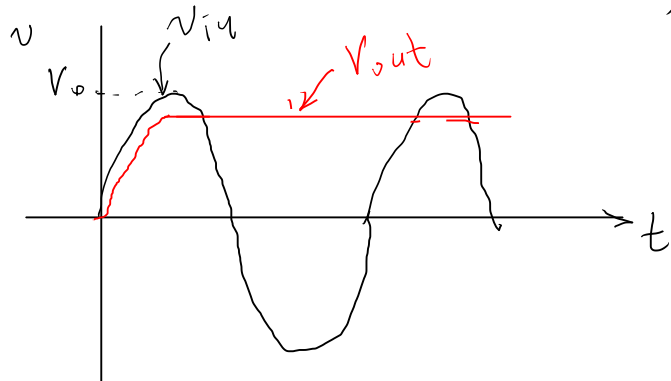
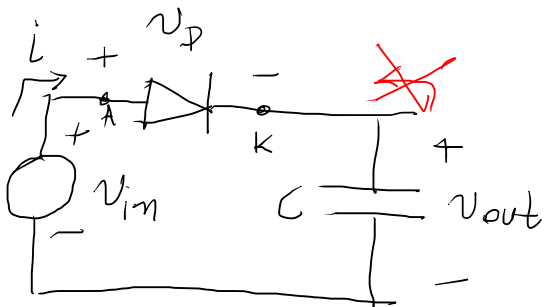


# Αυλκρευτής Κορυφής



Εστω ότι για  $t=0$  ο πυκνωτής είναι αφορτισμένος

$$\text{δηλ: } v_{out}(t=0) = V_C = \frac{Q=0}{C} = 0$$

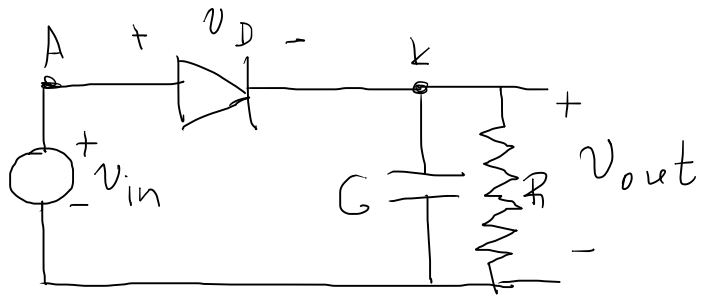
Καθώς το  $v_{in}$  αυξάνεται, φτάνει στα  $0.6V$  και η διαίοδος ανοίγει και έχει φορτιστάς τον πυκνωτή. Έτσι

$$v_{out} = v_{in} - v_D$$

Όταν το  $v_{in}$  γίνει μέγιστο ( $V_0$ ) και αρχίσει να μειώνεται το  $\frac{dv_{in}}{dt}$  γίνεται αρνητικό, οπότε

αν ο πυκνωτής είχε φέρτα  $C \frac{dv}{dt}$  αυτό θα ήταν αρνητικό που απορρϊείται και η διαίοδος δεν έχει από την κάρθοδο (~~K~~) προς την άνοδο. Δηλ. ο πυκνωτής δεν μπορεί να εμφορρϊστεί και το  $v_{out}$  παραμένει σταθερό.

Αν βάλουμε μια αντίσταση παράλληλα στον πυκνωτή θα έχουμε:

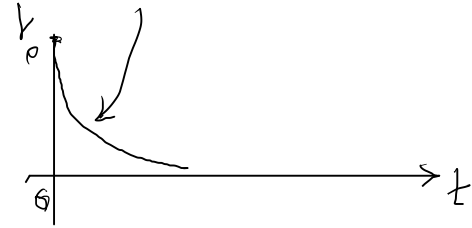


Εδώ ο πυκνωτής  $C$  ευφορίζεται μέσω της  $R$  όταν η διόδος δεν άγει.

