Teoria dos Circuitos e Fundamentos de Electrónica

Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo



Teresa Mendes de Almeida

TeresaMAlmeida@ist.utl.pt

DEEC Área Científica de Electrónica

Março de 2008

Matéria

2

- Sinais e medidas no domínio do tempo
 - sinais AC e DC notação
 - valor médio e valor eficaz
- Tipos de circuitos eléctricos lineares
 - Resistivo e Dinâmico
- Condensador
 - características
 - associação em série e em paralelo
- Bobine
 - características
 - associação em série e em paralelo
 - transformador
- Exemplos de aplicação

- Resposta no tempo de circuitos RC e RL
 - análise de transitórios em circuitos de 1ª ordem
 - solução da equação diferencial de 1ª ordem
 - método de cálculo do transitório
 - circuitos RC
 - circuitos RL
 - propriedades da solução geral da equação diferencial
 - função escalão
 - aplicação em circuitos
- Exemplos de aplicação

Notação para Sinais no Domínio do Tempo

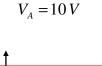
- DC componente constante (n\(\tilde{a}\)o varia com o tempo)
 - grandeza maiúscula
 - índice maiúscula

- $v_{IN}(t) = V_{IN} + v_{in}(t)$
- AC componente variável no tempo
 - grandeza minúscula
 - índice minúscula

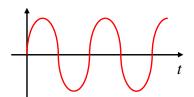
- $i_{OUT}(t) = \underbrace{I_{OUT}}_{DC} + \underbrace{i_{out}(t)}_{AC}$
- DC+AC componentes fixa e variável no tempo
 - grandeza minúscula
 - índice maiúscula

DC

AC



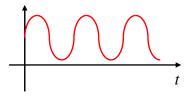
 $v_b(t) = 2\sin(2\pi 500t)V$



DC+AC

 $v_C(t) = 2 + 1,5 \sin(2\pi 800t) V$

$$V_C = 2V$$
 $v_c(t) = 1,5 \sin(2\pi 800t)V$



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

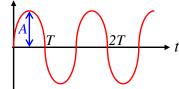
Marco de 2008

Medidas no Domínio do Tempo

Valor Médio e Valor Eficaz

$$X_{Medio} = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} x(t) dt$$

$$X_{Medio} = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} x(t) dt \qquad X_{ef} = X_{rms} = \sqrt{\frac{1}{T}} \int_{t_0}^{t_0+T} x^2(t) dt$$



$$x(t) = A\cos(\omega t + \theta_0)$$

$$\omega = 2\pi f \quad f = \frac{1}{T}$$

$$X_{med} = 0$$

$$X(t) = A\cos(\omega t + \theta_0) \qquad X_{med} = 0$$

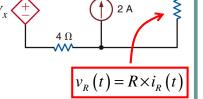
$$\omega = 2\pi f \quad f = \frac{1}{T} \qquad X_{ef} = \frac{A}{\sqrt{2}} \approx 0,707A$$

- Medição experimental com Voltímetro
 - modo DC valor médio
 - modo AC valor eficaz
- Visualização das formas de onda no osciloscópio
 - modo AC apenas se visualiza componente variável (AC) do sinal
 - modo DC visualiza-se componente DC e AC do sinal
 - utilizar habitualmente modo DC

Tipos de Circuitos Eléctricos

5

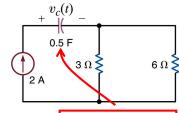
- Circuito Resistivo Linear
 - constituído por elementos resistivos
 - componentes resistivos
 - resistência, fonte de tensão, fonte de corrente
 - relação v(t)-i(t) descrita por equação algébrica linear
 - descrito por conjunto de equações algébricas lineares
 - todos os circuitos que foram considerados e estudados em TCFE até agora são do tipo resistivo linear



 V_{x}

• Circuito Dinâmico Linear

- contém elementos que podem <u>armazenar energia</u>
 - absorvem energia do circuito, armazenam-na temporariamente, mais tarde podem devolver essa energia ao circuito
 - componentes dinâmicos
 - condensador e bobine
 - relação v(t)-i(t) descrita por equação diferencial
- descrito por um conjunto de equações diferenciais lineares
- geralmente também contém componentes resistivos



 $condensador \qquad i_C(t) = C \frac{av_0}{c}$

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

6

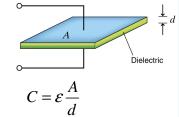
Condensador



- 2 placas de material condutor (armaduras)
- separadas por material isolante o dieléctrico
 - p. ex.: ar, silício, papel impregnado, cerâmico, mica, .



