

TABLE DES MATIERES

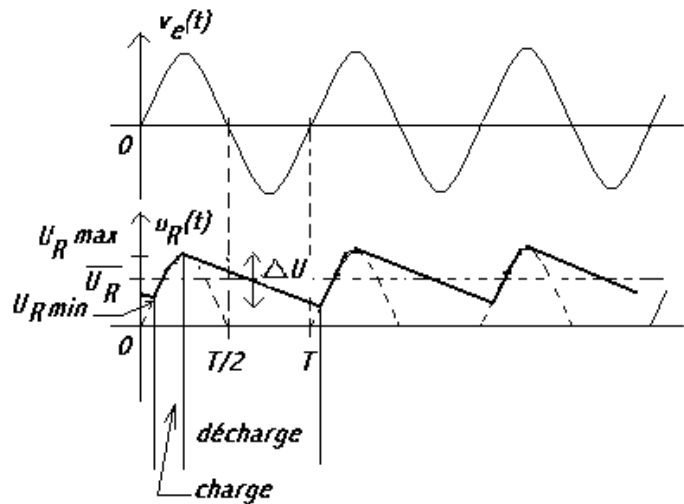
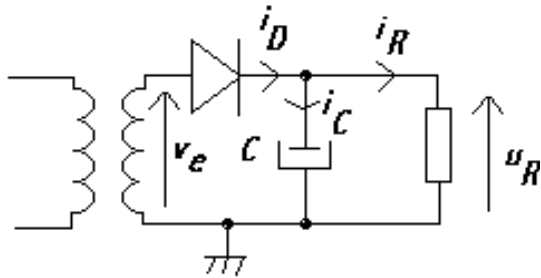
1) DEFINITIONS	page 2
2) FILTRAGE AVEC UNE RESISTANCE COMME CHARGE	page 2
2.1) FILTRAGE DE REDRESSEMENT MONOALTERNANCE	page 2
2.2) FILTRAGE DE REDRESSEMENT DOUBLE ALTERNANCE	page 3
2.3) REMARQUE	page 3
3) FILTRAGE DE MONOALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NEGLIGEEES	page 4
4) FILTRAGE DE MONOALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NON NEGLIGEEES	page 5
5) FILTRAGE DE DOUBLE ALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NON NEGLIGEEES	page 7

1) DEFINITIONS

Le filtrage est un fonction électronique qui permet de diminuer l'amplitude de l'ondulation d'un signal redressé.

2) FILTRAGE AVEC UNE RESISTANCE COMME CHARGE

2.1) FILTRAGE DE REDRESSEMENT MONOALTERNANCE



Si $v_e(t) < u_R(t) + v_d(t)$, la diode est bloquée.

Si $v_e(t) = u_R(t) + v_d(t)$, la diode est passante.

On supposera que $v_d(t) = 0$

$\Delta u(t)$ = ondulation

Si R diminue, ΔU augmente et $\overline{U_R}$ diminue.

Si C diminue, ΔU augmente et $\overline{U_R}$ diminue.

On cherche à exprimer une relation liant R , C et ΔU .

