Filtered Velocity Feedback 제어기를 이용한 양단지지보의 음향파워 저감

Reduction of Sound Radiated Power of Clamped Beams using Filtered Velocity Feedback Controllers

신창주*ㆍ홍진숙†ㆍ정의봉**

Changjoo Shin, Chinsuk Hong and Weuibong Jeong

Key Words : Active Vibration Control(능동진동제어), FVF(Filtered velocity feedback), Open Loop Transfer Function(개루프 전달함수), Sound Radiated Power(음향과워)

ABSTRACT

This paper reports the filtered velocity feedback (FVF) controller to reduce the acoustic power from clamped beams. The instability problem due to the non-collocated sensor/actuator configuration when using PZT actuator should be resolved. The roll-off property of the FVF controller at high frequency helps to alleviate the instability. The dynamics of clamped beams under forces and moments pair and the FVF controller are first formulated. The formulation of the sound radiated power is followed. The open loop transfer function (OLTF) synthesized with 100 modes is used to determine the stability of the control system. The control performance is finally estimated. The levels of the vibration and the sound radiated power are reduced in the wide band below the tuning mode of the FVF controller.

1. 서 론

인간의 생활을 더욱 편리하고 윤택하게 만들어주는 진공 청소기, 자동세탁기 및 자동차 등의 고성능의 기계 장비의 수가 시간이 지날수록 인간의 삶 속에서 계속 늘어가고 있 다. 이것들을 운용하는 사용자에게 불편함을 끼치지 않기 위해서는 진동과 소음 레벨이 낮게 설계되어야 하며, 저진 동, 저소음을 발생시키는 기계장비일수록 고부가가치를 창 출할 수 있게 된다. 진동과 소음이 신체로 전달되는 경로는 크게 구조적인 경로 및 공기를 통한 경로로 나눌 수 있다. 그러나 기계 장비를 운용하는 사용자가 인체의 불편함을 느끼는 진동과 소음은 주로 구조적 경로를 통하여 전달된 다⁽¹⁾. 따라서 인체의 불편함을 야기하는 진동 및 소음을 저 감하기 위해서는 구조물을 통한 진동 및 소음을 줄이는 것 이 효과적이다. 구조적 경로에 의해 전달되는 진동 및 소음 을 줄이기 위한 전통적인 방법은 구조물의 재설계 또는 수

 +
 교신저자: 울산과학대학 디지탈기계학부

 E-mail : cshong@uc.ac.kr

 Tel : (052) 279-3134, Fax : (052) 279-3137

- * 부산대학교 대학원 기계공학부
- ** 부산대학교 기계공학부

동적인 감쇠를 주는 것이다⁽²⁾. 기존에 제작된 구조물에서 발생하는 진동 및 소음을 줄이기 위하여 구조물의 재설계 를 할 경우 많은 비용이 소요된다. 그러나 수동적인 감쇠를 주는 경우 고주파 진동 및 소음에는 효과적이나 저주파 대 역의 진동 및 소음에는 효율성이 매우 떨어진다. 따라서 저 주파 대역의 진동 및 소음의 저감을 효율이 좋은 능동진동 제어(Active Vibration Control : AVC) 및 능동소음제어 (Active Noise Control : ANC)가 부각되었다⁽³⁾. 구조적 경 로에 의해 전달되는 진동 및 소음을 저감시킬 때는 AVC가 적합하다.