- depende de parâmetros definidos no processo de fabrico
 - geometria e dieléctrico utilizado
- medida experimentalmente
- para um condensador plano pode calcular-se teoricamente
 - A área de cada armadura
 - d distância entre armaduras
 - ε constante dieléctrica (permitividade) do dieléctrico ($\varepsilon = \varepsilon_r \varepsilon_0$ vazio: $\varepsilon_0 = 8,85\text{E}-12 \text{ F/m}$ ar(puro, seco): $\varepsilon_r \sim 1$)



 $q_a = -1,602 \times 10^{-19} C$

• é a medida da quantidade de carga (Q) armazenada em cada armadura para uma dada diferença de potencial (V) entre as armaduras

$$C = \frac{Q}{V} \iff Q = CV$$
 $[F] = \frac{[C]}{[V]}$ $[Farad] = \frac{[Coulomb]}{[Volt]}$

- C=1F é uma capacidade muito elevada (1F = 1C / 1V)
- capacidades são geralmente de valor baixo
 - expressas em microfarad (μF), nanofarad (nF), picofarad (pF)

Condensador

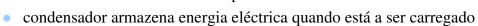
C

i(t)

- Carregar um condensador
 - impor uma diferença de potencial v(t) entre as armaduras
 - por intermédio de uma fonte de energia eléctrica
 - carga armazenada no condensador é q(t)
- $q(t) = C \times v(t)$

v(t)

- a carga é directamente proporcional à tensão
- surge campo eléctrico no dieléctrico entre as armaduras
 - energia eléctrica armazenada nessa região do espaço devido à existência do campo eléctrico



- energia eléctrica é transferida da fonte para o condensador
- Descarregar um condensador
 - condensador liberta para o circuito a energia eléctrica que estava armazenada
- Condensador componente com capacidade de armazenar energia eléctrica
 - ideal manteria indefinidamente essa energia
 - real tem perdas vai muito lentamente perdendo a energia armazenada

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Marco de 2008

dq

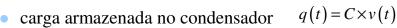
q(t) =

v(t)

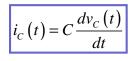
Condensador

8

- Relação entre $v_C(t)$ e $i_C(t)$
 - corrente eléctrica $i(t) = \frac{dq(t)}{dt}$

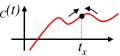


 a corrente é directamente proporcional à taxa de variação da tensão



- DC
 - tensão constante ⇒ corrente nula
 - em DC condensador comporta-se como um circuito aberto
 - condensador bloqueia componente contínua
- $v_C(t)$ não pode variar instantaneamente (ter descontinuidades)
 - obter-se-ía corrente infinita!
 - energia eléctrica armazenada (associada ao campo eléctrico existente) não pode ser descontínua!
 - num instante t_x qualquer

$$v_C\left(t_x^-\right) = v_C\left(t_x^+\right) = v_C\left(t_x\right)$$



Condição inicial

$$i_C(t) = C \frac{dv_C(t)}{dt}$$

$$v_{C}(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^{t} i_{C}(x) dx = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^{t_{0}} i_{C}(x) dx + \frac{1}{C} \int_{t_{0}}^{t} i_{C}(x) dx = v_{C}(t_{0}) + \frac{1}{C} \int_{t_{0}}^{t} i_{C}(x) dx$$

- ao analisar o funcionamento do circuito é preciso conhecer (ou assumir) uma condição inicial para a tensão(carga) no condensador
- Energia armazenada no condensador

$$p_{C}(t) = v_{C}(t) \times i_{C}(t)$$

$$w_{C}(t) = \int_{-\infty}^{t} p_{C}(x) dx = \int_{-\infty}^{t} v_{C}(x) \times C \frac{dv_{C}(x)}{dx} dx = \frac{1}{2} C v_{C}^{2}(t) - \frac{1}{2} C v_{C}^{2}(-\infty)$$

$$v_{C}(-\infty) = 0 \qquad \to \qquad w_{C}(t) = \frac{1}{2} C v_{C}^{2}(t) \qquad [J] \quad [Joule]$$

• em cada instante, a energia no condensador apenas depende da tensão aos seus terminais nesse instante

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

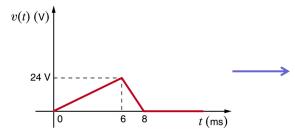
TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