Si ΔU est petit, alors $u_R(t) \approx$ droite durant la décharge

$$t_{charge} \ll t_{décharge}$$

$$t_{décharge} \approx T$$

$$u_R(t) \approx U_R$$

On définit le taux d'ondulation τ tel que $\tau = \frac{\Delta U}{U_R}$

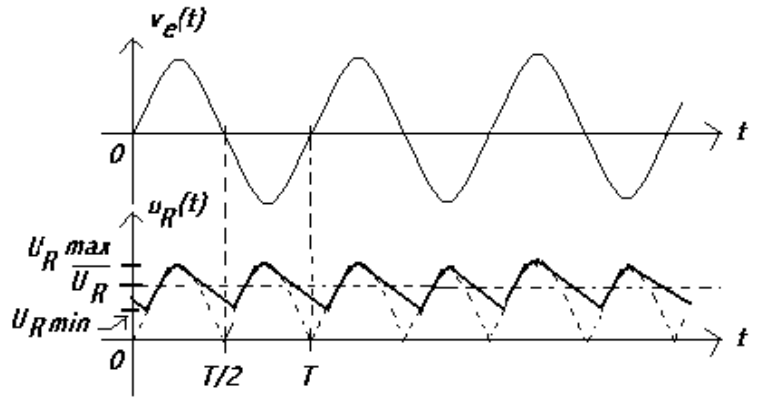
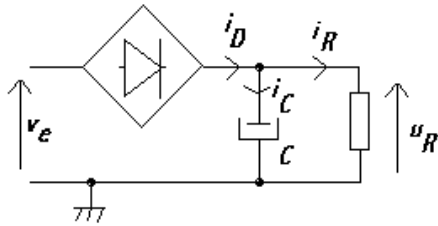
$$u_C(t) \approx a \times t + b = -\frac{\Delta U}{T} \times t + U_{RMAX} \text{ donc } \frac{du_C}{dt} = -\frac{\Delta U}{T}$$

$$i_C = C \times \frac{du_C}{dt} \Rightarrow I_R = -I_C = C \times \frac{\Delta U}{T} \Rightarrow \frac{\overline{U_R}}{R} = C \times \frac{\Delta U}{1/f}$$

$$\Rightarrow \tau = \frac{\Delta U}{U_R} = \frac{1}{R \times C \times f}$$

avec $f = 50\text{Hz}$

2.2) FILTRAGE DE REDRESSEMENT DOUBLE ALTERNANCE



Si $v_e(t) < u_R(t) + v_d(t)$, la diode est bloquée

Si $v_e(t) = u_R(t) + v_d(t)$, la diode est passante.

On supposera que $v_d(t) = 0$

$\Delta u(t)$ = ondulation

Si R diminue, ΔU augmente et $\overline{U_R}$ diminue.

Si C diminue, ΔU augmente et $\overline{U_R}$ diminue.

On cherche à exprimer une relation liant R , C et ΔU .

Si ΔU est petit, alors $u_R(t) \approx$ droite durant la décharge

$$t_{charge} \ll t_{décharge}$$

$$t_{décharge} \approx \frac{T}{2}$$

$$u_R(t) \approx \overline{U_R}$$

On définit le taux d'ondulation τ tel que $\tau = \frac{\Delta U}{\overline{U_R}}$

$$u_C(t) \approx a \times t + b = -\frac{\Delta U}{T/2} \times t + U_{RMAX} \text{ donc } \frac{du_C}{dt} = -\frac{\Delta U}{T/2}$$

$$i_C = C \times \frac{du_C}{dt} \Rightarrow I_R = -I_C = C \times \frac{\Delta U}{T/2} \Rightarrow \frac{\overline{U_R}}{R} = C \times \frac{\Delta U}{T/2} \Rightarrow \tau = \frac{\Delta U}{\overline{U_R}} = \frac{1}{2 \times R \times C \times f}$$

avec $f = 50\text{Hz}$

2.3) REMARQUE

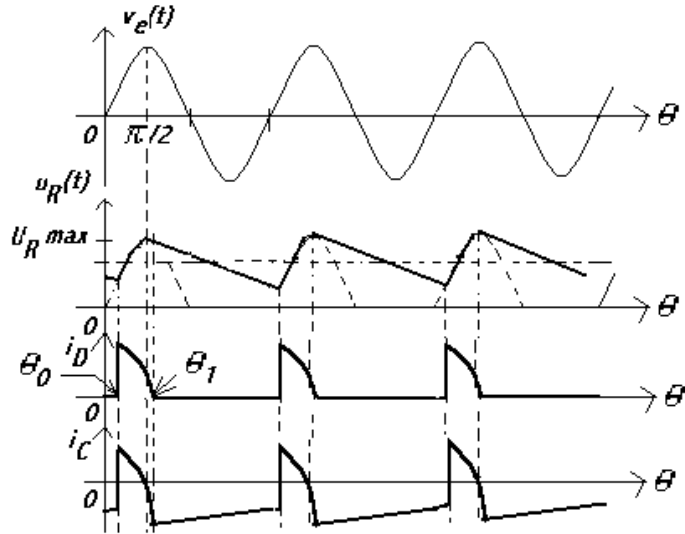
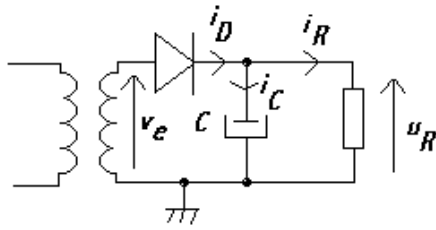
$$\tau = f \left(\frac{1}{C} \right)$$

