Compte Rendu*

---

*Traitement numérique du signal*

M1 EEA

- ✦ Module KEAX7AH1 : Traitement numérique du signal
- ✦ Réalisé par :
  - KABOU Abdeldjalil
  - IAICHE Achour Mehdi Anis

## TP2 : Réalisation d'un démodulateur stéréo

### I BUT DE LA MANIPULATION

L'objectif de ce TP est de restaurer, dans les récepteurs, les signaux  $x_1(t)$  et  $x_2(t)$  à partir du signal transmis  $y(t)$ . Une fois cette opération effectuée, un récepteur monophonique pourra alimenter son haut-parleur avec le signal  $x_1(t)=g(t)+d(t)$ , tandis qu'un récepteur stéréophonique pourra reproduire les signaux  $g(t)$  et  $d(t)$  à partir des signaux  $x_1(t)$  et  $x_2(t)$ .

### II SCHEMA DU DEMODULATEUR

1. La transformée de Fourier théorique du signal transmis  $y(t)$  en fonction des transformées de Fourier des signaux  $x_1(t)$  et  $x_2(t)$  :

① La propriété de translation en fréquence de la transformée de F

$$F(x(t) e^{j2\pi f_0 t}) = X(f - f_0) \quad \text{--- (1)}$$

Signal transmis :  $y(t) = x_1(t) + x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) + \cos(\pi f_0 t)$

$x_1(t) \Rightarrow F(x_1(t)) = X_1(f) \quad \text{--- (A)}$

$$\cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j2\pi f_0 t} + e^{-j2\pi f_0 t})$$

$$x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (x_2(t) e^{j2\pi f_0 t} + x_2(t) e^{-j2\pi f_0 t})$$

$$F(x_2(t) \cos(2\pi f_0 t)) = \frac{1}{2} [X_2(f - f_0) + X_2(f + f_0)] \quad \text{--- (B)}$$

$$\cos(\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j\pi f_0 t} + e^{-j\pi f_0 t})$$

$$F(\cos(\pi f_0 t)) = \frac{1}{2} [\delta(f - \frac{f_0}{2}) + \delta(f + \frac{f_0}{2})] \quad \text{--- (C)}$$

Donc on additionne les (A), (B), (C) :

$$Y(f) = X_1(f) + \frac{1}{2} [X_2(f - f_0) + X_2(f + f_0)] + \frac{1}{2} [\delta(f - \frac{f_0}{2}) + \delta(f + \frac{f_0}{2})]$$

2. Démonstration théorique que le système arrive à restaurer les signaux  $x_1$  et  $x_2$  en sortie :

②

Le signal d'entrée est donné par :

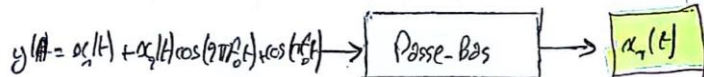
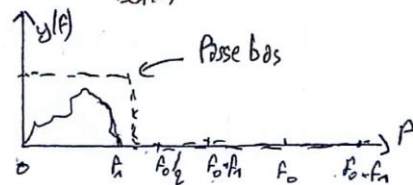
$$y(t) = x_1(t) + x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) + \cos(2\pi \frac{f_0}{2} t)$$

I) Première branche :



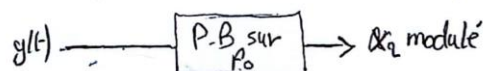
- Filtrage Passe-bas : Le filtre passe bas extrait les basses fréquences de  $y(t)$ , et seule la  $x_1(t)$  qui est retenue, car elle est

située dans la bande basse fréquence. Alors que les  $(x_2(t) \cos(2\pi f_0 t))$  et  $\cos(2\pi f_0/2 t)$  sont des fréquences plus élevées. Donc on a :



II) Deuxième branche :

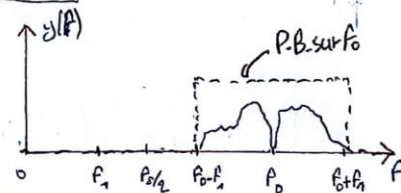
Passe bande sur  $f_0$  :



Le filtre passe bande sur  $f_0$  isole  $x_2$  modulé et les autres  $(x_1(t))$  et  $(\cos(2\pi f_0/2 t))$  sont éliminés.

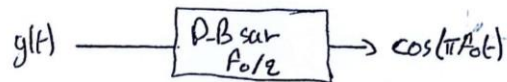
En sortie du filtre passe bande :

$$x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) \quad \text{--- ①}$$

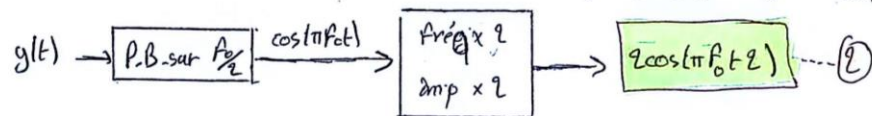
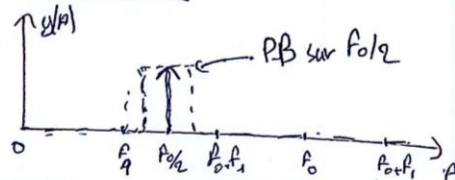


(3)

III) troisième branche :

Passe bande sur  $f_0/2$  :

Le filtre passe bande isole uniquement la  $\cos(\pi f_0 t)$  car elle est centrée sur la fréquence  $f_0/2$ , et les autres sont éliminées.



Maintenant on fait la multiplication de la deuxième partie et la troisième.

(1) x (2)

$$V(t) = \alpha_2 \text{ modulé } \times 2\cos(2\pi f_0 t)$$

$$V(t) = \alpha_2(t) \cos(\pi f_0 t) \times 2\cos(2\pi f_0 t)$$

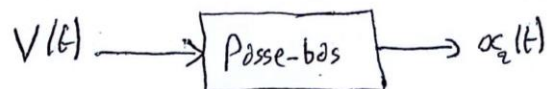
On a :  $\cos(A) \times \cos(B) = \frac{1}{2} [\cos(A+B) + \cos(A-B)]$

Donc :

$$V(t) = \alpha_2(t) [\cos(4\pi f_0 t) + 1]$$

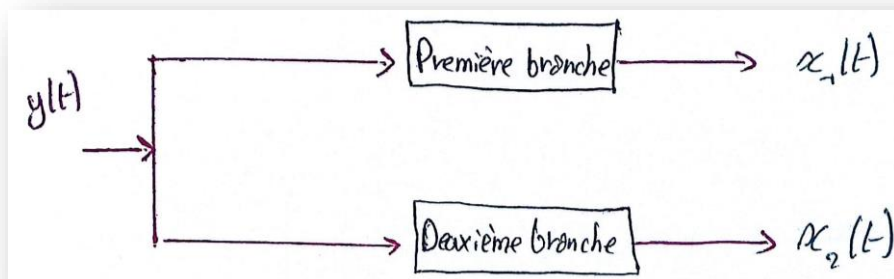
$$V(t) = \alpha_2(t) + \alpha_2(t) \cos(4\pi f_0 t)$$