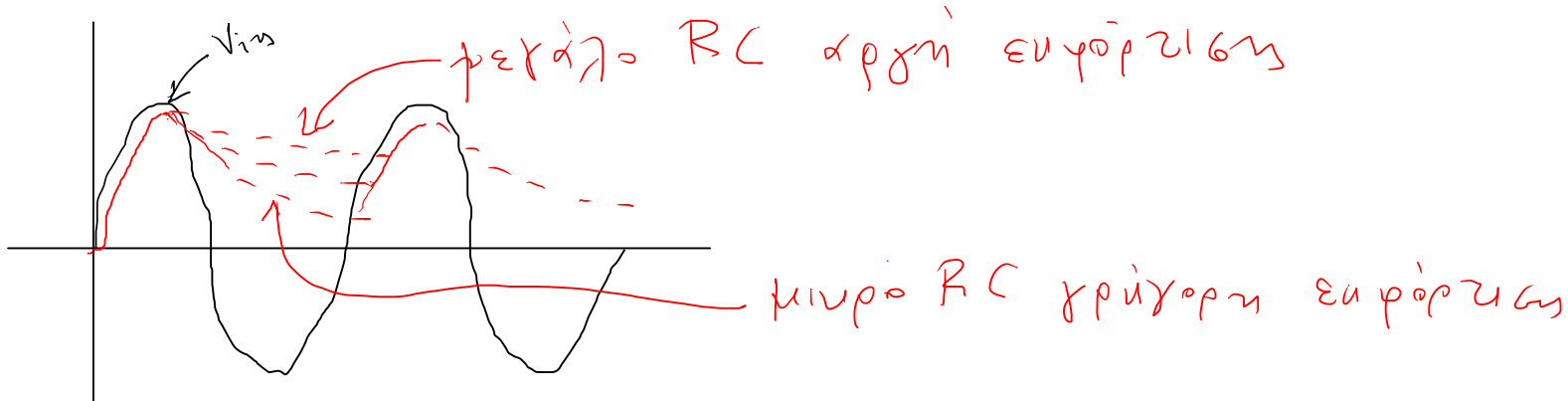
Γνωρίζουμε ότι όταν ο πυκνωτής έχει μια τάση

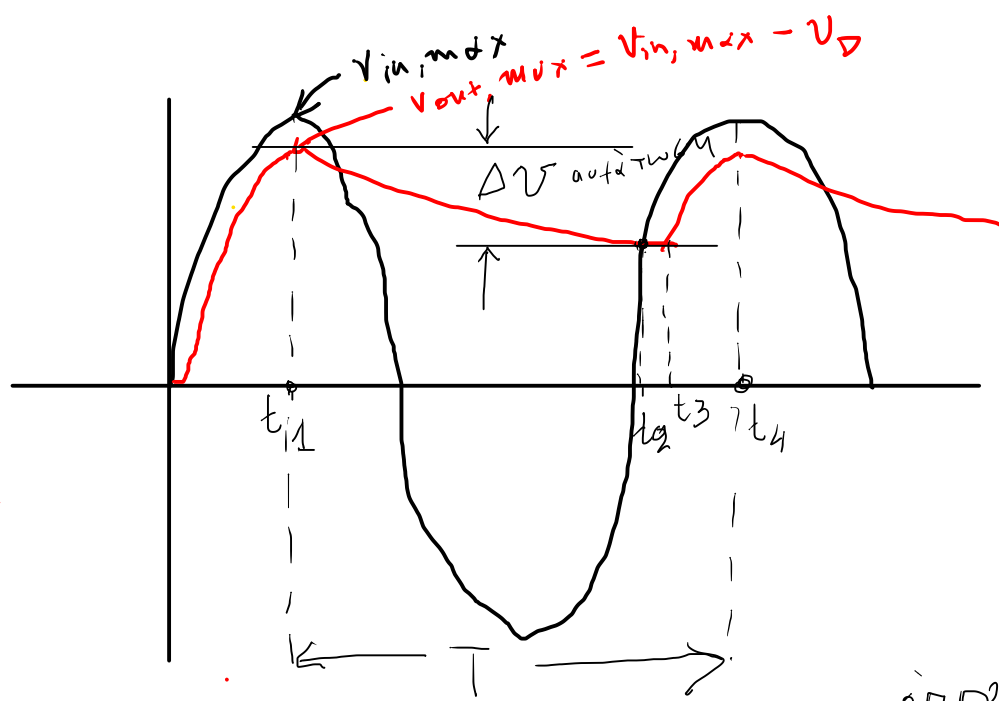
$V_0$  την χρονική στιγμή  $t=0$  και συνδέσουμε μια αντίσταση  $R$  κατά τον άξονα κροδόμετρο του, αυτός ευφορίζεται και

