УДК 620.179.16

МЕТОД ТА СИСТЕМА ВИМІРЮВАННЯ ПРОСТОРОВО–ЧАСОВИХ ХАРАКТЕРИСТИК ЛІНІЙНИХ ФАЗОВАНИХ АНТЕННИХ РЕШІТОК П'єзоелектричних перетворювачів

Ю. М. Туз, О. П. Красковський, О. О. Мосолаб

Національний технічний університет України "Київський політехнічний інститут", пр. Перемоги, 37, м. Київ, e-mail: tuz@aer.ntu-kpi.kiev.ua

Описані метод та система вимірювання просторово-часових характеристик лінійної фазованої антенної решітки п'єзоелектричних перетворювачів в режимі випромінювання з використанням твердотільного імітатора досліджуваного середовища. Показано, що роздільна здатність ультразвукових дефектоскопів-томографів залежить від просторово-часових характеристик фазованої антенної решітки п'єзоелектричних перетворювачів. Представлена система вимірювання просторово-часових характеристик.

Ключові слова: фазована антенна решітка, імпульсна характеристика напрямленості, n'єзоелектричний перетворювач.

Описаны метод и система измерения пространственно-временных характеристик линейной фазированной антенной решетки пьезоэлектрических преобразователей в режиме излучения с использованием твердотельного имитатора исследуемой среды. Показано, что разрешение ультразвуковых дефектоскопов-томографов зависит от пространственно-временных характеристик фазированной антенной решетки пьезоелектрических преобразователей. Представлена система измерения пространственно-временных характеристик.

Ключевые слова: фазированная антенная решетка, импульсная характеристика направленности, пъезоэлектрический преобразователь.

The article considers the method and system for spatial-temporal characteristics measurements of linear ultrasound phased array in emission mode using solid medium. It is shown that the resolution of ultrasonic flaw-scanners depends on the spatial and temporal characteristics of the phased array of piezoelectric transducers. Submitted measuring system of space-time characteristics.

Keywords: phase array, pulsed directivity pattern, solid medium.

Фазовані антенні решітки (ΦAP) п'єзоелектричних перетворювачів (**ПЕП**) використовують в якості приймальновипромінювального пристрою складі У ультразвукових приладів і систем неруйнівного контролю, а саме ультразвукових дефектоскопів-томографів контролю для виробів з металів.

Як правило, параметри та характеристики п'єзоперетворювачів $\Phi AP \epsilon$ неідентичними, тому необхідно створити систему, що дозволить проводити вимірювання просторово-часових характеристик (ПЧХ) з мінімальним впливом на власні параметри ΦAP ПЕП та скласти адекватні умови для проведення порівняльного аналізу між експериментальними та теоретичними даними.

Для збудження п'єзоперетворювачів з ФАР використовують неперервні або імпульсні сигнали. Від типу збудження залежить форма характеристики напрямленості (XH). В імпульсних полях на відміну від неперервних відсутні нульові точки тиску, а максимуми виражені слабше. По мірі скорочення імпульсу збудження бокові пелюстки XH згладжуються, а потім зовсім зникають і залишається лише головна пелюстка [1].

Вираз, що описує XH ідеалізованої моделі лінійної ФАР ПЕП в неперервному режимі роботи можна представити у вигляді:

$$R(\theta) = \left| \frac{P(r,\theta)}{P(r,\theta_0)} \right|,\tag{1}$$

де $P(r, \theta)$ – акустичний тиск в довільному напрямку в точці поля $C(r, \theta)$ на відстані r; $P(r, \theta_0)$ – акустичний тиск в рівновіддаленій точці $C(r, \theta_0)$, в якій тиск, що утворює ФАР ПЕП, максимальний.

Формулу (1) можна також записати так:

$$R(\theta) = A(\theta) \cdot E(\theta), \qquad (2)$$

де $A(\theta)$ – множник комбінування ФАР; $E(\theta)$ – XH окремого елементу ФАР; θ – кут обзору; θ_0 – кут відхилення головної пелюстки ФАР.

Множник комбінування ФАР визначається як просторова суперпозиція ультразвукових хвиль, що випромінені ненаправленими точковими елементами решітки та записується наступним чином [2]:

$$A(\theta) = \left| \frac{\sin\left[\frac{n\pi d}{\lambda} (\sin\theta - \sin\theta_0)\right]}{n\sin\frac{\pi d}{\lambda} (\sin\theta - \sin\theta_0)} \right|, \qquad (3)$$

де *n* – число елементів решітки; θ₀ – кут, який визначається так:

$$\theta_0 = \arcsin \frac{\Delta \varphi}{kd} = \arcsin \frac{c\Delta \tau}{d},$$
(4)

де $\Delta \varphi$ та $\Delta \tau$ – відповідно фазовий зсув та часова затримка між сигналами на сусідніх елементах ФАР; *с* – швидкість звуку в об'єкті контролю; $k = 2\pi/\lambda$ – хвильове число.

