

3 Линеарни временски инваријантни (LTI) системи

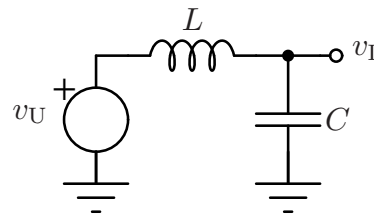
Задаци

1.¹ Континуалан систем је диференцијалном једначином у облику $a_0y + a_1 \frac{dy}{dt} + a_2 \frac{d^2y}{dt^2} + \dots + a_n \frac{d^ny}{dt^n} = x$, где су $x = x(t)$ и $y = y(t)$ побуда и одзив тога система, а a_j ($j \in \{1, 2, \dots, n\}$) су познате реалне константе. Одредити (а) одзив система на дате почетне услове $y(0^-), \frac{dy}{dt}(0^-), \dots, \frac{d^{n-1}y}{dt^{n-1}}(0^-)$. (б) Уколико је побуда дата у неком од облика

(i) $x = Ce^{\sigma t} u(t)$, (ii) $x = Cu(t)$ (iii) $x = C \cos(\omega_0 t) u(t)$, (iv) $x = C \sin(\omega_0 t) u(t)$,

где су $C, \sigma, \omega_0 \in \mathbb{R}$, дискутовати и **устаљени одзив** система.

2. У колу са слике познати су $L = 100 \mu\text{H}$ и $C = 1 \mu\text{F}$. У почетном тренутку у колу нема акумулисане енергије. Посматра се систем чији је улаз напон побудног генератора $v_U = v_U(t)$ а излаз напон у колу $v_I = v_I(t)$. Познато је $v_I(t < 0) = 0$ а побуда је у облику $v_U(t) = V_m \sin(\omega t) u(t)$, где је $V_m = 10 \text{ mV}$. Одредити и скицирати напон на излазу система када је кружна учестаност побудног генератора (а) $\omega = 10^3 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$ и (б) $\omega = 10^5 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$. За учестаност из тачке б) скицирати и (в) дијаграм снаге коју улаже напонски генератор у колу $p_g = p_g(t)$.



3. Дати су сигнали $x = x(t)$ који се доводе на улаз система чији је импулсни одзив дат изразом $h = h(t)$. Одредити одзив на побуду у случајевима:

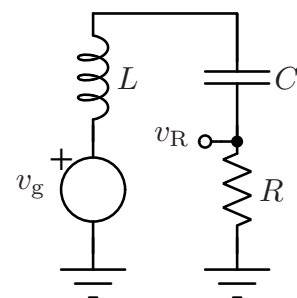
- (а) $x(t) = u(t)$, $h(t) = \delta(t - T)$, $T \in \mathbb{R}$
- (б) $x(t) = e^{-at} u(t)$, $h(t) = e^{-bt} u(t)$, где су $a, b \in \mathbb{R}_0^+$ и $a \neq b$
- (в) $x(t) = t^k u(t)$, $h(t) = u(t)$, где је $k \in \mathbb{Z}$.
- (г) $x(t) = u(t) - u(t - T) u(t)$, $h(t) = x(t)$, где је $T \in \mathbb{R}^+$.

4. LTI системи дати су диференцијалним једначинама

(i) $(D + 1)(D^2 + 2D + 2)y = x$ (ii) $(D + 1)(D^2 + 2D + 2)y = Dx$

где су $x = x(t)$ и $y = y(t)$ улаз и излаз тих система редом. Одредити (а) импулсне одзиве и (б) испитати стабилност ових система.

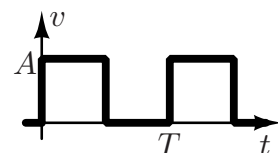
5. У колу са слике познато је $C = 4 \text{ pF}$, $R = 100 \Omega$ и $L = 10 \text{ nH}$. Посматра се систем чији је улаз емс побудног напонског генератора $v_g = v_g(t)$ а излаз напон отпорника $v_R = v_R(t)$. Одредити (а) импулсни одзив овог система. На основу резултата претходне тачке одредити и (б) одскочни одзив система. Одредити и (в) одзив на побуду $v_g = V_0 e^{\sigma t} u(t)$, где су $\sigma = -5 \times 10^9 \text{ s}^{-1}$, $V_0 = 1 \text{ mV}$.



6. Полазећи од дефиниције конволуције два континуална сигнала, $x = x(t)$ и $y = y(t)$, доказати да је $\int_{-\infty}^{\infty} (x * y) dt =$

$\left(\int_{-\infty}^{\infty} x dt \right) \left(\int_{-\infty}^{\infty} y dt \right)$, под условом да оба интеграла са десне стране конвергирају.