$$V_C(t) = V_0 e^{-t/RC}$$



Επομένως ο, υψηλοφορφέι τώρα θα είναι;





$t_2$ : η χρονική στιγμή που το  $V_D$  γίνεται πάλι θετικό και

$t_3$ : η χρονική στιγμή που το

$V_D$  γίνεται 0.6 V και η διόδος αρχίζει πάλι να αχθεί και να φορτίζει τον πυκνωτή.

Για  $t_1 < t < t_3$   $V_{out} = (V_{in,max} - V_D) e^{-\frac{\Delta t}{RC}}$

όπου  $\Delta t = t - t_1$ . Αν το  $RC \gg \Delta t$ , τότε

το  $e^{-\frac{\Delta t}{RC}} \approx 1 - \frac{\Delta t}{RC}$ , οπότε το  $V_{out} \approx (V_{in,max} - V_D) \left(1 - \frac{\Delta t}{RC}\right) =$

$= \underbrace{(V_{in,max} - V_D)}_{\text{αρχική τάση}} - \underbrace{(V_{in,max} - V_D) \cdot \frac{\Delta t}{RC}}_{\text{"υφάτωση", (ripple) } \Delta V}$  Η υφάτωση γίνεται μέγιστη όταν  $\Delta t = t_3 - t_1$

Αυτή η μέγιστη υφάτωση είναι λίγο μικρότερη από την

$\Delta V = (V_{in,max} - V_D) \cdot \frac{t_3 - t_1}{RC} = (V_{in,max} - V_D) \cdot \frac{T}{RC}$

Επομένως η μέγιστη  $\Delta V_{out} < (V_{in,max} - V_D) \cdot \frac{T}{RC}$  ή

$$\frac{(V_{in,max} - V_D)}{R} \cdot \frac{1}{f \cdot C}$$

$I_{max}$

↑  
συχνότητα των  $V_{in}$

ή  $\Delta V_{out} < I_{max} \cdot \frac{1}{f \cdot C}$  όπου

$I_{max}$ : Το μέγιστο ρεύμα που δίνει ο πυκνωτής στην αντίσταση  $R$

## Ενεργός τάση $U_{RMS}$ και ενεργός ένταση ρεύματος $I_{RMS}$

Έστω ότι μια μεταβαλλόμενη τάση  $v(t)$  εκπέμπεται σε μια αντίσταση  $R$ .  
Τότε πάνω στην  $R$  καταναλώνεται σε χρόνο  $\Delta t$  ενέργεια:

$$W = \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} i^2(t) \cdot R dt \quad \eta \quad W = \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} \frac{v^2(t)}{R} \cdot dt \quad \text{Ενεργός ένταση } I_{RMS} \quad \eta$$

Ενεργός τάση  $U_{RMS}$  είναι η ένταση του συνεχούς ρεύματος, ή η συνεχής τάση που θα οδηγούσαν στην ίδια καταναλώση ενέργειας πάνω στην  $R$  στον χρόνο  $\Delta t$ . Δηλαδή

$$\int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} i^2(t) \cdot R dt = \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} I_{RMS}^2 \cdot R dt \Rightarrow \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} i^2(t) dt = I_{RMS}^2 \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} dt = I_{RMS}^2 \cdot \Delta t \text{ απε}$$

$$I_{RMS}^2 = \frac{1}{\Delta t} \cdot \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} i^2(t) dt \Rightarrow I_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{\Delta t} \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} i^2(t) dt} \quad \text{Όμοια βρίσκουμε}$$

$$\text{ότι } U_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{\Delta t} \int_{t_0}^{t_0 + \Delta t} v^2(t) dt}$$