AVC를 위해 사용되는 대표적인 제어기법은 Direct Velocity Feedback (DVFB)와 2차필터의 특성을 지닌 Positive Position Feedback (PPF) 및 Acceleration Feedback (AF) 등이 있다⁽⁴⁾. 단순비례제어기인 DVFB는 skyhook 감석를 이용하여 광대역의 주파수 영역에서 구조 물의 진동을 저감시킨다. 또한 제작비용이 매우 낮다. 그러 나 PZT를 actuator로 사용하는 DVFB 제어시스템일 경우 제어기의 성능을 항상 보장할 수는 없다. 그 이유는 PZT actuator의 경우 모멘트쌍으로써 제어력을 인가하는 위치와 센서의 위치가 일치하지 않기 때문이다. Cannon⁽⁵⁾과 Zhang⁽⁶⁾은 센서와 actuator가 동일한 위치에 있지 않을 경 우 제어시스템은 물리적으로 한계를 가지게 되며 이것이 폐 루프 시스템의 안정성에 영향을 끼친다고 하였다. Getti⁽⁷⁾는 단순 지지보에서 PZT actuator를 사용 시 DVFB의 한계에 대하여 연구하였다. 그는 센서와 actuator가 인가하는 제어 력이 서로 동일한 위치에 상호작용을 일으키지 못하기 때문 에 제어시스템은 조건적 안정성을 지니게 된다고 하였다. DVFB 제어기의 설계변수는 제어게인 하나뿐이기 때문에 수학적으로 모델링하기 힘든 복잡한 구조물 및 플랜트의 응 답에서 불안정성이 나타날 시 제어시스템의 안정성을 확보 하며 제어하는 것이 매우 어렵다.

또 다른 제어 기법으로 PPF와 AF가 있다. PPF는 Fanson과 Caughy⁽⁸⁾가 제안하였고, AF는 Juang⁽⁹⁾가 제안 한 것으로 모달변위 또는 모달 가속도에 기반하는 2차 필터 특성을 가지는 제어기이다. 이들 제어기는 특정모드로 진동 하는 구조물을 효과적으로 제어할 수 있다. Kwak⁽¹⁰⁾은 PPF 제어기의 안정성과 성능 및 설계법에 대하여 고찰하였 다. 또한 그는 거대 격자 구조물에 MIMO PPF 제어기를 적 용하여 이론 및 실험적으로 구조물의 진동을 저감하였다⁽¹¹⁾. Preumont⁽¹²⁾는 보에 동일한 지점에 센서와 모멘트쌍을 제 공하는 actuator를 설치하고 AF를 적용하여 그 특성을 알 아보고 단일 주파수에 대한 이론과 실험으로써 진동을 저감 하였다. Shin⁽¹³⁾은 AF등과 같은 2차 필터의 설계 변수가 제 어시스템이 미치는 영향을 조사하였다. 제어기의 설계 변수 인 게인 및 감쇠비가 제어 시스템에 미치는 영향과 2차 필 터가 가지는 저역통과 필터의 특성과 유사한 특성을 확인하 였다. 하지만 PPF 와 AF는 하나의 특정모드를 제어하는 것 이 제어기의 설계 목표이기 때문에 다중모드 제어 시 여러 개의 제어기가 필요하다.

Shin⁽¹⁴⁾은 단일제어기로 다중모드를 제어할 수 있는 Filtered Velocity Feedback (FVF) 제어기법을 제안하였 다. FVF 제어기는 DVFB의 광대역 제어 특성 및 2차 필터 의 특징인 저역통과 필터와 유사한 특성을 지녀 단일제어기 로 다중모드를 제어할 수 있다. 그는 양단지지보에 FVF 제 어기를 적용하여 다중모드 진동을 제어하였다. AVC이 수행 되고 있는 구조물이 방사하는 음향파워를 예측하기 위하여 Elliott⁽¹⁵⁾은 구조물의 속도분포를 이용하여 모달방사저항을 구하여 음향파워를 계산하였다.

따라서 본 연구에서는 FVF 제어기를 복잡한 구조물에 적 용하여 음향파워를 저감시키기에 앞서 단순구조물인 양단지 지보에 적용하여 관심영역대 내에서 음향파워가 저갑되는 경향을 파악하고자 한다.

2절에서는 양단 지지보의 지배방정식과 일점 하중과 PZT actuator가 제공하는 모멘트쌍에 의한 구조물의 거동에 대 한 수학적인 모델을 설명하였다. 3절에서는 FVF 제어기를 설명하였으며 4절에서는 구조진동에 의해 방사되는 음향과 위를 정식화 하였다. 5절에서는 FVF 제어기의 적용 및 음 향파워 저감 성능을 평가하였으며 6절에서 결론을 정리하였 다.

2. 양단지지보의 운동지배방정식



Fig. 1 A clamped beam subjected to a external force and a moment pair.