Si la tension U_R est continue, alors $\overline{U_R} = U_{Rmax} = U_{Rmin} = U_R$

$$\text{donc } \Delta U = 0 \text{ et } \tau = \frac{\Delta U}{\overline{U_R}} = 0 \Rightarrow C = \infty \text{ !!!!!!!!!!!!!}$$

Ceci est forcément inconcevable donc le filtrage n'est pas le moyen électronique d'obtenir un tension complètement continue.

3) FILTRAGE DE MONOALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NEGLIGEES



$$i_D(t) = i_C(t) + i_R(t)$$

Les résistances de transformateur et de diode sont négligées

On pose $R \times C \gg T$

T = période du sinusoïdal

La diode conduit de θ_0 à θ_1 .

Durant ce temps, si $v_D = 0$,

$$u_C(t) = u_R(t) = v_e(t) = V_{\max} \times \sin(\omega \times t)$$

$$i_D(t) = i_C(t) + i_R(t) = C \times \frac{du_C}{dt} + \frac{u_R(t)}{R} = C \times \omega \times V_{\max} \times \cos(\omega \times t) + \frac{V_{\max}}{R} \times \sin(\omega \times t)$$

$$\Rightarrow i_D(t) = \frac{V_{\max}}{R} \times (\omega \times R \times C \times \cos(\omega \times t) + \sin(\omega \times t))$$

$$\Rightarrow i_D(\theta) = \frac{V_{\max}}{R} \times (R \times C \times \omega \times \cos(\theta) + \sin(\theta))$$

** à θ_1 , la diode se bloque donc $\Rightarrow i_D(\theta_1) = 0$

$$\Rightarrow \text{Tg}te(\theta_1) = -R \times C \times \omega$$

$$\frac{\pi}{2} < \theta_1 < \pi$$

** à θ_0 , la diode devient passante. $u_R(\theta_0) = U_{RMIN} = ue(\theta_0) = V_{\max} \times \sin(\theta_0)$. Cela correspond à la fin de la décharge du condensateur qui devrait avoir comme équation

$u_R(t) = V_{\max} \times e^{-\frac{t}{R \times C}}$ mais comme $R \times C \gg T$, alors cette décharge est assimilable à une

droite. $u_R(t) = V_{\max} \times (1 - \frac{t}{R \times C})$.

Explication : La tangente en zéro a pour valeur $\frac{du_R(0)}{dt} = -\frac{V_{\max}}{R \times C} \times e^{-\frac{t}{R \times C}} = -\frac{V_{\max}}{R \times C}$

L'asymptote à l'origine a pour valeur V_{\max} à $t=0$ donc $u_R(t) = V_{\max} \times (1 - \frac{t}{R \times C})$

A θ_0 , $u_R(\theta_0) = ue(\theta_0) = U_{RMIN} = V_{\max} \times (1 - \frac{T}{R \times C}) \Rightarrow V_{\max} \times \sin(\theta_0) = V_{\max} \times (1 - \frac{T}{R \times C})$

$$\Rightarrow \sin(\theta_0) = 1 - \frac{T}{R \times C} \quad 0 < \theta_0 < \frac{\pi}{2}$$