7. За периодичне сигнале са основним периодом T може се дефинисати операција *периодичне конволуције* као $x \otimes y = \int_0^T x(\tau)y(t - \tau) d\tau$. Периодична поворка униполарних правоугаоних импулса $v = v(t)$ приказана је на слици. Одредити $v \otimes v$.



¹ Видети и задатке 2.41, 2.42, 2.43, 2.44, 2.49 из референтне збирке задатака.

Таблица за колоквијум и испит

Конволуција континуалних сигнала.

$x(t)$	$y(t)$	$x * y(t)$
$e^{\lambda t} u(t)$	$e^{\lambda t} u(t)$	$\frac{1}{2} t e^{\lambda t} u(t)$
$t^N u(t)$	$e^{\lambda t} u(t)$	$\left(\frac{N! e^{\lambda t}}{\lambda^{N+1}} - \sum_{k=0}^N \frac{N! t^{N-k}}{\lambda^{k+1} (N-k)!} \right) u(t)$
$t^M u(t)$	$t^N u(t)$	$\frac{M! N!}{(N+M+1)!} t^{N+M+1} u(t)$
$t e^{\lambda_1 t} u(t)$	$e^{\lambda_2 t} u(t)$	$\frac{e^{\lambda_2 t} - e^{\lambda_1 t} + (\lambda_1 - \lambda_2) t e^{\lambda_1 t}}{(\lambda_1 - \lambda_2)^2} u(t)$
$t^M e^{\lambda t} u(t)$	$t^N e^{\lambda t} u(t)$	$\frac{M! N!}{(N+M+1)!} t^{N+M+1} e^{\lambda t} u(t)$
$e^{-\sigma t} \cos(\omega t + \theta) u(t)$	$e^{\lambda t} u(t)$	$\frac{\cos(\theta - \phi) e^{\lambda t} - e^{-\sigma t} \cos(\omega t + \theta - \phi)}{\sqrt{\omega^2 + (\sigma + \lambda)^2}} u(t)$ где је $\phi = \arg((\sigma + \lambda) + j\omega)$

При чему су: $\lambda_1, \lambda_2, \lambda, \omega, \theta, \sigma \in \mathbb{R}$; $\lambda_1 \neq \lambda_2$; $e \approx 2,71 \dots$ је основа природног логаритма; $M, N \in \mathbb{N}$

Решења

1. Опште решење је збир хомогеног и партикуларног дела $y = y_h + y_p$.

(а) Хомогени део, ~~одзив на почетне услове~~, се одређује на основу корена карактеристичног полинома диференцијалне једначине система $P(\lambda) = a_0 + a_1\lambda + \dots + a_n\lambda^n$ и описује прелазни режим (енг. *Transient*). У зависности од структуре скупа коренова овог полинома налазе се појединачна партикуларна решења хомогеног дела као:

- Сваком реалном јединствени корену λ одговара само $e^{\lambda t}$;
- Сваком реалном k -струком корену λ одговарају $\{e^{\lambda t}, te^{\lambda t}, \dots, t^{k-1}e^{\lambda t}\}$;
- Сваком једноструком пару комплексно конјугованих коренова $\underline{\lambda} = \sigma \pm j\omega$ одговарају $\{e^{\sigma t} \cos(\omega t), e^{\sigma t} \sin(\omega t)\}$;
- Сваком k -струком пару комплексно конјугованих коренова $\underline{\lambda} = \sigma \pm j\omega$ одговарају

$$\{e^{\sigma t} \cos(\omega t), e^{\sigma t} \sin(\omega t), te^{\sigma t} \cos(\omega t), te^{\sigma t} \sin(\omega t), \dots, t^{k-1}e^{\sigma t} \cos(\omega t), t^{k-1}e^{\sigma t} \sin(\omega t)\}$$

Хомогени део налази се као линеарна комбинација ових решења која је одређена са n коефицијената. Коефицијенти се одређују на основу задатих почетних услова. Уколико су сви почетни услови равни нули, нпр. уколико нема енергије у колу, онда сопствени одзив система није побуђен и раван је нули

(б) Партикуларни део, **устаљени простопериодичан режим за периодичну побуду или константну компоненту за константну побуду**, се одређује разним методама. У случају експоненцијалне побуде $x(t) = Ce^{at}$, где a није

корен $P(\lambda)$, се показује да је партикуларно решење $y_p(t) = \frac{e^{at}}{P(a)}$. Уколико је a једноструки корен корен $P(\lambda)$

онда је партикуларно решење $y_p(t) = \frac{te^{at}}{P'(a)}$. Уопштено, уколико је a k -гоструки корен $P(\lambda)$ онда је партикуларно

решење $y_p(t) = \frac{t^k e^{at}}{P^{(k)}(a)}$.