Fig. 1은 집중하중과 모멘트쌍이 동시에 입력되는 균일 양단지지보를 보이고 있으며 이를 Euler-Bernoulli beam의 운동방정식으로 표현하면 다음과 같다.

$$\begin{split} EI(1+j\eta) &\frac{\partial^4 w}{\partial x^4} + \rho A \frac{\partial^2 w}{\partial t^2} \\ &= f_p \delta(x-x_p) + \frac{\partial}{\partial x} T_s [\delta(x-x_{s2}) - \delta(x-x_{s1})] \end{split}$$
(1)

여기서 *E*는 Young률, *I*는 보 단면의 관성모멘트, η는 구 조감쇠, ρ는 밀도, *A*는 보의 단면적, *f*_p는 보에 작용하는 집중하중 그리고 *T*_s는 보에 작용하는 모멘트쌍이다. 구조물 의 거동을 조화응답으로 가정하면 η는 등가점성감쇠를 이용 하여 2ζ_n으로 표현할 수 있다. 보의 변위응답을 조화운동으 로 가정한 후 모드중첩을 이용하면 행렬식으로 나타내면 식 (2)와 같다.

$$W(x,\omega) = \boldsymbol{\Phi}(x)\mathbf{p}(\omega) \quad (2)$$

여기서 **Φ**(x)는 x위치에 해당하는 모드형상 행벡터이며, **p**(ω)는 모달변위 열벡터로써 다음과 같이 정의 된다.

$$\boldsymbol{\Phi} = \begin{bmatrix} \phi_1(x), \phi_2(x), \dots, \phi_N(x) \end{bmatrix},$$
(3)
$$\mathbf{p} = \begin{bmatrix} p_1(\omega), p_2(\omega), \dots, p_N(\omega) \end{bmatrix}^T, \exists \mathbf{z} \in \mathbf{Z}$$
(4)

N은 모드중첩 수이다. 모드 직교성을 이용하면 식 (1)은 다음과 같이 행렬식으로 나타낼 수 있다.

$$\begin{bmatrix} -\omega^{2}\mathbf{I} + j\mathrm{diag}(2\zeta_{n}\omega_{n}\omega) + \mathrm{diag}(\omega_{n}^{2}) \end{bmatrix} \mathbf{p} \qquad (5)$$
$$= \boldsymbol{\varPhi}(x_{p})^{T}f_{p} + \begin{bmatrix} \frac{\partial \boldsymbol{\varPhi}(x_{s1})}{\partial x} - \frac{\partial \boldsymbol{\varPhi}(x_{s2})}{\partial x} \end{bmatrix} T_{s}$$

여기서 ω_n 은 구조물의 고유진동수이며 $\frac{\partial \mathbf{\Phi}}{\partial x}$ 는 x 위치에 해당하는 1차 미분된 모드형상의 행벡터로써 식 (6)와 같다.

$$\frac{\partial \boldsymbol{\Phi}(x)}{\partial x} = \left[\frac{\partial \phi_1(x)}{\partial x}, \frac{\partial \phi_2(x)}{\partial x}, \cdots, \frac{\partial \phi_N(x)}{\partial x}\right] .$$
(6)

그리고 x_{s2} 와 x_{s1} 는 모멘트쌍이 발생하는 위치로 센서가 놓인 위치 x_s 로부터 ±s만큼 각각 떨어진 위치를 나타낸 다. 외력과 모멘트가 동시에 작용하는 양단지지보의 x_s 지점 변위 응답은 식 (7)과 같다.

$$W(x_s,\omega) = \boldsymbol{\Phi}(x_s)\mathbf{p}(\omega) \tag{7}$$

만약, 센서가 속도센서라면 출력되는 신호 V는 식 (8)과 같다.

$$V(x_s,\omega) = j\omega W(x_s,\omega) \tag{8}$$

3. Filtered Velocity Feedback Control

FVF의 기본 지배방정식은 다음과 같다.

$$\ddot{q} + 2\zeta_c \omega_c q + \omega_c^2 p = -g \omega_c^2 W.$$
⁽⁷⁾

여기서 q는 제어기의 변위, ζ_e는 제어기의 감쇠비, ω_e는 제 어기의 cut-off 주파수, 그리고 g는 제어게인이다. 만약 ω_e 가 구조물의 공진에 튜닝되어 있을 경우, 1자유도계의 운동 방정식 형태로 정의되는 FVF 제어기는 해당 주파수에서 큰 응답을 나타내기 때문에 모달 제어기와 같은 역할을 하게 된다.