Donc à la fin on applique le filtre passe-bas sur  $V(t)$  :



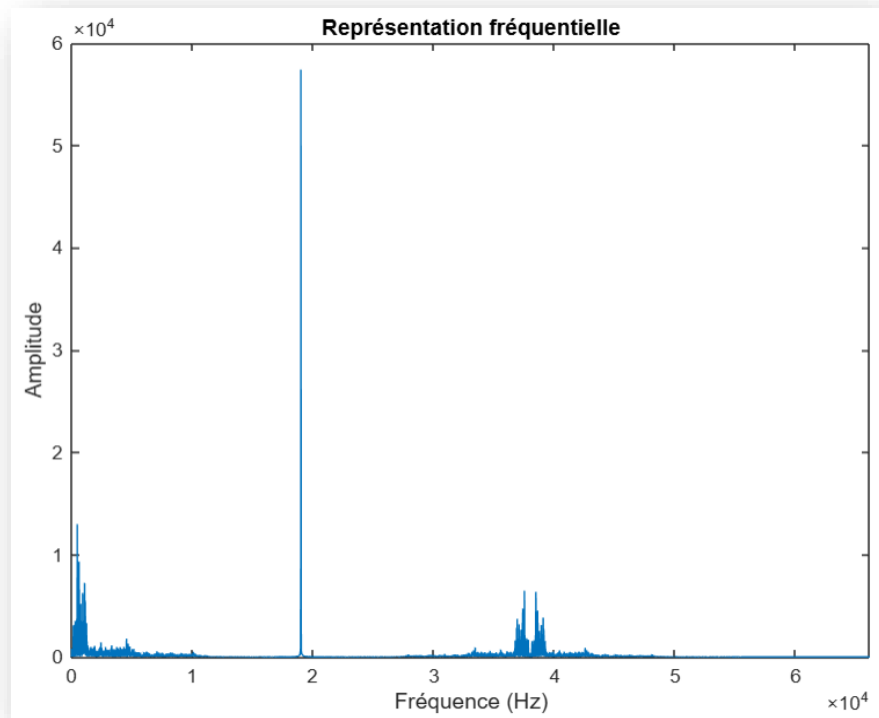
il élimine les hautes fréquences  $(\alpha_2(t) \cos(4\pi f_0 t))$ .

Donc :

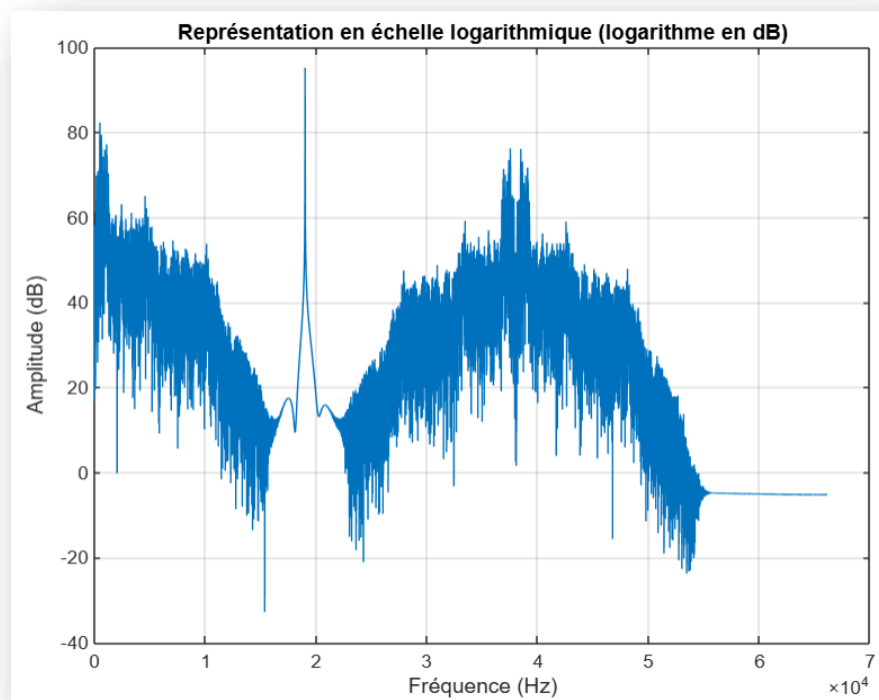


### III ANALYSE DU SIGNAL

1. Traçage de la représentation fréquentielle du signal.



Pour une représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB) :



\*Le code est ci-dessous dans les annexes

On peut observer trois pics distincts correspondant aux composantes  $x_1$ ,  $x_2$  modulé, et la porteuse. Cela signifie que vous avez bien identifié les fréquences des composantes du signal :

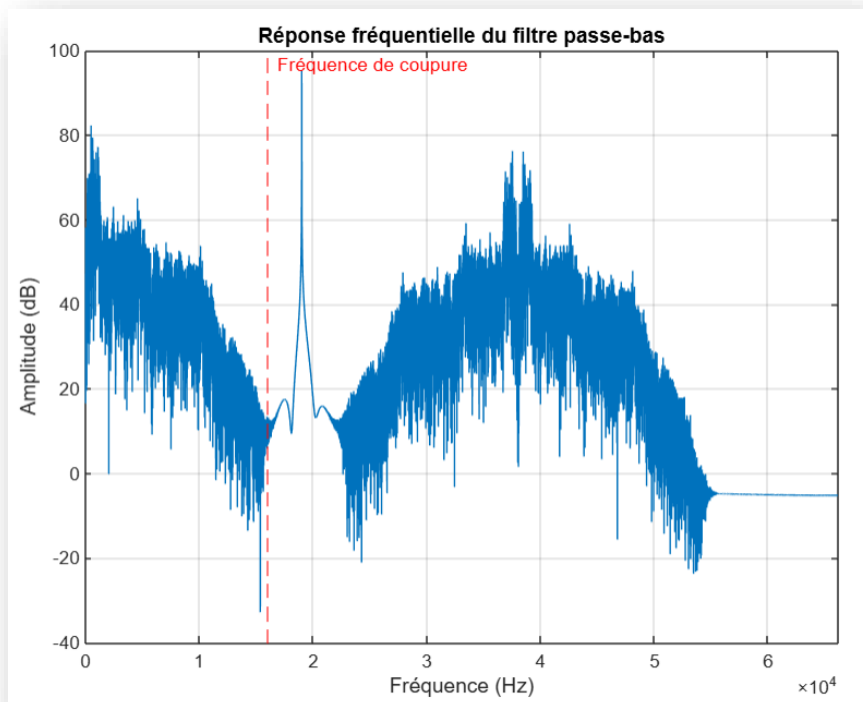
- $f_1 = 14\,000$  Hz correspond à la composante basse fréquence ( $x_1(t)$ ).
- $f_0 = 38\,000$  Hz est la fréquence de la porteuse utilisée pour moduler  $x_2(t)$ .