Для прямокутного п'єзоелемента ФАР характеристика напрямленості в площі сканування *XOZ* описується виразом:

$$E(\theta) = \frac{\sin\left(\frac{\pi w}{\lambda} \cdot \sin\theta\right)}{\frac{\pi w}{\lambda} \cdot \sin\theta},$$
 (5)

де w – ширина п'єзоелемента ФАР.

Для розрахунків XH в неперервному режимі, як правило, використовують ідеалізовану математичну модель ΦAP (2) ÷ (5), яка не враховує неідентичність характеристик каналів. Нижче представлена модель ΦΑΡ в імпульсному режимі, яка дозволяє врахувати неідентичність характеристик каналів ЯК електронного тракту, так i окремих п'єзоперетворювачів ФАР.

В залежності від задач ультразвукового контролю ФАР ПЕП працюють також в режимах випромінювання, прийому та випромінювання–прийому імпульсних сигналів. Відповідно до цих режимів розрізняють і просторово–часові характеристики ФАР ПЕП.

В режимі випромінювання в точці C, що розташована в площині сканування XOZ з координатами x, z, амплітуда ультразвукового тиску P(x, z, t) за час t може бути представлена у такому вигляді (рис.1) [1]:

$$p(x,z,t) = P_0 \sum_{n=-\frac{N}{2}}^{\frac{N}{2}} \int_{S_n} \frac{zA_s}{r_n^2} g_{S_n}(t-t_s) \times (6)$$

× $\sigma(t-t_s) dS_n$,

де P_0 – нормуючий множник, що характеризує послаблення циліндричної хвилі від відстані; N – число елементів в решітці; A_s – розподіл тиску на поверхні п'єзоелемента; r_n – відстань від центра п'єзоелемента до точки C(x, z); S_n – площа поверхні п'єзоелемента; $g_{Sn}(t)$ – імпульсна характеристика n–го п'єзоелементу; $\sigma(t)$ – функція включення (вираз, що описує t_3 , приведений в [1]).



Рисунок 1 – Геометричне відношення при побудові XH лінійної ФАР ПЕП

Імпульсна характеристика напрямленості (ІХН) ФАР ПЕП в режимі випромінювання може бути визначена за формулою:

$$R(x,z) = \max_{t} \frac{|P(x,z,t)|}{|P(x_0,z_0,t)|},$$
(7)

де $\max_{t} |P(x, z, t)|$ – максимально можливе в часі значення модуля акустичного тиску в довільній точці поля C(x, z); $\max_{t} |P(x_0, z_0, t)|$ – максимальне можливе в часі значення модуля акустичного тиску в рівновіддаленій точці поля

акустичного тиску в рівновіддаленій точці поля $C(x_0, z_0)$, де акустичний тиск має максимальне значення.

Вираз, за яким визначається часова характеристика ФАР ПЕП в точці $C(x_0, z_0)$ в режимі випромінювання, можна представити у такому вигляді:

149

$$P(t) = P(x_0, z_0, t)$$
(8)

при $x_0, z_0 = const$ для даного напрямку випромінювання.

Для проведення вимірювань ПЧХ використовують ненаправлений прийомний точковий п'єзоелектричний перетворювач $(T\Pi E\Pi),$ ЩО обходить по дузі поле випромінювання ФАР ПЕП при різних кутах сканування. Схема вимірювань представлена на рис. 2 [3, 4].



 1 – генератор радіоімпульсів;
 2 – багатоканальна лінія затримок; 3 – ФАР ПЕП; 4 – акустичне навантаження; 5 – ТПЕП;
 6 – одноканальний блок прийому

Рисунок 2 – Схема вимірювання ПЧХ лінійної ФАР ПЕП в режимі випромінювання

В режимі прийому вирішується зворотна задача — припускається, що випромінювання відбувається з точки C(x, z). В якості випромінювача використовують ненаправлений ТПЕП, який переміщують на рівновіддаленій відстані по дузі в діапазоні ±90° для визначення поля прийому ФАР ПЕП при різних кутах сканування. В цьому випадку ІХН описується виразом:

$$G(x,z) = \max_{t} \frac{|U(x, z, t)|}{|U(x_0, z_0, t)|},$$
(9)

де $\max_{t} |U(x,z,t)|$ – максимально можливе в часі значення модуля електричної напруги сумарного луно-імпульсу на виході суматора при випромінюванні ультразвукових хвиль з довільної точки поля C(x, z); $\max_{t} |U(x_0, z_0, t)|$ –

максимально можливе значення модуля електричної напруги сумарного луно-імпульсу на виході суматора при випромінюванні ультразвукових хвиль з рівновіддаленої точки поля $C(x_0, z_0)$, при яких електрична напруга має максимальне значення.