Fig. 2 Block diagram for active feedback control using FVF controller

Fig. 2는 FVF 제어기가 적용된 시스템의 블록다이어그램 이다. 외란에 의한 구조물의 거동이 속도센서로부터 측정되 어 *V*_p가 FVF 제어기 **H**_{FVF}로 입력된다.

$$\mathbf{H}_{\mathbf{FVF}} = -gH(\omega) , \qquad (8)$$

여기서 $H(\omega)$ 는 FVF 제어기의 전달함수로써 식 (9)와 같 이 정의된다.

$$H(\omega) = \frac{\omega_c^2}{\omega_c^2 - \omega^2 + j2\zeta_c\omega_c\omega}$$
(9)

제어기는 제어신호 T_s 를 생성하여 구조물에 부착된 모멘트 상 엑추에이터를 작동시킨다. 엑츄에이터 작동에 의해 구조 물은 속도 거동 V_s 를 보이게 된다. 최종적으로 외란에 의 한 구조물의 거동과 엑츄에이터에 의한 구조물의 거동이 합 쳐져 V_r 의 속도를 나타낸다. 여기서 제어신호 T_s 는 식 (10)과 같이 정의된다.

$$T_s = \mathbf{H}_{\mathbf{FVF}} V_r \tag{10}$$

그리고, 구조물의 플랜트 응답 $\mathbf{G} \leftarrow T_s = 1$ 일 경우 센서위 치에서의 속도신호 정의할 수 있으며 식 (11)과 같다.

$$\begin{split} \mathbf{G}(\omega) &= j\omega \boldsymbol{\varPhi}(x_s) \left[-\omega^2 \mathbf{I} + j \operatorname{diag}(2\zeta_s \omega_s \omega) + \operatorname{diag}(\omega_s^2) \right]^{-1} \\ &\times \left[\frac{\partial \boldsymbol{\varPhi}(x_{s1})}{\partial x} - \frac{\partial \boldsymbol{\varPhi}(x_{s2})}{\partial x} \right]^T \end{split}$$
(11)

*V_r*은 *V_p*와 *V_s*의 합이므로 식 (12)와 같이 나타낼 수 있 다.

$$V_{r}(\omega) = V_{p}(\omega) + V_{s}(\omega)$$

$$= V_{p}(\omega) + \mathbf{G}(\omega) T_{s}(\omega)$$

$$= V_{p}(\omega) + \mathbf{G}(\omega) \mathbf{H}_{\mathbf{F}\mathbf{V}\mathbf{F}}(\omega) V_{r}(\omega)$$
(12)

따라서 센서 위치에서 관찰되는 제어된 구조물의 최종 전압 인 V_r 및 제어 신호인 T_s 는 다음과 같다.

$$V_r = \left[\mathbf{I} - \mathbf{G}\mathbf{H}_{\mathbf{FVF}}\right]^{-1} V_p \tag{13}$$

$$T_s = \mathbf{H}_{\mathbf{FVF}} \left[\mathbf{I} - \mathbf{GH}_{\mathbf{FVF}} \right]^{-1} V_p$$
(14)

그리고 제어기의 특성변화를 관찰하기 위한 개루프전달함수 (OLTF)는 식 (19)과 같다.

$$OLTF(\omega) = - GH_{FVF}$$
(15)

식 (15)는 Nyquist 안정성 판별법을 적용하기 위하여 음수 되먹임 제어 (negative feedback control)의 표준 관계식 과 비교하여 표현한 것이다.