Αν  $v(t) = V_0 \eta\mu(\omega t + \varphi)$  ή  $V_0 \sigma\upsilon\nu(\omega t + \varphi)$  τότε αν πάρουμε  $\Delta t = T$  (μία περίοδος)

οπότε  $\Delta t = T = \frac{2\pi}{\omega}$   $\left( f = \frac{1}{T}, \omega = 2\pi f = \frac{2\pi}{T} \right)$

$$V_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T v^2(\omega t) dt}$$

αν χρησιμοποιήσω την σχέση

$$\sigma\upsilon\nu^2 x - \eta\mu^2 x = \sigma\upsilon\nu 2x$$

$$\sigma\upsilon\nu^2 x - (1 - \sigma\upsilon\nu^2 x) = \sigma\upsilon\nu 2x$$

$$2\sigma\upsilon\nu^2 x - 1 = \sigma\upsilon\nu 2x \Leftrightarrow$$

$$\sigma\upsilon\nu^2 x = \frac{1}{2} \sigma\upsilon\nu 2x - \frac{1}{2}$$

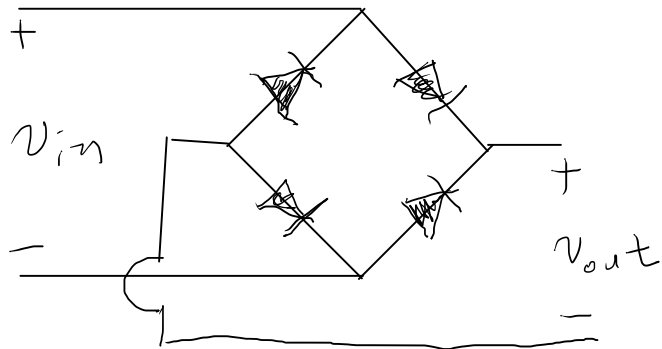
και υπολογίσω την έκφραση για το  $V_{RMS}$  θα βρω

$$V_{RMS} = \frac{V_0}{\sqrt{2}}$$

## Σχεδίαση τροφοδοτιών

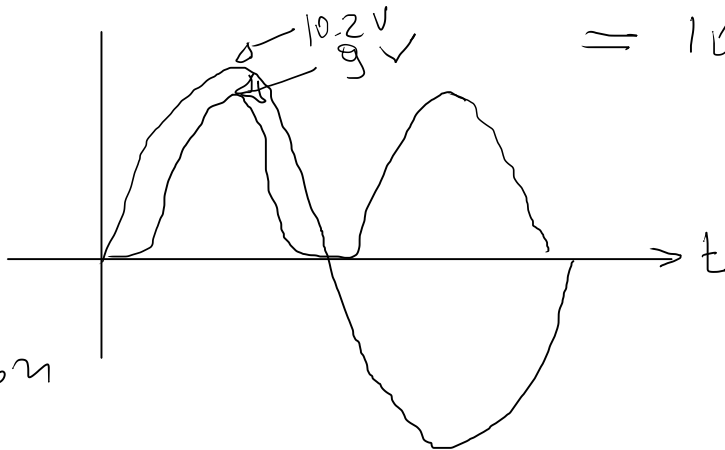
Θα σχεδιάσουμε ένα κύκλωμα που μετατρέπει την εναλλασσόμενη τάση  $220\text{V rms}$   $50\text{Hz}$  του ηλεκτρικού δικτύου σε  $9\text{V}$  συνεχή τάση με ακριβότητα μικρότερη από  $0.1\text{V}$ , που να μπορεί να δίνει μέγιστο ρεύμα  $10\text{mA}$ .