Exemplo de aplicação

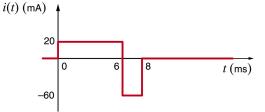
10

• Determinar $i_C(t)$ e $w_C(6ms)$ de um condensador com $C=5\mu F$ a partir do gráfico da tensão



$$v_{c}(t) = \begin{cases} 0 & , & 0 \le t \\ 4 \times 10^{3} t & , & 0 \le t \le 6ms \\ 96 - 12 \times 10^{3} t & , & 6ms \le t \le 8ms \\ 0 & , & 8ms \le t \end{cases}$$

$$i_C(t) = C \frac{dv_C(t)}{dt}$$



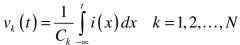
$$i_{C}(t) = \begin{cases} 0 & , & 0 < t \\ 20 \, mA & , & 0 < t < 6ms \\ -60 \, mA & , & 6ms < t < 8ms \\ 0 & , & 8ms < t \end{cases}$$

$$w_C(6ms) = \frac{1}{2}Cv_C^2(6ms) = \frac{1}{2}5 \times 10^{-6} (24)^2$$

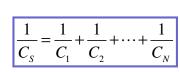
 $w_C(6ms) = 1,44 \text{ mJ}$

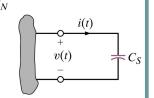
Condensadores em série

 $v(t) = v_1(t) + v_2(t) + \cdots + v_N(t)$



$$v(t) = \left(\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \dots + \frac{1}{C_N}\right) \int_{-\infty}^{t} i(x) dx \qquad \frac{1}{C_S} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \dots + \frac{1}{C_N}$$





• 2 condensadores em série $\frac{1}{C_s} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}$ $C_s = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$

$$\frac{1}{C_S} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}$$

$$C_S = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$$

v(t)

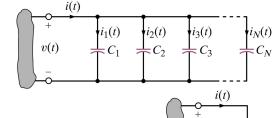
$$C_{S} < C_{1}, C_{2}$$

Condensadores em paralelo

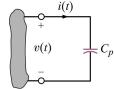
$$i(t) = i_1(t) + i_2(t) + \cdots + i_N(t)$$

$$i(t) = C_1 \frac{dv(t)}{dt} + C_2 \frac{dv(t)}{dt} + \dots + C_N \frac{dv(t)}{dt}$$

$$i(t) = (C_1 + C_2 + \dots + C_N) \frac{dv(t)}{dt}$$



$$C_P = C_1 + C_2 + \dots + C_N$$



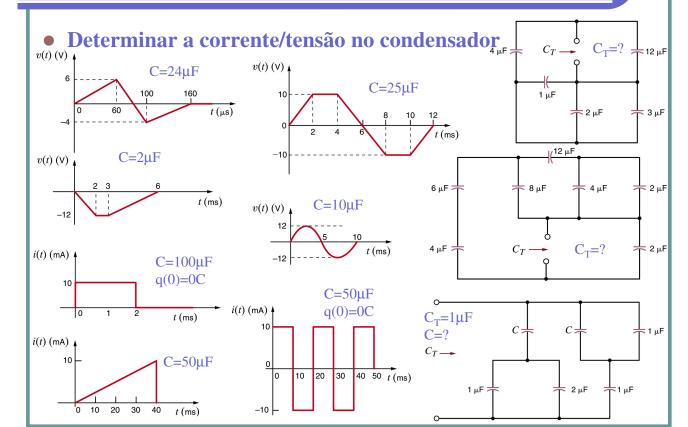
© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

Exemplos de aplicação

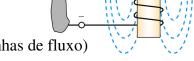
12



Flux lines

Constituição

- fio condutor enrolado em forma de espiral
- núcleo de material
 - não magnético ar
 - magnético ferro, ferrite (concentram linhas de fluxo)



- Condutor onde passa corrente cria um campo magnético
 - campo magnético e corrente estão relacionados de forma linear
- L coeficiente de auto-indução (indutância) [H] [Henry]
 - é a constante de proporcionalidade

$$\phi = \frac{L}{N} i_L$$

λ – fluxo de ligação magnética

\$\phi\$ – fluxo magnético

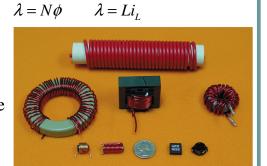
N – n. espiras da bobine

variação na corrente que atravessa a bobine

$$v_L = \frac{d\lambda}{dt}$$

• induz aos seus terminais uma tensão

• L é a constante de proporcionalidade



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

14

Bobine



• a tensão é directamente proporcional à taxa de variação da corrente

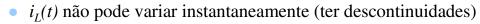
$$v_L = \frac{d\lambda}{dt}$$

$$\lambda = Li_L$$

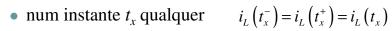
$$v_L = \frac{d\lambda}{dt}$$
 $\lambda = Li_L$ $v_L(t) = L\frac{di_L(t)}{dt}$



- corrente constante ⇒ tensão nula
- em DC bobine comporta-se como um curto-circuito
 - bobine deixa passar componente contínua



- obter-se-ía tensão infinita!
- energia armazenada (associada ao campo magnético existente) não pode ser descontínua!



