

Meten van akoestische eigenschappen in doorstroomde leidingsystemen

NAG masterclass: meten van geluid 1 december 2021 NAG GENOOTSCHAP

<u>Hervé Denayer</u> KU Leuven – Mecha(tro)nic System Dynamics (LMSD) Flanders Make – DMMS Lab

Doorstroomde leidingsystemen



https://bouwplannen.be/ventilatiesysteem-c/



Doorstroomde leidingsystemen



https://www.renson.eu/gd-gb/products/ventilation/mechanical-ventilation/healthbox-3-0



https://laughingsquid.com/invoxicated-an-interactive-sound-effects-sculpture-for-kids/



Vlakke golfvoortplanting in leidingen



• bij frequenties lager dan de cut-off frequentie ($f < f_c$) propageren enkel vlakke golven doorheen een leiding

$$f_c = (1 - M_0^2)^{1/2} \frac{c_0}{2\pi} k_\perp$$

- rechthoekige doorsnede: $k_{\perp} = \pi/W$
- ronde doorsnede: $k_{\perp} = 1,84/R$

• geluidsdruk (voldoende ver van bronnen):

$$P(\omega, z) = p^+(\omega) e^{-jk^+z} + p^-(\omega) e^{jk^-z}$$

stroomafwaarts propagerende golf

stroomopwaarts propagerende golf

Overzicht

- 1. Vlakke golfdecompositie in leidingen
- 2. Passieve tweepoortkarakterisatie
- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Overzicht

1. Vlakke golfdecompositie in leidingen

- 2. Passieve tweepoortkarakterisatie
- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Impedantiebuis





• Geluidsdruk bij lage frequenties ($f < f_c$) in een starre leiding zonder stroming:

$$P(\omega, z) = p^{+}(\omega) e^{-jk_0 z} + p^{-}(\omega) e^{jk_0 z}$$

• Reflectiecoëfficiënt in een impedantiebuis: 2 microfoon methode (ISO 10534-2)

$$R(\omega) = \frac{H_{12}(\omega) - H_I(\omega)}{H_R(\omega) - H_{12}(\omega)} e^{2jk_0 z_1} \qquad H_I(\omega) = e^{-jk_0 s} \qquad H_R(\omega) = e^{-jk_0 s}$$

- 2 microfoon methode: bepalen van de complexe vlakke golfamplitudes
 - oplossen ven een lineair stelsel

8

$$\begin{bmatrix} p^+(\omega) \\ p^-(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^+z_1} & e^{jk^-z_1} \\ e^{-jk^+z_2} & e^{jk^-z_2} \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} P(\omega, z_1) \\ P(\omega, z_2) \end{bmatrix}$$

• niet mogelijk wanneer de matrix singulier is:

$$\sin\left(\frac{k_0 s}{1 - M^2}\right) = 0$$
 $k_0 s = n\pi (1 - M^2)$

hoge gevoeligheid voor meetfouten wanneer de matrix slecht geconditioneerd is
 > bruikbaar in het frequentiebereik [1]:

$$0,1 \pi (1 - M^2) < k_0 s < 0,8 \pi (1 - M^2)$$

• Gebruik van meerdere (n > 2) microfoons: "multiple microphone method"

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} P(\omega, z_{1}) \\ P(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ P(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

- kleinste kwadraten oplossing via Moore-Penrose pseudo-inverse
- lager conditiegetal in breed frequentiebereik via optimalisatie van de microfoonposities

• Gebruik van meerdere (n > 2) microfoons: "multiple microphone method"







• Gebruik van meerdere (n > 2) microfoons: "multiple microphone method"

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} P(\omega, z_{1}) \\ P(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ P(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

- amplitude- en fase-kalibratie van de microfoons
- gemeten drukspectrum ≠ geluidsdrukspectrum



