

Transformées linéaires

CC3 - Mardi 14 Novembre 2017 - durée : 1h30

sans document - sans calculatrice - sans téléphone portable

Modèle 2D d'une voiture

On s'intéresse dans ce problème à la dynamique d'une voiture modélisée comme un système à 2 degrés de liberté (cf figure 1). On assimile la voiture à une poutre homogène de longueur $2L$ et de masse M dont les extrémités A et B sont reliées aux roues (supposées parfaitement rigides) par deux ressorts identiques (raideur k). On suppose que la voiture se déplace à vitesse constante V (vers les x croissants). On s'intéresse à l'évolution des hauteurs des points A et B au cours du temps notées respectivement $z_A(t)$ et $z_B(t)$ lorsque la voiture roule sur une route dont le profil est irrégulier.

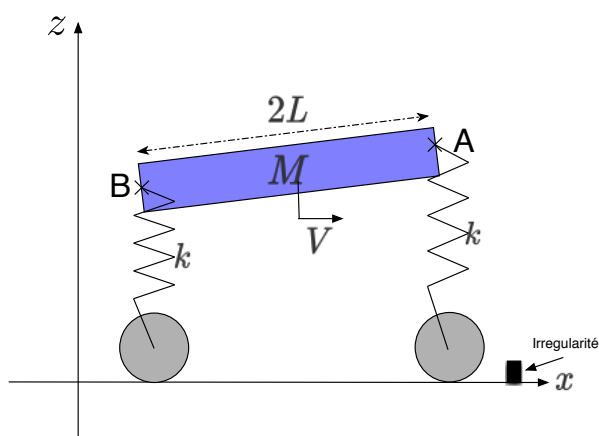


FIGURE 1 – Schématisation du système

La modélisation de ce système (non demandée ici) permet d'écrire les équations du mouvement :

$$\begin{cases} \frac{M}{6} (2\ddot{z}_A + \ddot{z}_B) + kz_A = e_1(t) \\ \frac{M}{6} (\ddot{z}_A + 2\ddot{z}_B) + kz_B = e_2(t) \end{cases} \quad (1)$$

Les fonctions $e_1(t)$ et $e_2(t)$ représentent respectivement les excitations sur les extrémités A et B dues aux irrégularités du profil de la route.

Analyse à l'aide de la transformée de Fourier

1. Justifier que les équations du système 1 sont linéaires.

Solution: cf cours

2. Calculer la transformée de Fourier de chaque équation du système. On notera $\hat{z}_A(\omega)$, $\hat{z}_B(\omega)$, $\hat{e}_1(\omega)$ et $\hat{e}_2(\omega)$ les transformées de Fourier de $z_A(t)$, $z_B(t)$, $e_1(t)$ et $e_2(t)$.

Solution:

$$\begin{cases} \frac{-\omega^2 M}{6} (2\hat{z}_A + \hat{z}_B) + k\hat{z}_A = \hat{e}_1 \\ \frac{-\omega^2 M}{6} (\hat{z}_A + 2\hat{z}_B) + k\hat{z}_B = \hat{e}_2 \end{cases}$$

3. Montrer que les équations trouvées à la question précédente peuvent se mettre sous la forme d'un système matriciel de la forme $\underline{\underline{M}}\underline{Z} = \underline{E}$ avec les vecteurs $\underline{Z} = (\hat{z}_A, \hat{z}_B)$ et $\underline{E} = (\hat{e}_1, \hat{e}_2)$. Donner la matrice $\underline{\underline{M}}$.

Solution:

$$\begin{cases} (\frac{-\omega^2 M}{3} + k)\hat{z}_A + \frac{-\omega^2 M}{6}\hat{z}_B = \hat{e}_1 \\ \frac{-\omega^2 M}{6}\hat{z}_A + (\frac{-\omega^2 M}{3} + k)\hat{z}_B = \hat{e}_2 \end{cases}$$

Donc $\underline{\underline{M}}\underline{Z} = \underline{E}$, avec :

$$\underline{\underline{M}} = \begin{pmatrix} (\frac{-\omega^2 M}{3} + k) & \frac{-\omega^2 M}{6} \\ \frac{-\omega^2 M}{6} & (\frac{-\omega^2 M}{3} + k) \end{pmatrix}$$

4. On rappelle $\underline{\underline{M}}^{-1} = \frac{1}{\det \underline{\underline{M}}}(\text{com} \underline{\underline{M}})^t$ où $\det \underline{\underline{M}}$ désigne le déterminant de la matrice $\underline{\underline{M}}$ et $(\text{com} \underline{\underline{M}})^t$ désigne la transposée de la co-matrice. Montrer qu'il peut exister des fréquences pour lesquelles l'amplitude de \hat{z}_A et \hat{z}_B tend vers l'infini.

