

Proyecto Final

Control Systems Analysis and Design using Python.

OBJETIVOS:

- Realizar una exploración, análisis e implementación de sistemas de control en Python para sistemas dinámicos lineales y no lineales.
- Desarrollar algoritmos numéricos en Python para el análisis de sistemas dinámicos continuos.
- Implementar rutinas de programación para la simulación de un sistema de control en el dominio de la frecuencia y en el tiempo.
- Implementar el sistema dinámico lineal y no lineal validando el controlador diseñado con PYTHON.

CORTE 1

- Estudie las siguientes referencias para construir algoritmos de simulación y control en Python.
 - a. Python for Control Engineering.pdf (halvorsen.blog)
 - b. control systems python Google Search
 - C. <u>Python Control Systems Library Python Control Systems Library dev documentation</u> (<u>python-control.readthedocs.io</u>)
- 2. Tome el siguiente sistema dinámico denominada Oscilador de Resistencia Negativa¹

¹ Tomado del Libro Nonlinear Systems, Hassan Khalil, Pearson, pag 348.



Figure A.6 shows the basic circuit of an important class of electronic oscillators [25]. The inductor and capacitor are assumed to be linear, time invariant and passive, that is, L > 0 and C > 0. The resistive element is an active circuit characterized by the v-i characteristic i = h(v), shown in the figure. The function $h(\cdot)$ satisfies the conditions

$$h(0) = 0$$
, $h'(0) < 0$, $h(v) \operatorname{sign}(v) \to \infty$ as $|v| \to \infty$

where h'(v) is the derivative of h(v) with respect to v. By Kirchhoff's current law,

$$i_C + i_L + i = 0$$

Hence,

$$C\frac{dv}{dt} + \frac{1}{L} \int_{-\infty}^{t} v(s) \ ds + h(v) = 0$$

Differentiating once with respect to t and multiplying through by L, we obtain

$$CL\frac{d^2v}{dt^2} + v + Lh'(v)\frac{dv}{dt} = 0$$

The foregoing equation can be written in a form that coincides with some well-known equations in nonlinear systems theory by changing the time variable from t to $\tau = t/\sqrt{CL}$. The derivatives of v with respect to t and τ are related by

$$\frac{dv}{d\tau} = \sqrt{CL} \frac{dv}{dt}$$
 and $\frac{d^2v}{d\tau^2} = CL \frac{d^2v}{dt^2}$

Denoting the derivative of v with respect to τ by \dot{v} , we can rewrite the circuit equation as

$$\ddot{v} + \varepsilon h'(v)\dot{v} + v = 0$$



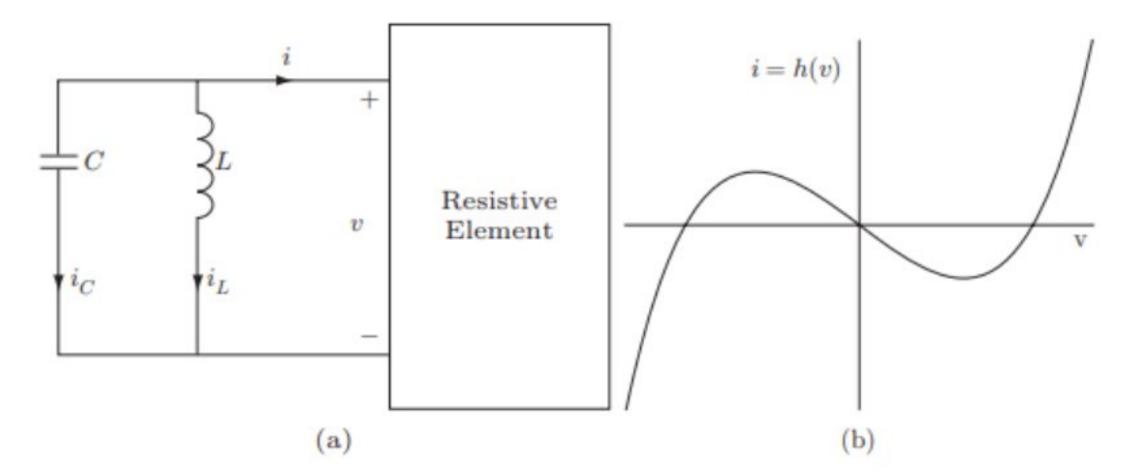


Figure A.6: (a) Basic oscillator circuit; (b) Typical driving-point characteristic.