$$i_L\left(t_x^-\right) = i_L\left(t_x^+\right) = i_L\left(t_x^-\right)$$



v(t)

Condição inicial

$$v_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt}$$

$$i_{L}(t) = \frac{1}{L} \int_{-\infty}^{t} v_{L}(x) dx \frac{1}{L} \int_{-\infty}^{t_{0}} v_{L}(x) dx + \frac{1}{L} \int_{t_{0}}^{t} v_{L}(x) dx = i_{L}(t_{0}) + \frac{1}{L} \int_{t_{0}}^{t} v_{L}(x) dx$$

- ao analisar o funcionamento do circuito é preciso conhecer (ou assumir) uma condição inicial para a corrente na bobine
- Energia armazenada na bobine

$$p_{L}(t) = v_{L}(t) \times i_{L}(t)$$

$$w_{L}(t) = \int_{-\infty}^{t} p_{L}(x) dx = \int_{-\infty}^{t} L \frac{di_{L}(x)}{dx} \times i_{L}(x) dx = \frac{1}{2} Li_{L}^{2}(t) - \frac{1}{2} Li_{L}^{2}(-\infty)$$

$$i_{L}(-\infty) = 0 \qquad \rightarrow \qquad \qquad [J] \quad [Joule]$$

• em cada instante, a energia na bobine apenas depende da corrente aos seus terminais nesse instante

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

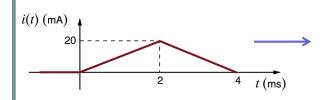
TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Marco de 2008

Exemplo de aplicação

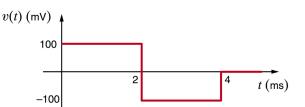
16

• Determinar $v_L(t)$, $w_L(2ms)$ e $w_L(4ms)$ de uma bobine com L=10mH a partir do gráfico da corrente



$$i_{L}(t) = \begin{cases} 0 & , & t \le 0 \\ 10t & , & 0 \le t \le 2ms \\ 40 \times 10^{-3} - 10t & , & 2ms \le t \le 4ms \\ 0 & , & 4ms \le t \end{cases} [A]$$

$$v_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt}$$



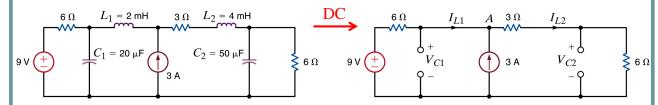
$$v_{L}(t) = \begin{cases} 0 & , & t < 0 \\ 100 & , & 0 < t < 2ms \\ -100 & , & 2ms < t < 4ms \\ 0 & , & 4ms < t \end{cases} \begin{bmatrix} mV \end{bmatrix} \qquad w_{L}(2ms) = \frac{1}{2} (10 \times 10^{-3}) (20 \times 10^{-3})^{2} = 2 \ \mu J \\ w_{L}(4ms) = 0 \ J \end{cases}$$

$$w_L(2ms) = \frac{1}{2} (10 \times 10^{-3}) (20 \times 10^{-3})^2 = 2 \mu J$$

$$w_L(4ms) = 0 J$$

Calcular energia total armazenada no circuito

- circuito só tem fontes DC
- admitindo que foram ligadas há muito tempo todas grandezas constantes
 - condensadores → circuito aberto
 - bobines → curto-circuito



• analisar circuito resistivo resultante (KCL nó A, KVL malha exterior)

$$\begin{cases} I_{L1} + 3 = I_{L2} \\ -9 + 6I_{L1} + (3+6)I_{L2} = 0 \end{cases} \begin{cases} I_{L1} = -1, 2 A \\ I_{L2} = 1, 8 A \end{cases}$$

$$W_{C1} = 2,62 \text{ mJ} \quad W_{C2} = 2,92 \text{ mJ}$$

$$W_{L1} = 1,44 \text{ mJ} \quad W_{L2} = 6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C1} = -6I_{L1} + 9 = 16, 2 V$$

$$W_{C1} = -6I_{L1} + 9 = 16, 2 V$$

$$W_{C2} = 2,92 \text{ mJ}$$

$$W_{C3} = 2,62 \text{ mJ} \quad W_{C2} = 2,92 \text{ mJ}$$

$$W_{C1} = 1,44 \text{ mJ} \quad W_{C2} = 6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C3} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C4} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C4} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C5} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C6} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C7} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C8} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C9} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C1} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C2} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C3} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C4} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C5} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C6} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C7} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C8} = -6,48 \text{ mJ}$$

