

Modulation d'amplitude

1 Introduction

Objectif :

Transmettre des signaux analogiques (son, vidéo, information,...) par communication sans fil (voie hertzienne)

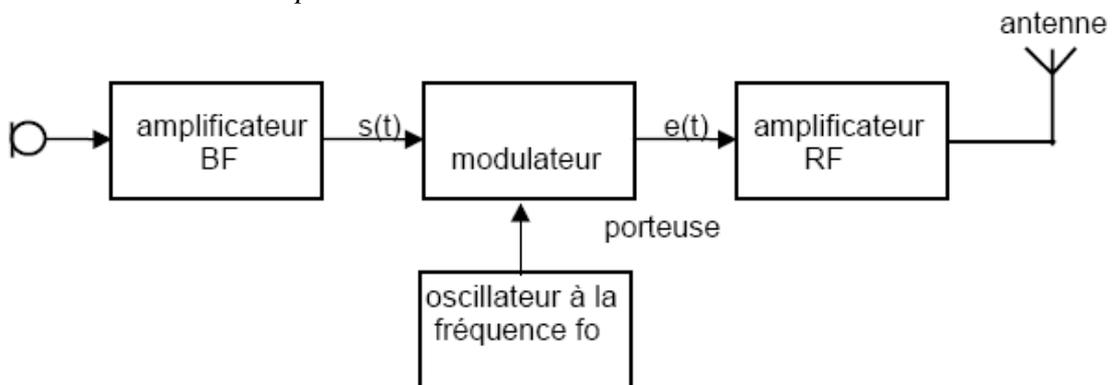
Principe :

Cette transmission ne peut se faire qu'en haute fréquence pour plusieurs raisons :

Taille des antennes

Pouvoir transmettre plusieurs signaux simultanément

Schéma d'une transmission par voie hertzienne



Le signal à transporter étant souvent basse fréquence, nécessité de le décaler en haute fréquence

Modulation d'amplitude (MA) :

Radiodiffusion

GO 150-255 khz

PO 525-1605 khz

Autres bandes : (VHF, BLU, armée,...)

Définitions :

Signal modulant : basse fréquence $V_m(t)$. Il contient l'information

Exemple : signal audio $20\text{Hz} < F < 20\text{kHz}$

Porteuse $V_p(t)$: haute fréquence permet de porter l'information

Exemple $F_p=150 \text{ à } 255 \text{ khz en AM GO}$ $F_p \gg F$

Signal transmis $V_{am}(t)$: c'est la porteuse $V_p(t)$, modulée en amplitude par le signal modulant $V_m(t)$.