Доказ опште форме овог правила излази ван оквира овог курса, али се може пронаћи, на пример, на MIT курсу *Differential Equations 18.03* који је слободно доступан на линку:

<https://ocw.mit.edu/courses/mathematics/18-03sc-differential-equations-fall-2011/index.htm>

Полазећи од почетне странице треба ићи: *Unit II: Second Order Constant Coefficient Linear Equations* → *Linear Operators (Linear Time Invariance)* → *Proof of the Generalized Exponential Response Formula (PDF)*

У следећим тачкама је претпостављено да одговарајући чланови нису корени карактеристичног полинома. У случају да јесу, закључак се слично изводи.

(i) Партикуларни део за експоненцијалну побуду је непосредно дат изразима из претходне тачке. Односно, $y_p = \frac{Ce^{\sigma t}}{P(\sigma)}u(t)$

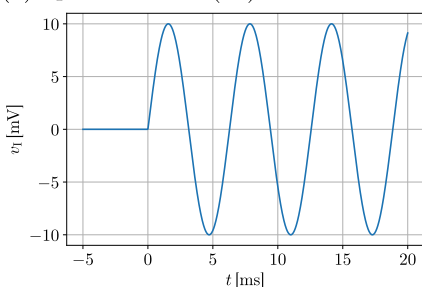
(ii) Побуда $x(t) = Cu(t)$ се може представити и као $x(t) = Ce^{0t}u(t)$ тако да је $y_p = \frac{C}{P(0)}u(t)$.

(iii) Одзив се може тражити на основу $x(t) = \text{Re}\{Ce^{j\omega t}\}$. На основу линеарности је $y_p = \text{Re}\left\{\frac{Ce^{j\omega t}}{P(j\omega)}\right\}u(t)$.

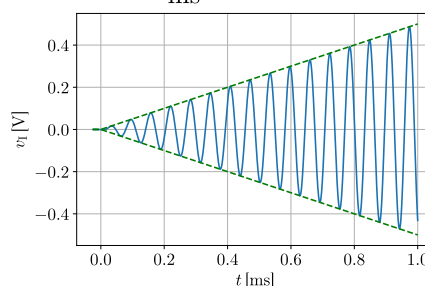
(iv) Одзив се може тражити на основу $x(t) = \text{Im}\{Ce^{j\omega t}\}$. На основу линеарности је $y_p = \text{Im}\left\{\frac{Ce^{j\omega t}}{P(j\omega)}\right\}u(t)$.

2.

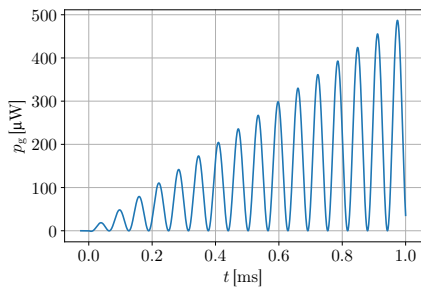
(а) $v_I \approx 10 \text{ mV} \sin(\omega t)$



(б) $v_I = -0,5 \frac{\text{V}}{\text{ms}} t \cos(\omega t)$



$$(B) p_g = 250 \frac{\mu W}{ms} (t \cos(2\omega t) + t + 10^{-5} \sin(2\omega t))$$



На слици су приказани и резултати добијени симулатором QUCS.

dc simulation

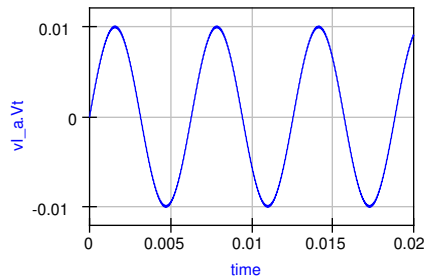
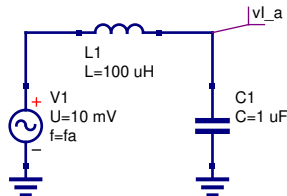
DC1

Equation

$$\text{Eqn2} \\ f_a = 1e3 / (2 * \pi)$$

Equation

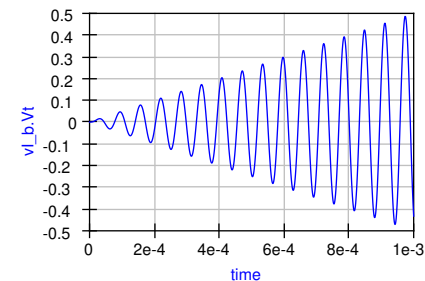
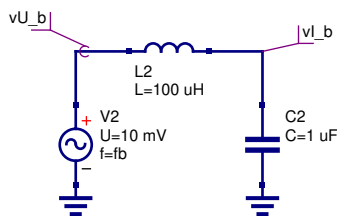
$$\text{Eqn1} \\ f_b = 1e5 / (2 * \pi)$$