4. 구조진동에 의해 방사되는 음향파워 정식화

구조물이 외란에 의하여 진동하면 구조진동소음을 방사하 게 된다. 구조진동소음의 경우, 구조물의 표면의 진동레벨을 줄임으로써 방사되는 소음을 저감시킬 수 있다. 본 논문에 서 사용되는 구조물인 보가 무한한 강체 배플 안에 있다고 가정한다면 방사되는 음향파워 (SRP)를 계산할 수 있다. 구 조물의 모달속도를 **a**= *jw***p**라 하면, 무한한 배플로부터 방 사되는 SRP는 식 (16)과 같이 표현할 수 있다.

$$SRP(\omega) = \mathbf{a}^{\mathbf{H}} \mathbf{M} \mathbf{a} \quad . \tag{16}$$

여기서 M은 자기방사저항 (self-radiation resistance)과 상호방사저항 (mutual-radiation resistance)으로 구성된 모달방사저항 (modal radiation resistance) 행렬이다. 만 약 각 요소별 방사체의 속도벡터 성분을 V라 한다면, 각 소스 γ 바로 앞의 음압은 식 (17)과 같다.

$$\gamma = \mathbf{Z}\mathbf{v}$$
 , (17)

여기서 **Z**는 음향임피던스로 대칭행렬이다. 각 요소별 음원 에 의해 방사되는 음향파워는 각 방사체 체적속도의 켤레복 소수에 음압을 곱한 실수부에 비례하므로 음향파워는 식 (18)과 같이 쓸 수 있다.

$$SRP = \frac{S}{2}Re[\mathbf{v}^{\mathbf{H}}\boldsymbol{\gamma}]$$
, (18)

여기서 S는 방사체의 면적이다. 식 (17)을 식 (18)에 대입 하면

$$SRP = \frac{S}{2} Re [\mathbf{v}^{\mathbf{H}} \mathbf{Z} \mathbf{v}] , \qquad (19)$$
$$= \frac{S}{4} Re [\mathbf{v}^{\mathbf{H}} (\mathbf{Z}^{\mathbf{H}} + \mathbf{Z}) \mathbf{v}]$$
$$= \mathbf{v}^{\mathbf{H}} R \mathbf{v}$$

여기서 **R**은 *X*개의 방사요소를 가진 방사저항 행렬로 식 (20)과 같다.

$$\mathbf{R} = \frac{\omega^2 \rho_0 S^2}{4\pi c_0} \begin{bmatrix} \frac{1}{\frac{\sin(kr_{12})}{kr_{12}}} \cdots \frac{\sin(kr_{1X})}{kr_{1X}} \\ \frac{\sin(kr_{21})}{kr_{21}} & 1 & \cdots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\sin(kr_{X1})}{kr_{X1}} \frac{\sin(kr_{X2})}{kr_{X2}} \cdots & 1 \end{bmatrix}$$
, (20)

여기서 ρ_0 와 c_0 는 밀도와 음향 매질 내의 음속이다. k는 음향 파수이며, r_{ij} 는 요소 i와 요소 j사이의 거리이다. 따 라서 $r_{ij} = r_{ji}$ 이며, **R**은 대칭행렬이다. **v**=**Φa**이므로 SRP 는 식 (21)과 같다.

$$SRP = \mathbf{a}^{H} \boldsymbol{\Phi}^{H} R \boldsymbol{\Phi} \mathbf{a} \quad . \tag{21}$$

따라서 모달방사저항 M은 식 (22)와 같다.

$$\mathbf{M} = \boldsymbol{\Phi}^{H} \mathbf{R} \boldsymbol{\Phi} \quad , \tag{22}$$