where $\varepsilon = \sqrt{L/C}$. This equation is a special case of Liénard's equation

$$\ddot{v} + f(v)\dot{v} + g(v) = 0 \tag{A.8}$$

When $h(v) = -v + \frac{1}{3}v^3$, the circuit equation takes the form

$$\ddot{v} - \varepsilon (1 - v^2)\dot{v} + v = 0 \tag{A.9}$$

which is known as the Van der Pol equation. This equation, which was used by Van der Pol to study oscillations in vacuum tube circuits, is a fundamental example in nonlinear oscillation theory. It possesses a periodic solution that attracts every other solution except the zero solution at the unique equilibrium point $v = \dot{v} = 0$. To write a state model for the circuit, let us take $x_1 = v$ and $x_2 = \dot{v}$ to obtain

$$\dot{x}_1 = x_2, \qquad \dot{x}_2 = -x_1 - \varepsilon h'(x_1)x_2$$
 (A.10)

Alternatively, if we take the state variables as $z_1 = i_L$ and $z_2 = v_c$, we obtain the state model

$$\dot{z}_1 = z_2/\varepsilon, \qquad \dot{z}_2 = \varepsilon[-z_1 - h(z_2)] \tag{A.11}$$

The state models in the x and z coordinates look different, but they are equivalent representations of the system. This equivalence can be seen by noting that these models can be obtained from each other by a change of coordinates z = T(x). Since we have chosen both x and z in terms of physical variables, it is not hard to find the map T. We have

$$x_1 = v = z_2$$

$$x_2 = \frac{dv}{d\tau} = \sqrt{CL} \frac{dv}{dt} = \sqrt{\frac{L}{C}} [-i_L - h(v_C)] = \varepsilon [-z_1 - h(z_2)]$$



Thus,

$$z = T(x) = \begin{bmatrix} -h(x_1) - x_2/\varepsilon \\ x_1 \end{bmatrix} \quad \text{and} \quad x = T^{-1}(z) = \begin{bmatrix} z_2 \\ -\varepsilon z_1 - \varepsilon h(z_2) \end{bmatrix}$$

If a current source with current u is connected in parallel with the circuit, we arrive at the forced equation

$$\dot{z}_1 = z_2/\varepsilon, \qquad \dot{z}_2 = \varepsilon[-z_1 - h(z_2) + u]$$
 (A.12)

a special case of which is the forced van der Pol equation

$$\dot{z}_1 = z_2/\varepsilon, \qquad \dot{z}_2 = \varepsilon \left[-z_1 + z_2 - \frac{1}{3}z_2^3 + u \right]$$
 (A.13)

- 1. Escriba las dinámicas no lineales del sistema en la forma $\dot{x} = f(x, u)$, donde x corresponde a los estados y u corresponde a la entrada de control.
- Aplique un método numérico tipo ODE en Python para encontrar diferentes soluciones a 100 condiciones iniciales diferentes del sistema autónomo no lineal. Grafique las soluciones en el mismo plot. Analice y concluya.
- Escribir el sistema linealizado en un punto de operación, obteniendo un espacio de estados LTI (A, B, C, D). Simule este sistema en Python a una entrada tipo escalón.
- 4. Determine el plano de fase del sistema para $x_1(t)$ vs $x_2(t)$, ¿Qué se puede analizar de esta representación? Explique el código en Python para encontrar el campo vectorial.
- Determine los valores y vectores propios del sistema linealizado en Python, analice el comportamiento de esta representación.
- Escriba la forma diagonal del sistema linealizado usando Python.
- 7. Obtenga la solución fundamental del sistema lineal a través de la aplicación de los autovalores y autovectores. Determine los modos de oscilación del sistema.
- 8. Considere una perturbación u(t) en el modelo no lineal, usando una señal aleatoria. Determine la energía de las señales $x_1(t)$, $x_2(t)$, analice sus resultados.

NOTA

- El laboratorio se debe entregar máximo en grupos de 4 personas, todas las gráficas debidamente comentadas.
- El laboratorio se debe entregar en formato IEEE (consultarlo vía web), se recomienda el uso de LATEX. Máximo 8 páginas.
- El laboratorio debe incluir las gráficas y simulaciones en los puntos que lo ameriten.
- Describir los algoritmos usados en los procedimientos que lo requieran.