2. Les gabarits des 4 filtres utilisés dans le démodulateur.

a) *Filtre passe-bas (première branche pour  $x_1(t)$ ) :*

Gabarit :

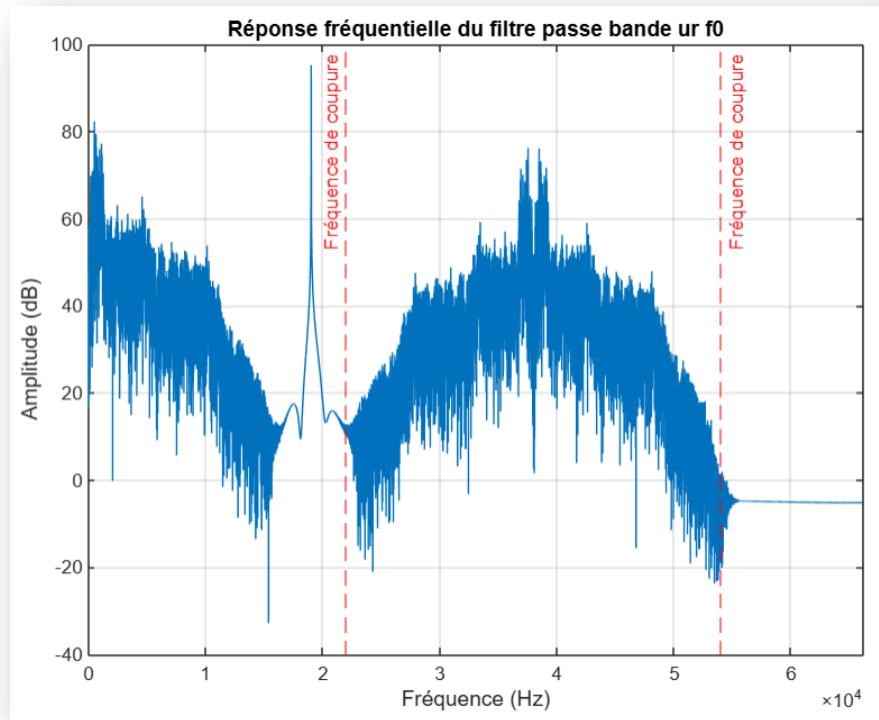
- ✗ Bande passante :  $[0, f_1]$  donc  $[0\text{ kHz à }14\text{ kHz}]$ .
- ✗ Bande de transition :  $[f_1, f_1+2\text{KHz}]$  donc  $[14\text{ kHz à }16\text{ kHz}]$
- ✗ Bande coupée :  $> f_1+2\text{KHz}$  donc  $16\text{ kHz}$ .
- ✗ Amplitude : 82 dB



b) *Filtre passe-bande sur  $f_0$  (deuxième branche : pour  $x_2(t)$  modulé) :*

Gabarit :

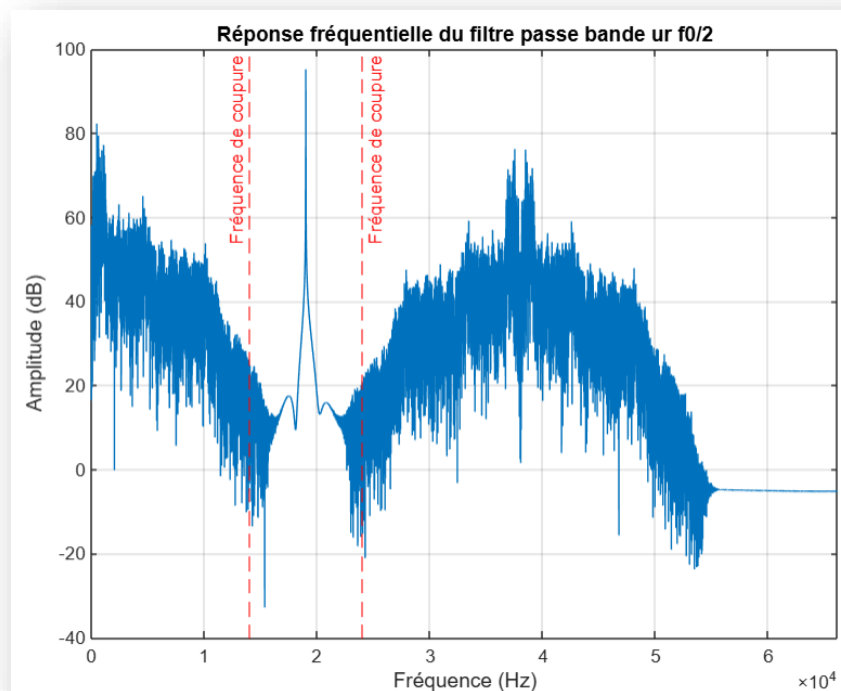
- ✗ Bande passante :  $[f_0-f_1, f_0+f_1]$  donc  $[24\text{ kHz à }52\text{ kHz}]$ .
- ✗ Bande de transition :  $[f_0-f_1-2\text{KHz}, f_0-f_1]$  et  $[f_0+f_1, f_0+f_1+2\text{KHz}]$  donc  $[22\text{ kHz à }24\text{ kHz}]$  et  $[52\text{ kHz à }54\text{ kHz}]$
- ✗ Bande coupée :  $f_c < [f_0-f_1-2\text{KHz}]$  et  $f_c > [f_0+f_1+2\text{KHz}]$  donc  $f_c < 22\text{ kHz}$  et  $f_c > 54\text{ kHz}$ .



c) *Filtre passe-bande sur  $f_0/2$  (troisième branche : pour  $\cos(2\pi f_0/2 t)$ ) :*

Gabarit :

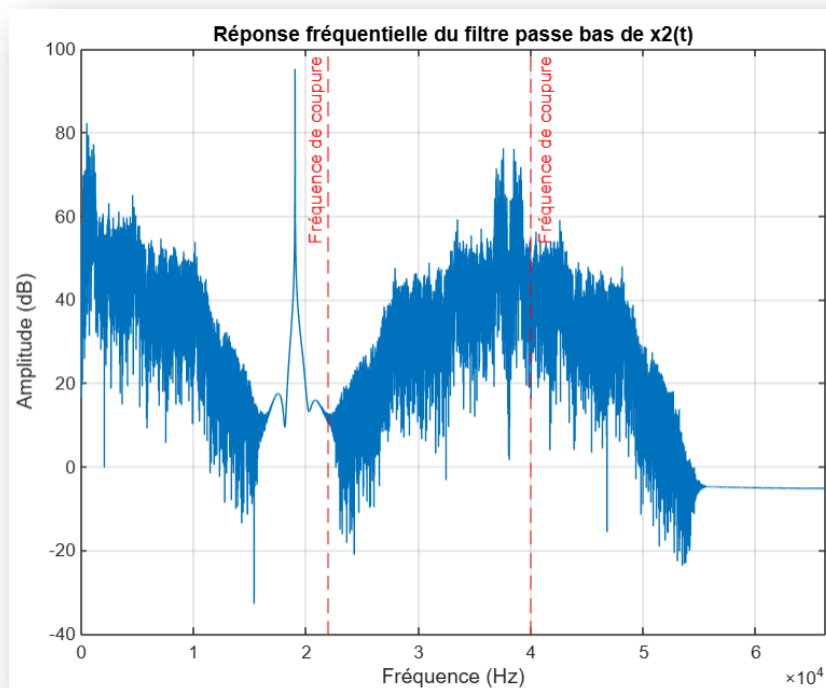
- ✖ Bande passante :  $[f_1+2 \text{ kHz}, f_0-f_1-2\text{kHz}]$  donc  $[16 \text{ kHz à } 22 \text{ kHz}]$ .
- ✖ Bande de transition :  $[f_1, f_1+2 \text{ kHz}]$  et  $[f_0-f_1-2\text{kHz}, f_0-f_1]$  donc  $[14 \text{ kHz à } 16 \text{ kHz}]$  et  $[22 \text{ kHz à } 24 \text{ kHz}]$
- ✖ Bande coupée :  $f_c < f_1$  et  $f_c > f_0-f_1$  donc  $f_c < 14 \text{ kHz}$  et  $f_c > 24 \text{ kHz}$
- ✖ Amplitude : 76 dB



d) *Filtre passe-bas (dernière branche : pour  $x_2(t)$ )*

Gabarit :