Microfoonsignaal in een leiding: luidspreker excitatie bij 500 Hz





Microfoonsignaal in een leiding: luidspreker excitatie bij 500 Hz





Microfoonsignaal in een leiding: luidspreker excitatie bij 500 Hz



• Gemeten signaal = geluidsdruk + aerodynamische drukfluctuaties

• Een microfoonsignaal x(t) bestaat uit de geluidsdruk p(t) en aerodynamische drukfluctuaties (turbulentie) $p_t(t)$

$$x(t) = p(t) + p_t(t) \qquad \stackrel{X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt}{\longleftarrow} \qquad X(\omega) = P(\omega) + P_t(\omega)$$

- Rechtstreeks gebruik van microfoonspectra leidt tot systematische fouten
 - → overdeterminatie (>2 microfoons) en kleinste kwadratenoplossing via pseudoinverse
 - \rightarrow microfoonmembraan afschermen van de stroming
 - \rightarrow keuze excitatiesignaal: concentreren van de energie in een smalle frequentieband
 - → signaalverwerking: spectrale middeling in het frequentiedomein

• Energiedichtheidsspectrum (*"autopower spectrum"*):

 $G_{xx}(\omega) = X(\omega) X^*(\omega)$

• Kruisenergiedichtheidsspectrum ("crosspower spectrum"):

 $G_{xy}(\omega) = X(\omega) Y^*(\omega)$

- Afschatten van autopower en crosspower spectrum m.b.v. Welch methode:
 - 1. Tijdssignaal opdelen in *N* segmenten
 - 2. DFT van elk segment berekenen
 - 3. Middelen van autopower en crosspower over de segmenten

$$\hat{G}_{xx} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} \hat{X}_i \hat{X}_i^*$$
 $\hat{G}_{xy} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} \hat{X}_i \hat{Y}_i$

• Autopower spectrum van een microfoonsignaal $x(t) = p(t) + p_t(t)$

$$\widehat{G}_{xx} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} \left(\widehat{P} \widehat{P}^* + \widehat{P} \widehat{P}_t^* + \widehat{P}_t \widehat{P}^* + \widehat{P}_t \widehat{P}_t^* \right)_i$$

• Voor ongecorreleerde signalen geldt:

$$G_{xy} = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} \left(\hat{X} \hat{Y} \right)_{i} = 0$$

• Na voldoende lang middelen:
$$\hat{G}_{xx} \approx \hat{G}_{pp} + \hat{G}_{p_t p_t}$$

• Crosspower spectrum tussen een microfoonsignaal $x(t) = p(t) + p_t(t)$ en een referentiesignaal y(t) = r(t) + n(t) $\hat{a} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (\hat{a} \hat{a} \hat{x}_{i} + \hat{a} \hat{a} \hat{y}_{i}) + \hat{a} \hat{a} \hat{y}_{i}$

$$\widehat{G}_{xy} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^{L} \left(\widehat{P}\widehat{R}^* + \widehat{P}\widehat{N}^* + \widehat{P}_t\widehat{R}^* + \widehat{P}_t\widehat{N}^* \right)_i$$

- Na voldoende lang middelen: $\hat{G}_{xy} \approx \hat{G}_{pr} + \hat{G}_{p_t n}$
- Keuze referentiesignaal:
 - luidsprekersignaal:
 - 2^e microfoonsignaal:

$$G_{p_t n} \approx 0$$

$$G_{p_t n} = G_{p_{t,1} p_{t,2}} = \phi(\omega) e^{-jk_c s} e^{-\alpha k_c |s|}$$

- Voorbeeld: 500 Hz excitatie in een leiding met turbulente stroming (U ≈ 38 m/s)
 - Crosspower spectra (N = 120) tussen
 - microfoon- en luidsprekersignaal
 - 2 microfoonsignalen
 - Gebruik van crosspower spectra onderdrukt de invloed van ongecorreleerde drukfluctuaties en verbetert de signaal-tot-ruisverhouding



• "Multiple microphone method": introductie van een referentiesignaal $r(\omega)$

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \ r^{*}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \ r^{*}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_{1}) \\ G_{pr}(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