$$W_{C9} = -6,4$$

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

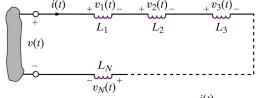
Associação de Bobines

18

Bobines em série

- KVL $v(t) = v_1(t) + v_2(t) + \cdots + v_N(t)$
- $v(t) = L_1 \frac{di(t)}{dt} + L_2 \frac{di(t)}{dt} + \dots + L_N \frac{di(t)}{dt}$

$$v(t) = (L_1 + L_2 + \dots + L_N) \frac{di(t)}{dt}$$



 $i_1(t)$

$$L_{S} = L_{1} + L_{2} + \dots + L_{N}$$



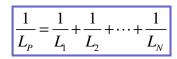
• Bobines em paralelo

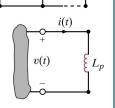
• KCL $i(t) = i_1(t) + i_2(t) + \cdots + i_N(t)$

$$i_k(t) = \frac{1}{L_k} \int_{-\infty}^{t} v(x) dx \quad k = 1, 2, \dots, N$$

$$i(t) = \left(\frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2} + \dots + \frac{1}{L_N}\right) \int_{-\infty}^{t} v(x) dx$$

$$\frac{1}{L_P} = \frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2} + \dots + \frac{1}{L_N}$$



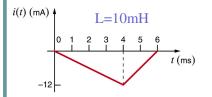


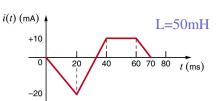
- 2 bobines em paralelo $\frac{1}{L_p} = \frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2}$ $L_p = \frac{L_1 L_2}{L_1 + L_2}$ $L_p < L_1, L_2$

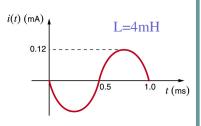
Exemplos de aplicação

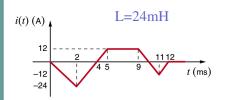
19

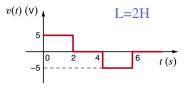
• Determinar a tensão/corrente na bobine

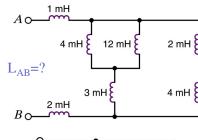


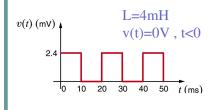


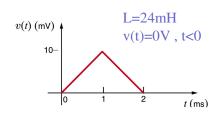


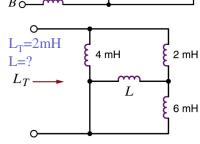












© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

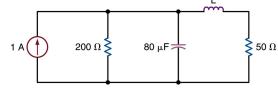
TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

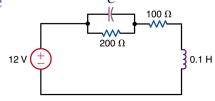
Exemplos de aplicação

20

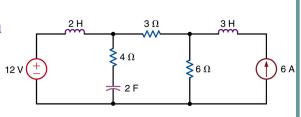
• Se energia total armazenada no circuito é 80mJ, quanto vale



• Calcular C sabendo que energia armazenada no condensador é igual à energia armazenada na bobine

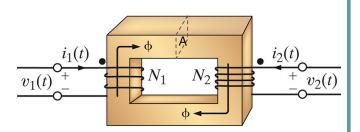


 Calcular a potência dissipada na R=3Ω e a energia armazenada no condensador



Constituição

- 2 bobines adjacentes
 - primário e secundário
- existe ligação magnética φ
- não existe ligação eléctrica
 - isolamento eléctrico



Transformador ideal

- resistência dos fios é desprezada
- fluxo φ no núcleo liga todas as espiras das 2 bobines

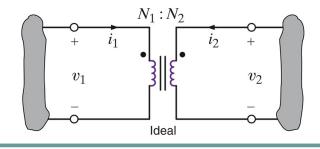
$$v_1(t) = N_1 \frac{d\phi}{dt}$$

$$\frac{v_1}{v_2} = \frac{N_1}{N_2}$$

$$v_2(t) = N_2 \frac{d\phi}{dt}$$

$$\oint Hdl = N_1 i_1 + N_2 i_2 = 0$$

$$\frac{i_1}{i_2} = -\frac{N_2}{N_1}$$



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

22

Transformador

Níveis de Tensão, Corrente e Resistência são alteradas

$$v_1 = \frac{N_1}{N_2} v_2$$

$$i_1 = -\frac{N_2}{N_1}i_2$$

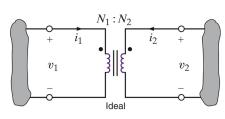
$$\frac{i_1 = -\frac{N_2}{N_1}i_2}{i_1} = R_1 = \frac{\frac{N_1}{N_2}v_2}{-\frac{N_2}{N_1}i_2} = \left(\frac{N_1}{N_2}\right)^2 \frac{v_2}{-i_2}$$

$$R_1 = \left(\frac{N_1}{N_2}\right)^2 R_2$$

Nível de Potência não se altera

$$N_1 i_1 + N_2 i_2 = 0$$
 $v_1 i_1 + v_1 \frac{N_2}{N_1} i_2 = 0$ $v_1 i_1 + v_2 i_2 = 0$