- ✖ Bande passante :  $[f_0 - f_1, f_0]$  donc [24 kHz à 38 kHz].
- ✖ Bande de transition :  $[f_0 - f_1 - 2\text{KHz}, f_0 - f_1]$  et  $[f_0, f_0 + 2\text{KHz}]$  donc [22 kHz à 24 kHz] et [38 kHz à 40 kHz]
- ✖ Bande coupée :  $f_c < [f_0 - f_1 - 2\text{KHz}]$  et  $f_c > [f_0 + 2\text{KHz}]$  donc  $f_c < 22\text{ kHz}$  et  $f_c > 40\text{ kHz}$ .
- ✖ Amplitude : 75 dB



\*Le code est ci-dessous dans les annexes

## IV RECUPERATION DU SIGNAL $X_1(t)$

L'objectif est de récupérer  $x_1(t)$ , un signal contenu dans  $y(t)$ , en le filtrant à l'aide d'un filtre passe-bas.

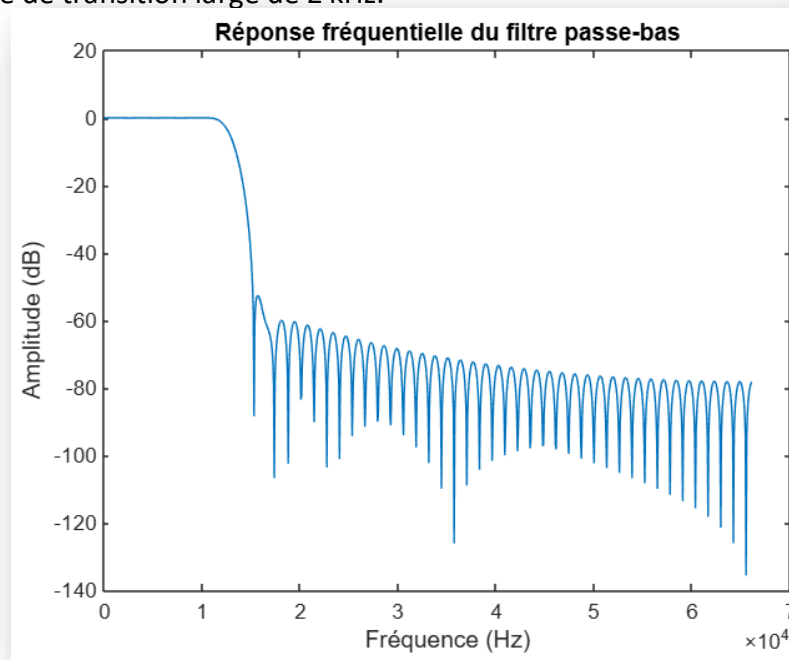
### 1. Synthèse du filtre passe-bas avec $\text{fir1}$ :

Le filtre doit respecter le gabarit donné :

- Fréquence de coupure  $f_c$ .
- Atténuation en bande passante  $\leq 1\text{ dB}$ .
- Atténuation en bande coupée  $\geq 40\text{ dB}$ .



- Bande de transition large de 2 kHz.

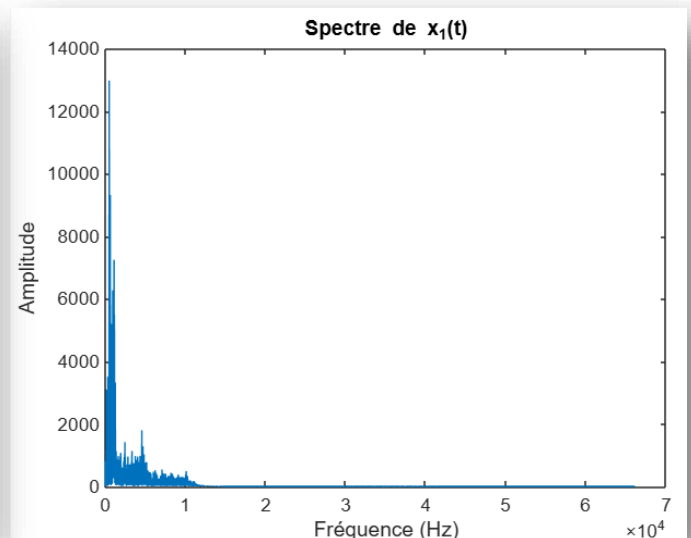
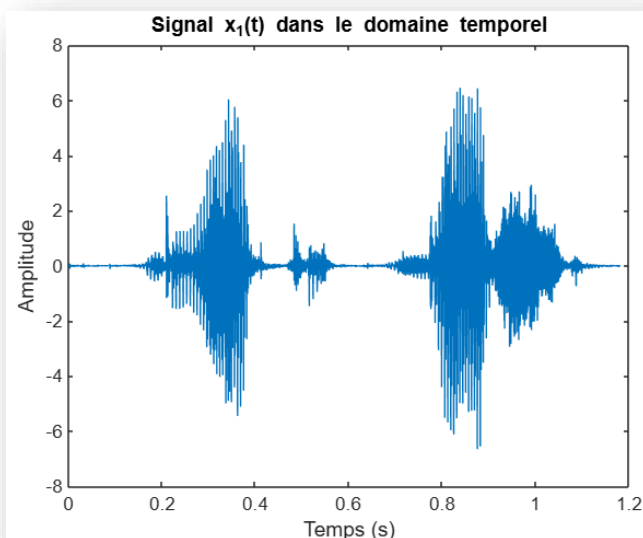


## 2. Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par  $\text{Retard} = \text{ordre} / 2f_e$ .
- Par exemple, ici on a choisi  $n=100$  et on a  $f_e=132300$  Hz :

Le retard du filtre est 0.000378 secondes.