5. FVF 제어기 적용 및 음향파워 저감 성능평가

FVF 제어기는 2차 필터로써 저역 통과 필터와 유사한 특성을 보인다. 따라서 튜닝모드 이하의 주파수 대역에 존 재하는 구조물의 응답에 크게 영향을 주는 반면, 튜닝모드 이상의 주파수 대역에 존재하는 구조물의 응답에서는 제어 기의 roll-off 특성에 의해 영향을 거의 주지 않는다. 따라 서 FVF 제어기를 고차모드에 튜닝할 경우 그 이하에 존재 하는 구조물의 응답들은 FVF 제어기의 영향이 강하게 나타 나게 된다. 즉, 광대역 진동제어가 가능해지는 것이다. 진동 저감 성능을 높이려면 전 주파수 대역에 영향을 미치는 제 어게인을 증가시켜야 한다. 하지만 제어시스템에 과도한 제 어게이의 적용될 경우 제어지점에서 새로운 경계조건이 발 생하여 구조물의 특성이 바뀌게 된다. 이것을 극복하기 위 하여 큰 감쇠비를 적용한다. 감쇠비는 튜닝모드의 응답크기 를 줄임으로써 해당모드의 과도한 진동제어현상을 막아준다. 즉, 큰 감쇠비를 통해 제어기 튜닝모드의 과도한 진동저감 현상을 막고, 이를 통해 제어게인을 증가시켜 광대역 진동 제어를 하는 것이다. 제어를 통해 진동레벨이 줄어들면 동 시에 구조물 표면의 진동속도도 줄어든다. 식 (21)에 의해 구조물 표면의 진동속도가 줄어들면 구조진동에 의해 방사 되는 음향파워 역시 줄어들게 된다. 능동진동제어는 높은 에너지 레벨을 가진 저주파 대역의 진동을 저감하는 것이 목적이므로 본 논문은 관심주파수 대역을 2kHz 이하로 설 정할 것이다.

Fig. 3은 양단 지지보의 0.7L 위치에서 계산된 플랜트 응답이다. 본 계산에 적용된 물성치는 Table 1과 같다. 플 랜트의 위상응답이 $\pm 90^{\circ}$ 내부에 존재할 경우 무조건적 안 정성을 가지게 되는데, Fig. 3(a)와 같이 해석모델은 41차 모드 (29.1kHz)까지 무조건적 안정성을 보였다. 이것은 s대비 L_x 의 비에 의한 것으로, PZT를 actuator로 사용하는 보의 플랜틑 응답은 $n \gg L_x/s$ 를 만족할 경우 안정한 응답 을 보이며, 그렇지 않을 경우 불안정한 응답을 나타낸다고 Hong이 검증하였다⁽²¹⁾. 41차 모드 이상에 존재하는 플랜트 위상응답은 $\pm 90^{\circ}$ 밖에 존재하므로 구조물은 조건적인 불안 정성을 가지게 된다. Fig. 3(b)는 29.1kHz 이상의 응답에서



0.7L

Table 1.	Mechanical	properties	of	the	beam.

Parameters	Symbol	Unit	Values
Young's modulus	E	GPa	60
Density	ρ	kg/m^3	2800
Loss factor	η		0.0015
Length	L_x	m	0.5
Width	b	m	0.03
Thickness	h	m	0.002
Half of actuator length	s	m	0.0012

(-1,*j*0)을 내포하는 특성을 보였다. 이것은 플랜트가 불 안정하다는 것을 의미한다. 따라서 피드백 제어시스템 구성 시 해당 주파수의 개루프전달함수 응답들이 Nyquist diagram에서 (-1,*j*0)을 감싸고 돌지 않도록 제어기를 설 계하여야 한다. 식 (13)에 의해 개루프전달함수 응답이 (-1,*j*0)을 중심으로 하는 단위원 내부에 존재할 경우 해 당 주파수에서 제어 전 대비 제어 후의 응답 크기가 증가하 게 된다. 반면 (-1,*j*0)을 중심으로 하는 단위원 외부에 개루프전달함수 응답이 존재할 경우 해당 주파수에서 제어 전 대비 제어 후 응답의 크기가 줄어들게 된다.