2 Modulation d'amplitude avec porteuse

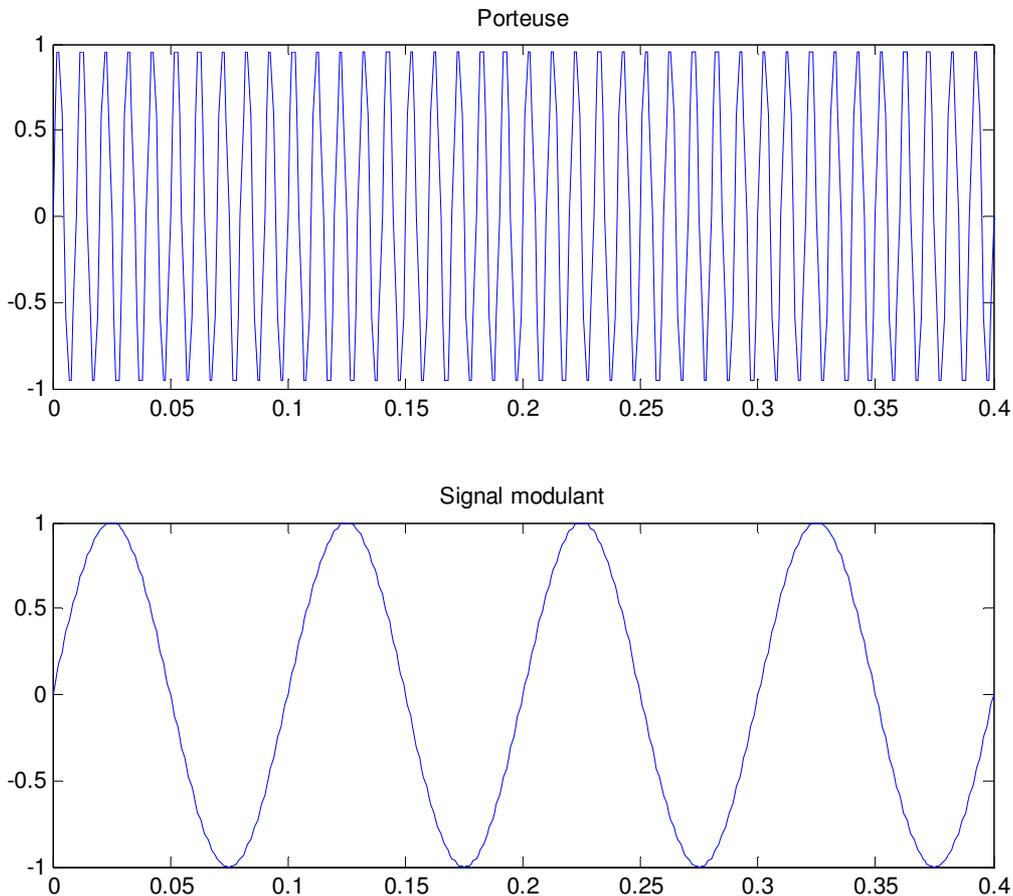
2.1 Définition

Soit une porteuse sinusoïdale :

$$v_p(t) = A_p \cdot \cos(\omega_p \cdot t) \text{ avec } A_p=2V \text{ et } f_p=\omega_p/2\pi = 100\text{kHz}$$

Le signal modulant : $v_m(t) = C + A_m \cdot \cos(\Omega t)$ avec $A_m=5V$ et $F=\Omega/2\pi = 5 \text{ kHz}$

C : composante continue (offset) ajouté à la sinusoïde



2.2 Forme d'onde du signal AM

Le signal transmis modulé en amplitude est le produit des 2 précédents signaux. Il sera de la forme :

$$V_{am}(t) = k \cdot v_p(t) \cdot v_m(t) = k \cdot A_p \cdot \cos(\omega_p \cdot t) \cdot (C + A_m \cdot \cos(\Omega t))$$

k : coefficient de multiplication en V^{-1}

Soit

$$V_{am}(t) = k \cdot A_p \cdot C \cdot (1 + (A_m/C) \cdot \cos(\Omega t)) \cdot \cos(\omega_p \cdot t)$$

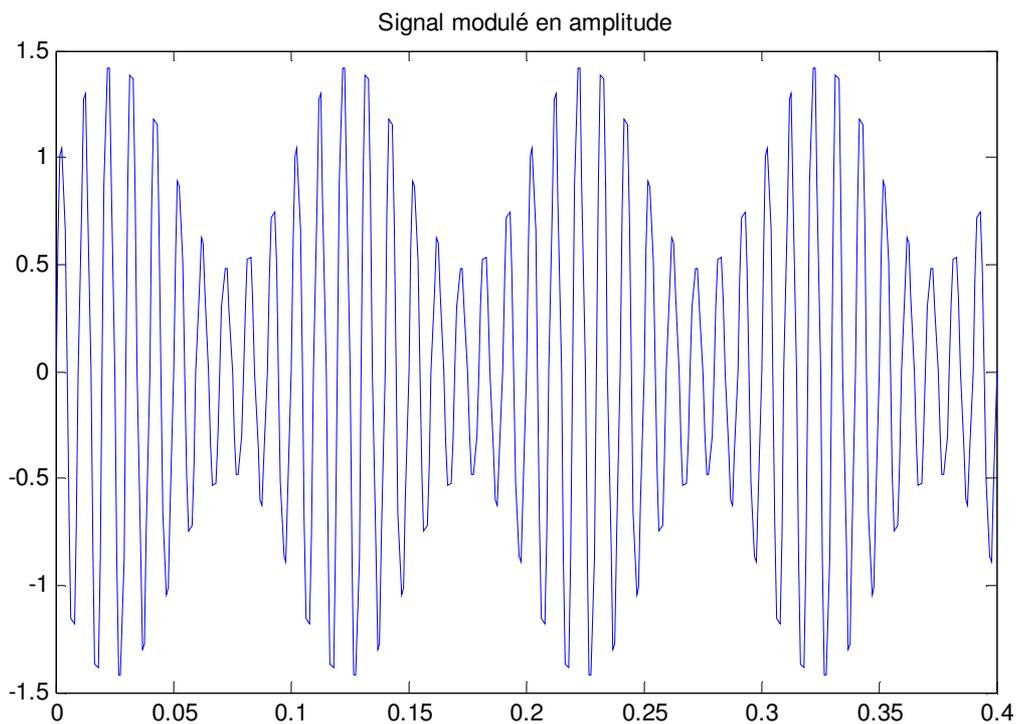
Le terme

$$k \cdot A_p \cdot C \cdot (1 + (A_m/C) \cdot \cos(\Omega t))$$

est l'amplitude instantanée du signal émis

$$m = \frac{A_m}{C} \text{ est le **taux ou indice de modulation**}$$

$$\boxed{V_{am}(t) = k \cdot A_p \cdot C \cdot (1 + m \cdot \cos(\Omega t)) \cdot \cos(\omega_p \cdot t)}$$