Solution: On peut obtenir \hat{z}_A et \hat{z}_B en résolvant le système matriciel précédent : $\underline{Z} = \underline{\underline{M}}^{-1}\underline{E}$ ou encore :

$$\underline{Z} = \frac{1}{\det \underline{\underline{M}}}(\text{com} \underline{\underline{M}})^t \underline{E}$$

Une condition nécessaire pour que les amplitudes restent bornées est que $\det \underline{\underline{M}} \neq 0$. Dans le cas contraire l'amplitude de \hat{z}_A et \hat{z}_B tend vers l'infini.

$$\det \underline{\underline{M}} = \left(\frac{-\omega^2 M}{3} + k\right)^2 - \frac{\omega^4 M^2}{6^2} = 0$$

Ce polynôme a 4 racines complexes (ou réelles).

5. En notant $\omega_0^2 = \frac{k}{M}$, calculer ces fréquences explicitement et montrer que : $\omega_1 = \sqrt{2}\omega_0$ et $\omega_2 = \sqrt{6}\omega_0$

Solution: Posons $\Omega = \omega^2$:

$$\left(\frac{-\Omega M}{3} + k\right)^2 - \frac{\Omega^2 M^2}{6^2} = 0 \quad (2)$$

$$\frac{M^2}{9}(\Omega - \frac{3k}{M})^2 - \frac{\Omega^2 M^2}{6^2} = 0 \quad (3)$$

$$(\Omega - 3\omega_0^2)^2 - \frac{\Omega^2}{4} = 0 \quad (4)$$

$$\Omega^2 + 9\omega_0^4 - 6\Omega\omega_0^2 - \frac{\Omega^2}{4} = 0 \quad (5)$$

$$\frac{3\Omega^2}{4} + 9\omega_0^4 - 6\Omega\omega_0^2 = 0 \quad (6)$$

$$\Omega^2 - 8\omega_0^2\Omega + 12\omega_0^4 = 0 \quad (7)$$

$$(8)$$

Le discriminant de ce polynôme est positif : $\Delta = 64\omega_0^4 - 48\omega_0^4 = 16\omega_0^4$. Les racines sont :

$$\Omega_{1,2} = \frac{8\omega_0^2 \pm 4\omega_0^2}{2}$$

donc : $\Omega_1 = 2\omega_0^2$ et $\Omega_2 = 6\omega_0^2$ Par conséquent les pulsations (on ne garde que les valeurs positives) sont : $\omega_1 = \sqrt{2}\omega_0$ et $\omega_2 = \sqrt{6}\omega_0$

Analyse à l'aide de la transformée de Laplace

On suppose qu'à l'instant initial la voiture est dans sa configuration à l'équilibre : $z_A(t=0) = \dot{z}_A(t=0) = z_B(t=0) = \dot{z}_B(t=0) = 0$. On cherche à modéliser l'influence d'un défaut ponctuel de la route sur la dynamique de la voiture : à l'instant $t = 0$ la roue A touche le défaut. On modélise le contact avec le défaut par l'intermédiaire de la fonction $e_1(t)$: $e_1(t) = \gamma\delta(t)$ où $\delta(t)$ désigne la fonction généralisée de Dirac.

1. La voiture se déplace à vitesse constante V . Donner l'expression de t_1 , l'instant auquel la roue B touche le défaut. Justifier alors que : $e_2(t) = \gamma\delta(t - t_1)$

Solution: La voiture a une longueur $2L$ donc $t_1 = 2L/V$ et $e_2(t) = \gamma\delta(t - 2L/V)$

2. Calculer les transformées de Laplace de chaque équation du système 1. On notera $Z_A(p)$, $Z_B(p)$, $E_1(p)$ et $E_2(p)$ les transformées de Laplace de $z_A(t)$, $z_B(t)$, $e_1(t)$ et $e_2(t)$.