Fig. 4는 1851Hz에 튜닝된 FVF 제어기가 적용된 양단 지지보의 0.7 L_x 지점의 개루프전달함수를 보이고 있다. 적 용된 제어기의 게인은 0.88, 감쇠비는 1.5이다. Fig. 4(a)와



같이 제어시스템은 2kHz 이상의 대역에서 주파수가 증가할 수록 응답의 크기가 줄어드는 roll-off 특성을 보인다. 이것 은 제어기가 구조물에 주는 영향이 줄어드는 것을 의미한다. Roll-off 특성으로 인해 해석모델에서 모델링되지 못한 고 주파 대역에서 발생할 수 있는 제어시스템의 불안정성을 극 복할 수 있다. 2kHz 이상의 대역에서 위상 응답이 ±90°를 벗어나므로 조건적인 안정성을 보이는 것을 확인할 수 있다. Fig. 4(b)의 Nyquist diagram을 통해 2kHz 이상의 대역의 개루프전달함수 응답이 (-1,j0)을 중심으로 하는 단위원 내부에 존재하는 것을 확인할 수 있다. 이것은 roll-off 특 성에 의해 발생되는 FVF 제어기의 특징으로 주파수가 증 가할수록 그 특징이 강하게 나타나는 반면, 튜닝주파수 인 근 대역은 그 특성이 매우 약하게 나타난다. 따라서 튜닝주 파수보다 상위에 존재하는 인근 모드들은 그 크기가 많이 줄어들지 못하고 (-1, j0)를 중심으로 하는 단위원 내부에 존재한다. 그로 인해 제어 전 대비 제어 후 구조물의 응답 크기가 증가할 것이다. 하지만 그 크기는 튜닝주파수에서부 터 주파수가 증가할수록 작아지므로 고주파 응답일수록 제 어기의 영향이 작게 미치는 것을 예측할 수 있다. 또한 개 루프전달함수 응답이 (-1,j0)을 내포하지 않으므로 설계 된 제어시스템은 안정하다고 할 수 있다.

Fig. 5는 $0.2L_r$ 에서 집중하중, $0.7L_r$ 에서 제어 모멘트

쌍이 동시에 작용하는 양단지지보의 $0.7L_x$ 위치에서 제어 전 응답과 제어된 구조물의 속도응답이다. 개루프전달함수에 서 예측한 바와 같이 튜닝된 모드 이하의 주파수 대역에 존 재하는 구조물 응답의 크기가 줄어들었다. 105Hz에서 가장 큰 제어효과를 보이고 있는데, 이것은 해당 주파수에서 개 루프전달함수의 응답크기가 가장 컸기 때문이다. 2kHz 이 상의 주파수 대역에서 구조물의 응답 중 제어 후 2670Hz 에서 -21.6dB를 보였으며 해당 주파수에서 제어 전 대비 최대 4.3dB 증가하였다. 하지만 최대 응답 크기를 보이는 1 차 모드는 제어 후 -6.9dB를 보였다. 2670Hz는 관심대역 을 밖일 뿐만 아니라, 1차 모드 응답의 크기에 비하여 약 15dB 차이가 나므로 해당 주파수의 진동증가는 허용할 수 있다.

Fig. 6는 0.2L_x에서 집중하중, 0.7L_x에서 제어 모멘트 쌍이 동시에 작용하는 양단지지보의 제어 전 및 제어 후의 방사하는 음향파워이다. 제어 후 구조물의 속도응답이 줄어 든 패턴과 유사하게 2kHz이하에 존재하는 저주파 소음에



Fig. 5 Velocity level of the clamped beam at $0.7L_x$, excited by concentrated force at $0.2L_x$ and subjected to control moment pair at $0.7L_x$ – without control(solid line) and with control(dashed line).



Fig. 6 Acoustic power level of the clamped beam at $0.7L_x$, excited by concentrated force at $0.2L_x$ and subjected to control moment pair at $0.7L_x$ – without control(solid line) and with control(dashed line).

대하여 방사되는 음향파워를 줄여주는 좋은 성능을 보이고 있다. 음향파워 역시 105Hz에서 38.2dB 저감되어 가장 높 은 소음제어 성능을 보였다. 2.6kHz 이상의 대역에서 소음 레벨이 증가하는 경향을 보이는데, 이것은 관심대역 밖이므 로 배제할 수 있다.