## 3. Représentation temporelle et fréquentielle :

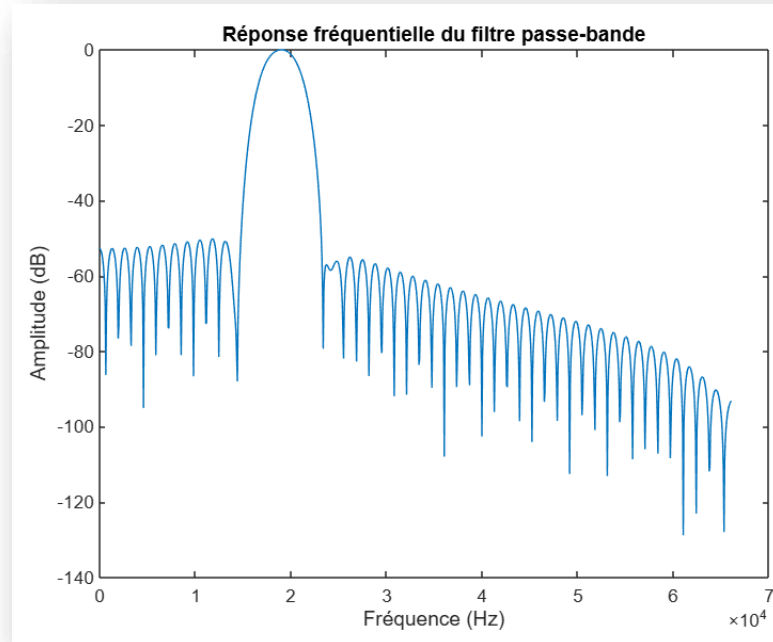


## 4. Ecoute du signal filtré : nous entendons une phrase filtrée "droite gauche"

\*Le code est ci-dessous dans les annexes

## V RECUPERATION DE LA PORTEUSE

### 1. Synthèse du filtre passe bande :

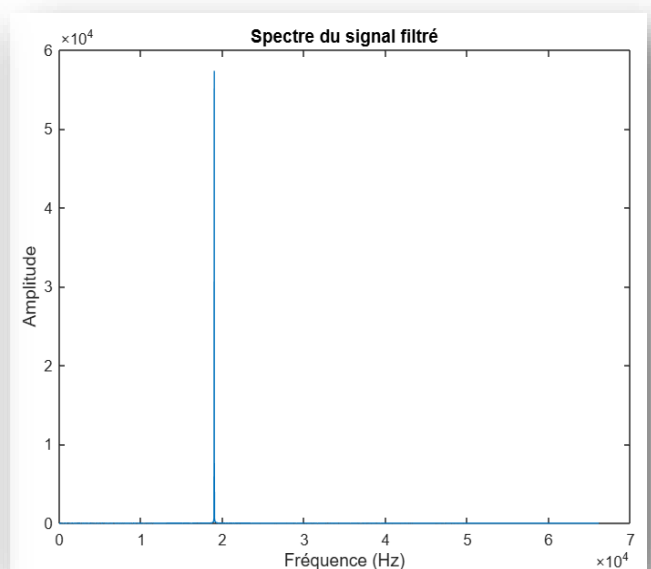
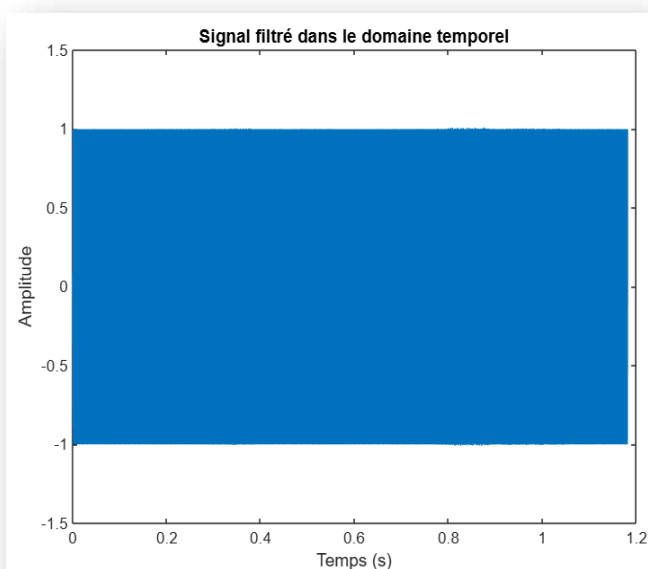


#### Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par  $\text{Retard} = \text{ordre} / 2f_e$ .
- Par exemple, ici on a choisi  $n=100$  et on a  $f_e=132300$  Hz :

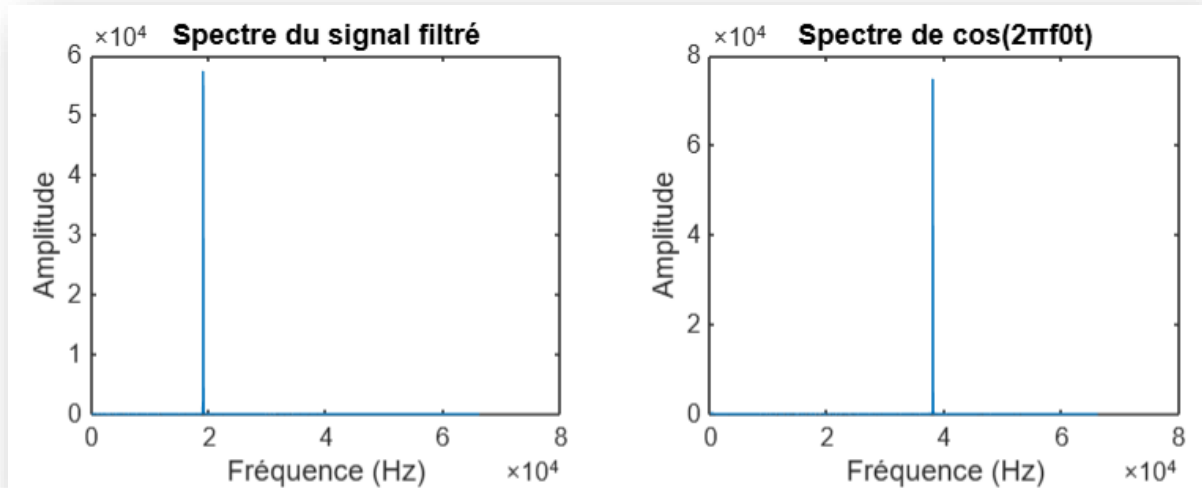
Le retard du filtre est 0.000378 secondes.