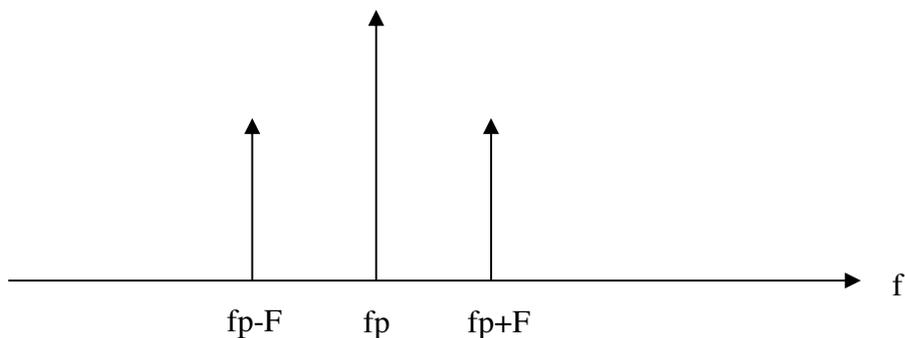
2.3 Spectre du signal AM avec porteuse

En développant :

$$\begin{aligned} V_{am}(t) &= k \cdot A_p \cdot C \cdot \cos(\omega_p t) + k \cdot A_p \cdot C \cdot m \cdot \cos(\Omega t) \cdot \cos(\omega_p t) \\ &= k \cdot A_p \cdot C \cdot \cos(\omega_p t) + k \cdot 0,5 \cdot A_p \cdot C \cdot m [\cos(\omega_p - \Omega)t + \cos(\omega_p + \Omega)t] \end{aligned}$$

Le spectre donne donc 3 raies :

- 1 raie à la fréquence f_p (porteuse)
- 1 raie à la fréquence $f_p - F$
- 1 raie à la fréquence $f_p + F$



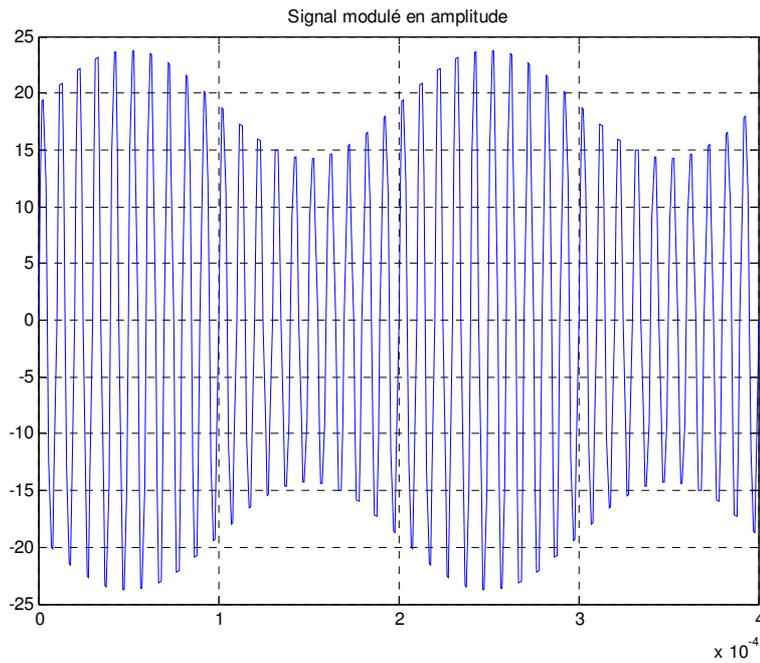
2.4 Exemples

Exemple 1 :