- Crosspower spectra tussen microfoonsignaal en referentiesignaal
- Keuze referentiesignaal: excitatiesignaal of microfoonsignaal
- Datapunten met lage coherentie kunnen weggelaten worden uit de vergelijking

$$\gamma_{xy}^2 = \hat{G}_{xy}\hat{G}_{yx}^* / \left(\hat{S}_{xx}\hat{S}_{yy}\right)$$

Golfvoortplantingsmodel bepaald door golfgetallen

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \ r^{*}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \ r^{*}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-k^{+}z_{1}} & e^{-k^{-}z_{1}} \\ e^{-k^{+}z_{2}} & e^{-k^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ e^{-k^{+}z_{n}} & e^{-k^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_{1}) \\ G_{pr}(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

- ideaal wrijvingsloos gas en uniforme stroming: $k^{\pm} = \omega/(c_0(1 \pm M))$
- correcties voor visco-thermische wrijvingsverliezen aan de wanden, refractie-effecten in niet-uniforme stroming, turbulentie, etc.
- nauwkeurige bepaling van de golfgetallen vereist nauwkeurige bepaling van geluidssnelheid (temperatuur, luchtvochtigheid), stromingssnelheid, ...

• Vlakke golfdecompositie = minimaliseren van het verschil $r_{\omega i}$ tussen golfvoorptlantingsmodel en metingen voor elke frequentie en microfoon

$$r_{\omega i} = p^{+}(\omega)e^{-jk^{+}(\omega)z_{i}} + p^{-}(\omega)e^{jk^{-}(\omega)z_{i}} - P(\omega, z_{i})$$

→ schatten van bijkomende parameters indien #vgl > #onbekenden

- "Full plane wave decomposition method" [1]
 - bepalen van 4 onbekenden per frequentie
 - stelsel van (minstens) niet-lineaire 4 vergelijkingen per frequentie
 → minstens 4 microfoons

• Vlakke golfdecompositie = minimaliseren van het verschil $r_{\omega i}$ tussen golfvoorptlantingsmodel en metingen voor elke frequentie en microfoon

$$r_{\omega i} = p^{+}(\omega)e^{-jk^{+}(\omega)z_{i}} + p^{-}(\omega)e^{jk^{-}(\omega)z_{i}} - P(\omega, z_{i})$$

→ schatten van bijkomende parameters indien #vgl > #onbekenden

"Iteratieve methode" [1,2]

24

- bepalen van 2 onbekende golfamplitudes per frequentie en de parameters van een model voor de golfgetallen (bvb. geluidssnelheid en Mach getal)
- stelsel van (#mic. x #freq.) niet-lineaire vergelijkingen
 → minstens 3 microfoons

Iteratieve methode [1,2]

25

1. Eerste schatting van de golfamplitudes aan de hand van een schatting voor de golfgetallen en de "*multiple microphone method*"

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \ r^{*}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \ r^{*}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_{1}) \\ G_{pr}(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

2. Bepalen van een correctie voor de modelparameters (bvb. geluidssnelheid en Mach getal) op basis van het verschil tussen model en meting voor alle frequenties en microfoons

$$\boldsymbol{\delta} = -\mathbf{J}^{+}\mathbf{r} \qquad \boldsymbol{\delta} = \begin{bmatrix} \delta_{c}^{(i)} & \delta_{M}^{(i)} \end{bmatrix}$$

Iteratieve methode [1,2]

26

3. Corrigeren van de geluidssnelheid en het Mach getal en herberekening van de golfgetallen

 $c_0^{(i+1)} = c_0^{(i)} + \alpha_c^{(i)} \delta_c^{(i)} \qquad M^{(i+1)} = M^{(i)} + \alpha_M^{(i)} \delta_M^{(i)}$

4. Herberekenen van de golfamplitudes a.h.v. de "*multiple microphone method*" en de gecorrigeerde golfgetallen

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \ r^{*}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \ r^{*}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_{1}) \\ G_{pr}(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