6. 결 론

본 연구에서는 FVF 제어기를 이용하여 양단지지보에서 방사되는 음향파워를 저감시켰다. 관심대역 주파수를 설정 후, FVF 제어기를 이용하여 제어시스템의 안정성을 확보하 고 능동진동제어를 하였다. 구조물 표면의 진동속도가 줄임 으로써 구조진동에 의해 방사되는 음향파워를 줄였다. FVF 제어기의 특성에 의해 튜닝주파수보다 상위에 존재하는 인 근 모드에서 구조물의 속도응답과 구조물이 방사하는 음향 파워가 일부 증가하는 것을 볼 수 있었다. 하지만 응답이 증가하는 주파수 대역은 관심영역을 밖이므로 이는 허용 가 능하였다. FVF 제어기를 구조물의 9차 모드에 튜닝한 결과, 1~8차 모드까지 양단지지보 구조진동응답 및 방사되는 음 향파워의 크기를 줄일 수 있었다.

참 고 문 헌

(1) M. J. Griffin, 1990, Handbook of Human Vibration, Elsevier Academic Press, London.

(2) Changjoo Shin, Chinsuk Hong, Weui Bong Jeong, 2008, "Active Vibration Control of Cantilever Beams Using PZT Actuators", Transactions of the Korean Society for Noise and Vibration Engineering, Vol. 18, No. 12, pp. 1293~1300.

(3) S. O. Reza Moheimani, Dunant Halim, Andrew J. Feming, 2003, Spatial Control of Vibration Theory and Experiments, World Scientific.

(4) Andre Preumont, 1997, Vibration Control of Active Structures, Kluwer Academic Publishers.

(5) R. H. Cannon Jr., D. E. Rosenthal, 1984, "Experiments on control of flexible structure with noncolocated sensors and actuators", Journal of Guidance, Control and Dynamics, Vol. 7, pp. 546~553.

(6) Q. Zhang, S. Shelley, R. J. Allemang, 1991, " Active Damping Design of Flexible Structures Based on SISO and SIMO Noncollocated Sensor/Actuator Velocity Feedback", Journal of Dynamic Systems Measurement and Control – Transactions of the ASME, Vol. 113, Issue 2, pp.259~266. (7) Gianluca Gatti, Micheal J. Brennan, Paolo Gardonio, 2007, "Active Damping of a Beam Using a Physically Collocated Accelerometer and Piezo Electric Patch Actuator", Journal of Sound and Vibration, Vol 303, Issues 3~5, pp. 798~813.

(8) J. L. Fanson, T. K. Caughey, 1987, "Positive Position Feedback Control for Large Space Strutures", Proceedings of the 28th Structural Dynamics Conference, Monterey, CA, pp. 588~598.

(9) Juang, J. N and Phan, M., 1992, "Robust Controller Design for Second-Order Dynamic Systems
: A Virtual Passive Approach", Journal of Guidance, Control and Dynamics, Vol. 15, No. 5, pp. 1192~1198

(10) M. K. Kwak, S. B. Han, S. Heo, 2004, "The stability conditions, performance and design methodology for the positive position feedback controller", Journal of the Korean Society of Noise and Vibration Engineering, Vol. 14, No. 3, pp. 208~213.

(11) Moon K. Kwak, Seok Heo, 2007, "Active Vibration Control of Smart Grid Structure by Multiinput and Multioutput Positive Position Feedback Controller", Journal of Sound and Vibration, Vol. 304, Issue 1~2, pp. 230~245.

(12) A. Preumont, N. Loix, 1994, "Active Damping of a Stiff Beam-Like Structure with Acceleration Feedback", Experimental Mechanics, Vol. 34, No. 1, pp. 23~26.

(13) Changjoo Shin, Chinsuk Hong, Weuibong Jeong, 2010, "Active control of Clamped Beams using Acceleration Feedback Controllers," Journal of the Korean Society of Noise and Vibration Engineering, Vol. 20, No. 12, pp. 1190~1199.

(14) Changjoo Shin, Chinsuk Hong, Weuibong Jeong, 2011, "Active vibration control of clamped beams using filtered velocity feedback controllers," Journal of the Korean Society of Noise and Vibration Engineering, Vol. 21, No. 5, pp. 447~454.

(15) S. J. Elliott, M. E. Johnson, 1993, "Radiation modes and the active control of sound power," Journal of Acoustical Society of America, Vol. 94, Issue 4, pp. 2194~2204.