Θα χρησιμοποιήσουμε γέφυρα πλήρους ανόδου:



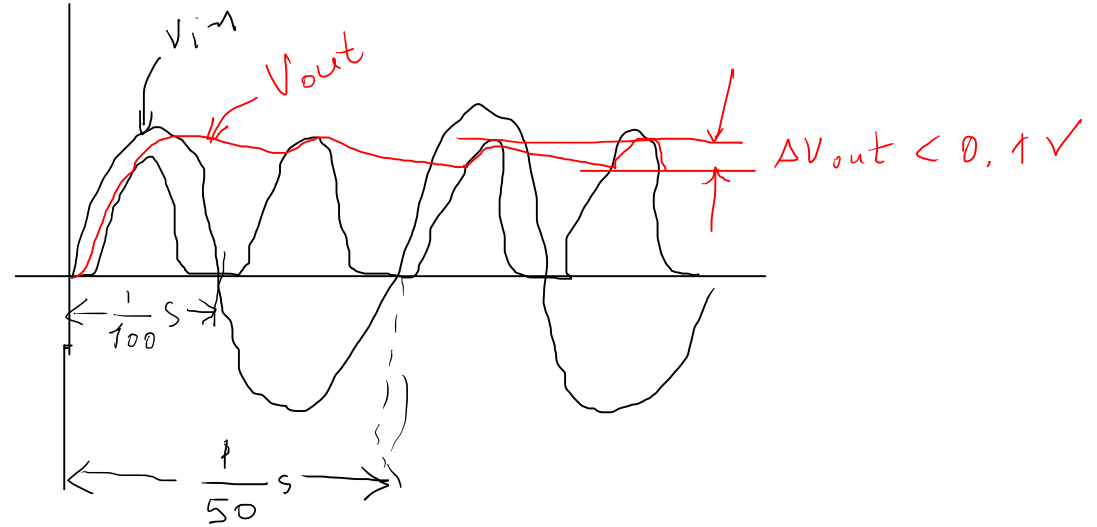
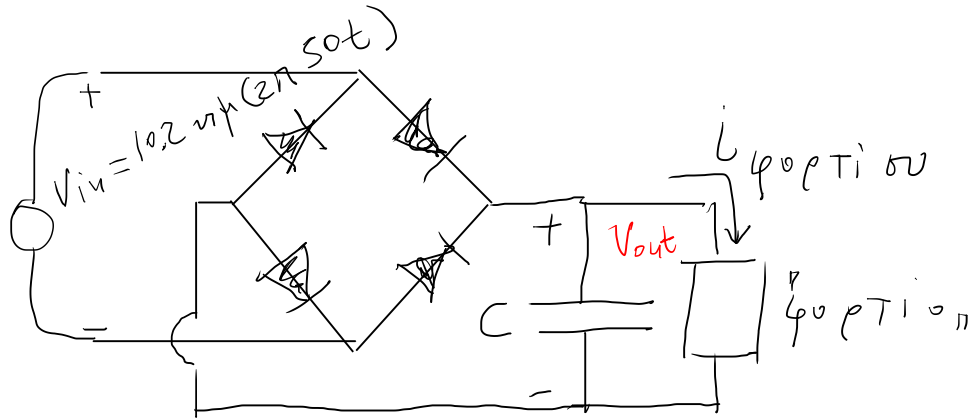
Για να έχουμε  $9\text{V}$  στην έξοδο, θα πρέπει στην είσοδο να έχουμε τάση μεγαλύτερη κατά  $2$  πτώσεις τάσης διόδου

$$\begin{aligned} 9\text{V} &= V_{out, \max} = V_{in, \max} - 2 \cdot V_D \\ &= 10.2\text{V} - 2 \cdot 0.6\text{V} \end{aligned}$$



Πρέπει επίσης η ακριβότητα  $\Delta V_{out} < 0.1\text{V}$

Χρησιμοποιώ τον νόμο που δίνει την πτώση:  $\Delta V_{out} < \frac{I_{max, φορτίου}}{C \cdot f}$