### 2. Représentation temporelle et fréquentielle :



3. Proposition d'une méthode pour doubler sa fréquence et obtenir ainsi  $\cos(2\pi f_0 t)$  :

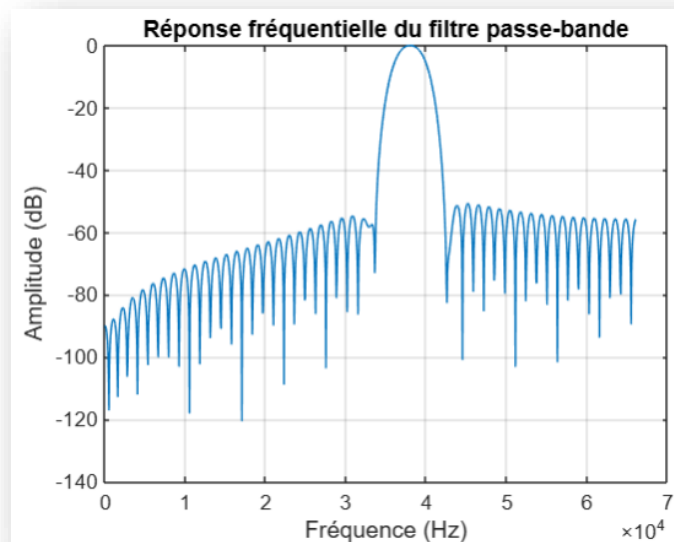
On a  $\cos(2\pi f_0 t/2)$ , donc on peut élever le signal au carré et on utilise un filtre passe-haut pour isoler la composante  $\cos(2\pi f_0 t)$ , on peut atteindre l'objectif



\*Le code est ci-dessous dans les annexes

## VI RECUPERATION DU SIGNAL $X_2(t)$

1. Synthèse du filtre passe bande centrée sur  $f_0$  :

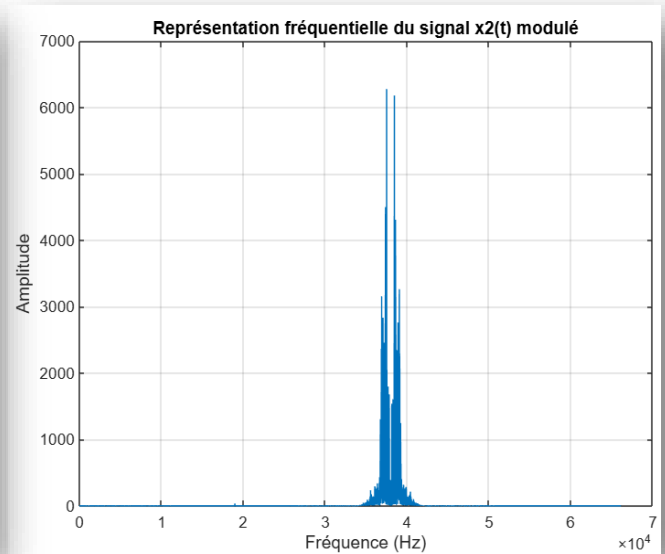
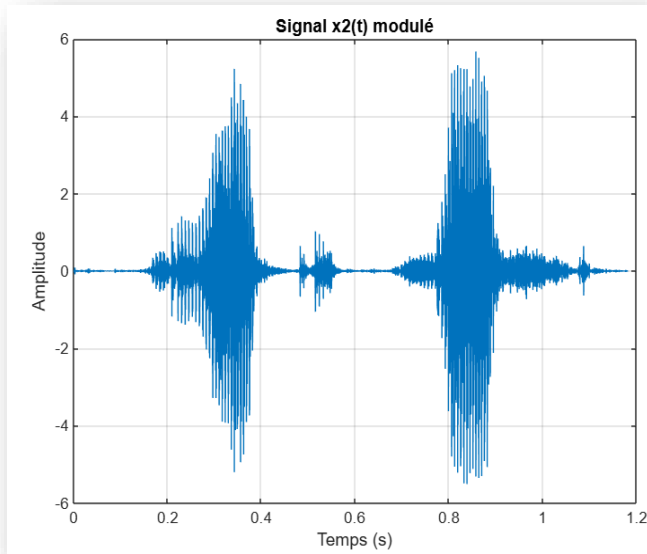


2. Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par  $\text{Retard} = \text{ordre} / 2f_e$ .
- Par exemple, ici on a choisi  $n=100$  et on a  $f_e=132300$  Hz :

Le retard du filtre est 0.000378 secondes.

### 3. Représentation temporelle et fréquentielle du signal $x_2(t)$ modulé :



### 3. Pour ramener le signal $x_2(t)$ :

- Multiplication du signal filtré par  $2\cos(2\pi f_0 t)$  :

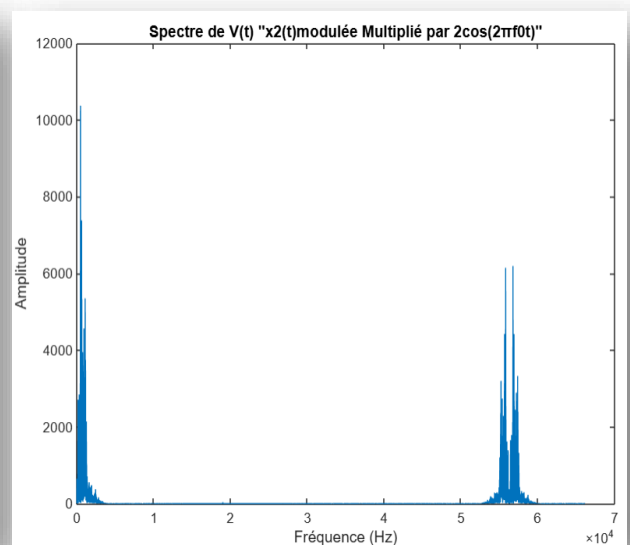
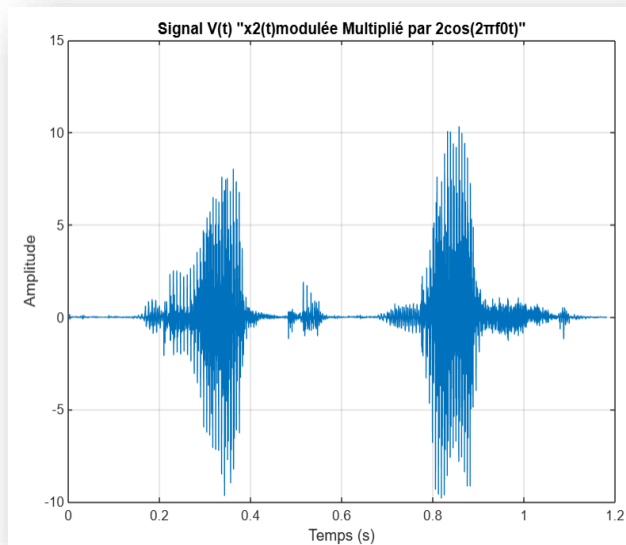
- Calcul du retard induit par le filtre

✕ Le retard d'un filtre RIF est donné par  $\text{Retard} = \text{ordre} / 2f_e$ .