- Análise de circuitos com transformadores ideais
 - reflectir grandezas do primário/secundário no secundário/primário
 - usando as relações do quociente do número de espiras
 - necessário ter atenção à marcação
 - polaridade das tensões
 - sentido das correntes
 - sentido acoplamento magnético



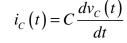
Análise de Transitórios em Circuitos

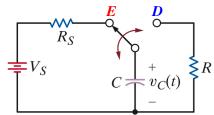
• Circuitos de 1^a ordem

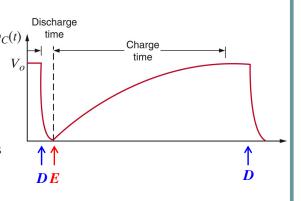
- contêm apenas um elemento armazenador de energia
 - circuitos RC
 - circuitos RL
- descritos por equação diferencial de 1ª ordem

Análise do circuito

- comportamento do circuito quando existem alterações no circuito
 - interruptor abre/fecha
 - fonte ligada/desligada ou com valor alterado num instante de tempo $v_C(t)$
- tensões e correntes vão-se alterar transitoriamente
 - análise do circuito permite determinar qual a forma dos transitórios
- ao fim de algum tempo tensões e correntes ficam com valores constantes
 - regime estacionário







© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

24

Solução da eq. diferencial de 1ª ordem

- Solução da eq. diferencial de 1ª ordem genérica
 - $x_p(t)$ solução particular (forçada)
 - é uma solução da eq. diferencial genérica
 - depende da função f(t)
 - $x_c(t)$ solução complementar (natural)
 - é uma solução da eq. homogénea
 - só depende da topologia do circuito
 - solução total da eq. diferencial de partida

$$\frac{dx(t)}{dt} + ax(t) = f(t)$$

$$\frac{dx(t)}{dt} + ax(t) = 0$$

$$x(t) = x_p(t) + x_c(t)$$

• Para uma função constante f(t)=A

$$\frac{dx_p(t)}{dt} + ax_p(t) = A \quad \to \quad x_p(t) = K_1 = \frac{A}{a}$$

$$\frac{dx_c(t)}{dt} + ax_c(t) = 0 \quad \to \quad x_c(t) = K_2 e^{-at} \qquad \tau = \frac{1}{a}$$

$$x(t) = K_1 + K_2 e^{-t/\tau}$$

$$\begin{cases} x(+\infty) = K_1 \\ x(0) = K_1 + K_2 \end{cases}$$

v(t)

C +

- Como varia a tensão no condensador?
- Antes do interruptor fechar em t=0
 - regime estacionário grandezas constantes
 - fonte já estava ligada há muito tempo
 - condensador estava descarregado



- tensão no condensador não pode variar instantaneamente
- $v_C(0^+) = v_C(0^-) = v_C(0) = 0$

 $v_{C}(0^{-})=0$

 $v_C(+\infty) = V_S$

- Deixando passar muito tempo $t=+\infty$
 - regime estacionário grandezas constantes
 - condensador comporta-se como circuito aberto
- Durante o transitório
 - KCL

$$\frac{V_S - v_C(t)}{R} = C \frac{dv_C(t)}{dt} \rightarrow \frac{dv_C(t)}{dt} + \frac{1}{RC} v_C(t) = V_S$$

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

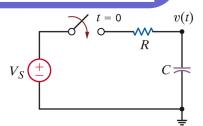
Marco de 2008

26

Análise de Transitório em circuito RC (cont.)

• Assumir a solução da eq. diferencial

$$v_C(t) = K_1 + K_2 e^{-t/\tau}$$



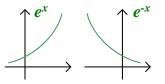
• Determinar as constantes (K_1, K_2, τ) a partir do circuito

$$v_C(0) = 0 \land v_C(0) = K_1 + K_2 \implies K_1 + K_2 = 0$$

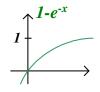
 $v_C(+\infty) = V_S \land v_C(+\infty) = K_1 \implies K_1 = V_S$

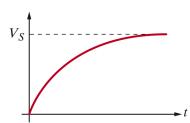
 $\tau = RC$

• A solução é: $v_C(t) = V_S - V_S e^{-\frac{t}{RC}} = V_S \left(1 - e^{-\frac{t}{RC}}\right)$ $t \ge 0$