** $\overline{U_D} = ???$ $\overline{I_D} = ???$ $\overline{I_{RD}} = ???$

$$\overline{I_D} = \overline{I_C} + \overline{I_R} \text{ or } \overline{I_C} = 0 \text{ donc } \overline{I_D} = \overline{I_R}$$

$$\overline{I_C} = \frac{1}{T} \times \int_0^T i_C(t) dt = \frac{1}{T} \times \int_0^T \frac{du_C(t)}{dt} dt = \frac{1}{T} \times \underbrace{(u_C(T) - u_C(0))}_{\text{mêmes valeurs}} = 0$$

$$\overline{U_R} = V_{\max} - \frac{\Delta U}{2} = V_{\max} - \frac{1}{2} \times (U_{RMAX} - U_{RMIN}) = V_{\max} - \frac{1}{2} \times \left(V_{\max} - V_{\max} \times \left(1 - \frac{T}{R \times C}\right) \right)$$

$$\Rightarrow \overline{U_R} = V_{\max} \times \left(1 - \frac{T}{2 \times R \times C}\right)$$

$$\Rightarrow \overline{I_D} = \overline{I_R} = \frac{\overline{U_R}}{R} = \frac{V_{\max}}{R} \times \left(1 - \frac{T}{2 \times R \times C}\right)$$

** $I_{FRM} = ??$

$$I_{FRM} = i_D(\theta_0) = i_C(\theta_0) + i_R(\theta_0)$$

avec $i_C(\theta_0) = C \times \omega \times V_{\max} \times \cos(\theta_0)$ et $i_R(\theta_0) = \frac{U_{RMIN}}{R} = \frac{V_{\max}}{R} \times \left(1 - \frac{T}{R \times C}\right) \approx \frac{V_{\max}}{R}$ car

$R \times C \gg T$

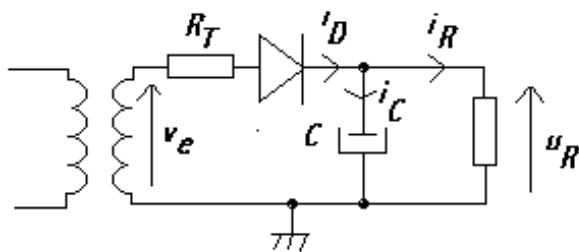
$$\text{d'où } I_{FRM} = C \times \omega \times V_{\max} \times \cos(\theta_0) + \frac{V_{\max}}{R} \text{ avec } \sin(\theta_0) = 1 - \frac{T}{R \times C}$$

$$VRRM = 2 \times V_{MAX}$$

Inconvénient de la méthode :

R transfo + R diode = 0 ce qui n'est pas vrai.
Calcul long

4) FILTRAGE DE MONOALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NON NEGLIGÉES



$$\exists R_T = R_{\text{transfo}} + R_{\text{diode}}$$

$$v_e(t) = R_T \times i(t) + u_R \times (t)$$

$$R \times C \gg T$$

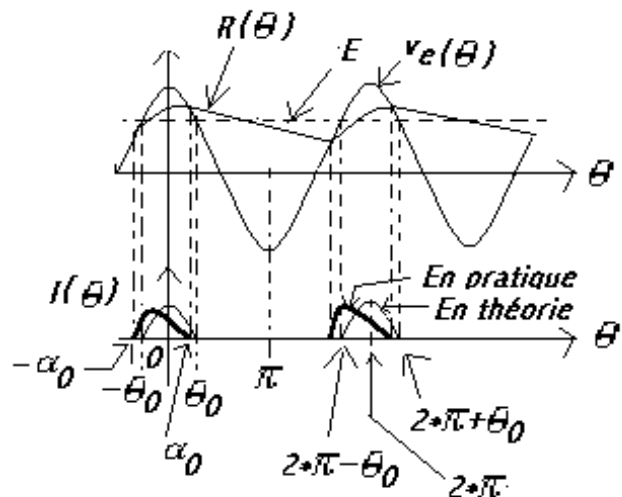
$$v_e(\theta) = V_{\max} \times \cos(\theta)$$

Pendant la conduction, u_R ne suit pas v_e du fait de la chute de tension dans R_T .

$$u_R \times (t) = v_e \times (t) - R \times i(t)$$

Comme $R \times C \gg T$, la décharge est très lente et on peut supposer que $u_R \times (t) \approx cste = E$.