5. Stappen 1 – 4 herhalen tot de parameters convergeren

Vlakke golfdecompositie: overzicht

- Vlakke golfdecompositie = bepalen van complexe golfamplitudes in starre leiding
- Multiple microphone method

$$\begin{bmatrix} p^{+}(\omega) \ r^{*}(\omega) \\ p^{-}(\omega) \ r^{*}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^{+}z_{1}} & e^{jk^{-}z_{1}} \\ e^{-jk^{+}z_{2}} & e^{jk^{-}z_{2}} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^{+}z_{n}} & e^{jk^{-}z_{n}} \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_{1}) \\ G_{pr}(\omega, z_{2}) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_{n}) \end{bmatrix}$$

- overdeterminatie en pseudoinverse
- crosspower spectra met referentiesignaal
- nauwkeurige bepaling golfgetallen



Overzicht

1. Vlakke golfdecompositie in leidingen

2. Passieve tweepoortkarakterisatie

- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Transmissie- en reflectie-eigenschappen



 Transmissieverlies: verhouding tussen invallend geluidsvermogen W_i en het doorgegeven geluidsvermogen W_o voor een anechoïsche terminatie W_i

$$TL = 10 \log_{10} \frac{W_i}{W_o}$$

- Meten van het transmissieverlies
 - decompositie in vlakke golven voor de inlaatleiding
 - anechoïsche terminatie voor de uitlaatleiding

$$TL = 10 \log_{10} \frac{|p_i^+|^2}{|p_o^+|^2}$$

Twee-poort modellen van leidingcomponenten

• Component tussen rechte inlaat- en uitlaatleiding met starre wanden ($f < f_c$)

inlaatleiding: geluidsveld bepaald door p_i^+ en p_i^-



uitlaatleiding: geluidsveld bepaald door p_o^+ en p_o^-

- Passief twee-poort model van een leidingcomponent
 - lineair en tijdsinvariant systeem
 - matrix relatie in het frequentiedomein

scattering matrix $\begin{bmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+\\ p_o^- \end{bmatrix}$



Twee-poort modellen voor leidingcomponenten

Passieve twee-poort modellen

• scattering matrix

$$\begin{bmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+\\ p_o^- \end{bmatrix}$$

• transfer matrix

$$\begin{bmatrix} p_o \\ u_o \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{11} & T_{12} \\ T_{21} & T_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i \\ u_i \end{bmatrix}$$

• impedantie matrix

$$\begin{bmatrix} p_i \\ p_o \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_i \\ u_o \end{bmatrix}$$

• admittantie matrix

$$\begin{bmatrix} u_i \\ u_o \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i \\ p_o \end{bmatrix}$$

$$\begin{array}{cccc} p_i^+ & u_i \\ \hline p_i^- & \bullet p_i \end{array} \quad \text{twee-poort} \\ \text{element} \quad p_o^\bullet & p_o^+ \\ p_o^\bullet & p_o^- \end{array}$$

- twee-poort modellen zijn onafhankelijk van de randvoorwaarden
- alle formuleringen zijn equivalent
- twee-poort karakterisatie
 = bepalen van 4 matrixcoëfficiënten

. . .



 Bepalen van de passieve eigenschappen (transmissie, reflectie, absorptie): aanleggen van een <u>dominante en ongecorreleerde externe excitatie</u>

$$\begin{bmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+\\ p_o^- \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} p_s^+\\ p_s^- \end{bmatrix}$$



- meting met een externe (luidspreker) excitatie + decompositie in vlakke golven $\begin{bmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+\\ p_i^- \end{bmatrix}$
- bepalen van de 4 matrixcoëfficiënten vereist 2 metingen met verschillende:
 - excitatie (*'multiple source method'*)
 - $\begin{array}{c|c} p_{o,1}^{+} & p_{o,2}^{+} \\ p_{i,1}^{-} & p_{i,2}^{-} \end{array} = \begin{bmatrix} T^{+} & R^{+} \\ R^{-} & T^{-} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{i,1}^{+} & p_{i,2}^{+} \\ p_{0,1}^{-} & p_{0,2}^{-} \end{bmatrix}$ • randvoorwaarden ('*multiple load method*')