Método de cálculo de Transitório em RC

• Assumir que a solução para a tensão no condensador é

$$v_C(t) = K_1 + K_2 e^{-\frac{t - t_0}{\tau}}$$

- t₀ instante em que ocorre alteração no circuito (interruptor abre/fecha)
- Calcular constante K₁
 - t=+∞ regime estacionário (grandezas constantes)
 - fazer análise do circuito e determinar $v_C(+\infty)$

$$v_C(+\infty) = K_1$$

• Calcular constante K₂

- t=t₀⁻ regime estacionário (grandezas constantes)
- fazer análise do circuito e determinar $v_C(t_0^-)$
- $v_C(t_0^-) = v_C(t_0^+) = v_C(t_0)$ $v_C(t_0) = K_1 + K_2$
- continuidade na tensão no condensador
 calcular K₂
- Calcular constante de tempo τ
 - calcular R_{Th} resistência equivalente de Thévenin vista pelo condensador
 - calcular τ

$$\tau = R_{Th}C$$

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Marco de 2008

28

Exemplo de aplicação

• Calcular i(t) admitindo que interruptor está em 1 há muito tempo e muda para 2 em t=0 t=0 $R_1 = v(t) = i(t)$

• relacionar i(t) com $v_C(t)$

$$i(t) = \frac{v_C(t)}{R_2}$$

• determinar $v_C(t) = K_1 + K_2 e^{-\frac{t-t_0}{\tau}}$

• calcular K₁

• $t=+\infty$ $v_C(+\infty)=0=K_1$

• regime estacionário

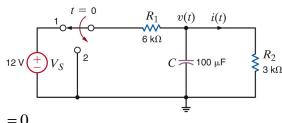
• calcular K₂

• t=0-

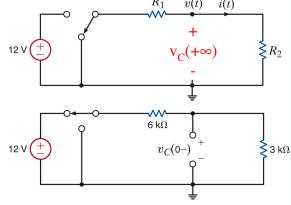
• regime estacionário

$$v_C(0-) = \frac{3k}{3k+6k} 12 = 4V$$

$$v_C(0+) = v_C(0-) = 4V = K_1 + K_2$$



 $t_0 = 0$



 $K_2 = 4 V$

Exemplo de aplicação (continuação)

- Calcular i(t) admitindo que interruptor está em 1 há muito tempo e muda para 2 em t=0
 - calcular τ
 - interruptor em 2
 - R_{Th} vista pelo condensador

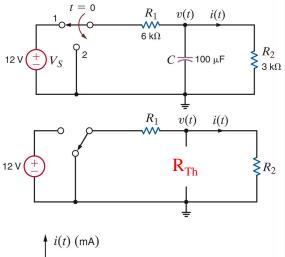
$$R_{Th} = R_1 // R_2 = 2 k\Omega$$

$$\tau = R_{Th}C = 0, 2 s$$

• obter $v_{C}(t)$ $v_{C}(t) = \begin{cases} 4 & , & t \leq 0 \\ \frac{t}{0.2} & , & t \geq 0 \end{cases}$ [V]

• obter i(t)

$$i(t) = \begin{cases} \frac{4}{3} & , & t \le 0 \\ \frac{4}{3}e^{-\frac{t}{0.2}} & , & t \ge 0 \end{cases}$$
 [mA]



i(t) (mA) $\frac{4}{3}$ t

© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

30

Método de cálculo de Transitório em RL

Assumir que a solução para a corrente na bobine é

$$i_L(t) = K_1 + K_2 e^{-\frac{t - t_0}{\tau}}$$

- t₀ instante em que ocorre alteração no circuito (interruptor abre/fecha)
- Calcular constante K₁
 - t=+∞ regime estacionário (grandezas constantes)
 - fazer análise do circuito e determinar $i_L(+\infty)$

$$i_L(+\infty) = K_1$$

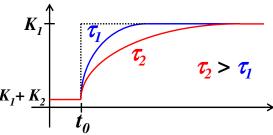
- Calcular constante K₂
 - t=t₀⁻ regime estacionário (grandezas constantes)
 - fazer análise do circuito e determinar $i_L(t_0^-)$
 - continuidade na corrente na bobine
 - calcular K₂
- Calcular constante de tempo τ
 - ullet calcular R_{Th} resistência equivalente de Thévenin vista pela bobine
 - calcular τ

$$i_{L}\left(t_{0}^{-}\right)=i_{L}\left(t_{0}^{+}\right)=i_{L}\left(t_{0}\right)$$

$$i_{I}\left(t_{0}\right)=K_{1}+K_{2}$$

Propriedades da solução $x(t)=K_1+K_2e^{-(t-t0)/\tau}$

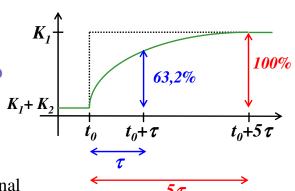
- Constante de tempo τ
 - indica rapidez da variação da curva
 - τ menor mais rápida
 - τ maior mais lenta