transient simulation

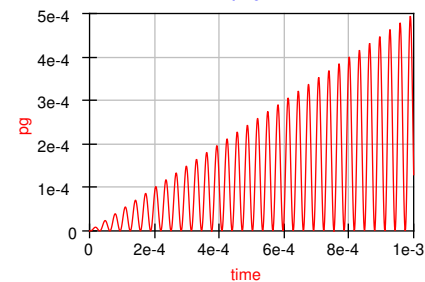
TR1

Type=lin
Start=0
Stop=20 ms
initialDC=no



Equation

$$\text{Eqn3} \\ p_g = -V2.it * vU_b.Vt$$



3. (a) $y_p(t) = u(t - T)$, (б) $y_p(t) = \frac{e^{-bt} - e^{-at}}{a - b} u(t)$, (B) $y_p(t) = \frac{t^{k+1}}{k + 1} u(t)$ (r) $y_p(t) = \text{tri} \left(\frac{t}{T} - 1 \right)$

4. (a) $h^{(i)}(t) = e^{-t} (1 - \cos(t)) u(t)$, $h^{(ii)}(t) = e^{-t} \left(\sqrt{2} \sin \left(t + \frac{\pi}{4} \right) - 1 \right) u(t)$ (б) Оба система су стабилна.

5. (a) $h_g(t) = \frac{R}{L} (1 + \lambda t) e^{\lambda t} u(t)$, (б) $s_g(t) = \frac{R}{L} t e^{\lambda t} u(t)$, где је $\lambda = -5 \times 10^9 \text{ s}^{-1}$ (B) $v_{I,p}(t) = \left(\frac{V_0 R \lambda t^2 e^{\lambda t}}{2L} + \frac{V_0 R t e^{\lambda t}}{L} \right) u(t)$

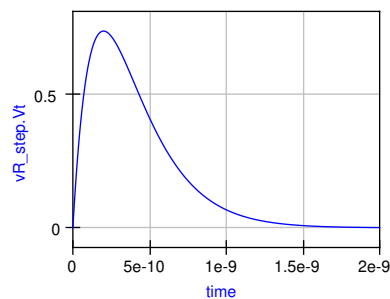
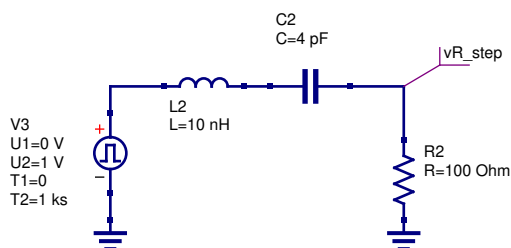
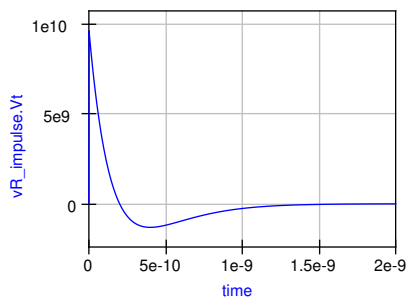
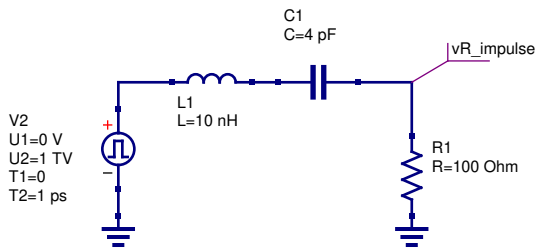
На слици су приказани и резултати за импулсни и одскочни одзив добијени симулатором *QUCS* за побудни импулс $v_g^{(1)} = 1 \text{ Wb } \delta(t)$ и побудни одскочни сигнал $v_g^{(2)} = 1 \text{ Vu}(t)$. Посебно, приметити начин на који је реализован делта импулс као правоугаони импулс веома кратког трајања од $T = 1 \text{ ps}$ и амплитуде $V_\delta = 1 \text{ TV} = 10^{12} \text{ V}$.

transient simulation

dc simulation

DC1

TR1
Type=lin
Start=0
Stop=10 ns
initialDC=no



$$6. \int_{t=-\infty}^{\infty} \int_{\tau=-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t-\tau) d\tau dt = \int_{\tau=-\infty}^{\infty} \int_{t=-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t-\tau) dt d\tau = \left(\int_{-\infty}^{\infty} x dt \right) \left(\int_{-\infty}^{\infty} y dt \right)$$

$$7. v \otimes v(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{tri} \left(\frac{2(t-kT)}{T} - 1 \right).$$