• Bepalen van de scattering matrixcoëfficiënten

$$\begin{bmatrix} T^+ & R^+ \\ R^- & T^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p_{o,1}^+ & p_{o,2}^+ \\ p_{i,1}^- & p_{i,2}^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{i,1}^+ & p_{i,2}^+ \\ p_{o,1}^- & p_{o,2}^- \end{bmatrix}^{-1}$$

• Enkel mogelijk indien matrix niet singulier is \Leftrightarrow 2 lineair onafhankelijke metingen



• bijkomende metingen $(n \ge 2)$ met verschillende randvoorwaarden en/of excitatie n_{+1}^+ n_{+2}^+ \cdots n_{+m}^+ $[T_{+m}^+, p_{+1}^+]$ $[n_{+m}^+, \dots, n_{+m}^+]$

$p_{o,1}$	$p_{o,2}$	• • •	$p_{o,n}$	$ T^+ $	R^+	$p_{i,1}$	$p_{i,2}$	• • •	$p_{i,n}$
$p_{i,1}^{-}$	$p_{i,2}^{-}$	• • •	$p_{i,n}^{-}$	$- \lfloor R^{-} \rfloor$	T^{-}	$p_{o,1}^{-}$	$p_{0,2}^{-}$	• • •	$p_{o,r}^-$

• Bepalen van de scattering matrixcoëfficiënten: **pseudo-inverse**

$$\begin{bmatrix} T^+ & R^+ \\ R^- & T^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p_{o,1}^+ & p_{o,2}^+ & \cdots & p_{o,n}^+ \\ p_{i,1}^- & p_{i,2}^- & \cdots & p_{i,n}^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{i,1}^+ & p_{i,2}^+ & \cdots & p_{i,n}^+ \\ p_{o,1}^- & p_{o,2}^- & \cdots & p_{o,n}^- \end{bmatrix}^+$$

- kleinste kwadraten oplossing: minder invloed van meetfouten
- betere matrix conditionering voor een breed frequentiebereik

- Verhogen van de signaal-tot-ruisverhouding a.h.v. een referentiesignaal
 - Vlakke golfdecompositie

$$\begin{bmatrix} G_{p^+r}(\omega) \\ G_{p^-r}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p^+(\omega) r^*(\omega) \\ p^-(\omega) r^*(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-jk^+z_1} & e^{jk^-z_1} \\ e^{-jk^+z_2} & e^{jk^-z_2} \\ \vdots & \vdots \\ e^{-jk^+z_n} & e^{jk^-z_n} \end{bmatrix}^+ \begin{bmatrix} G_{pr}(\omega, z_1) \\ G_{pr}(\omega, z_2) \\ \vdots \\ G_{pr}(\omega, z_n) \end{bmatrix}$$

• Bepalen van de scattering matrixcoëfficiënten:

Transmissieverlies (en andere toepassingen)

• De bekomen **twee-poort matrix** is onafhankelijk van de randvoorwaarden en beschrijft het volledige passief lineair akoestisch gedrag van de component $[p_o^+] = [T^+ R^+][p_i^+]$

$$\begin{bmatrix} p_o \\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+ \\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+ \\ p_o^- \end{bmatrix}$$

- → berekenen van performantieparameters, bvb. transmissieverlies $TL = -20 \log_{10} |T^+|$
- \rightarrow validatie van numerieke modellen
- → modelgebaseerde parameteridentificatie
- \rightarrow netwerkmodellering
- $\rightarrow \dots$

Overzicht

- 1. Vlakke golfdecompositie in leidingen
- 2. Passieve tweepoortkarakterisatie
- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Twee-poort modellen van leidingcomponenten

• Component tussen rechte inlaat- en uitlaatleiding met starre wanden ($f < f_c$)

inlaatleiding: geluidsveld bepaald door p_i^+ en p_i^-



uitlaatleiding: geluidsveld bepaald door p_o^+ en p_o^-

scattering matrix (passief 2-poort model)

 $\begin{bmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_i^+\\ p_o^- \end{bmatrix}$

- Twee-poort model van een leidingcomponent
 - lineair en tijdsinvariant systeem
 - matrix relatie in het frequentiedomein

bronterm (actief 2-poort model)