Часова характеристика ФАР ПЕП в режимі прийому на виході суматора при випромінюванні з точки $C(x_0, z_0)$ визначається таким чином:

$$U(t) = U(x_0, z_0, t),$$
(10)

де *x*₀, *z*₀ = *const* для даного напрямку прийому ультразвукових хвиль.

Схема вимірювання ПЧХ в режимі прийому представлена на рис. 3.



7 – генератор радіоімпульсів; 8 – точковий випромінювач; 9 – багатоканальна лінія затримок; 10 – суматор

Рисунок 3 – Схема вимірювання ПЧХ лінійної ФАР ПЕП в режимі прийому

IXH поля випромінювання-прийому визначається як добуток IXH поля випромінювання та IXH поля прийому, тобто

$$D(x, z) = \left[R(x, z) \right] \cdot \left[G(x, z) \right], \quad (11)$$

де R(x, z) та G(x, z) – відповідно нормовані ІХН в режимі випромінювання та прийому. Вимірювання може бути виконано аналогічно методиці, описаній в стандарті [5] для контактних ПЕП на акустичному навантажені з циліндричними отворами.

Для проведення експерименту використовувалась розроблена ФАР ПЕП в контактному варіанті, що зображена на рис. 4 з параметрами, представленими в табл. 1.



Рисунок 4 – Зовнішній вигляд ФАР ПЕП

Параметри та структурна схема системи, що використовувалась для проведення експерименту, представлені відповідно в табл. 2 та на рис. 5. Умови та методика проведення досліджень детально викладені в [3].

Тип решітки	контактна
Число фазокерованих	16
перетворювачів	
Номінальна частота, Гн	2,25 МГц
Ефективна частота, Геф	2,05 МГц
Відхилення ефективної частоти	9 %
Відносна смуга частот	110 %
Тривалість імпульсної	0,65 мкс
характеристики на рівні –20 дБ	
Неідентичність п'єзоелементів	
по основним електроакустичним	
параметрам:	
 –по ефективній частоті 	± 2 %
-по чутливості	± 1,0 дБ
-по смузі (на рівні -6 дБ)	± 5 %
 –по реальній частині імпедансу 	$\pm 8 \%$
Електричний імпеданс	500 Ом
(реальна частина на резонансі)	
Величина взаємного зв'язку між	>30 дБ
сусідніми елементами	
Габаритні розміри, мм	30×16×32





 1 – генератор радіоімпульсів;
 2 – багатоканальний пристрій керованих
 часових затримок; 3 – ФАР ПЭП; 4 – імітатор робочого середовища та акустичне навантаження; 5 – контактна рідина;
 6 – ТПЕП; 7 – атенюатор; 8 – широкосмуговий підсилювач; 9 – цифровий осцилограф;
 10 – персональний комп'ютер; 11 – механічний пристрій орієнтації та фіксації ФАР ПЕП;
 12 – механічний пристрій для переміщення ТПЕП



В результаті експерименту були виміряні ІХН ФАР ПЕП в режимі випромінювання при збуджені радіоімпульсом з одним періодом коливань на частоті 2,05 МГц та амплітудою 30 В при дискретному відхилені ультразвукового променя на кут θ_0 : 0°, 20°, 40° (рис. 6, лінія 2). Виміряні часові та отримані спектральні характеристики, які представлені відповідно на рис. 7, *б*, та рис. 8, *б*.

Таблиця 2 – Параметри системи

Багатоканальний блок випромінювання			
Амплітуда	30		
радіоімпульсів, В			
Відхилення амплітуди	±0,5 B		
між каналами, В			
Частота заповнення	0,1 – 10		
радіоімпульсів, МГц			
Тривалість	0,4 - 10,0		
радіоімпульсів, мкс			
Відхилення тривалості	±10%		
радіоімпульсів між			
каналами			
Частота повторення, Гц	500 - 1000		
Опір, Ом	250		
Атенюатор			
Діапазон послаблення, дБ	0 – 40, з кроком 1		
	дБ		
Вхідний опір, Ом	\geq 20 Z(ω), Z(ω) –		
	електричний опір		
	перетворювача		
Смуга пропускання, МГц	0,1-10,0		
Широкосмуговий підсилювач			
Чутливість, мВ	10		
Діапазон підсилення, дБ	0–40		
Вихідна напруга, В	1		
Нерівномірність АЧХ	≤1 дБ		
Цифровий осцилограф OWON PDS7102			
Смуга пропускання, МГц	0,1 - 100,0		
Вхідний опір, МОм	1±2%		
Вхідна ємність, пФ	15±3		
Діапазон амплітуд, В	0-400		
Похибка вимірювання	±3		
амплітуди, %			
Похибка вимірювання	± (інтервал часу +		
часових інтервалів, %	100 ppm		
	×значення + 0,6		
	нс)		