En théorie, ceci revient à traiter ce cas comme un filtrage sur une FCEM (voir cours redressement).



** $\overline{U_R} = ???$ $\overline{U_C} = \overline{U_R} = E = V_{\max} \times \cos(\theta_0)$

** $\overline{I_R} = ???$ $i_D(t) = i_C(t) + i_R(t) \Rightarrow \overline{I_D} = \overline{I_C} + \overline{I_R}$ or $\overline{I_C} = 0$ donc

$$\overline{I_R} = \overline{I_D} = \frac{1}{2 \times \pi} \times \int_0^{2 \times \pi} i(\theta) d\theta = \frac{1}{2 \times \pi} \times \int_{-\theta_0}^{\theta_0} \frac{V_{\max} \times \cos(\theta) - E}{R_T} d\theta$$

$$\Rightarrow \overline{I_R} = \frac{V_{\max}}{\pi \times R_T} \times (\sin(\theta_0) - \theta_0 \times \cos(\theta_0))$$

** $\Delta U = ???$

$\Delta Q = I \times \Delta t = C \times \Delta U$ avec $\Delta t = T$ donc $\Delta U = \frac{\overline{I_R} \times T}{C}$

or $\overline{I_D} = \overline{I_R}$ donc $\Rightarrow \overline{I_R} = \frac{V_{\max}}{\pi \times R_T} \times (\sin(\theta_0) - \theta_0 \times \cos(\theta_0)) = \frac{E}{R} = \frac{V_{\max}}{R} \times \cos(\theta_0)$

donc $\Rightarrow \frac{\pi \times R_T}{R} = \text{tgte}(\theta_0) - \theta_0$

Méthode de calcul : V_{\max} , R , R_T ΔU sont connus

1) calcul de $\frac{\pi \times R_T}{R}$

2) détermination de θ_0 (par abaque)

3) calcul de $E = V_{\max} \times \cos(\theta_0)$

4) Calcul de $I_{F \max} = \frac{V_{e \max} - E}{R_T}$, de $\overline{I_D} = \overline{I_R} = \frac{E}{R}$, de $V_{RRM} = 2 \times V_{\max}$.

5) détermination de C $C = \frac{\overline{I_R} \times T}{\Delta U}$

AN : Transformateur 220V/24V $R_T = 2\Omega$ $R = 100\Omega$ $\Delta U = 20\%$

1) $\frac{\pi \times R_T}{R} = 0,0628$

2) Par abaque $\theta_0 = 31^\circ$

3) $\overline{U_R} = E = 29V$

4) $I_{FRM} = 2,5A$ $\overline{I_D} = 0,29A$

5) $C = 1000\mu F$ $U_N = 40V$

5) FILTRAGE DE DOUBLE ALTERNANCE AVEC RESISTANCES DE TRANSFORMATEUR ET DE DIODE NON NEGLIGÉES

Les calculs restent les mêmes ; seuls les valeurs changent.

période du signal = $\frac{T}{2}$ si T = période du sinusoïdal

$$\overline{I_R} = 2 \times \overline{I_D} = \frac{1}{\pi} \times \int_0^\pi i(\theta) d\theta = \frac{1}{\pi} \times \int_{-\theta_0}^{\theta_0} \frac{V_{\max} \times \cos(\theta) - E}{R_T} d\theta$$

$$\Rightarrow \overline{I_R} = \frac{2 \times V_{\max}}{\pi \times R_T} \times (\sin(\theta_0) - \theta_0 \times \cos(\theta_0))$$

$$\Delta U = \frac{\overline{I_R} \times T}{2 \times C}$$

$$\frac{\pi \times R_T}{2 \times R} = \text{tgte}(\theta_0) - \theta_0$$