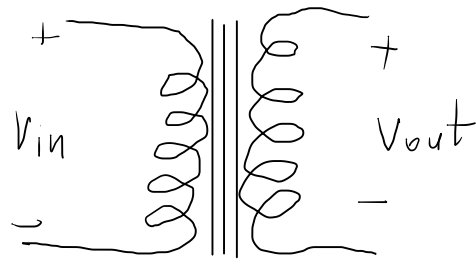
Αντικαθιστώντας  $\Delta V_{out} = 0.1 \text{ V}$ ,  $f = 100 \text{ Hz}$ ,  $I_{max} = 10^{-2} \text{ A}$  βρίσκω την τιμή που πρέπει να έχει η χωρητικότητα  $C$  του πυκνωτή

$$C = \frac{10^{-2} \text{ A}}{100 \text{ Hz} \cdot 0.1 \text{ V}} = 10^{-3} \text{ F} = 1000 \mu\text{F}$$

Ας δούμε πως θα πάρουμε  $10.2 \text{ mV} (2\pi 50t)$  δηλ  $\frac{10.2}{\sqrt{2}} \text{ V}$  ενεργό τιμή  
 Τάσης από τα  $220 \text{ V}$  ενεργό τιμή τάσης.



Για να το κάνουμε αυτό θα χρησιμοποιήσουμε έναν μετασχηματιστή. Ο μετασχηματιστής αποτελείται από 2 πηνία (το πρωτεύον και το δευτερεύον) που αλληλεπιδρούν μεταξύ τους.



Ο λόγος  $\frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{N_2}{N_1}$

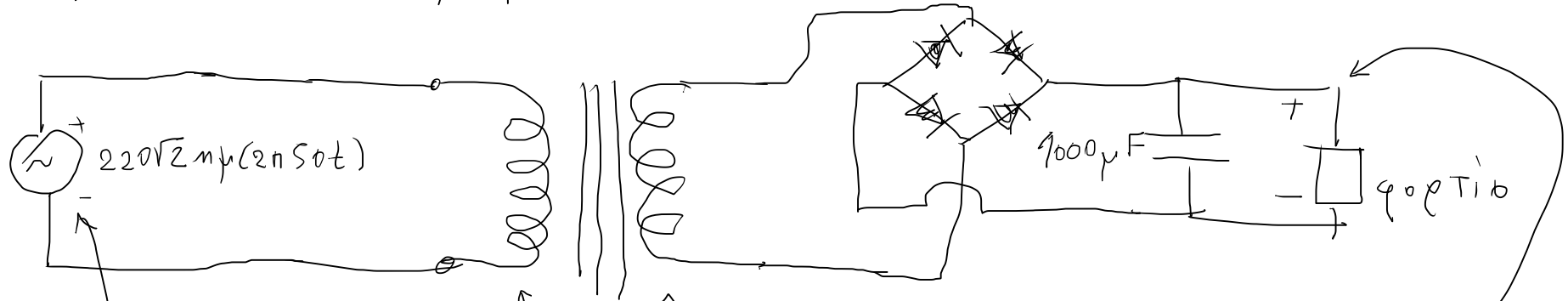
όπου  $N_2$ : ο αριθμός βελών του πηνίου του δευτερεύοντος και  $N_1$  ο αριθμός βελών του πρωτεύοντος.

Θέλω να βάλω  $V_{in} = 220\sqrt{2} \text{ mV} (2\pi 50 t)$  και να πάρω  $10.2 \text{ mV} (2\pi 50 t)$

$$\text{Άρα } \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{10.2 \text{ V}}{220\sqrt{2} \text{ V}} = \frac{10.2/\sqrt{2}}{220} = \frac{7.07}{220} \approx 0,032 = \frac{1}{31,1} = \frac{10}{311}$$

Επομένως ο μετασχηματιστής πρέπει να έχει 311 σπείρες στο πρωτεύον και 10 βελές στο δευτερεύον.

Τελικά το κύκλωμα είναι:



$$N = \frac{30}{10}$$