• Bepalen van de bronterm: geluidsopwekking in het twee-poort element







- Passieve twee-poort karakterisatie: ≥2 metingen met een luidspreker excitatie
- Decompositie in vlakke golven: "multiple microphone method"

$$\underbrace{\begin{bmatrix} P(\omega, z_1) \\ \vdots \\ P(\omega, z_n) \end{bmatrix}}_{\mathbf{p}} = \underbrace{\begin{bmatrix} \exp(-jk^+ z_1) \\ \vdots \\ \exp(-jk^+ z_n) \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}^+} p^+(\omega) + \underbrace{\begin{bmatrix} \exp(jk^- z_1) \\ \vdots \\ \exp(jk^- z_n) \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}^-} p^-(\omega)$$





• Bepalen van de reflectiecoefficient van de (passieve) terminaties

$$p_o^- = R_o p_o^+ \qquad p_i^+ = R_i p_i^-$$





• Gebruik makend van de reflectiecoëfficiënten van de (passieve) terminaties:

 \rightarrow Bepalen van de bronvector

$$\begin{bmatrix} p_s^+\\ p_s^- \end{bmatrix} = \begin{pmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0\\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} T^+ & R^+\\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & R_i\\ R_o & 0 \end{bmatrix} \begin{pmatrix} p_o^+\\ p_i^- \end{bmatrix}$$

→ Decompositie in vlakke golven ("multiple microphone method") $p_o^+ = (\mathbf{M}_o^+ + \mathbf{M}_o^- R_o)^+ \mathbf{p}_o$ $p_i^- = (\mathbf{M}_i^+ R_i + \mathbf{M}_i^-)^+ \mathbf{p}_i$

- Bronvector:
 - deterministische beschrijving

$$\begin{bmatrix} p_s^+ \\ p_s^- \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{pmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} T^+ & R^+ \\ R^- & T^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & R_i \\ R_o & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} \begin{bmatrix} \mathbf{M}_o^+ + \mathbf{M}_o^- R_o & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{M}_i^+ R_i + \mathbf{M}_i^- \end{bmatrix}^+ \begin{bmatrix} \mathbf{p}_o \\ \mathbf{p}_i \end{bmatrix}$$

• statistische beschrijving: crosspower matrix

$$\mathbf{G}_{s} = \left\langle \begin{bmatrix} p_{s}^{+} \\ p_{s}^{-} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{s}^{+} \\ p_{s}^{-} \end{bmatrix}^{H} \right\rangle = \mathbf{C} \left\langle \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{o} \\ \mathbf{p}_{i} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{o} \\ \mathbf{p}_{i} \end{bmatrix}^{H} \right\rangle \mathbf{C}^{H} = \mathbf{C} \begin{bmatrix} \mathbf{G}_{p_{o}p_{o}} & \mathbf{G}_{p_{o}p_{i}} \\ \mathbf{G}_{p_{i}p_{o}} & \mathbf{G}_{p_{i}p_{i}} \end{bmatrix} \mathbf{C}^{H}$$

diagonaalelementen = autopower spectra → invloed van aerodynamische drukfluctuaties



- minstens 2 microfoons nodig voor decompositie in vlakke golven
- minstens 4 microfoons beschikbaar (passieve tweepoort karakterisatie)
 → verdeel de microfoons in 2 groepen van elk minstens 2 microfoons

$$\mathbf{G}_{s} = \left\langle \begin{bmatrix} p_{s}^{+} \\ p_{s}^{-} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{s}^{+} \\ p_{s}^{-} \end{bmatrix}^{H} \right\rangle = \mathbf{C}_{a} \left\{ \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{o,a} \\ \mathbf{p}_{i,a} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{o,b} \\ \mathbf{p}_{i,b} \end{bmatrix}^{H} \right\} \mathbf{C}_{b}^{H} = \mathbf{C}_{a} \begin{bmatrix} \mathbf{G}_{p_{o,a}p_{o,b}} & \mathbf{G}_{p_{o,a}p_{i,b}} \\ \mathbf{G}_{p_{i,a}p_{o,b}} & \mathbf{G}_{p_{i,a}p_{i,b}} \end{bmatrix} \mathbf{C}_{b}^{H}$$

enkel crosspower spectra

Twee-poort karakterisatie: overzicht

• Passieve twee-poort karakterisatie: ≥2 metingen met luidsprekerexcitatie



- Meten van crosspower spectra tussen ≥2 microfoons per leiding en een referentiesignaal
- Actieve twee-poort karakterisatie: 1 extra meting zonder externe excitatie