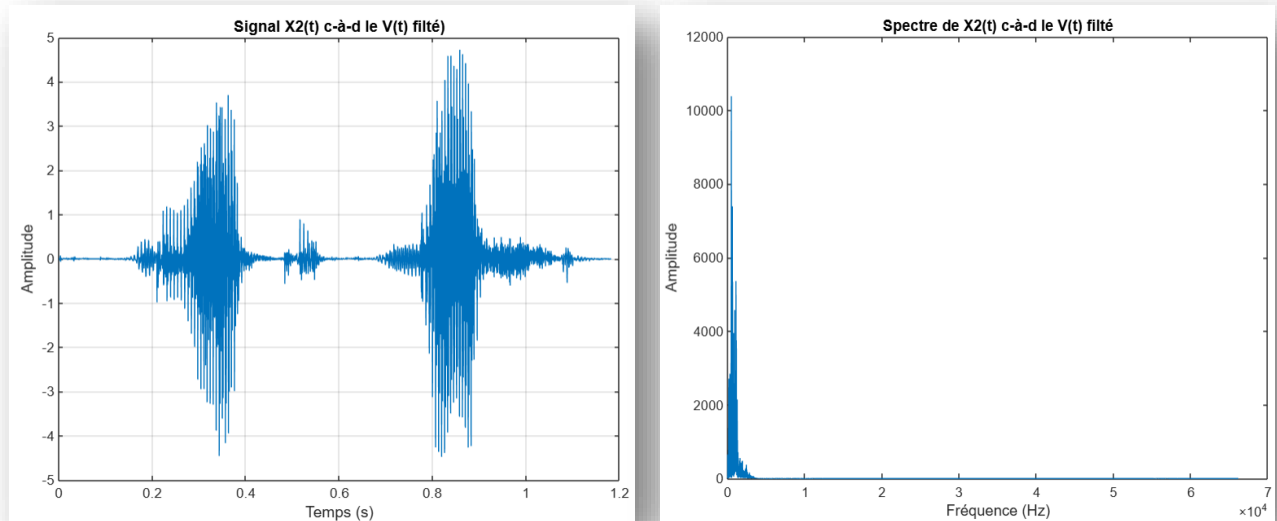
✕ Par exemple, ici on a choisi  $n=100$  et on a  $f_e=132300$  Hz :

Le retard du filtre est 0.000378 secondes.

- Représentation temporelle et fréquentielle de Signal  $x_2(t)$  modulée Multiplié par  $2\cos(2\pi f_0 t)$ , le signal obtenu noté  $v(t)$  :



- Filtrage du résultat par un passe-bas pour obtenir le signal  $X_2(t)$  ( $v(t)$  filtré) :



En écoutant  $x_2(t)$  : on attend la même phrase que  $x_1(t)$ , mais avec un rythme ou une clarté légèrement différente ( $x_2(t)$  est un peu claire que  $x_1(t)$ ), en raison des transformations et filtrages appliqués.

\*Le code est ci-dessous dans les annexes

## VII RECUPERATION DES SIGNAUX $g(t)$ ET $d(t)$

1. Méthode pour retrouver  $g(t)$  et  $d(t)$  à partir de  $x_1(t)$  et  $x_2(t)$  :

D'après les relations suivantes, données dans l'énoncé :

$$x_1(t) = g(t) + d(t) \quad \text{--- (1)}$$

$$x_2(t) = g(t) - d(t) \quad \text{--- (2)}$$

Méthode 1 : (1) + (2)

$$x_1(t) + x_2(t) = 2g(t)$$

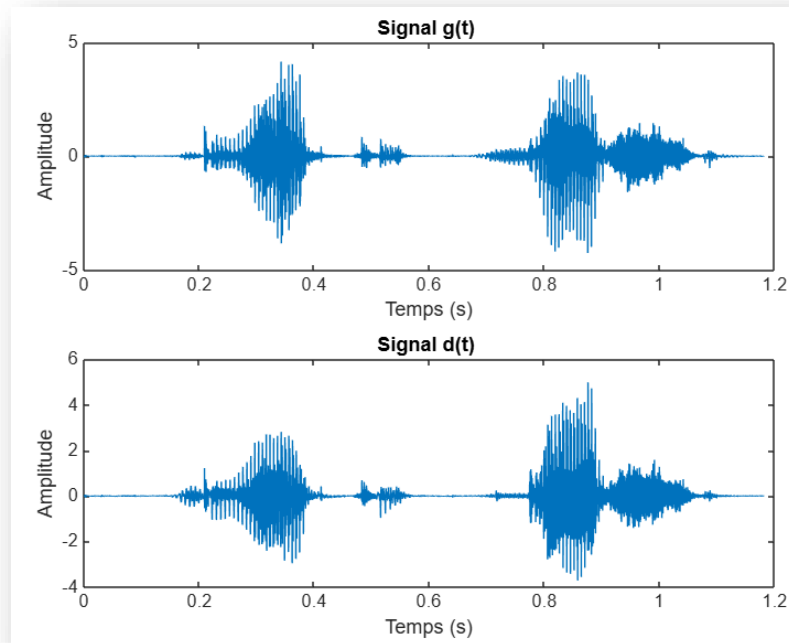
$$g(t) = \frac{x_1(t) + x_2(t)}{2}$$

Méthode 2 : (1) - (2)

$$x_1(t) - x_2(t) = 2d(t)$$

$$d(t) = \frac{x_1(t) - x_2(t)}{2}$$

## 2. Reconstruire les signaux $g(t)$ et $d(t)$ avec notre méthode



\*Le code est ci-dessous dans les annexes

### - Résultats attendus :

En écoutant  $g(t)$  : on entend clairement "gauche".

En écoutant  $d(t)$  : on entend clairement "droite".

## 3. Retards induits par les filtres :

Quand un filtre numérique traite un signal, il introduit un retard temporel. Ce retard provient de la nature du filtre, en particulier de son ordre.

Pour que  $x_1(t)$  et  $x_2(t)$  soient correctement alignés dans le temps, il faut compenser les retards induits par les filtres :

- On calcule le retard de chaque filtre
- On trouve le retard maximum (le filtre qui induit le plus grand retard)
- On synchronise les signaux

# Annexes

## I ANALYSE DU SIGNAL

Traçage de la représentation fréquentielle du signal.

```
load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
Fe=132300;
N = length(signal);      % Taille du signal
f = (0:N-1)*(Fe/N);      % Axe des fréquences
Y = abs(fft(signal));     % la FFT
% Tracer la représentation fréquentielle
figure;
plot(f, Y);
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
```

Les gabarits des 4 filtres utilisés dans le démodulateur

```
load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
Fe=132300;
N = length(signal);      % Taille du signal
f = (0:N-1)*(Fe/N);      % Axe des fréquences
Y = abs(fft(signal));     % la FFT
% Tracer la représentation fréquentielle
figure;
plot(f, Y);
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
```

```

grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité

%filtre passe-bas
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bas');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(16000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelOrientation','horizontal'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bande ur f0
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bande ur f0');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(22000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(54000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bande ur f0/2
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bande ur f0/2');
% Annotations pour les bandes
hold on;

```



```

xline(14000, '--r', 'Fréquence de coupure', 'LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(24000, '--r', 'Fréquence de coupure', 'LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bas de x2(t)
figure;
plot(f(1:N/2), 20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
                % pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bas de x2(t)');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(22000, '--r', 'Fréquence de coupure', 'LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(40000, '--r', 'Fréquence de coupure', 'LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

```

## II RECUPERATION DU SIGNAL X1(T)

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.

% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);

% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000; % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2); % Fréquence de coupure normalisée
n = 100; % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe);
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
figure;
plot(freq, amplitude_dB);

```

```

xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bas');
delay = n / (2 * fe);
fprintf('Le retard du filtre est %.6f secondes.\n', delay);
x1 = filter(h, 1, signal);
t = (0:length(x1)-1) / fe;
figure;
plot(t, x1);
xlabel('Temps (s)'); ylabel('Amplitude');
title('Signal x_1(t) dans le domaine temporel');
N = length(x1);
X1 = fft(x1);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude');
title('Spectre de x_1(t)');
wavplay(x1, fe)

```

### III RECUPERATION DE LA PORTEUSE

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end
load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
%Paramètres
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
fc = f0 / 2; % Fréquence centrale du passe-bande (Hz)
delta_f = 2000; % Demi-largeur de bande passante (Hz)
n = 100; % Ordre initial du filtre (à ajuster)
%Fréquences limites normalisées
W1 = (fc - delta_f) / (fe / 2); % Limite inférieure
W2 = (fc + delta_f) / (fe / 2); % Limite supérieure
%Synthèse du filtre passe-bande
h = fir1(n, [W1 W2], 'bandpass', hamming(n+1)); % Fenêtre Hamming
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Calcul de la réponse en fréquence
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
figure;
plot(freq, amplitude_dB);
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');

```

```

title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bande');
grid on;
v = filter(h, 1, signal); % Filtrer le signal y(t)
t = (0:length(v)-1) / fe;
figure;
plot(t, v);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal filtré dans le domaine temporel');
N = length(v);
V = fft(v);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(V(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre du signal filtré');
wavplay(x1, fe)

```

*Proposition d'une méthode pour doubler sa fréquence et obtenir ainsi  $\cos(2\pi f_0 t)$*

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
fc = f0 / 2; % Fréquence centrale du passe-bande (Hz)
delta_f = 2000; % Demi-largeur de bande passante (Hz)
n = 100; % Ordre initial du filtre (à ajuster)
%Fréquences limites normalisées
W1 = (fc - delta_f) / (fe / 2); % Limite inférieure
W2 = (fc + delta_f) / (fe / 2); % Limite supérieure
%Synthèse du filtre passe-bande
h = fir1(n, [W1 W2], 'bandpass', hamming(n+1)); % Fenêtre Hamming
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Calcul de la réponse en fréquence
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
delay = n / (2 * fe); % Retard en secondes
fprintf('Le retard induit par le filtre est %.6f secondes.\n', delay);
v = filter(h, 1, signal); % Filtrer le signal y(t)
N = length(v);

```

```

V = fft(v);
f = (0:N-1) * (fe / N);
subplot(2,2,1)
plot(f(1:N/2), abs(V(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre du signal filtré');
wavplay(v, fe)

%Signal cos(2πf0t)
v_double = 2*v.^2 - 1;
N_double = length(v);
V = fft(v_double);
f = (0:N_double-1) * (fe / N_double);
subplot(2,2,2)
plot(f(1:N_double/2), abs(V(1:N_double/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de cos(2πf0t)');
wavplay(v_double, fe)

```

## IV RECUPERATION DU SIGNAL X2(T)

```

load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000;             % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300;           % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000; % Bord inférieur (f0 - bande de transition)
fc2 = f0 + 2000; % Bord supérieur (f0 + bande de transition)
n = 100;               % Ordre du filtre passe-bande
% Conception du filtre passe-bande
h = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Représentation fréquentielle du filtre
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Réponse en fréquence du filtre
% Affichage du filtre
figure;
plot(freq, 20*log10(abs(H)));
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bande');
grid on;
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h, 1, signal);
% Calcul du retard induit par le filtre
retard = n / 2 / fe; % Retard en secondes
% Affichage du signal filtré dans le domaine temporel

```

```

t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps
figure;
plot(t, x2);
xlabel('Temps (s)'); ylabel('Amplitude');
title('Signal x2(t) modulé');
grid on;
% Calcul de la FFT de x2(t)
X2 = fft(x2);
f = linspace(0, fe, length(X2));
% Affichage fréquentiel
figure;
plot(f(1:end/2), abs(X2(1:end/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle du signal x2(t) modulé');
grid on;

```

- *Représentation temporelle et fréquentielle de Signal  $x_2(t)$  modulée Multiplié par  $2\cos(2\pi f_0 t)$ , le signal obtenu noté  $v(t)$  et Filtrage du résultat par un passe-bas pour obtenir le signal  $X_2(t)$  ( $v(t)$  filtré) :*

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000;
fc2 = f0 + 2000;
n = 100; % Ordre du filtre passe-bande
% Conception du filtre passe-bande
h = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Représentation fréquentielle du filtre
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Réponse en fréquence du filtre
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h, 1, signal);
% Génération du signal  $2\cos(2\pi f_0 t)$ 
t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps correspondant au signal x2
Signal_cos = 2 * cos(2 * pi * f0 * t); % Signal porteur

```

```

% Multiplication pour ramener à la bande de base
Signal_resultat = x2 .* Signal_cos;
% % Affichage du signal temporel résultant
figure;
plot(t, Signal_resultat);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal V(t) "x2(t)modulée Multiplié par 2cos(2πf0t)");
grid on;
% Affichage du signal fréquentiel résultant
N = length(Signal_resultat);
X1 = fft(Signal_resultat);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de V(t) "x2(t)modulée Multiplié par 2cos(2πf0t)");

% Réutilisation du filtre passe-bas (h_pb défini dans la partie précédente)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000; % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2); % Fréquence de coupure normalisée
n = 100; % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h_pb = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x2_baseband = filter(h_pb, 1, Signal_resultat);
% Affichage du signal fréquentiel résultant
N = length(x2_baseband);
X1 = fft(x2_baseband);
f = (0:N-1) * (fe / N);
% Affichage du signal filtré dans le domaine temporel
figure;
plot(t, x2_baseband);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal X2(t) c-à-d le V(t) filtré');
grid on;
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de X2(t) c-à-d le V(t) filtré')
wavplay(x2_baseband, fe)

```

:

## V RECUPERATION DES SIGNAUX $g(t)$ ET $d(t)$

Reconstruire les signaux  $g(t)$  et  $d(t)$  avec notre méthode

```

load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
fe = 132300;           % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000;            % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2);    % Fréquence de coupure normalisée
n = 100;               % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x1 = filter(h, 1, signal); % Remplacez 'y' par votre signal réel

% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000;
fc2 = f0 + 2000;
% Conception du filtre passe-bande
h1 = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h1, 1, signal);
% Génération du signal 2cos(2πf0t)
t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps correspondant au signal x2
Signal_cos = 2 * cos(2 * pi * f0 * t); % Signal porteur
% Multiplication pour ramener à la bande de base
Signal_resultat = x2 .* Signal_cos;
% Réutilisation du filtre passe-bas (h_pb défini dans la partie précédente)
h2 = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x2_baseband = filter(h2, 1, Signal_resultat);

% Tracer les signaux g(t) et d(t)
t = (0:length(g_t)-1) / fe; % Axe temporel
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t, g_t);
title('Signal g(t) ');
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
subplot(2,1,2);
plot(t, d_t);
title('Signal d(t) ');
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
% Reconstruction des signaux g(t) et d(t)
g_t = (x1 + x2_baseband) / 2; % Signal gauche
d_t = (x1 - x2_baseband) / 2; % Signal droite
% Écoute des signaux reconstruits
sound(g_t, fe); % Écouter g(t) (signal gauche)
pause(length(g_t) / fe + 1); % Pause avant de jouer le deuxième signal
sound(d_t, fe); % Écouter d(t) (signal droite)

```