$$A_p = 2V \text{ et } f_p = \omega_p / 2\pi = 100 \text{ kHz}$$

$$A_m = 5V \text{ et } F = \Omega / 2\pi = 5 \text{ kHz}$$

$$m = 0,5 \Rightarrow C = 10V$$

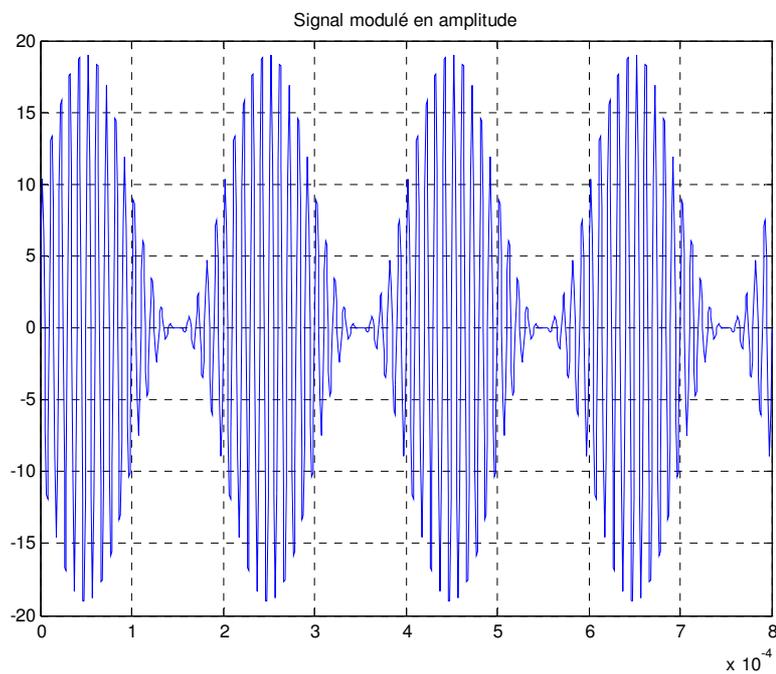


Exemple 2 :

$$A_p=2V \text{ et } f_p=\omega_p/2\pi =100 \text{ khz}$$

$$A_m=5V \text{ et } F=\Omega/2\pi = 5 \text{ khz}$$

$$m=1 \Rightarrow C=5V$$

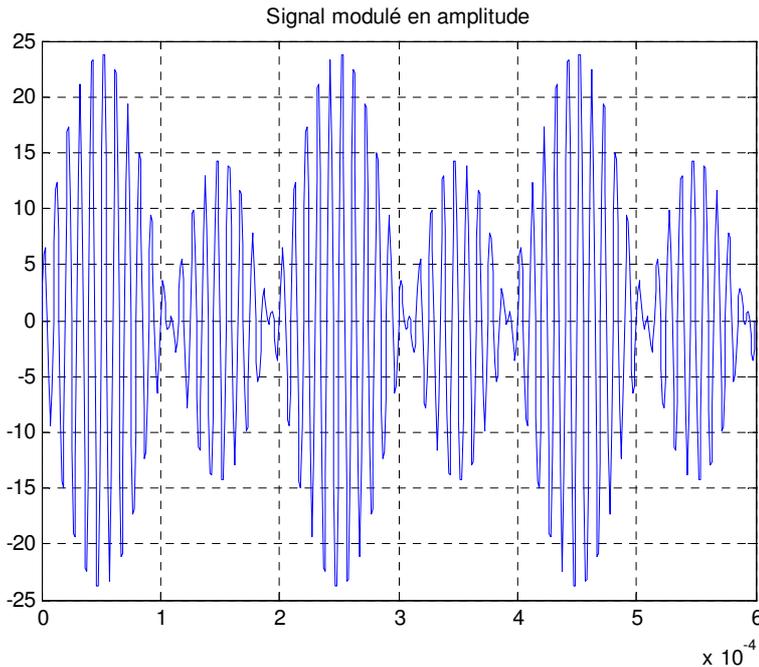


Exemple 3 :

$$A_p=2V \text{ et } f_p=\omega_p/2\pi =100 \text{ khz}$$

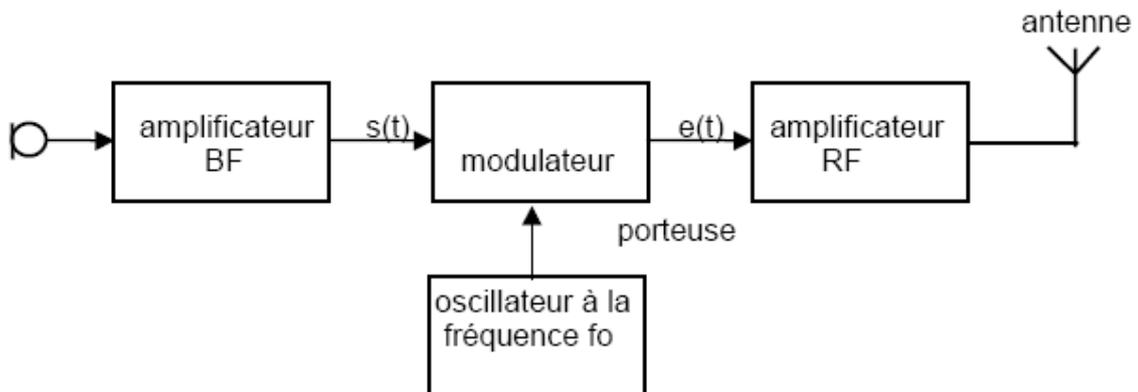
$$A_m=5V \text{ et } F=\Omega/2\pi = 5 \text{ khz}$$

$$m=2 \Rightarrow C=2,5V$$



2.5 Puissance transportée par un signal AM

Le signal AM est appliqué à l'antenne qui se comporte vis-à-vis de l'amplificateur de sortie comme une charge résistive R :



$$V_{am}(t) = k \cdot A_p \cdot C \cdot \cos(\omega_p \cdot t) + k \cdot 0,5 \cdot A_p \cdot C \cdot m [\cos(\omega_p - \Omega)t] + k \cdot 0,5 \cdot A_p \cdot C \cdot m [\cos(\omega_p + \Omega)t]$$