Рисунок 6 – Теоретичні (1) та експериментальні (2) ІХН ФАР ПЕП в режимі випромінювання при навантажені на сталь та куті сканування θ_0

Для проведення порівняльного аналізу між експериментальними та теоретичними даними лінійної ФАР ПЕП в імпульсному режимі були розраховані ІХН, часові та спектральні характеристики відповідних для кутів відхилення ультразвукового променя. Розраховані дані представлені відповідно на рис. 6 (лінія 1) та рис. 7, а та рис. 8, а.

Теоретичні та експериментальні дані порівнювалися за формулою [5]:

$$\sigma = \sqrt{\sum_{i=1}^{n} \varepsilon_t^2 / (n-1)}, \qquad (12)$$

де $\varepsilon_t = y_t - y_t^m; y_t - \phi$ актичне експериментально виміряне значення в *t*-ий момент часу; y_t^m значення отримане за допомогою моделі в *t*-ий момент часу.

Результати розрахунків представлені в табл. 3.

Таблиця 3 – Значення середньоквадратичних відхилень між теоретичними та експериментальними ПЧХ лінійної ФАР ΠΕΠ

Назва	Середньоквадратичне		
параметра	відхилення, σ		
Кут сканування	0	20	40
Θ_0 , град	0	20	10
Імпульсна			
характеристика	0,0448	0,0463	0,0481
напрямленості			
Часова	0.0506	0.0520	0.0561
характеристика	0,0500	0,0320	0,0501

3 отриманих результатів (табл. 3, рис. 6, рис. 7 та рис. 8) видно, що система дозволяє проводити вимірювання ПЧХ лінійної ФАР ПЕП з мінімальним впливом на власні параметри перетворювача.



Рисунок 7 – Теоретичні (а) та експериментальні (б) часові характеристики імпульсних сигналів ФАР ПЕП в режимі випромінювання при навантажені на сталь та куті сканування 00

ISSN 1993–9981 Методи та прилади контролю якості, № 28, 2012





ВИСНОВКИ

ФАР ПЕП є закінченими пристроями з власними параметрами, до яких висуваються високі вимоги при виробництві. На різних етапах виробництва виконується велика кількість операцій по вимірюванню та контролю елементів конструкції перетворювача. Проте вимірювання конструкційних і технологічних відхилень може бути виконане лише шляхом вимірювання електроакустичних та просторово– часових характеристик кінцевого виробу – ФАР ПЕП. Роздільна здатність ультразвукових дефектоскопів-томографів залежить від ПЧХ ФАР ПЕП. Реальна роздільна здатність завжди нижче її теоретично розрахованого значення. Причиною цього можуть бути амплітудні та часові похибки, що виникають за рахунок неідентичності параметрів елементів блоку випромінювання та прийому.

Представлена система дозволила провести вимірювання просторово-часових характеристик ФАР ПЕП при дискретних кутах відхилення ультразвукового променя. Експериментальні результати були порівняні з даними, що були розраховані згідно теоретичної моделі лінійної ФАР ПЕП в імпульсному режимі. На основі отриманих результатів можна зробити висновок, що запропонована система дозволяє проводити вимірювання ПЧХ в режимі випромінювання, мінімально впливаючи на власні параметри реальної ФАР ПЕП.

1. Домаркас В. Й., Пилецкас Э. Л. Ультразвуковая эхоскопия. – Л.: Машиностроение. Ленингр. отд-ние, 1988. – 276 с. 2. Фалькевич С.А. Исследование линейной решетки пьезовибраторов с электрическим сканированием. //Дефектоскопия — 1979. — № 4. С. 60-65. 3. Красковский А.П. Измерение пространственно-временных характеристик *ультразвуковых* фазированных антенных решеток // Вісник НТУУ "КПІ". Серія: Приладобудування — 2009. — Вип. 38. — С. 51–57. 4. Kraskovskyi O.P. Piezoelectric phased arrays for ultrasonic imaging system/flawdetector // Датчики и системы: сборник докладов международной конференции. Том II. СПб.: Изд-во СПбГПУ, *C.28–32*. 2002. 5. ГОСТ 23702-85. Преобразователи ультразвуковые. Контроль неразрушающий. Методы измерения основных параметров. – М.: Изд-во стандартов, 1986. – 61 c.

Поступила в редакцію 15.12.2011 р.

Рекомендував до друку докт. техн. наук, проф. Куц Ю. В.