Solution:

$$\begin{cases} \frac{p^2 M}{6} (2Z_A(p) + Z_B(p)) + kZ_A(p) = E_1(p) \\ \frac{p^2 M}{6} (Z_A(p) + 2Z_B(p)) + kZ_B(p) = E_2(p) \end{cases}$$

3. On introduit deux nouvelles grandeurs :

$$\begin{cases} W_1 = (Z_A + Z_B), \\ W_2 = (Z_A - Z_B) \end{cases}$$

Montrer que

$$\begin{cases} W_1(p) = \frac{E_1 + E_2}{\frac{M}{2}p^2 + k}, \\ W_2(p) = \frac{E_1 - E_2}{\frac{M}{6}p^2 + k} \end{cases}$$

Solution: En ajoutant et en soustrayant les équations précédentes on trouve :

$$\begin{cases} W_1(p) = \frac{E_1 + E_2}{\frac{M}{2}p^2 + k}, \\ W_2(p) = \frac{E_1 - E_2}{\frac{M}{6}p^2 + k} \end{cases}$$

4. Calculer les transformées de Laplace $E_1(p)$ et $E_2(p)$ de $e_1(t)$ et de $e_2(t)$.

Solution:

$$\begin{aligned} E_1(p) &= \int_0^{+\infty} \gamma \delta(t) e^{-pt} dt = \gamma \\ E_2(p) &= \int_0^{+\infty} \gamma \delta(t - t_1) e^{-pt} dt = \gamma e^{-pt_1} \end{aligned}$$

5. En déduire les expressions de $W_1(p)$ et $W_2(p)$:

$$\begin{cases} W_1(p) = \frac{\gamma(1 + e^{-pt_1})}{m_1(p^2 + \omega_1^2)}, \\ W_2(p) = \frac{\gamma(1 - e^{-pt_1})}{m_2(p^2 + \omega_2^2)}. \end{cases}$$

Solution: On en déduit les expressions demandées avec $m_1 = M/2$ et $m_2 = M/6$.

avec les pulsations ω_1 et ω_2 définies à la question 3 de la partie précédente et m_1 et m_2 des constantes à déterminer.

6. On donne $\mathcal{L}(e^{-at}h(t)) = \frac{1}{p+a}$, calculer $\mathcal{L}(h(t) \sin(\omega_0 t))$.

Solution:

$$\mathcal{L}(h(t) \sin(\omega_0 t)) = \frac{1}{p^2 + \omega_0^2}$$

7. Calculer $w_1(t)$ et $w_2(t)$ les transformées de Laplace inverses de $W_1(p)$ et $W_2(p)$.

Solution:

$$\begin{cases} W_1(p) = \frac{\gamma}{m_1} \left(\frac{1}{(p^2 + \omega_1^2)} + \frac{e^{-pt_1}}{(p^2 + \omega_1^2)} \right), \\ W_2(p) = \frac{\gamma}{m_2} \left(\frac{1}{(p^2 + \omega_2^2)} + \frac{e^{-pt_1}}{(p^2 + \omega_2^2)} \right) \end{cases}$$

On en déduit les expressions de $w_1(t)$ et $w_2(t)$:

$$\begin{cases} w_1(t) = \frac{\gamma}{m_1} (h(t) \sin(\omega_1 t) + h(t - t_1) \sin(\omega_1(t - t_1))), \\ w_2(t) = \frac{\gamma}{m_2} (h(t) \sin(\omega_2 t) - h(t - t_1) \sin(\omega_2(t - t_1))) \end{cases}$$

8. En déduire les expressions de $z_A(t)$ et $z_B(t)$

Solution: On sait que

$$\begin{cases} W_1 = 1/2(Z_A + Z_B), \\ W_2 = 1/2(Z_A - Z_B) \end{cases}$$

donc :

$$\begin{cases} w_1(t) = 1/2(z_A(t) + z_B(t)), \\ w_2(t) = 1/2(z_A(t) - z_B(t)) \end{cases}$$

par conséquent :

$$\begin{cases} z_A(t) = w_1(t) + w_2(t) \\ z_B(t) = w_1(t) - w_2(t) \end{cases}$$