On notera $E = k \cdot A_p \cdot C$

Rappel :

La puissance moyenne d'un signal sinusoïdal $V \cdot \sin(\omega t)$ dans une résistance R vaut $V^2/2R$

$$P_{moy} = \frac{1}{T} \int_0^T V^2 \cdot \sin^2(\omega t) \cdot dt$$

La puissance totale dissipée dans l'antenne et donc émise vaut :

$$P = \frac{E^2}{2R} + \frac{(m \cdot E/2)^2}{2R} + \frac{(m \cdot E/2)^2}{2R}$$

Prenons un exemple numérique : $E = 50V$, $m = 0,5$, antenne $R = 50\Omega$

Nous aurons : pour la porteuse $P_p = 25 \text{ W}$ et pour une raie latérale : $P_s = P_i = 1,56 \text{ W}$
soit une puissance totale de : $P = 25 + 1,56 + 1,56 = 28,12 \text{ W}$

Puissance importante dans la porteuse alors que l'information se trouve dans les bandes latérales

D'où

Modulation sans porteuse

Modulation BLU

Exercice 3 :

Lorsque $m=0,2$ $P_p=25\text{W}$ et $P_s=P_i=1\text{W}$

Lorsque $m=1$ $P_p=25\text{W}$ et $P_s=P_i=6,25\text{W}$

Préférable $m=1$

3 Modulation d'amplitude sans porteuse

3.1 Définition

Cette fois, le signal modulant est de la forme :

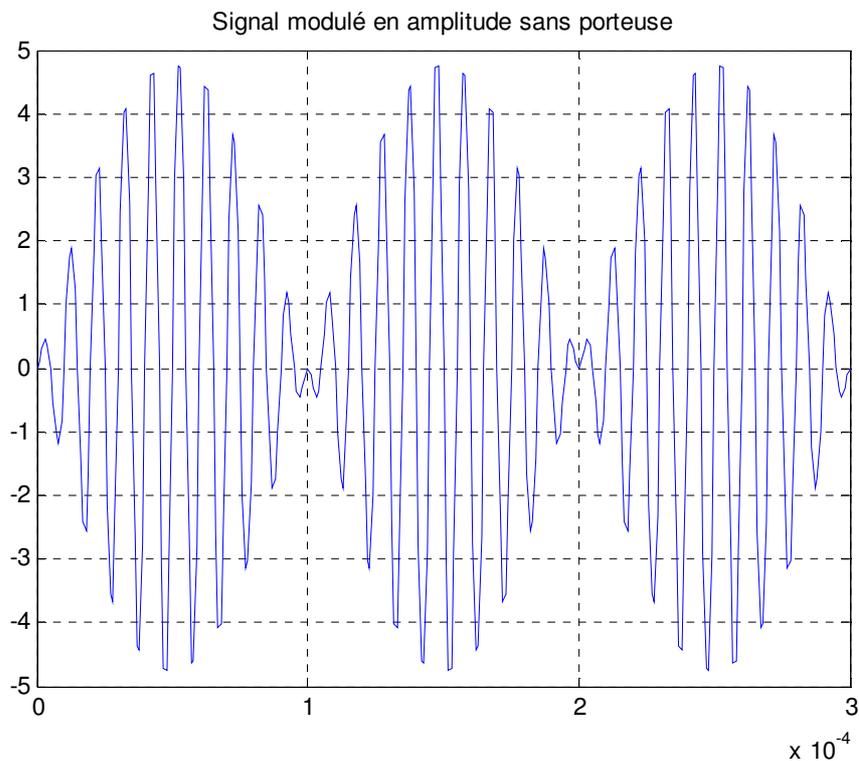
$$v_m(t) = A_m \cdot \sin(\Omega t) \quad (\text{plus de composante continue})$$

La porteuse est identique

$$v_p(t) = A_p \cdot \sin(\omega_p \cdot t)$$

Le signal modulé en amplitude sans porteuse est encore le produit des 2 précédents signaux

$$V_{am}(t) = k \cdot A_p \cdot A_m \cdot \sin(\Omega t) \cdot \sin(\omega_p \cdot t)$$



3.2 Spectre du signal AM sans porteuse

En développant :