- Ao fim de uma constante de tempo
 - $\Delta t = \tau$
 - variação de 63,2% $(1-e^{-1}) \times 100\% = 63,2\%$
- Ao fim de 5 constantes de tempo
 - $\Delta t = 5 \tau$
 - variação de 99,3%

$$(1-e^{-5})\times 100\% = 99,3\% \approx 100\%$$

• considera-se que foi atingido valor final



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

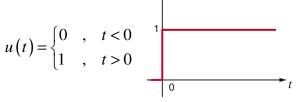
Março de 2008

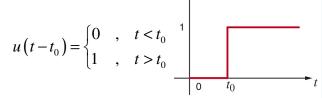
32

Função escalão

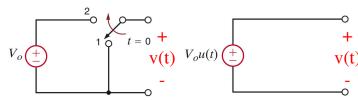
• Função escalão (unitário)

• permite a descrição matemática de mudança brusca $u(t-t_0)$

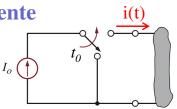


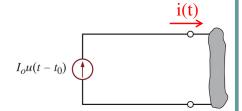


• Ligar fonte de tensão em t=0



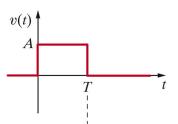
• Ligar Fonte de corrente em t=t₀





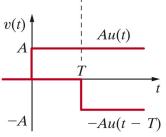
• Descrição matemática de impulso 0<t<T

$$v(t) = \begin{cases} 0 & , & t < 0 \\ A & , & 0 < t < T \\ 0 & , & T < t \end{cases}$$



• Subtraindo 2 escalões de altura A

$$v(t) = Au(t) - Au(t-T)$$

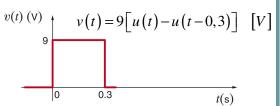


• Descrição matemática de impulso t₀<t<t₀+T

• t₀ – instante de início do impulso

• T – largura do impulso

$$v(t) = A\{u(t-t_0)-u(t-(t_0+T))\}$$



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

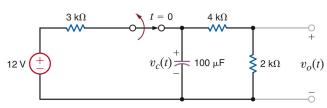
TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

Exemplos de aplicação

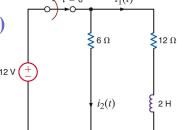
34

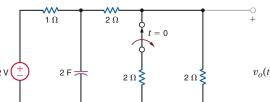
• Calcular $v_0(t)$



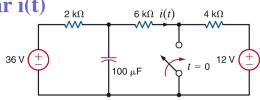
 $R_{1} \qquad L \qquad \qquad \downarrow \\ 2\Omega \qquad \qquad \downarrow t = 0 \qquad \qquad \downarrow t = 0$ $12V \qquad \qquad \downarrow V_{S_{1}} \qquad \qquad \downarrow R_{2} \qquad \downarrow 2\Omega \qquad \qquad \downarrow v_{o}(t)$ $4V \qquad \qquad \downarrow V_{S_{2}} \qquad \qquad \downarrow V_{O}(t)$

• Calcular i₁(t)



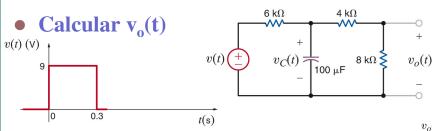


• Calcular i(t)

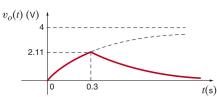


Exemplos de aplicação

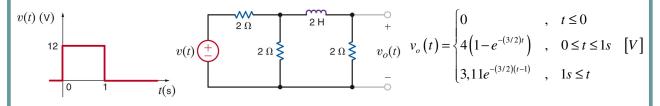




- 1- calcular v_o(t) para 0<t<0,3s como se não ocorresse a 2ª transição em v(t)
- 2- calcular $v_o(t)$ para t>0,3s como se não ocorresse 1ª transição mas sabendo que $v_o(t=0,3s)$ é o ponto de partida



• Calcular $v_0(t)$



© T.M.Almeida IST-DEEC-ACElectrónica

TCFE Análise de Circuitos Dinâmicos no Domínio do Tempo

Março de 2008

Números complexos

- PRÓXIMA AULA
- Vai ser necessário fazer cálculos com números complexos
- Relembrar cálculo com números complexos
 - representação no plano complexo
 - forma cartesiana e forma polar
 - equação de Euler
 - soma e subtracção
 - multiplicação e divisão
 - complexo conjugado
 - ...