• Meten van crosspower spectra tussen 2 groepen van elk ≥2 microfoons

Overzicht

- 1. Vlakke golfdecompositie in leidingen
- 2. Passieve tweepoortkarakterisatie
- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Multi-modale technieken



D ~ 50 mm f_c ~ 4000 Hz

48

D ~ 100 mm f_c ~ 2000 Hz D ~ 450 mm f_c ~ 450 Hz



Multi-modale technieken

• Geluidsdruk in een rechte leiding met constante doorsnede en starre wanden

$$P(x, y, z, \omega) = \sum \Psi_{mn}(x, y) \left(p_{mn}^+(\omega) \ e^{-jk_{mn}^+ z} + p_{mn}^-(\omega) \ e^{jk_{mn}^- z} \right)$$

= som van *N* stroomopwaarts propagerende "cut-on" modes, *N* stroomafwaarts propagerende "cut-on" modes en een ∞ aantal gedempte "cut-off" modes



Modale decompositie

• Geluidsdruk in een rechte leiding met constante doorsnede en starre wanden

$$P(x, y, z, \omega) = \begin{bmatrix} \Psi^+(x, y, z) & \Psi^-(x, y, z) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{p}^+(\omega) \\ \mathbf{p}^-(\omega) \end{bmatrix}$$

• Modale decompositie: bepalen van de 2N onbekende modale amplitudes met behulp van $n \ge 2N$ microfoons (*"multiple microphone method"*)

$$\begin{bmatrix} \mathbf{p}^{+}(\omega) \\ \mathbf{p}^{-}(\omega) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Psi^{+}(x_{1}, y_{1}, z_{1}) & \Psi^{-}(x_{1}, y_{1}, z_{1}) \\ \vdots & \vdots \\ \Psi^{+}(x_{n}, y_{n}, z_{n}) & \Psi^{-}(x_{n}, y_{n}, z_{n}) \end{bmatrix}^{+} \begin{bmatrix} P(x_{1}, y_{1}, z_{1}, \omega) \\ \vdots \\ P(x_{n}, y_{n}, z_{n}, \omega) \end{bmatrix}$$

Modale decompositie

Conditiegetal van de modale matrix



 81
 Mn

 131
 mn

Rechthoekige doorsnede 90 mm x 40 mm $rightarrow f_c \approx 1900 \text{ Hz}$

Alle microfoons op één zijwand \rightarrow onderscheid tussen modes enkel op basis van het verschil in axiaal golfgetal

Modale decompositie

Conditiegetal van de modale matrix





Rechthoekige doorsnede 90 mm x 40 mm \rightarrow f_c \approx 1900 Hz

Multi-poort modellen van leidingcomponenten

• Component tussen rechte inlaat- en uitlaatleiding met starre wanden ($f > f_c^{(0,0)}$)

inlaatleiding: geluidsveld bepaald door \mathbf{p}_i^+ en \mathbf{p}_i^-



uitlaatleiding: geluidsveld bepaald door \mathbf{p}_o^+ en \mathbf{p}_o^-

- Multi-poort model van een leidingcomponent
 - lineair en tijdsinvariant systeem
 - matrix relatie in het frequentiedomein

 $\begin{bmatrix} \mathbf{p}_o^+ \\ \mathbf{p}_i^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{T}^+ & \mathbf{R}^+ \\ \mathbf{R}^- & \mathbf{T}^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{p}_i^+ \\ \mathbf{p}_o^- \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{p}_s^+ \\ \mathbf{p}_s^- \end{bmatrix}$