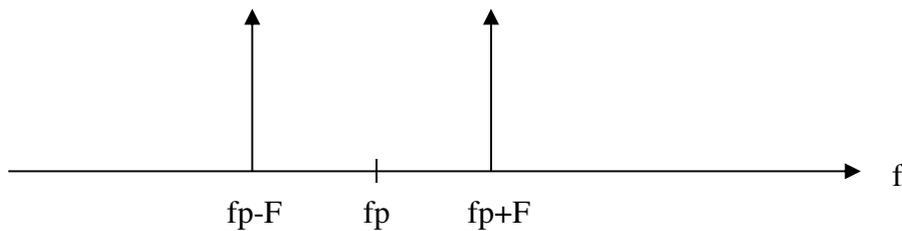
$$V_{am}(t) = k \cdot A_p \cdot A_m \cdot \sin(\Omega t) \cdot \sin(\omega_p t)$$

$$= 0,5 \cdot k \cdot A_p \cdot A_m [\cos(\omega_p - \Omega)t - \cos(\omega_p + \Omega)t]$$

Le spectre donne donc 2 raies :

1 raie à la fréquence $f_p - F$

1 raie à la fréquence $f_p + F$



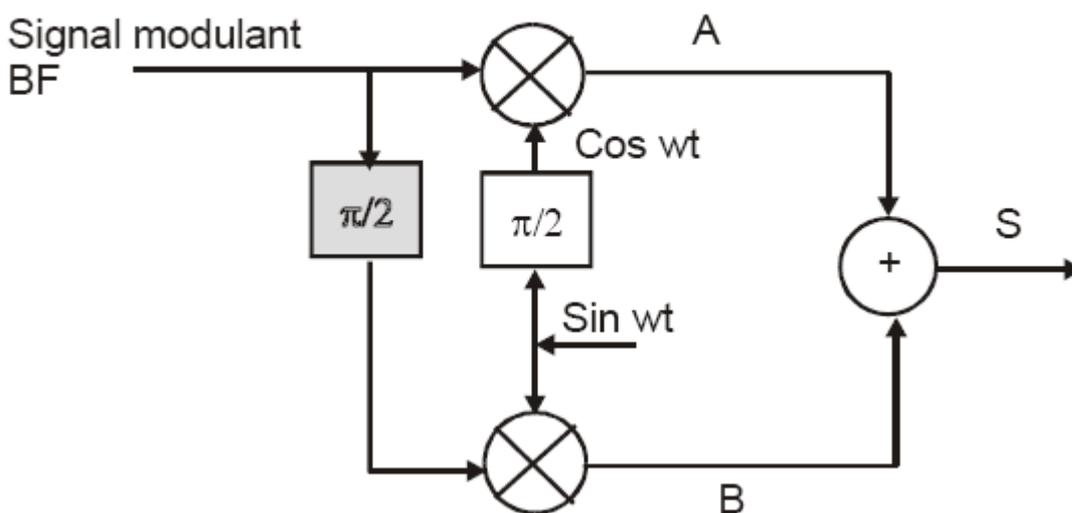
La modulation AM sans porteuse est difficile à démoduler à cause de la non présence de porteuse

4 Modulation à bande latérale unique BLU

Signal plus délicat à produire.

Puissance à émettre plus faible qu'en AM classique donc portée plus élevée

Principe de la modulation BLU



$$A = A_m \cdot \cos(\Omega t) \cdot A_p \cdot \cos(\omega t)$$

$$B = A_m \cdot \cos(\Omega \cdot t + \pi/2) \cdot A_p \cdot \cos(\omega \cdot t + \pi/2) = A_p \cdot \sin(\Omega t) \cdot A_p \cdot \sin(\omega t)$$

$$S = A_m \cdot A_p \cdot \cos(\Omega - \omega)t$$

Seule subsiste la raie latérale inférieure

Démodulation d'amplitude

$V_m(t)$ signal modulant (BF) : information de fréquence F avec $F_{min} < F < F_{max}$

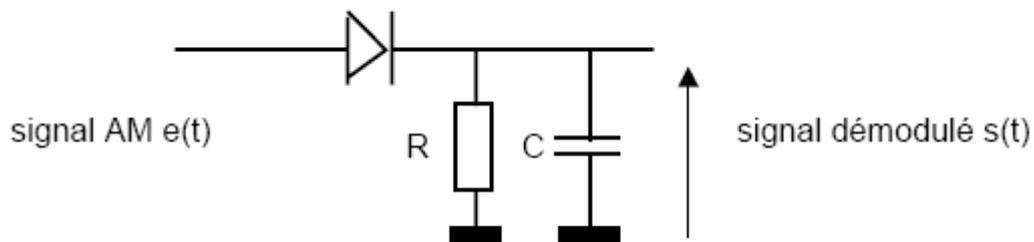
$V_p(t)$ porteuse (HF) $f_p \gg F$

$V_{am}(t)$ signal émis $V_{am}(t) = E \cdot (1 + m \cdot \cos(\Omega \cdot t)) \cos(\omega_p \cdot t)$

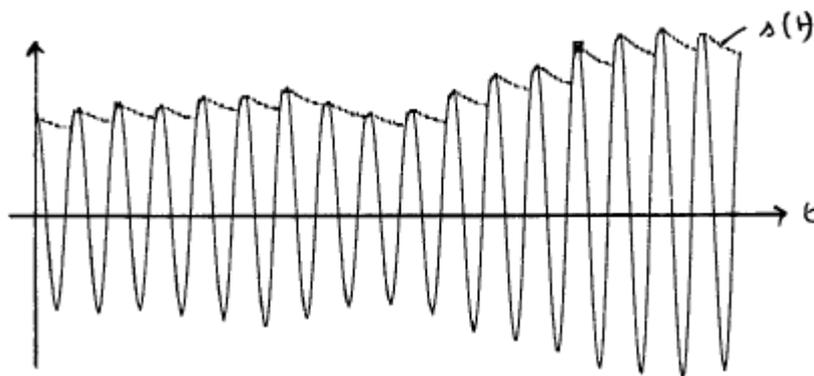
$V_d(t)$ signal démodulé

1 La détection d'enveloppe

Schéma de principe



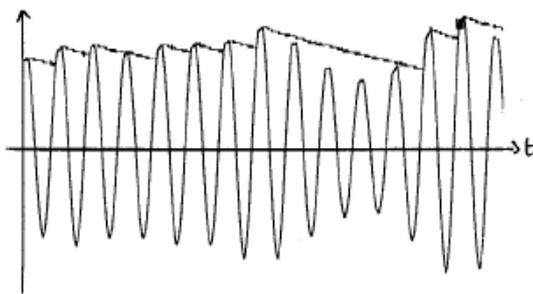
Allure du signal de sortie lorsque R et C sont correctes



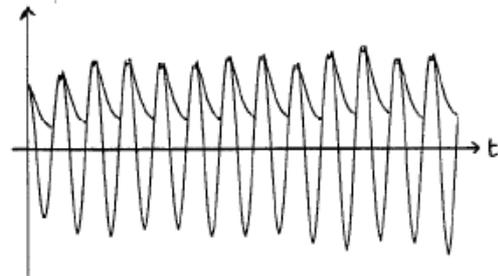
Choix de la constante de temps :

$$T_0 = 1/f_p \ll \tau = RC \ll 1/F$$

Si la constante de temps du circuit RC est trop grande ou trop faible, le signal de sortie de ce démodulateur ne reproduit pas fidèlement le signal basse-fréquence modulant :



constante de temps trop grande



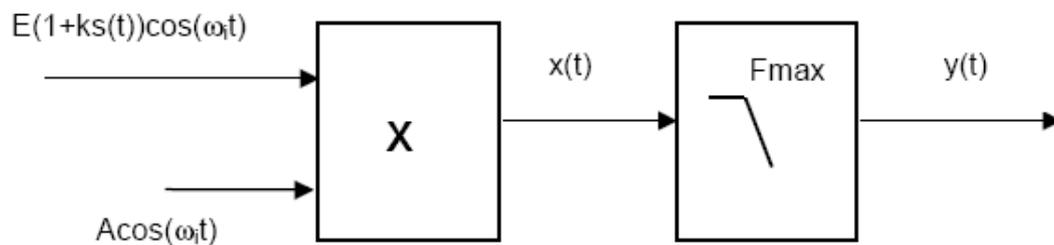
constante de temps trop faible

Contraintes :

- $m < 1$
- niveau de tension suffisant à cause de la tension de seuil de la diode (qq centaines de mV)

2 Démodulation synchrone

Dans une démodulation synchrone, on multiplie simplement le signal AM par un signal sinusoïdal en phase (synchrone) avec la porteuse :



$$x(t) = E \cdot (1 + m \cdot \cos(\Omega \cdot t)) \cos(\omega_p \cdot t) \cdot A \cdot \cos(\omega_p \cdot t)$$

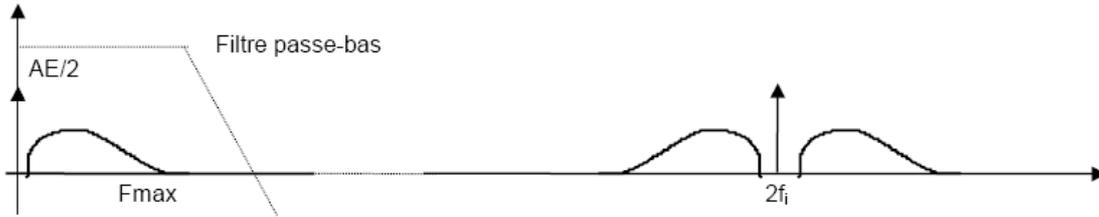
$$x(t) = E \cdot A \cdot \cos^2(\omega_p \cdot t) \cdot (1 + m \cdot \cos(\Omega \cdot t))$$