Multi-poort karakterisatie

- Passieve multi-poort karakterisatie
 - dominante en ongecorreleerde externe (luidspreker) excitatie $\begin{bmatrix}
 \mathbf{p}_{o}^{+} \\
 \mathbf{p}_{i}^{-}
 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix}
 \mathbf{T}^{+} & \mathbf{R}^{+} \\
 \mathbf{R}^{-} & \mathbf{T}^{-}
 \end{bmatrix}
 \begin{bmatrix}
 \mathbf{p}_{i}^{+} \\
 \mathbf{p}_{o}^{-}
 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix}
 \mathbf{p}_{o}^{+} \\
 \mathbf{p}_{s}^{-}
 \end{bmatrix}$
 - $n \ge 2N$ metingen: multiple source en/of multiple load method $\begin{bmatrix} \mathbf{T}^+ & \mathbf{R}^+ \\ \mathbf{R}^- & \mathbf{T}^- \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{o,1}^+ & \mathbf{p}_{o,2}^+ & \cdots & \mathbf{p}_{o,n}^+ \\ \mathbf{p}_{i,1}^- & \mathbf{p}_{i,2}^- & \cdots & \mathbf{p}_{i,n}^- \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{p}_{i,1}^+ & \mathbf{p}_{i,2}^+ & \cdots & \mathbf{p}_{i,n}^+ \\ \mathbf{p}_{o,1}^- & \mathbf{p}_{o,2}^- & \cdots & \mathbf{p}_{o,n}^- \end{bmatrix}^+$
- Actieve multi-poort karakterisatie

$$\mathbf{G}_{s} = \mathbf{C}_{a}\mathbf{G}_{ab}\mathbf{C}_{b}^{H}$$

ontwerp van de luidspreker arrays



Voorbeeld: karakterisatie van een vlinderklep

Multi-poort karakterisatie van een vlinderklep [1]



diameter D = 84mm cut-off frequenties ($M_0 = 0$, $c_0 = 344$ m/s)

(0,0)	(1,0)	(2,0)	(0,1)
0 Hz	2400 Hz	3981 Hz	4995 Hz





⁵⁵ [1] H. Denayer et al. "Active multi-port characterization of a butterfly valve", ISMA 2016



Testopstelling



Microfoon arrays:

- ontworpen voor frequenties tot 3600 Hz
- 3 cut-on modes: vlakke mode (0,0) en 1e spinning modes (±1,0)
- 12 microfoons (minstens 6 nodig)

Testopstelling



- 3 cut-on modes: vlakke mode (0,0) en 1e spinning modes (±1,0)
- 6 luidsprekers rondom de omtrek van de leiding
- stepped sine excitatiesignaal

Multi-poort karakterisatie van een vlinderklep

Multi-poort karacterisatie van een vlinderklep: transmissie ($M_0 = 0$)



Multi-poort karakterisatie van een vlinderklep

Actieve multi-poort karakterisatie van een vlinderklep ($M_0 \approx 0,1$) genormaliseerde bronspectra voor de vlakke mode (0,0)



Overzicht

- 1. Vlakke golfdecompositie in leidingen
- 2. Passieve tweepoortkarakterisatie
- 3. Actieve tweepoortkarakterisatie
- 4. Uitbreiding naar hogere frequenties
- 5. Conclusie



Foto: https://www.lemmenswarmtepompen.be/projecten



Conclusie

- Geluidspropagatie doorheen leidingen
- Vlakke golfdecompositie op basis van microfoonmetingen
- Twee-poort karakterisatie
 - Passief: transmissie, reflectie en absorptie
 - Actief: geluidsopwekking
- Uitbreiding naar hogere frequenties: multimodale technieken





KU Leuven Noise & Vibration



kuleuven.mod

@KULnoisevib

KU Leuven



 R^{G}

KU Leuven noise & vibration research group

noise & vibration research group



herve.denayer@kuleuven.be



www.mech.kuleuven.be/mod



www.mech.kuleuven.be/mod-joboffers