$$x(t) = E \cdot A \cdot (1 + m \cdot \cos(\Omega \cdot t)) \cdot (1 + \cos(2 \omega_p \cdot t)) / 2$$

$$x(t) = A \cdot E / 2 [1 + \cos(2 \omega_p \cdot t) + m \cdot \cos(\Omega \cdot t) + m \cdot \cos(\Omega \cdot t) \cdot \cos(2 \omega_p \cdot t)]$$

$$x(t) = A \cdot E / 2 + E \cdot A \cdot m \cdot \cos(\Omega \cdot t) / 2 + A \cdot E \cdot \cos(2 \omega_p \cdot t) / 2 + A \cdot E \cdot \cos(\Omega \cdot t) \cdot \cos(2 \omega_p \cdot t) / 2$$

soit le spectre suivant



Après filtrage et suppression de la composante continue :

$$y(t) = E.A.m.\cos(\Omega.t)/2$$

Cette démodulation nécessite la reconstitution d'une porteuse synchronisée avec la porteuse du signal AM

3 Réception de radiodiffusion AM, le récepteur superhétérodyne

Si l'émetteur est loin du récepteur, le signal AM sera de quelques microvolts

Une amplification HF est donc nécessaire

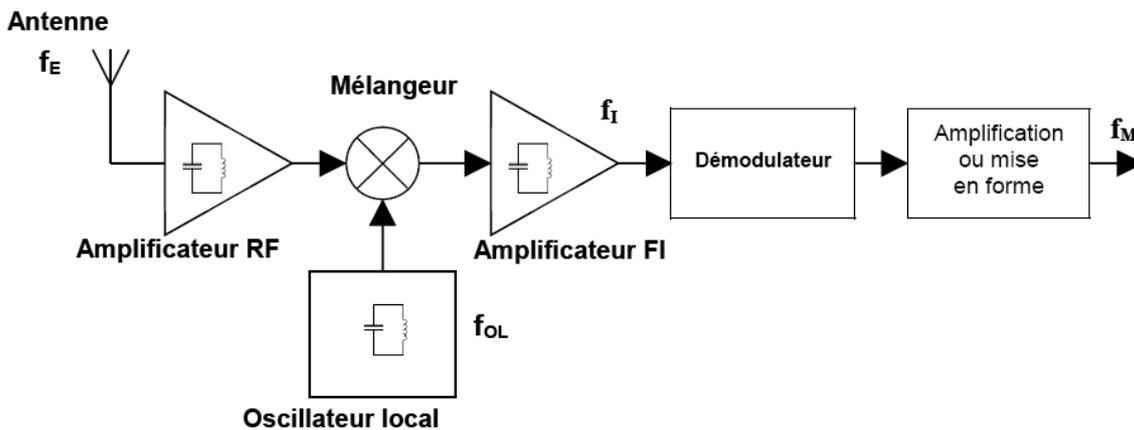
Pour recevoir des émetteurs dont $150 \text{ kHz} < f_p < 1 \text{ Mhz}$, ampli très difficile à réaliser

3.1 Principe du récepteur superhétérodyne

Amener le signal autour d'une fréquence f_i .

Amplifier autour de cette fréquence f_i .

Schéma bloc superhétérodyne



$$V_{am}(t) = E.s(t).\cos(\omega_p.t)$$

$$V_L(t) = V_L.\cos(\omega_{OL}.t)$$

$$V_m(t) = V_{am}(t) * V_L(t) = E. V_L.s(t).\cos(\omega_p.t). \cos(\omega_{OL}.t) \\ = [E. V_L.] / 2. [s(t).\cos(\omega_p + \omega_{OL})t + s(t).\cos(\omega_p - \omega_{OL})t]$$

On choisit ω_{OL} tel que $\omega_p - \omega_{OL} = \omega_i$

L'amplificateur sélectif amplifie autour de f_i

Spectres et chronogrammes

$F_p = 162$

$$f_i = 455$$

$$f_{ol} = f_i + f_p = 162 + 455 = 617$$

$$\text{Donc } f_p + f_{ol} = 779$$

3.2 Fréquence image

En réalité, $\omega_i = \omega_p - \omega_{OL}$ ou $\omega_i = \omega_{OL} - \omega_p$ puisque $\cos(-x) = \cos(x)$

Une autre fréquence ω_p peut être captée et rentrer dans le filtre f_i

$$f_i = f_p - f_{ol}$$

$$f_i = f_{ol} - f_p'$$

Soit

$$2 \cdot f_i = f_p - f_p'$$

$$f_p' = f_p - 2 \cdot f_i$$